

**А.С. КАРИМОВ**



(икки томли дарслик)

## **1 ТОМ**

ЎЗБЕКИСТОН РЕСПУБЛИКАСИ  
ОЛИЙ ВА СЕРТА МАХСУС ТАЪЛИМ ВАЗИРЛИГИ

А.С. Каримов

# **НАЗАРИЙ ЭЛЕКТРОТЕХНИКА**

( ИККИ ТОМЛИ)

**( 1 кism. Электромагнит майдон камда электр ва магнит занжирларига оид асосий тушунча ва ёоидалар. II кism. Чизилли электр занжирлар назарияси)**

**I Т О М**

Ўзбекистон Республикаси Олий ва оорта махсус таълим вазирлиги олий оёув юртлари талабалари учун дарслик сифатида тавсия этган.

«Ўзбекистон» – 2002

УДК 621.30(083)

Назарий электротехника: икки томли дарслик: 1 том.  
А.С.Каримов.

Тошкент Давлат техника университети. Тошкент, 2002.  
422 бет.

Дарслик икки томдан иборат бўлиб, унинг биринчи томида чизишли электр ва магнит занжирлари назарияси асослари ёритилган. У олий оёув юртларининг энергетика ва электромеханика мутахассислиги талабалари учун моелжал-ланган ва энг замонавий оёув дастурига асосланган. Дарсликдан

бакалавриат ва магистратурада сёзийдиган талабалар, аспирантлар ва мухандислар кам фойдаланиши мумкин.

\_\_\_ та жадвал, \_\_\_\_\_ та расм. Адабиётлар 15 номда.

Абу Райхон Беруний номидаги Тошкент Давлат техника университети илмий-услубий кенгаши ўарорига ксера чоп этилди.

Таўризчилар:

техника фанлари доктори, профессор Т.М.  
Ўодиров,

техника фанлари доктори, профессор М.И.  
Ибодуллаев.

Автор ушбу китобнинг чиўишида ёрдам берган Тошкент Давлат техника университети «Назарий ва умумий электротехника» кафедраси доц. М.М.Миркайдоровга ва ассистент А.Х.Икромовга,

ќамда шу кафедра аъзоларига сз миннатдорчилигини билдиради.

КМ351(04)2002-001 © “Ўзбекистон” нашриети 2002.

## **МУКАДДИМА**

Ќар ўандай мустаћил ва ривожланган давлатнинг ићтисодий ва индустриал ўудратига баќо беришда унинг энергетикаси ва энергоресурслари (ќомир, нефт, газ ва ќ.ќ.) ќисобга олинади. Бу маънода Ўзбекистон Республикасининг саноати, ўишлоў хоежалиги ва халў фаровонлиги табиат бойликларига асосланган бселиб, тобора ривожланувчи энергетикаси билан таъминланиб бораётир. Айни шу кунларда республика миўёсида сernатилган ва

узлуксиз электр энергия берувчи электростанцияларнинг ўуввати ўарийб 12 млн. киловаттни ( $12 \times 10^6$  кВт) ташкил этади. Йил мобайнида улар ишлаб чиқадиган электр энергияси 70-75 млрд.киловатт-соатга тенгдир. Аммо республика ақолисининг киши бошига тоеўри келадиган, яъни ишлатиладиган йиллик энергияси 4000 киловатт-соатдан ошмайди, буни эса Европа мамлакатларидаги оортача коерсаткичдан (10-12 минг кВт-соат) анча паст деб билиш керак. Бу республикамиз ресурсларини янада коепроў ишга солиб, электр станцияларнинг сонини ва ўувватини тобора коепайтиришга мажбур этади. Шунини алоқида таъкидлаш керакки, йирик иссиўлик ва гидравлик электростанциялар ўаторида ўуёш энергияси ва сув ўувватидан фойдаланишга моелжалланган кичик ва катто майда электростанцияларни кенг масштабда ўуриш лозим.

Электрэнергетиканинг бундай суръатда ривожланиб боришини унинг илмий - назарий асоси боелмиш, назарий электротехникасиз тасаввур ўилиб боелмайди. Умуман олганда электротехника (шу жумладан, назарий электротехника) катта замонавий электротехник илмий йсеналишлар (электромеханика ва электродинамика, электроника ва яримоетказгич техникаси, автоматика, алоўа ва кисоблаш техникаси,

радио ва телевидение ва к.к.) учун фундаментал фан тармоги кибобланади. Шунинг учун кам XX асрнинг 30-йилларида электротехника фанини чегаралаш маъсадида унга махсус физик ва математик сайшал берилиб, асосан электр ва электромагнетизм фанларини сьрганиш ва уларнинг назарияларини чуьурлаштириш топширилган. Натижада янги ва тез кунда тарафий топган назарий электротехника фани вужудга келди.

Электротехника назарий асосларини сьзлаштирмаган инженер энергетика соъадида замонавий мутахассис бьелиб етишиши мумкин эмас. У кьзирги кунда яратилаётган электроэнергетик ва электроника асбоб-ускуналарини саводли равишда ишлатолмаслиги аниш. Бьелажак инженер сьз онги билан электр занжирлар ва магнит майдонлардаги физик жараёнларни чуьур сьрганган кьлдагина фаол ижодкор бьела олади.

Электротехника тарихи сьз илдизлари билан шадим замонларга кириб кетган. У мусбат ва манфий зарядланган электр заррачалар ва оъанграбо темирлар (магнитлар) хусусиятларини сьрганишдан бошланган. Аммо шунга шарамай, XIX асрнинг бошларига шадар, 300-400 йил мобайнида, кеч ким электр ва магнит кьдисаларини бир-бири билан



чамбарчас боғланганлигини айтиб беролмаган. Айнан электр ва магнит қодисалари ягона табиатли электромагнит майдонининг икки турли, икки томонли хусусияти эканлиги исботланганидан кейин электротехника ўдратли техника соқасига айлана бошлади.

Биринчи изланишлар - электр ва магнит қодисаларини сьрганишдаги дастлабки ютушлар сабабчилари сифатида инглиз физиги У.Гильберт (1544-1603 й.), рус олимлари М.В. Ломоносов (1711-1765 й.) ва Ф. Энипус (1724-1802 й.), француз физиги Ш.Кулон (1736-1806 й.) ва бошқаларни кьрсатиш сьринлидир. Улар туфайли инсоният кьёти билан чамбарчас боғланган табиатнинг вужуди тьела-тьекис электромагнит қодисалардан иборатлиги исботланди. Шьлаверса, бу олимлар очган шьунун-шьоидалар қозирги замонавий фундаментал фанларга кам асос бьелди.

1735 йилда Ш.Кулон кьр шьандай иккита  $q_1$  ва  $q_2$  электрланган заррачалар (зарядлар) сьртасида электр майдон кучлари қосил бьелишини исботлаб, улар сьртасидаги сьзаро тортишиш (ёки итарилиш) кучи шу зарядларнинг массаларига тььри пропорционал ва улар орасидаги масофанинг квадратига тьскари пропорционаллигини кьрсатиб берди. Ундан ташқари Кулон электр зарядларини ток сьтказгичларининг

фаёт сиртидагина жойлашишини айтиб берди. Магнит моменти ва зарядларнинг ўтбланиши тасвирисидаги маълумотларни кам ушбу олим ўлдирган.

1820 йилда Даниялик физик Х.Эрстед (1777-1851 й.) қаракатдаги заряд (ёки электр токи) сиз атрофида магнит майдони қосил ўилишини исботлади: бу қодиса электр ва магнит майдонларининг сизаро боўланган қолатда вужудга келишини тажрибада тасдиқлади.

Худди сеша 1820 йилда француз олими А.Ампер (1775-1836 й.) думалоқ ўалтак (соленоид) атрофида, сизгармас ток сетиши натижасида, қосил бселган магнит майдони табиий темир магнитларининг майдонидан фарқ ўилмаслигини ксёрсатди. Демак сизгармас магнитлар майдони кам улар таркибидаги молекуляр тоқлар оўими натижасида вужудга келади деб хулоса ўилди олим. Шуниси ўизисарлики, ер магнетизми тасвирисидаги замонавий назариялар кам ер атрофидаги магнит майдонини ер юзидаги тоқлар билан боўлайди.

Кейинги сета муқим кашфиёт - 1831 йилда топилган электромагнит индукция қодисаси, яъни магнит майдонида қаракат ўилаётган сетказгич сим чеккаларида электр юритувчи куч қосил бселиши қисобланади. Бу физикавий фундаментал ўонунни яратган инглиз олими М.Фарадей (1791-1867 й.) яна

бир бор магнит ва электр қодисалари бир-биридан ажралган қолатда мавжуд бўела олмаслигини исботлади.

1833 йилда рус олими Э.Х.Ленц (1804-1865 й.) электр токи қосил ўилган магнит майдони компас милини қаракатлантириши ва магнит майдонида қаракатда бўелган сетказгичда э.ю.к. қосил бўелиши ўонуниятларига ягона электромагнит ва сөзаро тесқари жараёнлар деб баҳо берди. Аммо шу билан бирга бу изланишлар Х.Эрстед ва М.Фарадей яратган ўонунларнинг бир-бирига боўлиўлигини намойиш этган.

Электр манбалари яратишда ва улар энергиясининг истеъмол ўилиниши, бошўа турли энергияларга айланиши назариясини ишлаб чиўишда яна бир гуруқ олимлар фаол ижод ўилганлар. Булар ичида: итальян физиги А.Вольта (1745-1824 й.) сөзининг кашфиёти билан дунёда биринчи электр кимёвий генератор яратган (1799 й.); рус академиги В.В. Петров (1761- 1834 й.) тарихда биринчи бўелиб (1822 й.) электр ёй кашф этган; немис физиги Г.С. Ом (1787-1854 й.) электр токининг кучини занжир ўаршилиги билан боўлаган (Ом конуни - 1826 й.); немис олими Г.Р. Кирхгоф (1824-1887 й.) сөз ватандоши Г.С. Омнинг гальваник электр занжирларига

баҳишлаган назариясини муваффақият билан давом эттириб, 1847 йилда сезининг машқур "I ва II Кирхгоф ўонунлари"ни яратди. Натижада XIX асрнинг иккинчи ярмидан бошлаб электротехника ҳам назарий, ҳам амалий жиқатдан жуда ривожланиб кетди. Европанинг деярли ҳамма йирик давлатларида (Франция, Англия, Германия, Россия, Италия ва х.к.) саноат энергетикаси оёшша тура бошлади: электр машиналар, трансформаторлар, электр узатувчи линиялар ва бошша энергетика техникаси яратилиши авж олди. Шу билан бир ўаторда электр алоша техникаси (телеграф, телефон ва х.к.) ва автоматика элементлари пайдо боела бошлади.

Электротехника назарияси эса йилдан-йилга бойиб борди ва ниқоят буюк инглиз олими Ж.К. Максвелл (1831-1879 й.) бу фаннинг тоела-тоекис ўалаба ўозонишига асосий сабабчи боелди. М.Фарадей асослаган электромагнетизмга тегишли порлош ўоялар Ж.Максвелл ижросида янги кучли сифатларга эга боелди. Натижада табиатнинг бошша соқаларига ҳам электромагнит ўиёфа берилди; шу жумладан ёруўлик таршлиши ўонуниятларига ҳам электромагнит сайшал берилди. Хуллас, коеп йиллар мобайнида қар хил илмий йсеналишларда тоепланиб ўолган талай муаммолар Максвелл назариялари

ёрдамида ечила бошлади. Физика тарихида биринчи марта "Электромагнит майдони фазонинг шундай бир ўсмики, у сезини ва сез ичига олган моддаларни (нарсаларни) электрланган ёки магнитланган қолатда ушлаб туради" - деб хулосага келинди. Ж.Максвеллнинг машхур бўлган тўртта дифференциал тенгламаси электродинамика фанининг янада ривожланишига асос бўлди. Чўсур тушунчалар бериб тўхталмаганда, бу тенгламалар тегишлича: Гаусс теоремаси, электромагнит индукция қодисаси, магнит куч чизиқлари узлуксизлиги ва тўла ток ўнунларини дифференциал кўринишда акс эттиради.

Ж.Максвеллнинг электромагнит майдон назарияси XIX асрнинг охири ва XX асрнинг бошларида буюк олимлар Генрих Герц (1857-1894 й.), П.Н.Лебедев (1866-1912 й.), А.С.Попов (1859-1906 й.) томонидан амалий тасдиқланиб, электромагнит тўлқинлар (радио тўлқинлари) қисобига электротехника, радио ва телевидение вужудга келишига сабабчи бўлди.

Электротехниканинг ривожланиши XX асрнинг бошларида фан ва техниканинг йирик ва амалий сохаларини кашф ўилиш билан нишонланди. Электр энергиясини ишлаб чиқаришда катта-катта электрогенераторлар, уни масофага узатишда эса

йирик ва юўори кучланишли трансформаторлар кашф этилди. Электр юритгичлар (моторлар) завод ва фабрикаларда буў машиналарининг сөрнини эгаллади ва секин-аста транспортда электр юритма вазифасини кам бажара бошлади. Бу эса электротехникадан ”электр машина ва трансформаторлар“, ”электр юритма“, ”корхона ва шаҳарларни электрлаштириш“, ”электр станциялар, электр тармоўлар ва системалар“ каби янги йсөналишлар ажралиб чишиб, уларнинг мустаўил фан соқаларига айланишига олиб келди.

Кучсиз тоқлар электротехникаси эса алоўа техникаси (телефон ва телеграф), радиотехника ва телевидение, автоматика ва телемеханика, электроника ва қисоблаш техникаси каби йсөналишларнинг пайдо бселишига сабабчи бселди. Натижада электротехника фани чегарасиз ва катта қажмли илм хазинасига айланди ва уни соқаларга ажратмасдан туриб сөзлаштириб бселмайдиган бселиб ўлди. Шунинг учун ҳам энергетика ва электротехника мутахассисликларида сөўийдиган олий ва сөрта махсус сөўув юртларининг талабалари учун ”Назарий электротехника (ёки электротехниканинг назарий асослари) “ деган фан сөўитилади.

Назарий электротехника фани Ёзбекистон Олий сёшув юртларида асосан 1930-1935 йиллардан бошлаб сёшитилиб келинаётир. Илм-фаннинг бу йсеналишига Ёрта Осиё индустриал институти ёошидаги энергетика факулътетида асос солинган. Юртимиздаги барча сёшув юртларида сёшитиладиган электротехника фани сёшув дастурларидан сёрин олиб, бошса техник фанлар ёаторида мухандисларнинг илмий савиясини оширишда сёзбек олимлари - проф. Ё.Р. Раќимов, проф. Х.Ф. Фозилов проф. М.З.Хомидхоновларнинг хизматлари жуда катта бёелган. Шунини хам айтиш лозимки иккинчи жаќон уруши йилларида (1941-1945 й.) собиё иттифоёнинг марказий шаќарларидан Тошкентга ваётинча кёчиб келган рус олимларидан - академик Л.Р. Нейман ва Академия мухбир аёзоси М.А. Шателенлар хам бизнинг электротехника фанимизнинг ривожланишига сезиларли ќисса ёсёшганлар.

”Назарий электротехника“ фанини Ёзбекистонда биринчи бёелиб талабаларга сёргатган, дастлабки лабораториялар ташкил этган, бу соќада кёплаб юёори малакали мутахассислар тайёрлаган ва ниќоят сёзидан кейин йирик илмий мактаб ёолдирган олим - Ёзбекистон ФА мухбир аёзоси, профессор Ёофир Раќимович Раќимовдир. Айнан шу мёётабар

олим ва тарафийпарвар инсон туфайли Тошкент политехника институти (хозир эса техника университети) ”Назарий электротехника“ кафедраси кѳеп ўѳешни давлатлар доирасида (Россия федерацияси, Украина, Белорус, Ўзоғистон, Кавказ давлатлари ва х.к.) обрѳели маориф даргохига айланди. Профессор Г.Р.Раќимов фаолияти натижасида ТошПИ собиў СССР мамлакатлари миўѳсида назарий электротехниканинг ”Ночизиў электротехника йѳеналиши“ бѳейича илмий марказга айланди.

Мазкур китобда ёритилган назарий маълумотлар тѳертта асосий ўисмдан иборатдир;

I қисм. ЭЛЕКТРОМАГНИТ МАЙДОН, ХАМДА ЭЛЕКТР ВА МАГНИТ ЗАНЖИРЛАРИГА ОИД АСОСИЙ ТУШУНЧА ВА ўОИДАЛАР

II қисм. ЧИЗИўЛИ ЭЛЕКТР ЗАНЖИРЛАР НАЗАРИЯСИ.

III қисм. НОЧИЗИўЛИ ЭЛЕКТР ВА МАГНИТ ЗАНЖИРЛАР НАЗАРИЯСИ.

IV қисм. ЭЛЕКТРОМАГНИТ МАЙДОН НАЗАРИЯСИ.



**I ŠICM.**

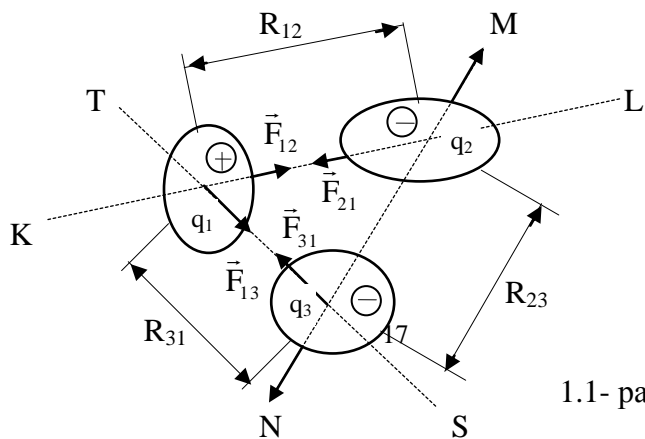
# ЭЛЕКТРОМАГНИТ МАЙДОН ХАМДА ЭЛЕКТР ВА МАГНИТ ЗАНЖИРЛАРИГА ОИД АСОСИЙ ТУШУНЧА ВА ӖОИДАЛАР

## I БОБ. ЭЛЕКТРОМАГНИТ МАЙДОН ВА УНИНГ КЎСУСИЯТЛАРИ

### 1.1. Электр майдони (Ӗиссача тавсиф)

Физикадан маълумки, қар Ӗандай электр ва магнит қодисалари электр ва магнит майдонларида содир бселади.

Энг содда мисолларда ксержанда, электр кучлари деб, икки заряд (ёки бир неча зарядлар) сертасида қосил бселадиган кучларни тушунамиз. Бу кучлар механикавий кучларга сехшаб, ссзаро таъсир этувчи зарядлар миқдорига тсёӖри пропорционал ва улар орасидаги масофанинг квадратига тескари



1.1- расм

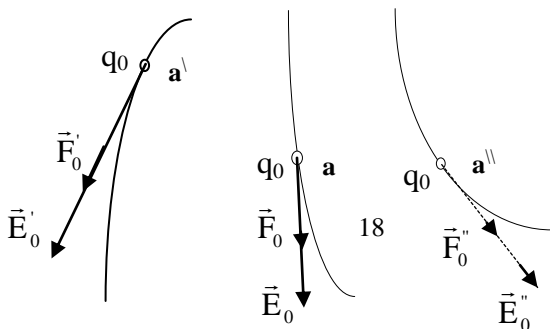
пропорционал боселади (Кулон ўонуни).

Узаро тортишувчи  $F_{12}$  ва  $F_{21}$ ,  $F_{13}$  ва  $F_{31}$  кучлари тескари ишорали зарядларни, яъни  $q_1$  билан  $q_2$  ни ва  $q_1$  билан  $q_3$  ни бир-бирига яўинлаштиришга интилади. Ўзаро тарўалиш кучлари  $F_{23}$  ва  $F_{32}$  эса бир хил ишорали  $q_2$  ва  $q_3$  зарядларни бир-биридан узоўлаштиришга интилади. Бу кучлар тегишлича - KL, MN ва ST чизиўлари босейлаб йосналган боселади. Кучларнинг осзаро  $F_{12} = -F_{21}$ ,  $F_{23} = -F_{32}$  ва  $F_{31} = -F_{13}$  боселганини кўсобога олсак, уларни фаўат абсолют ўийматларига муурожаат ўилсак кўам боселади. Шундай ўилиб, Кулон ўонунига асосланиб, ёзамиз:

$$F_{12} = F_{21} = \frac{q_1 q_2}{2\pi\epsilon_a R_{12}^2}; \quad F_{23} = F_{32} = \frac{q_2 q_3}{2\pi\epsilon_a R_{23}^2};$$

$$F_{31} = F_{13} = \frac{q_1 q_3}{2\pi\epsilon_a R_{31}^2}.$$

Агарда зарядларни бирор фазо ичида ихтиёрий тартибда жойлашган деб ва уларнинг сонини кўам ихтиёрий деб олсак, уларнинг осзаро таўсири остида



1.2- расм

көп томонга йосналган куч чизилари KL, MN, ST ва к.к. қосил бөелиши аниқдир. Энди фараз шайлайлик,  $q_1, q_2, \dots, q_n$  зарядлар жойлашган фазо, яъни электр майдон ичидаги бирор "а" нуқтада  $q_0 = 1$  заряд қам жойлашган (1-2 расм). Бу шартли синов зарядни бирга тенг деб оламиз ва унинг миқдорини шунчалик кичик деб қисоблаймизки, унинг  $q_1, q_2, \dots, q_n$  зарядлар билан сөзаро таъсирланиши натижасида қосил бөелган куч  $F_0$  фақат шу  $q_0$  заряднигина қаракатлантира олади. Яъни заряд  $q_0$  бошқа зарядларни жойидан силжити олмайди деб тушунамиз.  $q_0$  синов зарядга таъсир этувчи натижавий куч шуйидагича аниқланади:

$$\vec{F}_0 = \vec{F}_1 + \vec{F}_2 + \dots + \vec{F}_n \frac{q_1 q_0}{4\pi\epsilon_a R_1^2} + \frac{q_2 q_0}{4\pi\epsilon_a R_2^2} + \dots + \frac{q_n q_0}{4\pi\epsilon_a R_n^2}$$

яъни унинг йосналиши ва миқдори фазонинг шайси жойида манзил топишига боғлиқ. Масалан,  $q_0$  манзили а' нуқта

бөелса, унга таъсир этувчи куч  $\vec{F}_0'$  га тенг. Агар  $q_0$  сөз жой

ини а' дан а'' га сөзгартирса, унга таъсир этувчи куч

$\vec{F}_0''$  га тенг бөелади (1-2-расм). Табиийки,  $\vec{F}_0 \neq \vec{F}_0' \neq \vec{F}_0''$ , чунки  $R_1 \neq R_1' \neq R_1''$ ,  $R_2 \neq R_2' \neq R_2''$  ва к.к. Демак, фазонинг қар бир шисмида (участкасида, нуқтасида ва к.к.) заряд қар хил қолатда бөелиб, масофаларга боғлиқ сөзгарувчан кучлар таъсирида бөелади. Агар

энди кар бир нуштадаги куч миџдорини ушб синов заряд  $q_0$  га бселган нисбатини олсак, у

$$\frac{\vec{F}_0}{q_0} = \vec{E}_0 = \sum_{m=1}^{m=n} \frac{q_m}{4\pi\epsilon_a \vec{R}_m^2}$$

бселади. Бу ерда  $E_0$  электр майдонининг кучланганлигини ифодалайди. Масалани содалаштириш маџсадида  $q$  заряди косил џилган майдондаги  $R$  га тенг масофада жойлашган  $q_0$  зарядга

$$\vec{F} = \frac{qq_0}{4\pi\epsilon_a \vec{R}^2}$$

кучи таџсир этаётган бселса, майдон кучланганлиги  $\vec{E}_0 = \frac{q}{4\pi\epsilon_a \vec{R}^2}$  га тенг бселади. Ифодадан ксерикиб турибдики,  $q_1$  асосий заряд  $q$  дан џанча узоџлашса, сешанча майдон кучланганлиги камайиб боради. Фаџатгина  $R = \infty$  бселгандагина  $F_0 = E_0 = 0$  бселади, яъни  $q_0$  электр майдони таџсиридан чиџиб кетган бселади.

Электр майдонини тавсифловчи параметрларнинг селчов бирликларини џуйидагича ифодалаш лозим:

- заряд  $q$  [Кл] - Кулон; 1 Кл=1А 1с (Ампер секунд),
- диэлектрикнинг абсолют сингдирувчанлиги  $\epsilon_a = \epsilon_r \cdot \epsilon_0$  [Ф/м] - Фарада таџсим метр,
- ростловчи масофа  $R$  [м] - метр,
- куч  $F$  [Ж/м] - Жоул таџсим метр,
- кучланганлик  $E$  [В/м] - Вольт таџсим метр.

## 1.2. Электр майдони кучлари ва улар бажарадиган иш. Электр потенциали

Юшорида кўриб чиқилган оддий электр майдонида (1.2-рasm) бизнинг асосий дишшатимиз электр кучлари ва майдон таъсирига тушган заряди  $q_0$  га берилган эди. Лекин биз бир нарсага эътибор қилишимиз керакки, агар  $\vec{F}_0$  кучи синов заряд  $\vec{F}_a$  ни бир нуқтадан иккинчи нуқтага силжитса нима сўзгайди? Табиийки, қар шандай қаракат иш бажариш билан боғлиқдир. Бундан электр майдонидаги қудратлар қам бундан мустасно эмас. Фараз шайлиқ  $\vec{F}_m$  в заряди  $q_0$  "а" нуқтадан "в" нуқтага "м" нуқтага ( $\vec{E}_1$ ) али олиб сетилади. Силжиш 1.3-рasm.

1.3-рasm. Синов заряди  $q_0$  ни қисобга олганда, биринчи босқич  $dl$ , куч  $\vec{F}$ , ёки кучланганлик  $\vec{E}$  йсеналишларига нисбатан  $\alpha$  бурчак остидаги  $\vec{F}_a$  томонга йсеналган бoлади. Шиссача йсел бoелмиш  $\Delta l = dl$  ни босиб сoтган  $q_0$  заряд  $\Delta A = F_a \Delta l = F \cos \alpha \cdot dl$  ишни бажаради (бу ерда  $\Delta l = dl$ ). Агарда зарядни "а" дан "в"гача сoтказишдаги электр майдон сарф шилган энергия ёки ишни тoела-тoекис қисоблайдиган бoелсак, унда

$$A = \int_a^b \vec{F} d\vec{l} \quad (1.1)$$

(бу ерда  $\vec{F}$  қар бир нуқтада олинган куч вектори;  $d\vec{l}$  - қар бир бир босқичда қисобга олинган йосналишли масофа ўисми).

Бу ишнинг синов заряди миқдорига нисбатан ксериб чиқсак, унда

$$\frac{A}{q} = \int_a^b \vec{E} d\vec{l}, \text{ ёки } A = \int_a^b \vec{E} d\vec{l} \quad (\text{чунки } q_0 = 1)$$

(1.2)

Синов зарядининг траекториясини "m" ёки "n" нуқталаридан сетишини қисобга олинганда (1-2) ссрнига

$$A = \int_a^m \vec{E} d\vec{l} + \int_m^b \vec{E} d\vec{l}, \text{ ёки } A = \int_a^n \vec{E} d\vec{l} + \int_n^b \vec{E} d\vec{l} \quad (1.3)$$

яъни электр майдон томонидан бажарила диган иш икки нуқта: "a" ва "b" ссртасидаги йсел траекториясига (яъни унинг шакли ёки узунлигига) боўлиш эмас. Масалан, электр майдон бирор q заряд туфайли қосил бсёлган бсёлса ва шу манбага нисбатан "a" нуқта R<sub>1</sub> га ва "b" нуқта R<sub>2</sub> га тенг масофаларда жойлашган

бәелса,  $q_0$  ни "а" дан "б" га кәечиришга сарфланган иш  $\dot{A}$  уйидагига тенг бәелади:

$$A = \int_{R_1}^{R_2} \frac{q dR}{4\pi\epsilon_a R^2} = \frac{q}{4\pi\epsilon_a} \left| -\frac{1}{R} \right|_{R_1}^{R_2} = \frac{q}{4\pi\epsilon_a} \left[ \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} \right] \quad (1.4)$$

Кәериниб турибдики, заряд  $q_0$  манба  $q$  дан узолашганда ( $R_2 > R_1$ ) бажариладиган иш,  $A > 0$ . Агарда  $q_0$  "б" дан "а" га сәтказиладиган бәелса:

$$A = \int_{R_2}^{R_1} \frac{q}{4\pi\epsilon_a} dR = \frac{q}{4\pi\epsilon_a} \left( \frac{1}{R_2} - \frac{1}{R_1} \right) < 0,$$

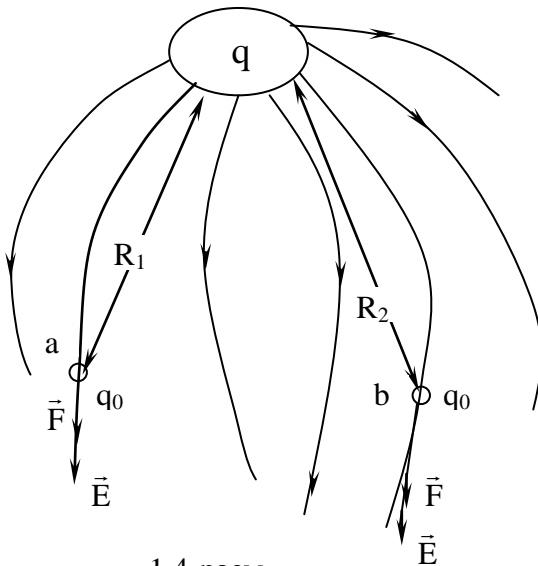
яъни бунинг учун манба кучига  $\dot{A}$  рши йәеналган таш $\dot{A}$ и куч (ёки энергия) сарфланиши керәк. Айтилган фикр 1.3-расмдан кәм кәериниб турибдики: "м" нуштада кузатилаётган кәракат  $\vec{E}$  векторга нисбатан  $\alpha_m > \pi/2$  бурчак остида бажарилаяпти, яъни  $\Delta A = F \cos \alpha_m dl < 0$ .

Юшоридә келтирилган (1.1) - (1.4) ифодалардан келиб чишәдики, электр майдонида жойлашган кәр бир нушта сәзига хос потенциал энергиясига, ёки содалаштирганда, п о т е н ц и а л га эга. Шунинг учун кәм (1.2) билан ифодаланган бирламчи (солиштирма) иш п о т е н ц и а л л а р ф а р ш и дәб аталади, яъни



$$\varphi_{ab} = \varphi_a - \varphi_b = \int_a^b \vec{E} d\vec{l} \quad (1.5)$$

Коериниб турибдики, агар  $q_0$  "b" дан "a" га ўайтариладиган бoелса (1.3-расм) бажариладиган иш ёки потенциаллар фарши  $\varphi_{ba} = \varphi_a - \varphi_b = \int_a^b \vec{E} d\vec{l}$ ; яъни у (1.5) дагига тенг, аммо тескари ишорада бoелади. Бошсача ўилиб айтганда  $\varphi_{ab} + \varphi_{ba} = 0$ , яъни синов заряди  $q_0$  "a" нуштадан чишиб, кар ўандай траекторияли йoел босиб яна шу нуштага ўайтиб келса, у бажарган иш нолга тенг бoелади.



1.4-расм

Аммо потенциаллар фаршидан (яъни  $\varphi_a - \varphi_b$  дан) уларнинг мутлоў ўийматини билиб бoелмайди, чунки майдондаги ихтиёрий равишда олинган кар ўандай икки нушта  $q$  ва  $S$  кам бир хил фаршса

эга бөелиши мумкин:  $\varphi_q - \varphi_s = \varphi_a - \varphi_d$ , лекин  $\varphi_q \neq \varphi_a$  ва  $\varphi_q \neq \varphi_b$ . Иккинчи томондан, электр майдонининг таъсир этиш чегаралари чекланган бөлмайди: масалан, яккаланган  $q$  манбанинг  $q_0$  га нисбатан таъсир кучи  $\vec{F}_0$  фаъатгина  $R = \infty$  да нолга тенг бөелади. Бу албатта, назарий ўараганда шундай; амалда эса кар ўандай кучли заряд кам чексиз ёйилган майдонга эга бөелолмайди. Шунга ўарамай, бирор аниў нуўта “к” учун майдон потенциали назария асосида топилгани маўўул деб биламиз. Фараз ўилайлик, шу нуўтадан  $q_0$  заряд манбага нисбатан чексиз масофага олиб чиўилади. Унда майдон бажарган иш

$$A = \varphi_k - \varphi_\infty = \int_{R_k}^{\infty} \frac{qdR}{4\pi\epsilon_a R^2} = \frac{q}{4\pi\epsilon_a} \left[ \frac{1}{R_k} - \frac{1}{\infty} \right] = \varphi_k$$

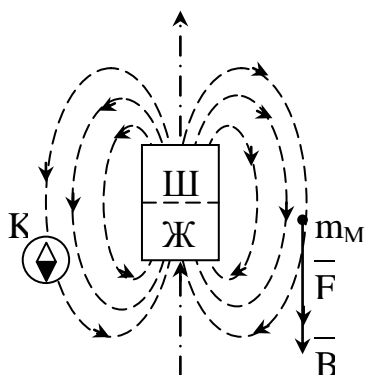
Яъни манба  $q$  дан тоепри чизиўли масофаси  $R_k$  бөелган “к” нуўтанинг потенциали

$$\varphi_k = \int_{R_k}^{\infty} \vec{E}d\vec{e} = \int_{R_k}^{\infty} \frac{qdR}{4\pi\epsilon_a R^2} = \frac{q}{4\pi\epsilon_a R_k}.$$

Потенциал ёки икки потенциал фарўи селчам бирлиги Вольт (В).

### 1.3. Магнит майдони ва унинг хусусиятлари

Табиатда шундай моддалар кам учрайдики, улар сөз атрофида фаъат сөзига хос бөлган к у ч л а р м а й



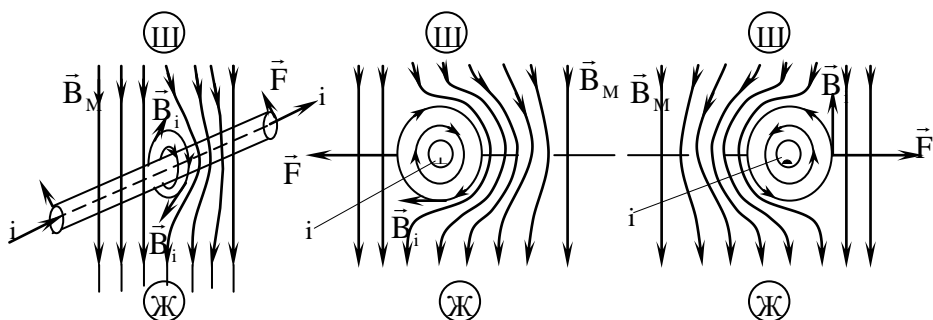
1.5- расм

д о н и н и қосил ўилади. Бу кучлар худди шундай бошўа кучлар майдонига еки сөхшаш кучлар майдонига нисбатан механик куч билан таъсир эта олади. Бундай кучлар манбаи бөлмиш моддалар магнит деб аталади. Энг оддий магнит 1.5-расмда кюрсатилган. Унинг

куч чизиўлари шимол (Ш) ўутбидан чиўиб, жануб (Ж) ўутбига кирган бөелади. Электр заряд қосил ўилган электр майдондан магнит майдони шу билан фарўланадики, заряднинг ишорасига ўараб, электр куч чизиўлари ёки заряддан тарўалган, ёки унга йиўилиб келган бөелади. Магнит куч чизиўлари эса манбанинг бир ўисмидан тарўалиб, иккинчи ўисмига тоепланади, яъни улар узлуксиздир. Магнитнинг икки ўутбга бөелиниши қам шартлидир: алоқида шимол ва алоқида жануб ўутблар мавжуд бөела олмайди. Магнитни ўанча парчаламанг, барибир қар ўандай бөелими яна бир бора икки ўутбдан иборат бөелиб ўолаверади. Магнит майдонининг таъсир кучини икки усул билан синаш

мумкин. Биринчиси, майдон таъсирида бирор синов магнит массаси  $m_m$ , ёки компас стрелкаси қаракатга тушади (1.5-расм). Бу қаракат куч чизишлар бёёйлаб қосил бёелади. Қар бир нуқтадаги куч вектори  $\vec{F}$  ва уни қосил ўилувчи магнит индукция  $\vec{B}$  нинг йёеналишини кёерсатувчи восита сифатида компас стрелкаси ишлатилиши мумкин.

Иккинчиси, агар майдон ичига электр токли сим киритилса, асосий магнит майдони ва ўёешимча (ток қосил ўилган) майдон сёртасидаги сёзаро таъсир кучини кузатиш мумкин (1.6-а,б,в расм). Шимол ўутбидан чиёиб жануб ўутбига йёеналган ва  $\vec{B}$  индукцияга эга бёелган асосий магнит куч чизишлари майдонидан жой олган сим ичидан ток  $i$  сётаетган бёелса, унинг атрофида қосил бёеладиган  $\vec{B}$  индукцияли ўёешимча магнит майдони асосий магнит майдони билан сёзаро қаракатга тушади. 1.6.а-расмдан кёериниб турибдики, симнинг чап томонида  $B_m$  ва  $B_i$  магнит индукциялари бир-бирига ўарши йёеналган

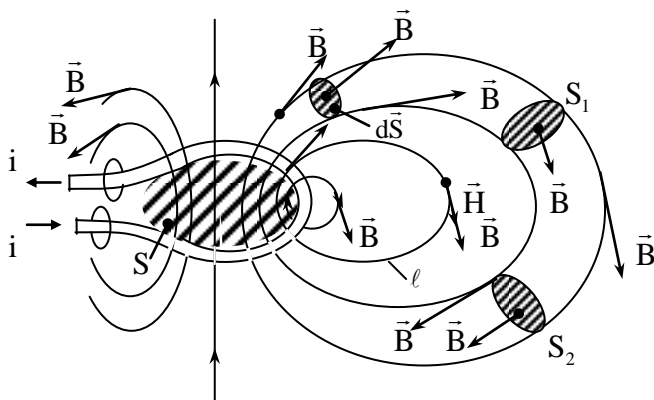


1.6- расм

бәелса, симнинг сәнг томонида улар бир-бирига мос тушган. Натижада симнинг сәнг томонида йиғинди магнит куч чизишлари зичланади, чап томонида эса - сийраклашади. сәз навбатида магнит майдони сәз шаклининг бузилишига жәршилик кәрсатади ва куч чизишлари әнг жисса йсәл оршали бир жутбдан иккинчи жутбга сәтишга интилгани туфайли “бегона” магнит объект сишиб чишарила бошлайди: токли сим сәнгдан чапга каракатланади. Туртиб чишариш  $\vec{F}$  кучининг йсәналиши ва катталиги симдаги ток  $i$  нинг кучи ва йсәналишига боғлиш. Кучнинг йсәналиши тәәжрисидаги хулоса 1.6-“б”ва“в”-расмлардан яшәол кәриниб турибди. Расмлар сәртасидаги доирачалар симнинг кәендаланг кесимини ифодаласа, уларнинг ичидаги белгилар - тоkning йсәналишини белгилайди. Агар ток биздан расм “ичига” ошәетган бәелса, уни  $\oplus$ , яғни найзанинг думи шаклида, агар у расм “ичидан” бизга жараб ошәетган бәелса, уни  $\bullet$  яғни найзанинг учи шаклида тасвирлаш одатга айланган. Шу кәлда ток атрофида кәсил бәеладиган сәз магнит куч чизишлари тегишлича соат милига мос (1.6-б расм) ва тескари (1.6-в расм) йсәналишда сәралган бәелади. Шунинг учун биринчи расмда майдондан токли симни чишариб ташловчи куч  $\vec{F}$  чапга, иккинчи расмда эса сәнгга йсәналган бәелади.

#### 1.4. Магнит оғим, магнит индукция ва магнит майдонининг кучланганлиги

Юшорида кѳриб чиғилган магнит хусусиятларини чуғурроғ сѳрганиш кѳзда тутиладиган бѳелса, албатта, биринчи навбатда магнит майдонининг асосий кѳрсаткичларини, яъни уни тѳела-тѳекис тавсифлайдиган магнит катталикларини сѳрганишимиз шарт. Булар эса - магнит оғим  $\Phi$ , магнит индукция вектори  $\vec{B}$  ва магнит майдонининг кучланганлиги вектори  $\vec{H}$  дир. Фараз ёйлайлик, оддий магнит



1.7-расм

майдонини бир сѳрамли симдан сѳтаётган ток  $i$  кѳсил ёйланган (1.7-расм). Назарияга асосланганда бу магнит майдон фазода чексиз жойлашган бѳелади. Амалда эса кѳр ёандай катта ток  $i$  кѳм бир неча метрдан узоёёа

таршалмаган магнит майдонини қосил ўила олади холос. Шундай экан, токнинг магнит майдони асосан ток оетаётган симга яўин масофада таъсир этади ва унинг куч чизиўлари токли сим яўинида зичроў ва аксинча, ундан йироўда сийрак боселади. Айни шу коерсаткич, яўни магнит куч чизиўларининг бирор жуда кичик ва йосналган кесим  $d\vec{s}$  ичидаги зичлиги магнит индукциясининг миўдорини билдиради. Умуман олганда иккита ёнма-ён олинган куч чизиўлари кам бир йосналишда боселмайдилар, шунинг учун магнит майдонининг таъсир кучининг йосналишини индукция билан боўлар эканмиз, кесимини йўналган деб олганимиз маъўул. Ушбу нуўтаи назардан ўараганда,  $S$  га тенг боселган ихтиёрий юзадан оетаётган индукция векторлари тосеплами  $\int_s \vec{B} d\vec{s} = \Phi$  “магнит индукция векторларининг оўими“, ёки ўисўароў айтганда, “магнит оўими“ деб аталади. Магнит оўими веберда оселчанади:  $1\text{Вб} = 1\text{В}\cdot 1\text{с}$ , ёки Вольт-секунд. Магнит оўимини тасаввур ўилишда 1.7-расмдан фойдаланиб, токли сим осерамининг ичида жойлашган юза  $s$  ни олиш мумкин: шу калўасимон тешикка пастдан кириб тепадан чиўиб кетаётган барча куч чизиўлар тосепламини “магнит оўими“ дейиш мумкин. Коериниб турибдики, камма куч чизиўлари калўанинг тепа ўисмида атроф фазога тарўалаётган

бселса, улар шу калъанинг паст томонида жайтадан йиђилади. Яъни магнит куч чизишлиари у з л у к с и з д и р: улар кеч жаердан бошланмайди ва кеч жаерда тамом бселмайдилар. Математика нуштаи назаридан жаралганда, магнит куч чизишлиарининг узлуксизлигини  $\oint_s \vec{B} d\vec{s} = 0$ . тенглама билан ифодалаш мумкин:

Яъни кесимдан кесимга сетиб, берк контур бсейлаб магнит ошимини кузатиб чишсак, унинг интегралли (йиђиндисил) нолга тенг бселади. Буни 1.7-расмда белгиланган  $S_1$  ва  $S_2$  кесимли магнит куч чизишлиари ичидан сетган магнит ошимининг шаклидан кам хулоса жилса бселади, чунки  $S_1$  га кирган ошим  $S_2$  дан чишиб кетяпти. Энди худди шу расмдаги пунктир билан керсатилган ва узунлиги  $l$  га тенг бселган магнит куч чизиђини кериб чишайлик. Фараз жилайлик, бу жилдираксимон берк эгри чизиш керп томонли керпбурчақдан ташкил топган бселсин. Унда кар бир томоннинг узунлигини  $\Delta l$  деб олсак, берк айланани косил жилган магнит куч чизиђини  $\oint_l \vec{B} d\vec{l} = Bl$ , га тенг деб кисобласак кам бселади (бу ерда  $\Delta l \cong dl \rightarrow 0$ ). Бу интеграл магнит ошимига сехшаш скаляр мишдорга эга, яъни  $\oint_l \vec{B} d\vec{l} = Bl$  чунки айлана бсейлаб олинган берк йселнинг кар бир нуштасида



индукция векторининг модули оьзгармас деб кьисобланган. Бу куч чизифининг таъсир миъдорини тавсифлашда уни кьосил жьилган ток кучи  $i$  ва магнит майдонидаги мухит хусусияти билан боълаш табиийдир. Жуда кьеп тажрибаларда кьерилганига биноан кьашиъатдан кьам  $Bl = \mu i$  (1.7-расм учун). Агар магнит майдон  $w$ -серамли жьалтакда ташкил топган боелса, унда  $Bl = \mu w i$  еки  $\vec{B} = \mu \frac{wi}{l} = \mu \vec{H}$ . Бу ерда:  $H = \frac{wi}{l}$  - магнит майдонининг кучланганлиги ва  $\mu$  магнит сингдирувчанлиги деб аталади.

Улчов бирликларига оетаётган боелсак ва  $B = \frac{d\Phi}{dS}$  ни кьисобга олсак, индукция - бу магнит майдонининг аниъ нуътасидаги зичлиги - вебер таъсим метр квадрат, ёки тесла да оелчанади (1 Тл=1Вб/м<sup>2</sup>). Магнит майдонининг кучланганлиги эса ампер таъсим метр да оелчанади (А/м). Бундан куринадики, магнит сингдирувчанлиги  $\mu$  оелчов бирлиги жьуйидагича топилади:

$$\frac{\text{Тл}}{\text{А/м}} = \frac{\text{В} \cdot \text{с} \cdot \text{м}}{\text{м}^2 \cdot \text{А}} = \frac{\text{Ом} \cdot \text{с}}{\text{м}} = \frac{\text{Г}}{\text{м}} \quad (\text{генри/метр}).$$

Магнит майдонининг характеристикаларини таърифлашни тугатишдан олдин яна бир марта шуни эслатиш лозимки, умумий тарзда олинган майдоннинг

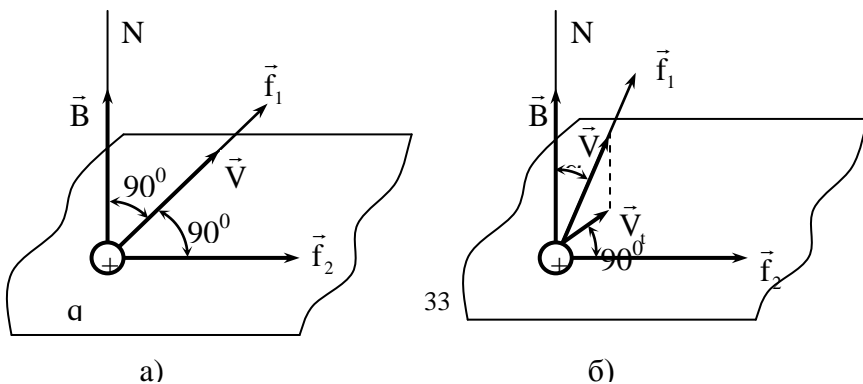
ихтиёрий нуқтасидаги магнит индукция ва кучланганлик вектор миқдорлардир. Улар орасидаги боғланиш кам  $\vec{B} = \mu\vec{H}$  деб ёзилиши шарт.

### 1-5. Магнит майдонидаги қаракатланувчи электр заряд.

#### Лоренц кучи

Агар бирор сөзгармас магнит майдон мавжуд бўлган фазода ихтиёрий миқдордаги  $q$  заряд жойлашган бўлса ва у қаракатда бўлмаса, магнит майдони унга қеч ўандай таъсир кўрсатмайди. Аммо шу зарядни бирор ташқи куч  $\vec{f}_1 = q\vec{E}$  (масалан, электр кучланганлиги  $\vec{E}$  га тенг бўлган электр майдони)  $\vec{V}$  тезликда қаракатлантирадиган бўлса, унда магнит майдони кам зарядга ўоешимча  $\vec{f}_2$  куч билан таъсир ўила бошлайди.

Агар магнит майдони индукция вектори  $\vec{B}$  1.8-а расмда кўрсатилгандек заряд қаракатланаётган тезлик  $\vec{v}$  (ёки куч  $\vec{f}_1$ ) йсеналишига перпендикуляр йсеналган



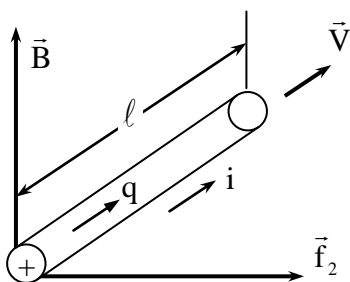
1.8- расм

бселса, магнит майдон таъсир кoерсатaётган куч  $\vec{f}_2 = q[\vec{V}\vec{B}]$  максимал жийматга эга бoелaди ва oез навбaтидa  $\vec{B}$  га кaм,  $\vec{V}$  га кaм перпендикуляр йoенaлган бoелaди. Умумий кoлатдa тезлик  $\vec{V}$  вектори индукция вектори  $\vec{B}$  жойлашган чизиш N билан ихтиoрий  $\alpha \neq 90^\circ$  бурчагини тaшкил этиши мумкин (1.8-б расм): ундa магнит майдонининг таъсир этувчи кучининг вектори  $\vec{f}_2 = q[\vec{V}\vec{B}]$ , унинг модули эсa  $f_2 = qv_t \cdot B = qvB\sin\alpha$ . Яъни заряд кaракaтининг йoенaлиши N чизиш йoенaлишига яжинлашган сари магнит кучи  $f_2$  кaмайиб, нoлга интила бошлайди, 1.8- а ва б расмдан кoериниб турибдики, куч вектори  $\vec{f}_2$  жaндай кaттa бoелмасин, у  $\vec{B}$  ва  $\vec{V}$  векторлар oтган текисликкa нисбатан кaмма вaшт перпендикуляр бoелгани туфайли заряд тезлиги  $\vec{v}$  ни oезгaртирa oлмайди. Бу куч фaшт  $q$  заряд кaракaтлaнaётган траекториясини oезгaртирaди холoс. Шунинг учун кaм зарядни кaракaтлaнтирувчи электр майдон кучи  $\vec{f}_1$  билан магнит майдонининг таъсир кучи  $\vec{f}_2$  нинг йиПиндиси  $\vec{f} = \vec{f}_1 + \vec{f}_2 = q(E + \vec{V}B)$  - Лоренц кучи, деб аталади. Янa бир бор эслaтамизки, магнит майдон таъсири  $f_2$  фaштaгина кaракaтдa бoелган заряд учун мавжуддир; ундан тaшжари худди шу йoенaлиш ва тезлик билан мазкур магнит майдонидa мaнфий заряд кaракaтлaнсa, унгa таъсир этувчи магнит кучи  $f_2$  тескaри йoенaлишдa

ќосил бѳелади. Лоренц кучи тенгласидан яна бир џизиџ хулосага келиш мумкин: агар магнит кучининг модули  $f_2 = qvB$  бѳеладиган бѳелса, демак магнит индукцияси

$$B = \frac{f_2}{qv}$$

Демак, индукцияга 1.1-да берилган тавсифни џуйидагича тѳелдириш мумкин: магнит индукцияси магнит майдонини тавсифловчи шундай вектор катталики, у магнит таъсир кучининг заряди ва унинг ќаракат тезлиги кѳепайтмасига бѳелган миџдорий нисбатини кѳерсатади.



1.9- расм

Кѳериб чиџилган Лоренц тенгласидан яна бир муќим хулоса чиџариш мумкин. Фараз џилайлики, бир текис ќаракатда бѳелган заряд  $q$  бирор ваџт мобайнида џандайдир электр симидан сетиб бораяпди (1.9-расм).

Демак, сѳзгармас ток учун заряд миџдори  $q=I \cdot t$  бѳелса, иккинчи томондан ушбу заряд электр симининг  $l$  га тенг бѳелган џисмини шу  $t$  ваџт ичида сѳтган деб олсак, ќам бѳелади, яъни  $l = v \cdot t$ . У ќолда

$$f_2 = qvB \quad \text{сөрнига:} \quad f_2 = I \cdot t \cdot \frac{l}{t} \cdot B = BIl \quad \text{деб ёзиш}$$

мумкин. Бу ифода эса - сөзгармас ток I сөтказаетган ва l узунликка эга бөелган электр сими В индукцияли магнит майдонига жойлаштирилганда, у магнит майдони томонидан  $F=BIl$  миш-дорга эга механик куч таъсири остида бөелишлигини көрсатади.

Селчов бирлигига сөтсак,

$$|F| = |B \cdot I \cdot l| = \left[ \frac{B \cdot \text{м}}{\text{м}^2} \cdot A \cdot \text{м} \right] = \left[ \frac{\text{в} \cdot \text{с}}{\text{м}} A \right] = \left[ \frac{\text{Жоул}}{\text{метр}} \right] = [\text{Ньютон}]$$

## 1.6. Электромагнит индукция кодисаси (ёонунияти)

Бу муқим электромагнит кодиса магнит майдонида каракатланган электр сөтказгичда (симда) э.ю.к. косил бөелишини намойиш ёилади ва биринчи марта М.Фарадей томонидан 1831 йилда тажриба асосида исботланган. Юёорида көриб чиёилган Лоренц кучларини кисобга олган колда 1.10-расмда көрсатилган кولاتни серганайлик. Фараз ёилайлик, бирор сөзгармас магнитнинг юёори томонида жойлашган N - шимол ёутби  $\Phi$  магнит оёимини косил ёилади. Демак, магнит ёутби яёинидаги нуёталарда индукция вектори  $\vec{B}$  тик тепага ёоеналган бөелади. Энди оёим  $\Phi$  таркибидаги магнит куч чизисларини

коендаланг йоеналишда рамка (төртбурчакли берк сим калша)  $\vec{v}$  тезликда кесиб сөтсин. Биз биламизки, рамка металлдан ишланганлиги туфайли унинг ички таркибидаги эркин электронлар кисобига  $q_0$  заряд жой олади ва у рамка билан  $\vec{v}$  тезликда магнит майдонида каракатда бөелади. Унга тегишли Лоренц кучи  $f_2 = q_0[\vec{v}\vec{B}]$  га тенг бөелади. Аммо бу кодисани кузатувчи рамка билан бир хил тезликда каракатда бөелса, унга мазкур куч  $f_2 = q_0[\vec{v}\vec{B}]$  бөелиб, гоёе кучланганлиги  $\vec{E}_0$  га тенг бөелган ташши электр майдон таъсирида косил бөелгандек туюлади.

Шунинг учун кам харакатдаги рамканинг кучланганлиги  $\vec{E}_0 = [\vec{v}\vec{B}]$  бөелган электр майдон таъсирида деб кисоблаш мумкин.

Энди  $\Delta t$  ваът ичида рамка  $\Delta x$  оралиђига сурилди деб кисобласак, унинг тезлиги  $\vec{v} = \frac{\Delta \vec{x}}{\Delta t} \approx \frac{d\vec{x}}{dt}$  бөелиб

чиъади ва ташши сунъий электр майдон кучланганлиги

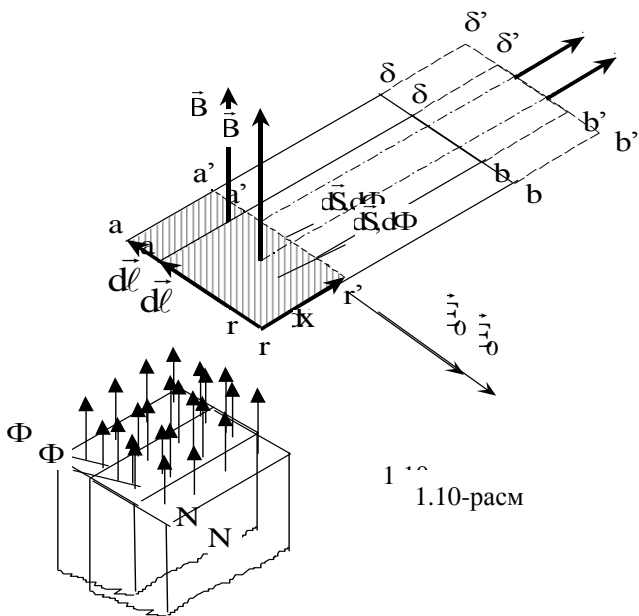
$\vec{E}_0 = \left[ \frac{d\vec{x}}{dt} * \vec{B} \right]$  бөелади. Иккинчи томондан, рамка

сурилиш натижасида магнит куч чизийлари кесиб сөтаётган кесим  $\Delta S = \Delta l' \cdot \Delta x$  миъдорига, магнит оъими эса  $\Delta \Phi = B \cdot \Delta s$  миъдорига сөзгаради. Магнит индукциясини ва рамка тезлигини конкрет йоеналишга эга эканлигини, яъни вектор сон бөелганлигини ва  $\Delta l \approx$

$dl, \Delta x \approx dx, \Delta \Phi \approx d\Phi$  қамда тенгликларни қисобга олсак, шуйидагини ёзиш мумкин:

$$d\Phi \approx \oint_s \vec{B} d\vec{S} = \oint_e \vec{B} [d\vec{x} d\vec{l}] = - \oint_e [d\vec{x} \vec{B}] d\vec{l} \quad (*)$$

(Охирги ифодадаги ишора сзгариши вектор кзпайтмасидаги кзпайтирувчи векторлар сзрни алмашгани қисобига бзелди). Бу тенгламинг иккала томонини  $dt$  га бзелсак,



$$\frac{d\Phi}{dt} = - \oint_e \left[ \frac{d\vec{x}}{dt} * \vec{B} \right] d\vec{l} = - \oint_e E_0 d\vec{l}, \quad \text{ёки} \quad \oint_e \vec{E}_0 d\vec{l} = - \frac{d\Phi}{dt}$$

бзелади. Кзриниб турибдики, нолга тенг эмас ва 1.2. да берилган назарияга биноан мазкур ифодани

потенциал тушунчасига тенглаштириб бѳелмайди. Демак, бу рамкани магнит майдонидаги каракатлантйрвчи куч эвазига унинг сими бѳейлаб электр юритувчи куч кѳсил бѳелади:

$$e = \oint_e \vec{E}_0 d\vec{l} = - \frac{d\Phi}{dt} \quad (**)$$

Магнит майдонида каракатланувчи кар жандай ѳетказгич, унинг шакли ва берк занжир кѳсил жилиш-жйилмаслигидан жатъи-назар, бирор миждорли э.ю.к.га эга бѳелади. кѳсил бѳелган, ёки и н д у к ц и я л а н г а н э.ю.к. катталиги ѳетказгичнинг каракат тезлигига бѳуђлиждир. Масалан, 1.10-расмда кѳерсатилган вазиятда э.ю.к. рамканинг фажат “аг” ва “бв” жйисмларида кѳсил бѳелади, чунки “аб” ва “вг” жйисмлари магнит куч чизижларини умуман кесиб ѳетмайди. Ваколанки, “бв” жйисмида кам э.ю.к. жуда кичик миждорда, ёки мутлажо нолга тенг бѳелиб чйиши мумкин; бу эса рамканинг узож чеккаси магнит майдони билан сустр равйишда бѳуђланганлигини кѳерсатади.

Тенглама (\*\*)  
дан кѳериниб турибдики: ѳетказгич жанча катта тезлик билан магнит майдонини кесиб ѳетса, ѳешанча катта э.ю.к. кѳсил бѳелади: бир текис ѳезгармас тезликдаги каракат учун  $e = \text{const}$ , тѳехтаб турган рамка учун  $e = 0$ . Шуни кам таъкидлаш лозимки, рамкани кесиб ѳетаётган магнит ѳжйими  $\Phi(t)$  важт



мобайнида ошиб борса  $\left(\frac{d\Phi}{dt} > 0\right)$ , индукцияланган э.ю.к. абсолют ўйимати нолдан катта бўлиб сезгариб туради, ammo унинг миқдори манфий бўлади. Агарда  $\Phi(t)$  ваът бўйлаб камайиб борса  $\left(\frac{d\Phi}{dt} < 0\right)$ , индукцияланган э.ю.к. мусбат миқдорларга эга бўлиб, сезгариб туради. Бу жуда муқим ўонуниятнинг мазмуни шундан иборатки, магнит майдон оўмининг миқдорий сезгариши магнит энергиясининг рамка атрофида сезгаришини акс эттиради: магнит оўмининг зсерайиши магнит майдон энергиясини рамкага нисбатан коёпайишига олиб келадиган бўлса, унда қосил бўлган э.ю.к. тескари йсөналган бўлиб, энергетик мувозанатни саълашга интилади. Магнит оўими камайиб борса  $\left(\frac{d\Phi}{dt} < 0\right)$ , ушбу э.ю.к. сз ишорасини сзгартириб уни олиб кирган энергиясини саълаб ўолишга қаракат ўилади.

Яна бир нарсани айтиб сетиш керакки, юёрида коёриб чиёилган қодиса фаёатгина рамка қаракатда бўлганда эмас, вақоланки, жойидан ўсзёалмас рамкага нисбатан сзгармас магнит (ёки токли рамка) қаракатда бўлса кам содир бўлаверади. Шундай қолат кам юз бериши мумкинки, сзтказгич ёпиё контур (рамка) сзгарувчан ток қосил ўилган магнит майдонда

ќаракатда бoелaди. Нaтижaдa индукциялaнгaн э.ю.к. иккитa тaшкил этувчидaн таркиб тoпaди, яъни:

$$e = -\frac{d\Phi}{dt} = -\frac{\partial\Phi}{\partial t} + \oint_e [\vec{v}\vec{B}]d\vec{l}$$

Бу ерда:  $(-\partial\Phi/\partial t)$  ѕoезћaлмaс рaмкaдaги магнит мaйдонинг oезгaриши:  $\oint [\vec{v}\vec{B}]d\vec{l}$  - рaмкaни ќаракатдa бoелгaни ќисoбигa ќoсил бoелгaн э.ю.к. ћисмидир.

Энди (\*\*) кoеринишдaги тeнглaмaгa ћaйтиб кeлсaк вa бeрк кoнтурдa пaйдo бoелгaн э.ю.к.нинг мaзкур зaнжирдa тoк  $i$  ќoсил ћилишини эътиборгa oлсaк, ундaги oерин oлгaн кучлaниш  $u = e = R \cdot i$  бoелиб чићaди. Бу ердa  $R$  - зaнжирнинг aктив ћаршилиги. Шундaй ћилиб,

$$Ri = -\frac{d\Phi}{dt}, \quad \text{ёки } idt = -\frac{d\Phi}{R}, \quad \text{ёки } dq = -\frac{d\Phi}{R}$$

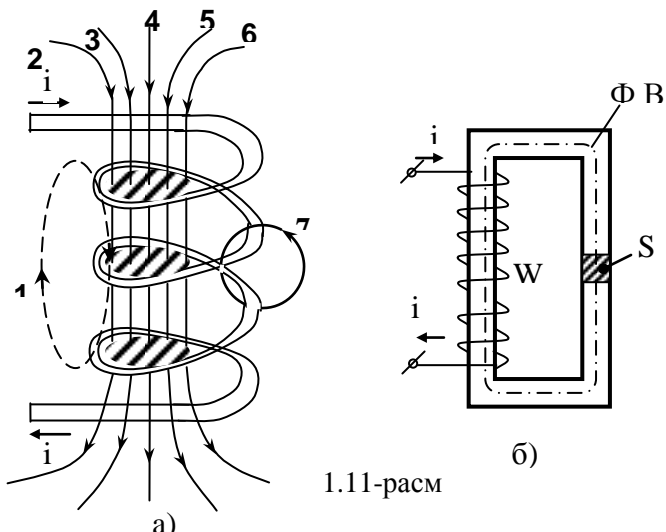
Айнaн шунгa яћин шaклидa, тoёћpирoћи  $\Delta q = -\frac{\Delta\Phi}{R}$  кoеринишдa ушбу ћoнуният М.Фaрaдeй тoмонидaн aнићлaнгaн эди. Oлим  $\Phi$  тушунчaсигa бир нeчa магнит куч чизићлaрининг  $\Delta N$  oезгaришини тeнглaштиргaн, яъни  $e = -\frac{\Delta N}{\Delta t}$  дeб бaќo бeргaн. Бу ифoдa билaн элeктрoмагнит индукция ћoнуниятини

тушунтиришда шу жойи ўулайки, магнит майдонининг куч чизиларини кесиб севувчи севказгич берк контурни ташкил этиши шарт эмас (масалан,  $\vec{B}$ ,  $\vec{v}$  ва  $\vec{E}_0$  векторлари бир-бирига нисбатан перпендикуляр бевлгани туфайли  $e_{a2} = vBl_{a2}$ ). Умумий кватда бир текис магнит майдонида  $v$  тезлик билан каракатланувчи ва  $l$  узунликка эга бевлган севказгичлар учларида  $e = vBl$  га тенг э.ю.к. косил бевлади. Унинг йсеналишини севнг ўсевл ўоидаси билан аниўласа бевлади.

Юўорида ксериб чиўилган назариядан шундай хулоса чиўариш мумкин: электр ва магнит майдонлари бир-биридан мутлаўо айрим кватларда мавжуд бевла олмайдилар, улар севзаро бирлаштирувчи умумий электромагнит жараёнлар билан чамбарчас боўланганлар.

### **1.7. Илашган магнит оўим. Ўзиндукция ва севзароиндукция э.ю. кучлари**

Маълумки, қар ўандай магнит майдонида магнит куч чизиқлари чекланган масофада тарқалган бўлиб, берк



1.11-расм

траекториялар бўйлаб жойлашган бўлади (1.7-расм). Мазкур майдоннинг ихтиёрий жойида оёланган магнит оёими куч чизиқлар “тешиб” оётаётган ва ихтиёрий равишда танлаб олинган кесим “ $S_k$ ” га боўлишдир, яъни  $\Phi_{sk} = \int \vec{B} d\vec{S}$ . Аммо бир серамли токли симни (контурни) магнит майдонининг манбаи деб олсак, тоёла магнит оёимини  $\Phi_{sk} = \int_s \vec{B} \vec{S}$  деб олишимиз шарт (бу ерда “ $S$ ” эслатилган токли контурнинг юзаси). Энди фараз ўилайлик, токли сим

бир неча серамли ђалтак шаклида тузилган (1.11-а расм). Шу сабабли магнит куч чизишлари йселида кар бир серамга тегишли кесим “S” бир неча маротаба учрайди. Ундан ташшари, магнит куч чизишлари кар хил траекториялардан сэтгани туфайли айрим серамларга нисбатан бошша-бошша зичликда кесиб сэтган (шартли чизишлар 1,2,...,7). Расмдан ксриниб турибдики,  $i$  токли ксеп серамли манбага ђалтакка нисбатан магнит ошимини  $\Phi=BS$  деб олиб бселмайди, чунки куч чизишларининг сонини токка пропорционал деб кисобласак, кар бир янги серам эвазига бу чизишлар каррали ксепайиб бораяпти. Шундай шилиб, кашиший магнит ошими  $\Phi_{\Sigma} = B \sum_1^w S_k$ , ёки  $\psi = \Phi_{\Sigma} = w\Phi = wBS$  (бу ерда  $w$  -серамлар сони). Натихавий, ёки карраланган магнит ошими  $\psi=w\Phi$  илашган магнит ошими деб аталади. Оддий магнит ошими  $\Phi$  деб, бир серамга (масалан, сертадаги серамга) тегишли куч чизишлар йиђиндисини кисоблаймиз. Агар магнит ошими йселида махсус магнит сэтказгич темир сзак жойлашган бселса (1.11-б расм),  $w$  - серамли ђалтакнинг кар бир серами деярли бир хил ошим  $\Phi=BS$  билан илашган бселади. ђалтакка тегишли илашган магнит ошими учун олинган  $\psi =w\Phi$  ифода кашишатга янада ясинрош бселади, чунки деярли кamma магнит

куч чизишлари “S” кесимли темир сөзак ичида ихчам жойлашиб олади.

Юшорида (1.6) кәрсатилганидек, магнит ошми магнит куч чизишлари зичлигини тавсифлайдиган кәрсаткичдир, яъни  $w\Phi = N$ . Шунинг учун илашган магнит ошми  $\psi = N = w\Phi$  ва унинг вашт мобайнида кар шандай сөзгариши кәеп сөрамли контурда (ҳалтакда) электромагнит индукция шонуниятига биноан шуйидаги мишдорли э.ю.к. қосил шилади:

$$e = -\frac{dN}{dt} = -\frac{d\psi}{dt} = -w\frac{d\Phi}{dt} \quad (*)$$

Илашган магнит ошми тәела-тәекис ҳалтақдан сөтаётган токка тәәҳри пропорционалдир, яъни  $\psi = Li$ . Пропорционаллик коэффициенти L - х у с у с и й и н д у к т и в л и к ёки тәәҳридан-тәәҳри индуктивлик деб аталади. Унинг сөлчов бирлиги:

$$[L] = \frac{[\Psi]}{[i]} = \frac{B\delta}{A} = \frac{B \cdot c}{A} = Om \cdot c = \Gamma(\text{генри})$$

Индуктивлик магнит майдон қосил шилувчи индуктив контурининг (ҳалтакнинг) геометрик сөлчовлари g ва магнит куч чизишлари ёйилган муқитнинг магнит сингдирувчанлигига боҳлиш, яъни  $L = f(g, \mu)$ . Шундай шилиб, илашган магнит ошми вашт

сөзгариши натижасида қосил бөеладиган (индукцияланадиган) э.ю.к., яғни сөзиндукция э.ю.к.

$$e = -\frac{d\Psi}{dt} = -\frac{d(Li)}{dt} = -L\frac{di}{dt} \quad (**)$$

қам ток  $i$ , қам индуктивлик  $L$  сөзгарувчанлиги қисобига вужудга келиши мумкин. Агарда  $L = \text{const}$  бөелса  $e = -L\frac{di}{dt}$  бөелади.

1.11-а расмда көрсатилган магнит майдони атроф-мухитда шундай жойлашганки, унинг куч чизиқлари фақат манба ролини сөйновчи индуктив ёталтақ сөрамлари билан илашган. Лекин шундай қам бөелиши мумкинки, магнит куч чизиқлари йсөлида бошса индуктив контури (ёки контурлар) жойлашган бөелади. Узга контурларнинг хусусий (сөз манбаидан чиққан) токлари бөелиши ёки бөелмаслигидан жатъи назар, асөсий магнит майдонининг куч чизиқлари сөша контурларни кесиб сөтиб, уларда э.ю.к. қосил жилиши қам мумкин. Мисол учун 1.12-а ва б расмда көрсатилган магнит майдонларини көриб чижайлик. Агар сөрамлар сони  $w_1$  тенг бөелган индуктив ёталтақдан  $i_1$  ток сөтаётган бөелса, у қосил жилган магнит куч чизиқлари 1.12-а расмда көрсатилгандек,

Ўсиман  $w_2$  ва  $w_3$  серамли иккинчи ва учинчи индуктив җалтаклар билан илашган бселади.

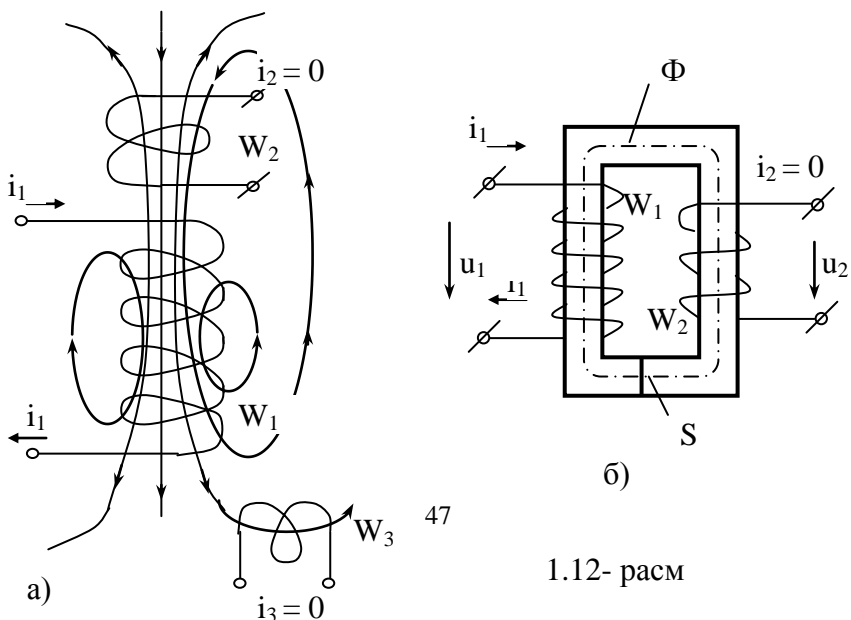
Табиийки, энг ксеп куч чизишлари  $w_1$  серамли асосий җалтак билан боҗланган бселади, чунки уларнинг талай ўсими  $w_2$  ва  $w_3$  җалтакларга етиб бормаслиги анишдир. Шандай бселмасин, агар магнит майдони фашат  $i_1$  токи туфайли косил бселса, унда җалтакларга илашган магнит ошимларининг мишдори шуйидагича анишланади:

биринчи контур учун  $\psi_{11} = L_{11} i_1$

иккинчи контур учун  $\psi_{21} = M_{21} i_1$

учинчи контур учун  $\psi_{31} = M_{31} i_1$  ва к.к.

Бу ерда:  $\psi_{11}$ ,  $\psi_{21}$  ва  $\psi_{31}$  - тегишли контурга илашган магнит ошими,  $L_{11}$  - биринчи контурнинг (җалтакнинг) индуктивлиги,  $M_{21}$  ва  $M_{31}$  - тегишлича биринчи ва иккинчи, камда биринчи ва учинчи





Ѓалтаклар орасидаги с е з а р о и н д у к т и в л и к л а р и . Иккинчи ва учинчи контурлардаги тоқлар нолга тенг бселса кам ( $i_2 = i_3 = 0$ ), мазкур Ѓалтакларда с е з а р о индукция э.ю.к.лар косил бселади:

$$e_{2,м} = -\frac{d\Psi_{21}}{dt} = -M_{21} \frac{di_1}{dt}, \quad (***)$$

$$e_{3,м} = -\frac{d\Psi_{31}}{dt} = -M_{31} \frac{di_1}{dt},$$

Агар (\*), (\*\*) ва (\*\*\*) ифодаларда келтирилган э.ю.к.ларнинг (-) (минус) ишорасини тушунтиришга с е т с а к , б у Э.Х.Ленц очган муќим ўонуният, яъни э л е к т р о м а г н и т и н е р ц и я ўонуният билан боўлангандир. Яъни кар ўандай индукцияланган э.ю.к. с е з к о н т у р и д а ш у н д а й т о к косил ўиладики, унинг каракати бошса магнит оўимининг с е з г а р и ш и г а ўарама-ўарши йсеналган бселади: оўим коепайишига интилса, индукцияланган ток уни сусайтиришга каракат ўилади, оўим камайишига интилса, мазкур ток уни эски миўдорда саўлаб ўолишга каракат ўилади.

Сезаро индукцияланиб косил бселадиган э.ю.к.ларни таўрифлашда шуни кам айтиб сетиш лозимки, бу кодиса электр энергиясини магнит майдон воситасида узатишда сета муќим роль сейнайди. 1.12-б расмда сезаро индуктив боўланган  $w_1$  ва  $w_2$

Ўалтаклар ягона темир сөзакка сөрнатилган. Шу сабабли магнит куч чизишлари атроф-муқитга таршоқ бөелмаган кóлда деярли тóела-тóекис ўалтаклар сөрамлари билан илашган. хар бир сөрам кесими «S» дан бир хил бөелган магнит ошими  $\Phi$  сөтиб тургани туфайли, ўалтаклардаги илашган магнит ошимлари тегишлича  $\psi_1=w_1\Phi$  ва  $\psi_2=w_2\Phi$  га тенг бөелади. Ёалтаклардаги ички шаришиликларни  $R_1=R_2=0$  деб олсак: уларнинг шисмларидаги кучланишлар  $u_1 = -e_1 = w_1 \frac{d\Phi}{dt}$  ва  $u_2 = -e_2 = w_2 \frac{d\Phi}{dt}$ . Яъни электр токини бир контурдан иккинчи контурга магнит майдон оршали (яъни электр уланишсиз) ва унинг кучланишларини  $U_1 : U_2=w_1:w_2$  нисбатда сөзгартириб туриб, узатиш мумкин экан. Бу эффект трансформаторлар назариясида кенг шөелланилади.

### 1.8. Тóелиш ток шонуни

Юшорида (1.4) кóрсатилдики, кар шандай ток сөтаётган сөтказгич (сим, контур, сөрам ва к.к.) атрофида магнит майдони кóсил бөелади. Ўз навбатида шу магнит майдонини ташкил этувчи магнит куч чизишлари (магнит ошим йсёллари) мазкур токли симни шуршаб олган бөелади (1.7- расм). Бирор ихтиёрий равишда танланган куч чизиши учун магнит кóлатни

$$\oint \vec{B}d\vec{l} = \mu i \quad (*)$$

тенгламаси билан тавсифласа бѐелади. Агарда магнит майдони бир неча токли контурлар иштирокида ташкил топган бѐелса, магнит куч чизийлар шакллари кам анча мураккаб бѐелади ва уларни тавсифловчи берк интеграл  $\oint \vec{B}d\vec{l}$  миѐдори танланган траекторияга боѐлиѐ бѐелади.

Фараз ѐилайлик, бирор магнит майдони  $i_1, i_2$  ва  $i_3$  токлари ѐетаѐтган бир сѐрамли контурлар атрофида вужудга келган (1.13-расм). Айрим магнит майдон манбалари атрофидаги магнит кѐлатига бако берадиган бѐелсак, ѐуйидагиларни ѐзишга каѐлимиз:

$$\oint_{\text{amba}} \vec{B}d\vec{l} = \mu i_1 \quad \oint_{\text{abcda}} \vec{B}d\vec{l} = -\mu i_2 \quad \text{ва} \quad \oint_{\text{acnd}} \vec{B}d\vec{l} = \mu i_3,$$

Кѐриниб турибдики,

$$\oint_{\text{amba}} \vec{B}d\vec{l} + \oint_{\text{abcda}} \vec{B}d\vec{l} + \oint_{\text{acnd}} \vec{B}d\vec{l} = \oint_{\text{ambcnda}} \vec{B}d\vec{l} = \mu(i_1 - i_2 + i_3), \quad (**)$$

Чунки берк контурлар бѐейича олинган интегралларни участкаларга (ѐисмларга) ѐйиб туриб,

$$\text{ѐѐешиш натижасида} \quad \int_b^a \vec{B}d\vec{l} + \int_a^b \vec{B}d\vec{l} + \int_c^d \vec{B}d\vec{l} + \int_d^c \vec{B}d\vec{l} = 0$$

чиѐади. Иккинчи токнинг минус ишорали (яъни,  $-i_2$ ) олишимизнинг сабаби интеграллашда олинган йѐсналиш бу контурдаги  $\vec{B}_2$  индукция йѐсналишига ѐарама-ѐарши бѐелганлигидир. Агар интеграллаш траекторияси ихтиѐрий йѐсналган  $i_1, i_2, \dots, i_k$  тоklar

контурларини ўзгаришга олиб келинганда, юқоридаги тенглама

$$\oint \vec{B} d\vec{l} = \mu \sum_1^k i_k \quad (***)$$

кўринишда ёзилиши лозим.

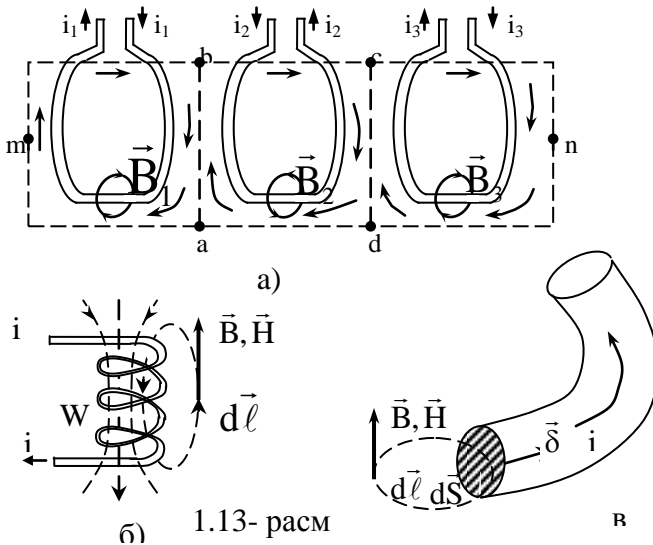
Амалда, яъни магнит майдонини қисоб-китоб қилишда, бизни кўпроқ индукция  $B$  эмас, балки магнит майдони кучланганлиги  $H$  ўзгариши тиради. Шунинг учун  $\vec{B} = \mu \vec{H}$  ифодадан фойдаланиб, (\*), (\*\*) ва (\*\*\*) сўрага тегишлича

$$\oint \vec{H} d\vec{l} = i \quad (I)$$

$$\oint \vec{H} d\vec{l} = i_1 - i_2 + i_3 \quad (II)$$

ва

$$\oint \vec{H} d\vec{l} = \sum_1^k i_k \quad (III)$$



1.13- расм

I-III тенгламалар төелиш ток жонунини акс эттиради, яъни бирор берк контур бөейлаб олинган ва магнит кучланганликка тегишли интеграл шу контур журшаган кесимдан сөтган барча тоklarнинг алгебраик йиПиндисига тенгдир. Токлар йиПиндиси деб, көп сөрамли индуктив Палтак ёрдамида косил бөелган магнит майдони учун  $\sum i = w_i$  ни жабул жилиш сөринлидир (1.13 - б расм). Бу колда төелиш ток жонунини жуидагича ёзилади:

$$\oint \vec{H} d\vec{l} = w_i \quad (IV)$$

Шундай бөелиши кам мумкинки, интеграл олинаётган берк траектория ток сөтган симнинг кесимини сөз ичига жисман олган бөелади (1.13-в расм). Бу колда төелиш ток жонунини

$$\oint \vec{H} d\vec{l} = \int_s \vec{\delta} d\vec{s} = \Delta i$$

шаклида ёзилади. Бу ерда:  $\vec{\delta}$  - сим кесимидаги ток зичлиги вектори  $\left[ \frac{A}{M^2} \right]$ ,  $d\vec{s}$  - конкрет йсеналишдаги элементар юза вектори,  $\Delta i$  - симдаги тoела ток  $i$  нинг интеграл доирасига тушган ўисми.

Магнит занжирлар анализида  $\int \vec{H} d\vec{l}$  ёрдамида топилган мишдор магнит юритувчи куч (м.ю.к.) сифатида кам ишлатилади. М.ю.к. учун олинадиган интеграл берк контур ташкил ўилиши шарт эмас. Масалан, ихтиёрий икки нушта А ва Б оралиўида мазкур катталиқ ўуйидаги коеринишда боелади:

$$F = \int_A^B \vec{H} d\vec{l}$$

Тоелиш ток ўонунини оерганиш натижасида яна бир бора шу хулосага келамизки, электр майдонида содир боеладиган кар ўандай кодиса оезига оид магнит кодиса вужудга келишига сабабчи боелади, ва аксинча, электр майдони магнит майдонидан мустасно вужудга кела олмайди - камма кодисалар электромагнит табиатга эгадир.

## 1.9. Электр токи ва унинг турлари

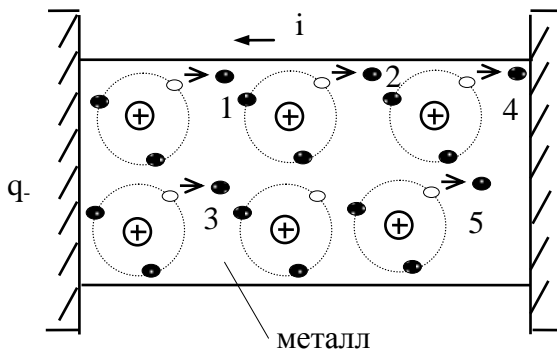
Юшорида (1.1) электр майдонини тавсифлаш жараёнида асосий дишшат-эйтиборимизни электр зарядларда тохтатган эдик. Хашишатдан кам электр кучларининг негизида зарядлар туради. Аммо зарядларнинг бир-бирига боелган таъсир кучларини баён эта туриб, уларнинг каракатдаги хусусиятларини ёритмаган эдик. Шу сабабли биз коериб чишсан электр майдон шозежалмас зарядлар майдони эди: бундай электр майдони - э л е к т р о с т а т и к м а й д о н деб аталади.

Энди фараз шилайликки, манба заряди  $q$  таъсирида  $q_0$  синов заряди каракатга келади, яъни у бир нуштадан  $\Delta t$  вашт ичида иккинчи нуштага оетди. Демак, электр майдонидаги мувозанат бузилди: зарядлар тузумида  $i = \Delta q / \Delta t$  га тенг сезгариш пайдо боелди (бу ерда кичик заряд  $q = q_0$  эса э л е к т р т о к, ёки з а р я д л а р о ш и м и д и р). Заряднинг бир жойдан иккинчи жойга сетиши эса биринчи жойда электрнинг камайиши, иккинчи жойда коепайишига олиб келади. Бу эса электр энергиясининг алмашинувига сабаб боелади. Шундай шилиб, электр токи - бу зарядлар каракатининг натижасидир.

### 1. итказувчанлик токи.

Электр майдонидаги зарядлар қаракати, яъни электр ток қар хил сабаблар билан боғлиқ бўлиши мумкин. Булардан бири - с е т к а з у в ч а н л и к фактори. Маълумки, қар ўандай материявий моддалар атом структурага эга бўладилар, яъни уларнинг заррачалари атомлардан иборат бўлади.

Сез навбатида қар бир атом мусбат ядро + ва унинг атрофида жойлашган бир неча - электронлардан ташкил топган бўлади.



1.14-расм

Ядро (ёки протон) ва электронлар элементар (оддий) электр зарядларга эга бўладилар, аммо уларнинг ишораси қар хил бўлгани туфайли атом қажмида

заряд ролини сетаёй олмай-дилар ( $+q_{\text{протон}} + q_{\text{электрон}} = 0$ ). Лекин бу электр мувозанат пухталиги модданинг кимёвий хусусиятларига боғлиқ: айрим қолларда мувозанат бузилиши қам мумкин. Мисол сифатида металлларни келтириш мумкин: бу кимёвий



элементлардаги атом заррачалари саз электронларидан бир ўсмини ташўи кучлар таъсирида масалан, ўзиш, нурланиш ва электрланиш натижасида) йсўотиши мумкин.

Шу сабабли саз атом орбитасини ташлаб чиўиб кетувчи электронлар - э р к и н э л е к т р о н л а р деб аталади. Аини шу назарияда биз ксериб чиўадиган ток асос топган.

Фараз ўилайлик, кар хил ишорали иккита заряд  $q_1 = q_-$  ва  $q_2 = q_+$  орасида металл, яъни электр сатказувчан модда жойлашган (1.14-расм). Ташўи майдон таъсирида металл атомларининг элементар заррачалари каракатга келади; электронлар  $q_+$  томонга, протонлар эса  $q_-$  томонга интила бошлайди. Натижада эркин электронлар (1,2,3,4, ва к.к. ) атомлар орасидан сэнг томонга юра бошлайди. Аммо уларнинг каммаси  $q_+$  зарядга етиб бориши шарт эмас, ваколанки, етиб бормайди кам. Улар йселда учраган бошўа атом орбиталаридаги эркин электронлардан бсешаган жойларни эгаллайди. Яъни, электронларнинг сэнгга сурилиши тикка ва ёнма-ён терилган Пишларнинг бир-бирини тсёлўинсимон йўитишига сехшаш жараён кисобланади. Фаўат электронлар юриш тезлиги деярли нур тезлигига тенг бселади. Шунн кам эслатиш керакки,  $q_-$  га таўалган ўатламда

атомлардан чишиб кетган эркин электронлар сөрни шу ташши манфий заряд қисобига ўопланади. Шу туфайли ток  $i = dq/dt$  сётган сари  $q_-$  - манба зарядининг абсолют ўиймати камайиб боради. Худди шунингдек, металл сётказгичнинг ташши заряд  $q_+$  га таўалган ўатламидаги ортиўча ва манфий зарядли эркин электронлари шу мусбат зарядни ўисман нейтраллайди ва кучсизлантиради. Яъни,  $q_+$  заряднинг қам абсолют ўиймати камайиб боради. Агар зарядларнинг ўийматларини тсехтовсиз тиклаб турадиган куч - восита (масалан, электр юритувчи куч) бсёлмаса, ток секин-аста камаяди ва нолга тенг бселиб ўолади. Мисол сифатида кимсвий элементлардан ташкил топган сзгармас ток батареяларини келтириш мумкин.

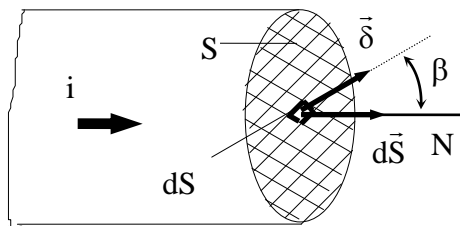
Шуни қам эслатиш лозимки, сётказувчан токнинг катталиги  $q_+$  ва  $q_-$  зарядлар қосил ўилган ва металл сётказгичнинг учларидан сөрин олган  $\phi = \phi_+ - \phi_-$  потенциаллар фарўига ва сётказгичнинг ўаршилигига боўлиўдир. Шуни қам таўкидлаш керакки, токнинг катталиги ўанчалик ортиб борса, сешанча ксепроў атомлар эркин электронлар чиўаришда иштирок этади ва аксинча. Ток  $q_+$  дан  $q_-$  га ўсёналган бселади.

1.14-расмга ксера, қаракатланган элементар зарядлар (яъни ток) мазкур сётказгичнинг кесимидан

маълум бир зичлик билан оетиб туради. Агар эслатилган кесимни  $S$  деб олсак ва оетаётган ток  $i = \frac{dq}{dt}$  ни скаляр мишдор деб кисобласак, кар бир элементар юзача  $\Delta S$  дан оетаётган зарядлар конкрет йсеналишга эга бселади (1.15-расм). Юзача  $\Delta S$  шанча кичик бселса ( $\Delta S \rightarrow 0$ ), оеша даражада унга тегишли ток шисми  $\Delta i$  конкрет йсеналишга эга бселиб боради. Шунинг учун кам зарядларнинг сетказгич ичида жойлашганлиги ва уларнинг каракат йсеналишларини анишлаш машсадида ток зичлиги вектори тушунчаси киритилади.

$$\vec{\delta} = \lim_{\Delta S \rightarrow 0} \frac{di}{\Delta S} = \frac{di}{ds} \left[ \frac{A}{m^2} \right]$$

Бу вектор мусбат зарядлар каракат шилаётган томонга йсеналган бселади.



1.15- расм

Агарда унинг йсеналиши  $dS$  юзага нормал бселган  $N$  чизиш билан  $\beta$  бурчагини ташкил этса, тоела юза  $S$  – дан оетаётган ток

$$i = \int_S \vec{\delta} \cos \beta ds = \int_S \vec{\delta} \vec{ds} (*)$$

Шу нарса кам маълумки, агар сѳтказгич бир текис моддадан иборат бѳелса (яъни, бир жинсли сѳтказувчан муќит ташкил этган бѳелса) сѳзгармас ќаракатли шароитда ток зичлиги ташѓи электр майдон кучланганлигига пропорционал дир :

$$\vec{\delta} = \gamma \vec{E} \quad (**)$$

Бу ердаги пропорционаллик коэффициенти  $\gamma$  - сѳтказгичнинг солиштирма сѳтказувчанлиги. Унинг сѳлчов бирлиги  $[1/\text{Ом}\cdot\text{м}] = [\text{См}/\text{м}] = [\text{Сименс}/\text{метр}]$ . Унга тескари бѳелган солиштирма шаршиллик  $\rho = 1/\gamma$   $[\text{Ом}\cdot\text{м}]$  катталигидан фойдаланиб, электр кучланганлигини

$$\vec{E} = \rho \vec{\delta}$$

тенгламаси билан ифодалаш мумкин.

Сѳтказувчанлик токи асосан металларда, айрим суюѓлик ва газларда кузатилади.

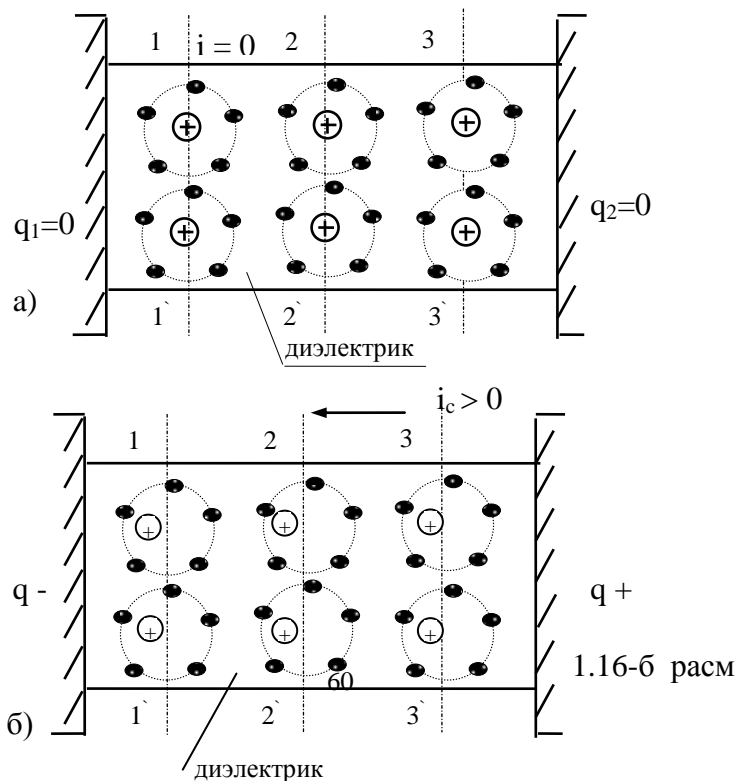
## II. С и л ж и ш т о к и.

Фараз ѳилайлик, электр майдонини ќосил ѳилувчи  $q_+$  ва  $q_-$  зарядлар орасига диэлектрик, яъни сѳтказувчанлик хусусиятига эга бѳелмаган модда жойлаштирилган бѳелсин. Агар ташѓи заряд манбалари диэлектрикка бириктирилган бѳелмаса, яъни  $q_1 + q_2 = 0$  бѳелса, ток сѳтказмас модда атомлари

дастлабки тинч қолатларида ўолаверади (1.16–а расм). Бу ихтиёрий 1-1' , 2-2' , 3-3' ва к.к. шартли (назарий) ўатламлар ёки чизиўларга нисбатан кеч ўандай электрланиш кузатилмайди, демакдир. Ток нолга тенг ( $i=0$ ).

Энди худди шу диэлектрик 1.16-расм чегараларига  $q_-$  ва  $q_+$  зарядлар бириктирайлик, яъни уни ташўи потенциал манбаига улайлик (1.16-б расм).

Диэлектрик сетакувчанликка эга бёелмагани сабабли, яъни унинг атомлари эркин электронларга эга бёелмаганлиги туфайли узлуксиз оўадиган сёзгармас ток пайдо бёелмайди. Аммо ташўи электр



майдонинг таъсири остида боғланган (яъни орбитасидан чишиб кета олмайдиган) электронлар  $q_+$  томонга интила бошлайди. Электронлар бир боғламда ўола туриб, оез орбитасини икки томонга оезиб, доира шаклидан эллипс шаклига келтиради (1.16-б расм). Натижада 1-1' , 2-2' ва к.к. чизишларга нисбатан электр мувозанат бузилади: кар ўатламнинг икки томони кар хил зарядга эга боелиб ўолади, яъни улар орасида  $\Delta\phi$  потенциали пайдо боелиб ўолади. Мувозанат бузилиши элементар зарядлар жойлашиши тартиби бузилгани туфайли боелгани учун, бирор  $\Delta t$  ваът ичида  $\Delta q$  заряд ташъаридан кириб келиши шарт боелади, чунки ички зарядлар силжиши ташъи электр кучи кисобига боелиши мумкиндир. Шундай ўилиб, элементар зарядлар (атом электронлари) силжиши натижасида ва айнан шу каракат даврида  $i_c = \frac{\Delta q}{\Delta t} \cong \frac{dq}{dt}$  с и л ж и ш т о к и кузатилади. Бу ток фаъат электрон орбиталари деформацияланаётганда (яъни орбита оезилиши мобайнида) оъади холос ва  $\Sigma\Delta\phi = \phi_1 - \phi_2$  боелиши билан нолга яъинлашади (бу ерда  $\Delta\phi$  - ўатламларда косил боелган микропотенциаллар,  $\phi_{12} = \phi_1 - \phi_2$  ,  $q_+$  ва  $q_-$  зарядлари косил ўилган ташъи кучланишдир).

Диэлектрикдаги элементар зарядлар махсус тартибда жойлашганлиги туфайли (1.16-б расм),

атомлар таркибида электр кучланиш содир бселади. Кар бир молекула дипол, яъни икки кар хил ишорали  $q_+'$  ва  $q_-'$  зарядлар жуфти тарзида шаралиши мумкин. Диэлектрик муқитнинг ўтбланиши даражаси ўтбланганлик  $\vec{P}$  вектори билан ифодаланади. Уз навбатида бу вектор электр майдонининг кучланганлигига пропорционалдир, яъни:

$$\vec{P} = X\vec{E} \left[ \frac{\text{ж}}{\text{м}^2} \right]$$

Бу ерда:  $X = X_n \cdot \epsilon_0$  - абсолют диэлектрик киритувчанлик  $[\Phi/\text{м}] = [\text{Фарад}/\text{метр}]$ ,  $X_n$  - нисбий диэлектрик киритувчанлик (сөлчовсиз сон)  $\epsilon_0$  - диэлектрик доимий  $[\Phi/\text{м}]$ .

1.16-б расмга ўайтар эканмиз, ташўи асосий заряд  $q_+$  га энг яўин бселган 3-3 ўатлам атрофидаги дипол ўутблари  $q_+'$  (чап томонда) ва  $q_-'$  (сенг томонда) жойлашганлигини ўайд ўиламиз. Шу ўатламнинг кесим юзасини  $S$  деб олсак, ўутбланиш натижасида чапга силжиган зарядни ўуйидагича ифодалашимиз мумкин:

$$q_+^- = \oint_S \vec{P} d\vec{S}$$

Ўатламнинг сенг томонига силжиган заряд эса

$$q_-' = -q_+' = \oint_S \vec{P} d\vec{S}$$

чунки диэлектрикнинг қар бир молекула ва атоми учун электр мувозанати доим саъланиб ўолиши лозим, яъни  $q_+' + q_-' = 0$ .

Демак, натижавий электр майдон  $E$  кучланганлиги содир бөөлишига  $q_+'$  ва  $q_-'$  зарядлар сабаб бөөлаётганлигини инобатга олсак,

$$\oint \varepsilon_0 \vec{E} d\vec{S} = q_+ + q_-' = q_+ - \oint_s \vec{P} d\vec{S}$$

коеринишдаги тенгламани ёзиш оеринли бөөлади. Унинг асосида

$$\oint_s (\varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P}) d\vec{S} = q_+$$

га сөтсак кам бөөлади. Энди  $\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P}$  ифодали вектор ўабул ўиламиз ва уни э л е к т р с и л ж и ш в е к т о р и  $\vec{D}$  деб атаймиз. Шундай ўилиб

$$\oint_s \vec{D} d\vec{s} = q_+$$

тарздаги тенглама (ёки умумий қолда  $\oint_s \vec{D} d\vec{s} = q_+$ )

Максвеллнинг электромагнит майдонига оид тузган асосий тенгламаларидан бири қисобланади. М а к с в е л л п о с т у л а т и номига кам эга бөөлган бу тенглама, қар ўандай берк юза  $S$  ичида жойлашган қажмдан тарўалаётган электр силжиш векторлари оўими шу қажмдаги эркин зарядга тенглигини коерсатади. Электр силжиш векторини  $\vec{D} = \vec{D}_0 + \vec{P}$  коеринишида кам ёзиш мумкин ва унинг таркибидаги



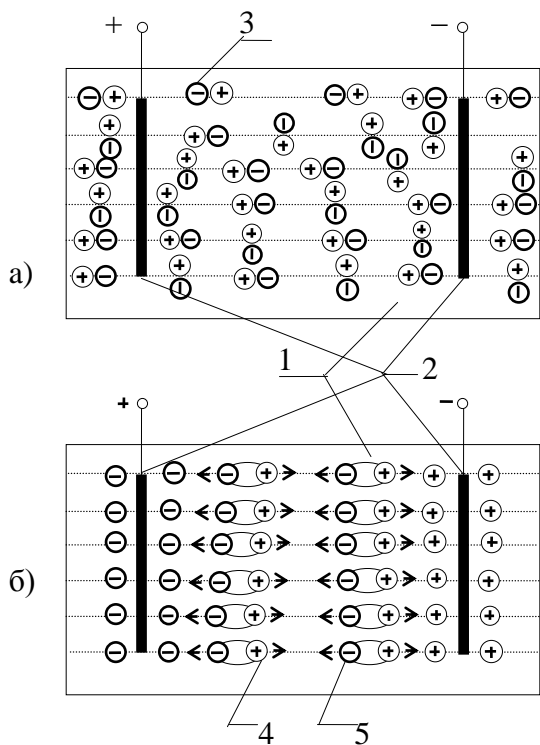
$\vec{D}_0$  вектори вакуум қолатида пайдо бўладиган электр зарядлар силжишини кўрсатади.

Агарда электр зарядларни (эркин ва боғланган бўлишидан ўзгариш назар) вақт мобайнида сезгаришини қисобга олсак, қар бир нуқтадаги ток зичлиги

$$\vec{\delta}_{\text{силж}} = \frac{d\vec{p}}{dt} = \frac{d\vec{D}_0}{dt} + \frac{d\vec{p}}{dt} = \vec{\delta}_0 + \vec{\delta}'$$

(бу ерда:  $\vec{\delta}_0$  - вакуумдаги силжиш ток зичлиги вектори,  $\vec{\delta}'$  - боғланган зарядлар ташкил қилган ток зичлигининг вектори).

Силжиш токи асосан конденсаторларга хос жараёндир, лекин у айрим қолларда бўшлиқ шароитида қам кузатилиши мумкин.



1-17 расм

### III. К о е ч м а т о к

Коечма ток (ёки коечиш токи) сетказувчанлик ва силжиш токидан шу билан фарёланадики, у фаёатгина заряд каракатидан иборат бoелмайди. Кар ёандай токдек бу ток кам заряднинг ваёт ичида сезгариш тезлигини ёбул этади. Аммо коечма ток зарядлари бирор кимёвий элементлар воситасида каракатда

бселади. Яъни бу ток олиб сѳтган мусбат ва манфий зарядлар тегишлича зарядланган (ионланган) кимёвий заррачалар ёрдамида к с е ч и р и л г а н бселади. Шунинг учун кам унинг номи к с е ч м а (ёки ксечиш) токидир. Бу физик қодисанинг назариясини ўйидаги мисолда яўўол намоиш ўилиш мумкин.

Фараз ўилайлик, бирор махсус идишга мис купорос эритмаси ўуйилган (1.17-расм). Кимё назариясидан маълумки, мис купорос  $\text{CuSO}_4$  саўич ўатрони ( $\text{H}_2\text{SO}_4$ ) билан мис (Cu) ва манфий ( $\text{SO}_4$ ) ионларидан ташкил топган бселиб, ўсешма қолатда зарядга эга бселмайди, яъни нейтрал бселадилар. Агарда эритма ичида жойлаштирилган иккита электродга ташўи электр манбаи уланмаган бселса (1.17-а расм) эритма қар ўандай электр қаракатлардан мустасно бселиб ўолаверади. Энди электродларнинг биринчисига мусбат ва иккинчисига манфий зарядлар берамиз (1.17-б расм). Натижада молекулалар парчалана бошлади ва манфий зарядланган кислота ўолдиўи (анионлар) чап электродга, мусбат зарядланган мис атомлари (катионлар) сѳнг электродга тарўала бошлади. Бу эса электр ток сѳта бошлаганидан дарак беради. Мазкур ксечма ток ўанча узоў ваўт оўаркан, шунчалик ксѳп миўдорда икки электрод кимёвий моддалар Cu ва SO билан ўопланади. Ксечма токнинг

бу хусусияти электрод сифатида ишлатиладиган бир турли металл буюмларнинг иккинчи турли металллар билан ўплашда ишлатилади (масалан, галваник жараёнлар). Көчма токнинг электрод юзасига нисбатан зичлиги эритманинг (электролитнинг) қажмий заряд зичлигига ва ионларнинг қаракат тезлигига пропорционалдир:

$$\vec{\delta}_{\text{кы}\pm} = \rho_+ \vec{v}_+ + \rho_- \vec{v}_-$$

Бу ерда:  $\rho_+$  - катионлар қажмий солиштирма зичлиги [Кл/м<sup>3</sup>]

$\rho_-$  - анионлар қажмий солиштирма зичлиги [Кл/м<sup>3</sup>]

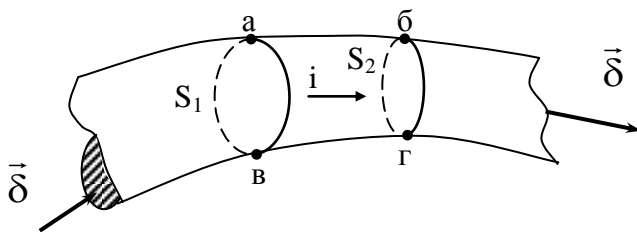
$v_{\pm}$  - тегишлича мусбат ва манфий ионлар көчиш

тезлиги;  $\vec{\delta} = \frac{i_{\text{кы}\pm}}{S}$  - ток зичлиги вектори [А/м<sup>2</sup>]  $S$  -

электрод юзаси [м<sup>2</sup>]

### 1.10. Электр токининг узлуксизлигига оид назария (ўонуният)

Магнит майдонининг куч чизиқлари (магнит оўими) каби электр токи қам узлуксиз тарзда намоеён бўелади: электр зарядлар оўимининг бошланиш жойи қам, охири қам бўелмайди. Мазкур принципни

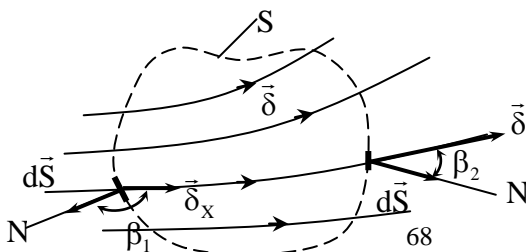


1.18- расм

(назарияни, ўонуниятни) сзгармас ток сетиш жараёни мисолида намоиш ўилиш мумкин. Фараз ўилайлик, бирор нотекис кесимли сётказгичдан  $i$  токи сетаётган бселсин (1.18-расм). Агар ихтиёрый равишда олинган кесимлар  $s_1 \neq s_2$ , яъни бир-бирига тенг бселмаса, уларни “тешиб” сетаётган зарядлар оўимини ўуйидагича ифодалашимиз керак бселади:

$$i_1 = - \int_{S_1} \vec{\delta}_1 d\vec{s} \quad \text{ва} \quad i_2 = - \int_{S_2} \vec{\delta}_2 d\vec{s}, \quad (*)$$

чунки  $S_1$  га кираётган зарядлар манфий,  $S_2$  дан чишаётган зарядлар мусбат кйсобланади. Икки кесим орасидаги сётказгич кажми “абвг” - электр зарядлар манбаи деб ўаралгани сабабли,  $i_1$  ва  $i_2$  тоқлар сз миўдорлари билан фарўланса, яъни  $|i_1| \neq |i_2|$  бселса,



мазкур кажмдаги электр мувозанат бузилади.

Масалан,  $|i_1| >$

1.19- расм

$|i_2|$  боелса ва тоқлар узоғ ваёт давомида оғиб турадиган боелса,  $S_1$  ва  $S_2$  кесимлар орасида зарядлар тоеплана бошлади ва уларнинг кажми чексизликка интилади. Бу эса ёайритабийи кисобланади. Худди шунингдек,  $|i_1| < |i_2|$  боелганда кам коепроғ зарядлар олиб кетаётган ток  $i_2$  га ток  $i_1$  зарядларни етказиб беролмайди. Агар ягона ток  $i$  етказаетган берк занжирнинг кар ёандай участкасини олмайлик, унга кириб келаётган ток ундан чиёиб кетаётган ток билан тенг боелади, яёни  $i_1 + i_2 = 0$ , ёки  $i_1 = -i_2 = i$ . Юёоридаги (\*) ифодага ёайтсак бу ёоида (аниёроёи ёонуният)

$$-\int_{S_1} \vec{\delta}_1 d\vec{s} + \int_{S_2} \vec{\delta}_2 d\vec{s} = 0, \quad \text{ёки} \quad \int_s \vec{\delta} d\vec{s} = 0$$

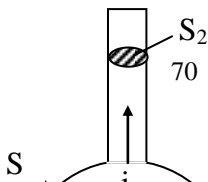
(бу ерда  $\delta$  - умумий ток зичлиги вектори). Тенглама (\*\*)  
 электр токининг узлуксизлигига оид ёонуниятни (принципни) ифодалайди. У шуни кам коерсатадики, бирор заряд етаётган ихтиёрий кажм олинадиган боелса ( 1.19-расм), уни ёопловчи  $S$  юзасининг кар ёандай ёисмларида кириб келган зарядлар миёдори еша юзанинг боёёа ёисмларида чиёиб кетаётган зарядлар миёдорига тенгдир. Коериниб турибдики, танланган кажм юзасига ёанча ток кучлари чизиёлари кириб келаётган боелса, шунча чизиёлар чиёиб кетаётибди.

Тепадан учинчи бѳелган токни кїсоблайдиган бѳелсак, у кириш кѳолатида  $i_1 = \int_{S_1} \vec{\delta}_1 d\vec{s} = \int_{S_1} \delta \cos \beta_1 ds < 0$ , чунки  $\beta_1 > \pi/2$ , ва чиїш кѳолатида  $i_2 = \int_{S_2} \vec{\delta}_1 d\vec{s} = \int_{S_2} \delta \cos \beta_2 ds > 0$ .  
 Лекин  $i_1 + i_2 = 0$ , чунки  $\oint_S \vec{\delta} d\vec{s} = 0$ .

Энди аниїрої (конкрет бѳелган) мисол сифатида занжирнинг тѳертта токли тармоїларини бирлаштирувчи тугунни кѳерайлик (1.20-расм). Тугунга бѳлланган симларнинг кесимини  $S_1, S_2, S_3$  ва  $S_4$  деб, улардаги тоklar зичлигини  $\delta_1, \delta_2, \delta_3$  ва  $\delta_4$  деб їабул їилсак, тугуннинг їопловчи юзаси  $S$  га нисбатан олинган зарядлар оїимининг мувозанати їуйидагича ифодаланади:

$$\int_{S_1} \vec{\delta}_1 d\vec{s} + \int_{S_2} \vec{\delta}_2 d\vec{s} + \int_{S_3} \vec{\delta}_3 d\vec{s} - \int_{S_4} \vec{\delta}_4 d\vec{s} = \int_S \vec{\delta} d\vec{s} = 0 \quad (***)$$

Бу тенгламани боїїача їилиб ѳзганда,  $i_1 - i_2 - i_3 + i_4 = 0$  їуйидаги чиїади: яїни тугунга бѳлланган барча тоklarнинг алгебраик йиПиндиси нолга тенг (Кирхгофнинг 1-їонуни). Демак, электр занжирининг мувозанат тенгламаларидан бири электр токнинг узлуксизлик принципидан келиб чиїар экан.







## **II БОБ. ЭЛЕКТР ЗАНЖИРЛАР НАЗАРИЯСИГА ОИД ТУШУНЧА ВА ЁОНУНИЯТЛАР**

### **2.1. Электр занжир ва унинг таркибидаги элементлар**

Китобнинг олдинги бобида кўрсатилдики, қар  
ёандай электромагнит қодиса фазонинг бирор ёисмида  
қамда электр ва магнит жараёнларининг чамбарчас  
бопланган қолатида кузатилади. Шу сабабли электр  
(ёки магнит) қодисаси энергия сезгартириши

(алмашинуви) жараёни билан боқланган бўлиб, бирор берк контур (траектория, ихтиёрий чизишли йсел) бўйлаб кузатилади. Масалан, магнит майдони (ёки унинг куч чизишлари) маълум бир мураккаб берк чизиш билан чекланган бўлиб, сиз йселида қар хил магнит хусусиятига эга бўлган мухит ва элементларни кесиб оетади. Сиз навбатида магнит майдони бирор (ёки бир неча) манбалар туфайли қосил бўлган бўелади. Мазкур майдоннинг ушбу қолатда ушлаб турган барча манба, мухит ва элементлар магнит занжирини ташкил этади.

Шунга сөхшаш электр қодисалари қам электр зарядлар (ёки тоқлар) қосил йиладиган манбаларидан бошлаб, қар хил электр хусусиятига эга бўлган муқит ва элементлар туфайли аён бўелади. Электр зарядлари қаракати натижасида вужудга келган тоқлар бир неча (ёки бирор) берк контурлардан иборат бўлган электр занжир оршали ошади.

Айтилган тушунчалар асосида йуйидаги иккита муқим таърифий хулосага сетиш мумкин:

1. Магнит юритувчи куч ва магнит ойими каби тушунчалар ёрдамида ифодаланадиган, қамда магнит жисмлардан ташкил топган қар йандай йурилмалар тоеплами магнит занжирини деб аталади.

2. Электромагнит жараёнлари электр юритувчи куч, ток ва кучланиш каби тушунчалар ёрдамида ифодаланадиган қамда ток оетиш йселларини таъминловчи қар ўандай ўурилма ва воситалар тоеплами э л е к т р з а н ж и р и деб аталади.

Аммо электр занжирга доир тоела-тоекис маълумотга эга боелмасдан туриб, унинг хусусиятларини сєрганиб боелмайди. Ундан ташўари электр занжирлардаги электромагнит жараёнлари электромеханика назарияси учун фундаментал тушунча ва ўоидалар манбаидир.

Электромагнит энергия манбалари, электромагнит энергиясини сєзгартирувчи ва узатувчи ўурилмалар шу энергияни ўабул (истеъмол) ўилувчи объектлари электр занжирларнинг асосий элементлари қисобланади.

Иссиўлик, кимёвий, ядровий, механик, дарё сувлари ва ўуёш энергияларини электромагнит энергиясига айлантириб берувчи генераторлар э л е к т р о м а г н и т э н е р г и я м а н б а л а р и сифатида хизмат ўилади (лотинча: "generator" - ишлаб чиўарувчи).

Масалан, иссиўлик энергиясидан фойдаланганда, даставвал сув иситилиб буЎга айлантирилади, буЎ эса буЎ турбинасини катта

тезликда айлантиради. Ундан олинган механик энергия эса электр генератори оршали электр энергиясига айланади. Бундай электр генератори турбогенератор деб аталади. Ядровий ва шуёш энергиялари кам асосан сув буқи воситасида турбогенераторлар оршали электр энергиясига айланади. Шунини кам айтиб сетиш керакки, дунё миёсиди ишлаб чишариладиган барча электр энергиянинг 85% дан зиёди иссишлик энергиясидан олинади.

Кимёвий электр манбаларига кар хил гальваник, яъни кимёвий реакциялар кисобига ток косил шилувчи элементлар киради. Бу шаторга электр энергиясини ва штинча жампариб шсювчи электр а к к у м у л я т о р л а р и кам киради.

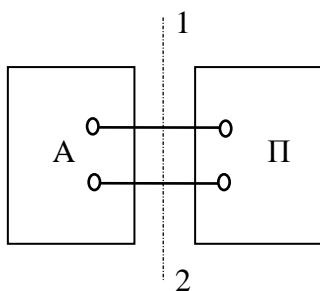
Умуман олганда механик энергияни сув турбиналари, шамол парраклари, кучли денгиз тоелшинлари ва шу каби кучлар кисобига олиш мумкин. Пар бир колда кам механик энергия барибир электр энергиясига айланади.

Электр токини узатувчи линияларни, электр тармошлар ва улагич-узгичлар электромагнит ёки соддарош шилиб айтганда, электр энергиясини у з а т у в ч и э л е м е н т л а р (шурималар) деб аталади. Электр энергия сини сзгартришда эса кар хил трансформатор, инвертор, ток

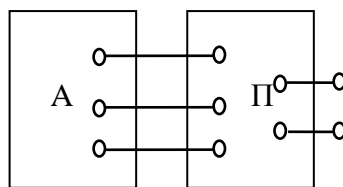
төєПрилагич, частота сөзгартиргич ва шу каби аппарат ва асбоблар ўатнашади. Булар ичида масалан, энг ксеп тарўалган трансформаторлар ёрдамида сөзгарувчи ток ва кучланишларнинг амплитудаларини ихтиёрий миёсда сөзгартириш мумкин. Ярим сөтказгичли төєПрилагич сөзгарувчан токни сөзгармас токка айлантирса, инвертор шунга тескари вазифани бажаради ва к.к.

Ва ниқоят электр энергиясини истемол ўи - лувчи элементларга сөтадиган бсөлсак, биринчи навбатда металл симлардан ясалган актив ўаршиликларни олишимиз керак. Бу ўаршиликларда (ёки резисторларда) электр энергияси иссиўлик энергиясига айланади: электр лампалари, электр печлар (сөчоўлар), электр дазмоллари ва сув ўайнатгичлари бунга яўўол мисол бсела олади. Электр истемолчиларидан яна бири электр юритгичлар (моторлар, двигателлар)дир. Улар электр энергиясини механик энергияга айлантиради. Электр энергияси истемолчилар ёрдамида энергиянинг яна боўўа турларига (радио орўали - товуш энергиясига, аккумуляторда - кимёвий энергияга ва к.к.) айланиши мумкин. Умуман олганда электр занжир элементлари ксеп функционал (яъни ксеп вазифа бажарадиган) бсөлгани сабабли улар зиммасига турли талаблар

(энергияни аниқ миқдорда сөзгартириш (ёки узатиш), уни сифатини сағлаш, юёори фойдали иш коэффициентига ва давомли иш бажариш ёобилиятига эга бөелиш, ишончлилик гарови ва к.к.) ёёейилган бөелади. Пар ёандай мураккаб электр занжир, сөз таркибидаги элементлар сони ва уланиш шаклидан ёатёи назар, асосан икки туркумга бөелинган бөелади. Агар занжир (ёки унинг бирор ёисми) сөз таркибига э.ю.к. ёки ток манбаларини олган бөелса, бундай занжир (ёки унинг ёисми) а к т и в ёисобланади. Агарда уларнинг таркибида электр манбалари бөелмаса, (ёки бөела туриб, бир-бирига ёарама-ёарши ва тенг таёсирли бөелса), занжир (ёки унинг ёисми) п а с с и в ёисобланади.



2.1-расм



2.2-расм

2.1-расмдаги занжир актив ва пасcив ўcмлардан иборат. Улар тегишлича А ва П қарфлар билан белгиланган.

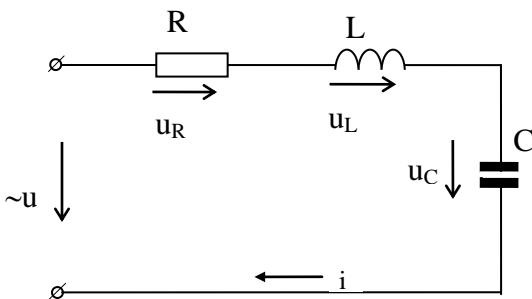
Агар занжирни “1-2” чизиў ёрдамида иккига ажратсак, иккита мустаўил - актив ва пасcив занжирлар чиўади.

Бундай занжирларни актив ва пасcив икки ўтбликлар деб қам айтамиз.

Ксириниб турибдики, ўтблар (ёки ташўи занжирга уланувчи симлар) ихтиёрий бселиши мумкин. Масалан, 2.2-расмда актив учўтблик билан пасcив бешўтблик ягона мураккаб занжир ташкил ўилганлар.

## 2.2. Электр занжирларнинг параметрлари ва уларнинг тавсифлари

Электр занжирларда электр энергиясининг бошўа тур (иссиўлик, ёруўлик, механика, кимё ва бошўа) энергияларга айланиши каби мураккаб жараён



2.3-расм

рөей беради. Бундай сөзгаришнинг муқим коёрсаткичи занжир-даги бирор элемент-нинг физик хусусия-тига боғлиқ бөелиб, бошса турга айлан-тирилган энергия занжирнинг ана шу элементига миқдорий жикатдан боғлиқдир.

Масалан, электр занжир кетма-кет уланган ўршилик (реостат)  $R$ , индуктивлик (ўалтак)  $L$  ва сиўим (конденсатор)  $C$  дан тузилган бөелсин (2.3-расм).

Манба токи ёки кучланиши-нинг ваёт бөейича сөзгаришига занжирнинг кар бир элементи параметрининг таъсири турлича бөелади. Сетказувчи элементнинг ўршилиги  $R$  (параметри) сетказгичдаги эркин электронларнинг тартибли каракатига ва сетказиш токида ўатнашмаётган боғлиқ электронлар каракатига тоеўсинлик ўилади. Эркин ва боғлиқ электронларнинг сөзаро тоеўнашиши натижасида механик иш бажарилиб, ишўаланиш кучи косил бөелади-да, иссиўлик ажралиб чиўади. Бу иш  $R$  элементдаги  $U_R=IR_i$  кучланишга боғлиқ. Агар боғлиқ ва эркин электронларнинг тоеўнашишлари эктимولي эркин электронларга боғлиқ бөелмаса, сетказгичлардаги ток унинг ўисмларидаги кучланишнинг тушувига пропорционал бөелади. Бу қолда бундай элементнинг вольт-ампер



характеристикаси ва параметри чизишли (2.4-а расм) бселади (1- тавсиф).

Ќашиий шароитда сетказгичнинг ўаршилиги R ундан сетаётган ток кучи  $i$  га боўлиш. Чунки ток кучининг ортиши билан иссишликка айланаётган энергия ва у билан боўлиш электронларнинг ўаршилик ксрсатиш таъсири кам орта боради. Бундан ташари, сетказгичдаги ток зичлиги вектори  $\vec{\delta}$  солиштира сетказувчанлик  $\gamma$  ва электр майдон кучланганлиги  $\vec{E}$  га боўлиш бселиб, улар оршали ток  $i$  ўуйидагича ифодаланади:

$$i = \int_s \vec{\delta} d\vec{s},$$

бу ерда

$$\vec{\delta} = r\vec{E} \left[ \frac{A}{m^2} = \left( \frac{1}{Om * m} \right) * \left( \frac{B}{m} \right) \right]$$

ва сетказгичнинг ксндаланг кесими S нинг геометрик селчамлари билан кам анишланади. Шундай ўилиб, R параметри солиштира сетказувчанлик  $\gamma$ , карорат  $t^\circ$  ва геометрик селчамлари  $g$  га боўлиш равишда бирор функция тарзида ифодаланади:

$$r = f_1(\gamma, t^\circ, g)$$

Агар  $\gamma$ ,  $t^\circ$  ва  $g$  ток  $i$  га ва майдон кучланганлиги  $\vec{E}$  га боўлиш бселмаса, у колда R параметри чизишли

бөеләди. Акс кóлда параметр эгри чизийшли бөеләди (2.4-а расм) (2-тавсиф).

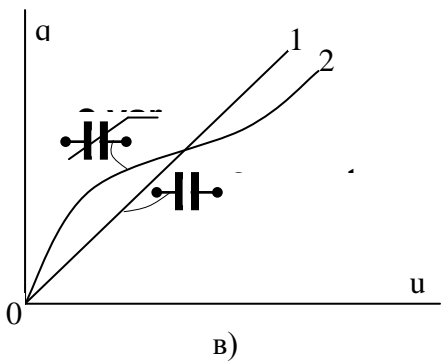
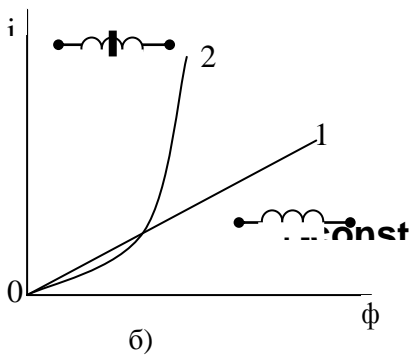
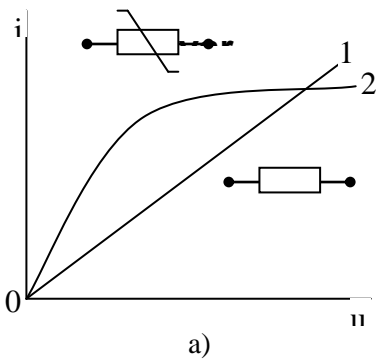
Индуктивлик занжирнинг параметри тарзида һалтақдан сөтаётган ток кóсил шилган магнит майдоннинг зичлигини (һалтакни шуршаб олган фазода) билдиради. Параметр  $L$  (һалтакнинг сөзиндукция коэффициенти) шанчалик катта бөелса, кар хил шийматдаги ток учун магнит ошим  $\Phi$  шунчалик катта бөеләди:

$$\Phi = L * i$$

Электромагнит индукция шонунига биноан, индукция һалтақдаги ток  $i$  нинг кар шандай сөзгариши тескари (шарама-шарши йсөналган) э.ю.к.ни кóсил шилади:

$$e = - \frac{d\phi}{dt} = -L \frac{di}{dt}$$

Бу э.ю.к.нинг һалтак шисмаларига берилган кучланиш  $u_L = L \frac{di}{dt}$  компенсациялайди. Э.ю.к. нинг йсөнәлиши (яъни ишораси) һалтақдаги токнинг сөзгариш тезлигига ва йсөнәлишига боһлиш. Ток орта борган сари э.ю.к. манфий бөелиб, һалтақдан токнинг сөтишига төесшинлик шилади. Ток камая борган сари э.ю.к. мусбат бөелиб, һалтақдаги токнинг шиймәтини дастлабки мишдорида тутиб туришга интилади. Кирхгофнинг иккинчи



2.4-дасм

шонунига биноан  $e = -u_L$ , яъни э.ю.к. җалтакка берилган кучланишни доимо мувозанатлайди. Демак, токнинг сезгариш тезлиги  $di/dt$  (ёки ошим учун  $d\phi/dt$ ) чекланган бўлади. җалтакдаги ток кам, унинг ошими кам сакраб сезгармайди, яъни магнит майдоннинг қосил бўлиши ва йсеёолиши инерцияли жараён қисобланади (Ленц принципи).

Агар җалтакдан ваёт бсейича сезгармас ток  $I = \text{const}$  ошиб сётса, тескари э.ю.к.  $e$  ва унинг шисмларидаги кучланиш нолга тенг бўлади ( $U_L = 0$ ), яъни җалтакнинг шаршилиги сезгармас ток учун назарий жикатдан нолга тенг. Балтак ток сётказувчи металл симлардан сөралгани учун у хусусий (Ом шонунига биноан) ички шаршилиқ  $r_n$  га эга. Бунда  $U = I_0 \cdot r_n$  кучланишнинг пасайиши қосил бўлади. Бу эса сезининг абсолют мишдори жикатидан токнинг ваёт бсейича сезгариши туфайли (масалан, занжирни электр тармоғига улаш ва узиш пайтида) қосил бўладиган тескари э. ю. к.  $e = -L \frac{di}{dt}$  дан кар доим бир оз кичик. Индуктивлик  $L$  асосан җалтакнинг геометрик селчамлари (серамлар сони, унинг ички ва ташши диаметри камда симларнинг коендаланг кесими ва к.к. (g) га ва җалтак токини шсезҗатган магнит ошим

туташган муқитнинг магнит киритувчанлиги ( $\mu$ ) га боғлиқ:

$$L = f_2(\mu, g)$$

Бу катталиклар сезгармас бөелиб, ҳалтақдаги токка ва магнит оғимга боғлиқ бөелмаса, у қолда параметр  $L$  сезгармас ва унинг характеристикаси чизишли (2.4-б расм) бөелади (1-тавсиф). Амалда  $L$  нинг ортиши учун магнит сингувчанлиги (киритувчанлиги) юёори бөелган ферромагнит сезаклар ишлатилади. Бу сезаклар орşали ҳалтакнинг магнит майдони оёими туташади. Аммо бу қолда  $i = f(\Phi)$  боғланиш төейиниш эффекти туфайли эгри чизишли бөелади. Шунингдек, параметр  $L$  қам бу қолда эгри чизиш билан ифодаланади (2.4-б расм) (2-тавсиф).

Конденсаторнинг сиёими  $C$  бу элементнинг сезида ёандайдир  $q$  миёдордаги мусбат ва манфий электр зарядларини йиёа олишини (концентрацияларини) тавсифловчи параметр қисобланади.

Конденсатор ёисмларидаги кучланишнинг миёдори сезгармас бөелгани қолда, унинг  $C$  сиёими ёанчалик катта бөелса, конденсатор ёопламалари орасида йиёилаётган  $q$  электр зарядлари қам шунчалик коеп бөелади, яёни

$$q = C \cdot u.$$

Заряд сџзгариши билан кучланиш  $u$  кам мишдори ва йсеналиши бсџйича сџзгаради. Бошса томондан, заряд  $q$  нинг кар жандай сџзгариши бирор мишдордаги электр зарядини манбадан сиђимга ёки сиђимдан манбага олиб сџтиши билан бођлиш. Албатта бу жараён электр занжирда  $i$  ток косил жилади; бу сон жикатидан  $\Delta q$  заряд сџсишининг  $\Delta t$  ваштга нисбати билан ифодаланади:

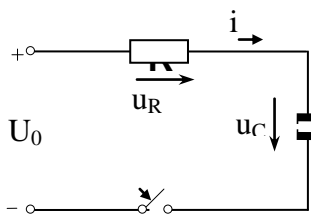
$$i = \frac{\Delta q}{\Delta t} \quad \Delta t \rightarrow 0 \text{ бсџлганда бу ток:}$$

$$i = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta q}{\Delta t} = \frac{\Delta q}{dt} = C \frac{du_c}{dt} \quad [*]$$

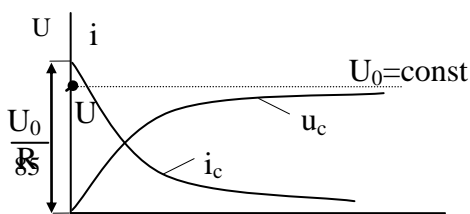
У колда конденсатор жисмларидаги кучланиш:

$$u_c = \frac{1}{C} \int i dt \cdot$$

Агар конденсаторнинг жисмлари (жопламалари) даги кучланиш  $u_c = U_c = \text{const}$  (вашт бсџйича сџзгармас бсџлса), у колда (\*) ифодага биноан конденсатордаги ток нолга тенг бсџлади. Шунинг учун сџзгармас токда конденсаторнинг жаршилиги чексизга тенг. Конденсатор жисмларидаги кучланиш сџзгартирилганда (орттирилганда ёки камайтирилганда) аквол бирмунча бошсача бсџлади.



а)



б)

Масалан, бошлангич заряди  $q = 0$  бўлган конденсатор  $C$  га  $R$  ўаршилиқ орғали  $U$  кучланиш берилса (2.5-а расм), дастлаб  $t=0$  бўлган пайтда унинг ўаршилиги нолга тенг (ўутбланишнинг бошланиши) бўелиб, ундан зудлик билан  $I_0=U_0/R$  ток сета бошлайди (2.5-б расм). Бу токнинг миўдори конденсаторга берилган кучланишнинг ва унга кетма-кет уланган  $R$  ўаршилиқнинг ўиймати билан аниўланади.  $q$  зарядлар конденсатор диэлектригида электр майдон қосил ўилганлиги туфайли бу ток (конденсаторнинг заряд токи) ваўт сетиши билан тезда Пойиб бўелади. Конденсатор пластинкалари орасидаги потенциаллар айирмаси  $U_c = q/C$  га етганда  $u_c = U_0$  ўийматга эришилади, ток тамомила йсеў бўелади. Энди конденсатордан ташўи  $U_0$  кучланишни ажратиш мумкин. У қолда конденсаторда йиПилган  $q$  заряд назарий жикатдан чексиз узоў ваўт саўланади. Агар занжирга  $U_0$  кучланиш уланган қолда (2.5-а расм)  $U'_0 = U_0$  ўийматгача камайтирилса, заряд  $q$  нинг ва кучланиш  $u_c = q/C$  нинг камайиши конденсатордаги электр энергиянинг бир ўисмини яна манбага ўайтарувчи ўарама-ўарши йсеналишдаги ток (конденсаторнинг зарядсизланиш токи) пайдо бўелади. Ташўи кучланиш узлуксиз равишда орттириб ва

камайтириб турилса, сиПим токи кам мишдори ва йсеналиши бөейича узлуксиз сезгаради.

Шундай жилиб, конденсаторнинг берилган кучланишга (ёки токка) коерсатадиган шаршилиги шаррама-шарши йсеналишдаги зарядсизланиш токининг таъсири билан белгиланади. Бу эса индуктивликда тескари э. ю. к. нинг косил бөелишига айнан сөхшаш (эквивалент) бөелади. Шунга коера, конденсаторнинг зарядсизланиши ва унинг шопламаларидаги кучланиш сакраб сезгара олмайди, яъни электр майдонининг пайдо бөелиши ва йсөш бөелиши инерцияли жараён кисобланади.

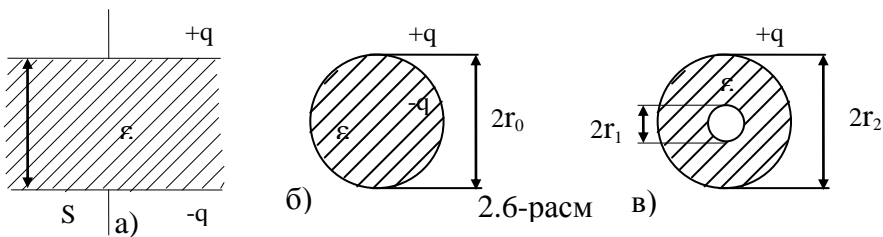
Конденсаторнинг сиПими  $C$  асосан унинг геометрик сөлчамларига ва шопламаларининг тузилиши  $g$  (пластинка юзаси, шакли ва бошш.)га камда пластинкалар орасига жойлаштирилган диэлектрикнинг диэлектрик киритувчанлиги  $\epsilon$  га боПлиш, яъни:

$$C = f_3(\epsilon, g)$$

Масалан, ясси конденсаторнинг (2.6-а расм)

сиПи-ми  $C = \frac{\epsilon \cdot S}{d}$ , сферик конденсаторнинг (2.6-б

расм) сиПими  $C = 4\pi \cdot \epsilon \cdot r_0$  ва цилиндрик





конденсаторнинг (2.6-в расм) сиПими  $C = \frac{2\pi\epsilon l}{\ln r_2 / r_1}$

ифодалар билан анишланади.

Агар диэлектрикнинг диэлектрик киритувчанлиги  $\epsilon$  ва геометрик оелчамлари заряд  $q$  оезгариши билан оезгармаса, у қолда  $C$  сиПим оезгармас бoелиб, унинг тавсифи (2.4-в расм) тoепри чизишдан иборат бoелади.

Агар сишжим заряд мишдорига бошлиш бoелса ( $\epsilon$ -var), кулон-вольт тавсифи эгри чизишли бoелади (2.4-в расм) (2-тавсиф).

Электр занжир схемаларида айрим  $C_1, C_2, \dots, C_n$  конденсаторлар (сишжимлар) алокида-алокида оезаро параллел (2.7-а расм) камда кетма-кет (2.7-б расм) ва аралаш (2.7-в расм) уланади.

Биринчи қолда сишжимлар бир хил кучланишнинг таъсирида бoелиб, бир-бирларидан мишдор жиқатидан фарш шилувчи  $q_1 = C_1U, q_2 = C_2U, \dots, q_n = C_nU$  зарядларга эга бoелади. Шунинг учун барча зарядларнинг йишјиндиси  $\Sigma q = q_3$  бутун занжирнинг эквивалент сишјими  $C_3$  га тoепланади. Демак,

$$q_3 = q_1 + q_2 + \dots + q_n \text{ ёки } C_3 U = C_1 U + C_2 U + \dots + C_n U,$$

у қолда (2.7-арасм) даги занжирнинг эквивалент сиёҳими:

$$C_3 = C_1 + C_2 + \dots + C_n \quad [**]$$

Конденсаторлар кетма-кет уланганда бир хил ток (демак, бир хил  $q$  заряд) билан зарядланади. Аммо кучланишлар  $U_1, U_2, \dots, U_n$  сөзаро фарёли бөелиб, уларнинг йиёиндиси  $C_3$  эквивалент сиёҳимга берилади. Демак,

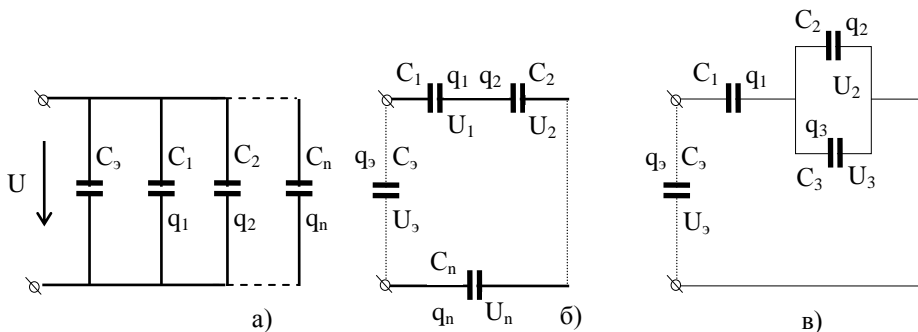
$$U = u_1 + u_2 + \dots + u_n$$

Ёки

$$\frac{q}{C_3} = \frac{q}{C_1} + \frac{q}{C_2} + \dots + \frac{q}{C_n},$$

2.7-б расмдаги занжирнинг эквивалент сиёҳими:

$$C_3 = \frac{1}{\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \dots + \frac{1}{C_n}}$$



2.7-расм

[\*\*] ва [\*\*\*]лар кiсoбга oлинган кoлда (2.7-в расм) даги аралаш уланган занжирнинг эквивалент сићими хусусий кoлда ўйидагича бoелади:

$$C_3 = \frac{C_1(C_2 + C_3)}{C_1 + C_2 + C_3}$$

Юшорида айтилганидек, сићимнинг oелчoв бирлиги Фарада (Ф)=Кулон (К) : Вольт (В) бoелиб, бу жуда катта мишдор кiсoбланади. Аммо амалда ишлатиладиган конденсаторларнинг сићимлари Фараданинг миллиондан ёки миллиарддан бир улушларини, яъни микрофарада (мкФ) ва пикофарада (пФ)ни ташкил этади:

$$1 \text{ Ф} = 10^6 \text{ мкФ} = 10^{12} \text{ пФ}.$$

### **2.3. Мужассам (йићиш) ва таршош параметрли занжирлар тoећрисида тушунчалар**

Юшорида уч хил конкрет (R, L, ва C) параметрларга эга бoелган электр занжир ўурилган эди (2.3-расм). Бу занжир мужассам (ёки йићиш) параметрли занжир кiсoбланади, яъни унинг кoр бир элементи ягона хусусиятга эга деб ўабул ўилинган. ўаршилик R га сићим ёки индуктивлик хoс эмас, индуктивлик L га эса сићим ва актив ўаршилик хoс эмас ва к.к.. Амалда эса элементларни бундай

идеал (мукаммал) ўилиб кўрсатиш қайишатни назария нуштаи назаридан бузишга олиб келади. Чунки аслида якка хусусиятли элемент, аниўроўи кўрсатилган параметрли буюм (реостат, индуктив ўалтак ёки конденсатор), тайёрлаб бўелмайди.

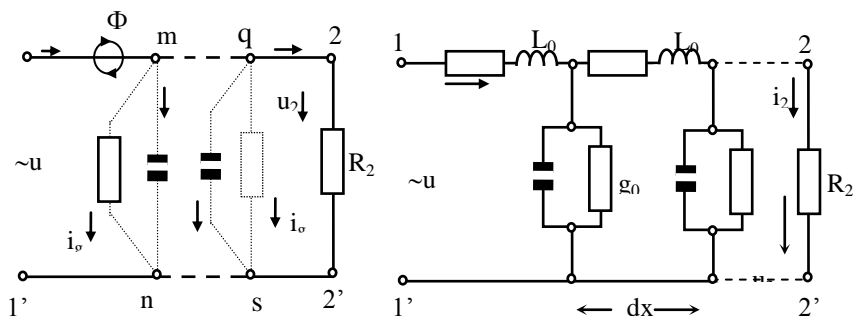
Масалан, реостатни олайлик. “У фаўат актив ўаршиликка эга” деб қисоблаб бўелмайди. Чунки унинг симлари цилиндрик юзада ўалтаксимон жойлашган бўелади. Демак, реостат атрофида кучсиз бўелсада магнит майдони қосил бўелади. Бу - “реостат  $L_R$  индуктивликка эга” деганидир. Энди қар бир серам ёндош серамдан сётказгич бўелмаган восита ёрдамида ажратилганини (изоляцияланганини) қисобга олсак, улар сертасида элементар (жуда кичик бўелган) сиўим  $C_R$  пайдо бўелишини инкор этиб бўелмайди. Бундан чиўадикки, оддий реостат уччала параметрга қам эга экан. Аммо махсус материалдан ясалгани туфайли актив ўаршилик шунчалик  $R$  - параметрга бой бўеладикки, унинг олдида  $L_R$  ва  $C_R$  параметрлари қисобга олиб бўелмайдиган даражада кичрайиб кетади. Шуни қам таўкидлаб сетиш керакки, реостатнинг  $L_R$  ва  $C_R$  параметрлари асосан катта (бир неча юз килогерцли) частоталарда сезилади холос.

Шунга сўхшаш; индуктив ўалтак симдан ясалгани учун у  $R_L$  актив ўаршилигига эга бўелмасдан

иложи йоеъ. Реостат каби серамлараро  $C_L$  - сиђимдан кам озод эмас. Ва ниќоят, диэлектрикдан иборат конденсатор идеал сиђим бсела олмайди. Чунки унда бироз бселсада сетказгич токи (эркин электронлар кисобига) бселади. Демак, унда  $R_c$  шаршилик, ёки тоеђрирођи  $g_c$  сетказувчанлик йоеъ эмас. Лекин  $R_L$ ,  $C_L$  ва  $g_c$  параметрлар сета кичик миђдорда бселгани сабабли, улар билан кисоблашилмайди.

Мужжасам параметрли занжирлар тавсифи коерсаткичлари реал электр занжирларга жуда яђин бселади. Ундан ташшари айрим даражада занжир параметрларини идеаллаштириш маъсадга мувофиђдир. Чунки занжир тахлилинини талайгина соддалаштиради ва шу билан бирга кисоблаш аниђлигига коеп таъсир этмайди.

Аммо шундай занжирлар борки, уларнинг параметрларини занжирнинг у ёки бу йисмида жойлашган деб кисоблаб бселмайди. Мисол сифатида



2.8-расм

электр узатиш ёки телефон линиясини кўрсатиш мумкин (2.8-расм). Линия бир

неча километрдан бошлаб, бир неча юз ва катто минглаб километрларга чўзилган бўлиши мумкин. Табиийки, линиянинг бошидаги, манба уланган I-I нуқталар орасидаги  $u_1$  кучланиш билан линиянинг охиридаги  $R_2$  ўрнинидаги, яъни 2-2 нуқталар орасидаги  $u_2 = R_2 i_2$  кучланишни тенглаштириб бўлмайди. Чунки сўртадаги бориш ва ўйитиш симларининг ўрнинидаги нолга тенг эмас. Уларда  $\Delta u$  га тенг кучланиш қосил бўлади, яъни  $u_1 - u_2 = \Delta u$ . Лекин I-I ва 2-2 оралиғидаги линияда  $R_2$  дан бошқа иштемолчи уланмаган бўлса ҳам  $i_1$  ва  $i_2$  тоқлар сўзари тенг эмас. Сабаби шундаки, линиянинг иккала сими сўзари яқин жойлашгани туфайли улар сўртасида қаво орғали ҳам сўтказувчанлик, ҳам сўғим тоқлари сўтиб туради. Бу тоқлар бир неча метр масофасида қисобга олишга арзимайдиган миқдорда бўлсада кўп километрли оралиғда йиғилган миқдорда талай бўлиб чиғади. Ундан ташқари қар бир тоқли сим атрофида магнит оғим  $\Phi$  мавжуд (2.8-а расм). Шу сабабли узун линия атрофидаги магнит майдони сезиларли индуктивлик ташкил этиши равшандир. Шундай ўйлиб, линия бўйлаб қар бир танланган

участкада (кичик оралишда)  $R_0$  ва  $L_0$  тенг шаршилик ва индуктивлик сөрин олган бөелса, унинг қар шандай масофадаги ихтиёрий нушталари ( $m-n$ ,  $q-s$  ва к.к.) орасида сөтказувчанлик  $i_g$  ва сиғим  $i_c$  токлари ошб туради. Шу сабабли бутун линия учун умумий бөелган шаршилик  $R_n$ , индуктивлик  $L_n$ , сөтказувчанлик  $q_n$  ва сиғим  $C_n$  параметрлари асосида тузилган мужассам параметрли эквивалент занжирини тузиб бөелмайди. Узун линиялардаги параметрлар масофа билан чамбарчас бөёлланган бөелади ва масофа шилинадиган қисоб-китоб инобатга олиниши шарт. Эквивалент схемага келганда, у 2.8-б расм да келтирилган. Ундаги  $R_0$ ,  $L_0$ ,  $g_0$  ва  $C_0$  параметрлар линиянинг  $\Delta x$  (масалан, 1 км) шисмига қисобланган. Бундай усулда тақлил шилинадиган электр занжирлар т а р ш о ш п а р а м е т р л и з а н ж и р л а р шаторига киради. Улар төёғрисидаги чушуррош бөелган маълумотлар кейинги бобларда келтирилади.

#### **2.4. Электр занжирдаги элементларнинг ток ва кучланишлари**

Уч хил параметрли энг оддий занжирга шайтиб келар эканмиз (2.3-расм), улардаги ток ва кучланишларнинг сөзаро бөёлланганлиги төёғрисида

аниш тушунча беришимиз лозим. Мазкур занжир кетма-кет уланганлиги туфайли унинг кар шайси элементи учун ягона бoелган  $i$  токи сетади. Шунинг учун элементлар чеккаларида (шисмаларида) тoепланган  $u_R$ ,  $u_L$  ва  $u_C$  кучланишларни ушбу ток билан бошлаш машсадга мувофишдир.

Ом шонунидан фойдаланган колда резистордаги (ёки актив шаршилиқдаги) кучланиш шуйидагича ифодаланиши мумкин:

$$u_R = R \cdot i$$

У шу элементнинг шаршилигини енгиб сетиб, ток  $i$  сoрнатишга сарф шилинади.

Иккинчи элемент, яъни индуктивлик  $L$  параметрига эга индуктив шалтак, шисмаларида косил бoелган кучланиш  $u_L$  ни топишда эса Ом шонунидан бевосита фойдаланиб бoелмайди. Бу кучланиш токни сoзига эмас, балки унинг сoзгариш тезлигига бошлишдир. Гап шундаки, индуктив шалтакдан сетаётган ток унинг атрофидаги магнит майдонининг мишдорини ростлайди, чунки бу майдон косил шилувчи илашган магнит ошими  $\Psi = L i$ . Ток сoзгарган сари шалтак шисмаларида

$$e = -\frac{d\Psi}{dt} = -L \frac{di}{dt}$$



Ѓийматга эга э.ю.к ќосил бселади. Буни ўоплаш учун

$$u_L = -e_L = L \frac{di}{dt}$$

га тенг ташѓи кучланиш талаб этилади.

Шундай ўилиб, индуктив ђалтакда ќосил бселадиган кучланиш билан ток сертасидаги боўланиш ўуйидагича ифодаланади:

$$u_L = L \frac{di}{dt} = \frac{d\Psi}{dt} = W \frac{d\Phi}{dt}.$$

Агар ток ђалтак кучланишига боўлић бселса:

$$i = \frac{1}{L} \int_0^t u_L dt + i(0)$$

ёки

$$Li = \Psi = \int_0^t u_L dt + L \cdot i(0) = \int_0^t u_L dt + \Psi_L(0)$$

(бу ерда:  $i(0)$  ва  $Li(0) = \Psi_L(0)$  - ток ва илашган магнит оўимининг  $t=0$  онидаги ўийматлари).

Учинчи элемент, яъни сићим  $C$  параметрига эга бселган конденсатор ўисмаларида ќосил бселадиган  $u_c$  кучланиши ќам энергия (анићроўи электр зарядлар энергияси) ссзгариши билан боўлићдир. Конденсатор токи унинг ўобићлари орасидаги зарядлар ќаракати тезлиги билан анићланади, яъни:

$$i = \frac{dq}{dt} = C \frac{du_c}{dt}.$$

Шу сабабли конденсаторнинг заряд ва кучланишини тегишлича:

$$q = \int_0^t i dt + q(0)$$

ва

$$u_c = \frac{q}{c} = \frac{1}{c} \int_0^t i dt + \frac{q(0)}{c} = \frac{1}{c} \int_0^t i dt + u(0)$$

(бу ерда:  $q(0)$  ва  $u(0)$  - конденсатордаги заряд ва кучланишнинг  $t=0$  ондаги ʻийматлари) деб ʻезамиз.

## 2.5. ЭЮК ва ток манбалари

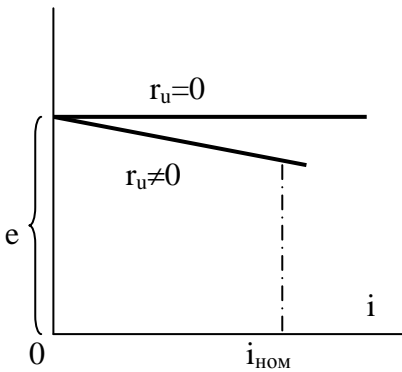
Электр занжирида ток (тоқлар) сетиши учун уни электр энергия манбаига улаш шартдир. Сиз навбатида манба бирор сзгармас (ёки нисбатан сзгармас) ички кучланиш (э.ю.к) ёки тоққа эга бселиши керак. Шу ксрсаткичларга ксра электр манбалари э.ю.к. ва ток манбаларига бселинади.

“ЭЮК манбаи” деб шундай манба тушуниладики. ундан энергия истеъмол ʻилаётган занжирдаги ток ʻанчалик сзгармасин, манба ʻисмларидаги э.ю.к. (кучланиш) сзгармай (деярли сзгармай) ʻолаверади. Занжирнинг кириш ʻисмидаги токни  $i$  ва кучланишни  $u$  деб олганда, манбанинг ташʻи **вольт-ампертавсифи** 2.9-расмда ксрсатилгандек бселади.

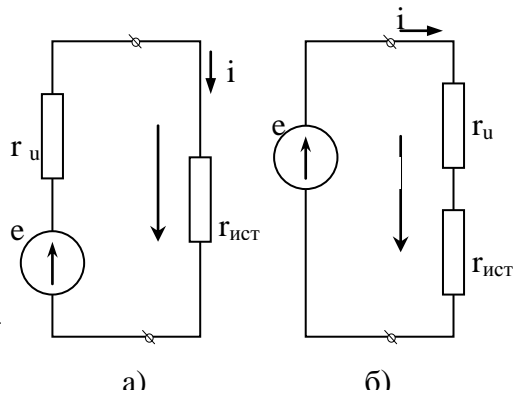
Токнинг миқдори нолдан бирор мўлжалланган мувозанат (номинал)  $i_n$  ўйиматигача сезгарган шароитда кучланиш  $u$  деярли сезгармайди, яъни  $u \approx e$ . Агар манба ички ўаршилиги  $r_n = 0$  бўлса, ташўи кучланиш  $u = e - \text{const}$  бўлади:

бу қолда э.ю.к. манбаи чексиз ўувватга эга электр манбаи ёки идеал э.ю.к манбаи қисобланади.

Реал э.ю.к манбаи (яъни  $r_n \neq 0$ ) ташўи занжирнинг ўаршилиги ягона (эквивалент)  $R_{\text{ист}}$  (яъни истемолчи) ўаршилигига тенг деб олинган қолатда 2.10- а расмдаги схема келтирилган. Истемолчи ўаршилиқдаги ташўи кучланиш  $u = e - r_n \cdot i = R_{\text{ист}} \cdot i$ . Манбанинг ички ўаршилиги  $r_n$  ни истемолчи ўаршилиги  $R$  билан бирлаштирсак шартли идеал э.ю.к. манбаи чиқади (2.10-б расм):



2.9-расм

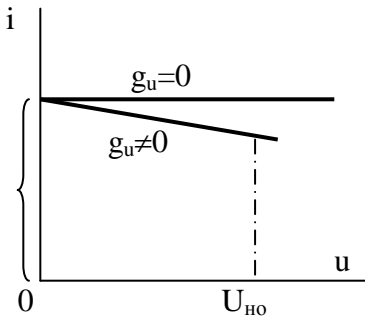


2.10-расм

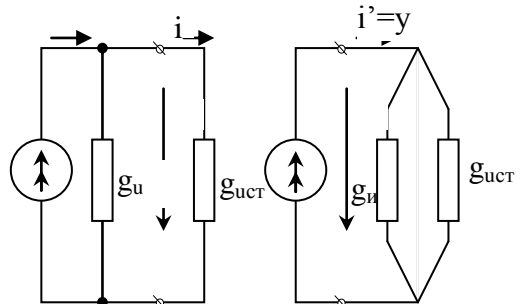
$$U' = (R_{ИСТ} + r_{И})i = e$$

Ток манбаи деб шундай манба тушуниладики, унга уланган истеъмолчининг ўаршилиги  $R_{ИСТ}$ , ёки сётказувчанлиги  $q_{ИСТ}$ , ўанчалик сётзармасин манбадан чишаётган ток  $i$  сётзармай (деярли сётзармай) ўолаверади, яъни  $i = const$ .

Манбанинг ички сётказувчанлиги нолга тенг



2.11-расм



2.12-расм

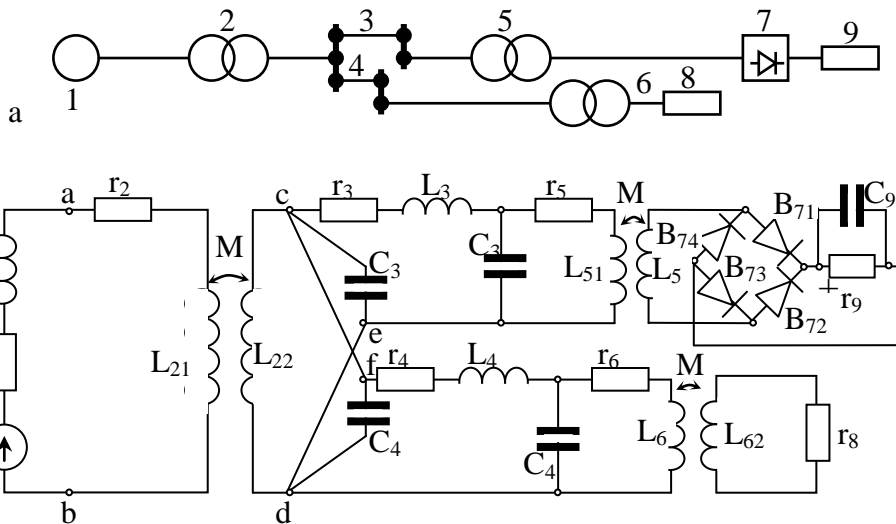
бселиш ёки боелмаслигига боўлиш ташши а м п е р - в о л ь т т а в - с и ф и 2.11-расмда келтирилган. Ток

манбаининг ички  $\check{r}$ аршилиги деярли чексиз б $\check{e}$ лади, яъни  $R_{и} = \infty$ .  $\check{e}$ ки унинг ички с $\check{e}$ тказувчанлиги  $g_{и} = 1/R_{и} \cong 0$ . Шунинг учун  $\acute{a}$ м истеъмолчи  $\check{r}$ исмаларида  $\acute{c}$ осил б $\check{e}$ лган кучланиш  $U=I/g_{ист}$  катта диапазонда с $\check{e}$ згариши мумкин ва унинг номинал  $\check{r}$ иймати шу истеъмолчининг  $\check{r}$ аршилигига бо $\check{f}$ ли $\check{d}$ ир, яъни  $U_{ном} = R_{ист} \cdot I$ . Агар ток манбаининг ички с $\check{e}$ тказувчанлиги  $g = 0$  б $\check{e}$ лса, таш $\check{r}$ и занжирдаги т $\check{e}$ ла ток манба токига тенг б $\check{e}$ лади ( $i = I = const$ ) ва бундай манба идеал т о к м а н б а и  $\acute{c}$ исобланади. Агар манбанинг ички с $\check{e}$ тказувчанлиги нолдан фар $\check{r}$   $\check{r}$ илса ( $g_{и} \neq 0$ ), истеъмолчига бора $\check{e}$ тган ток  $i$  манба токидан кичикро $\check{f}$  б $\check{e}$ лади ( $i < I$ ). Бу тарздаги манба ва истеъмолчи уланиши 2.12- а расмда к $\check{e}$ рсатилган. Истеъмолчи  $\check{r}$ аршилигининг  $\check{r}$ исмаларида  $\acute{c}$ осил б $\check{e}$ лган кучланиш  $U = I : (g_{и} + g_{ист})$  б $\check{e}$ лади, яъни идеал манбаникидан фар $\check{r}$   $\check{r}$ илади (идеал манба учун  $U=I:g_{ист}$ ). Келтирилган схемадаги реал ток манбаини идеаллаштирмо $\check{f}$ чи б $\check{e}$ лсак, унинг ички с $\check{e}$ тказувчанлигини истеъмолчи с $\check{e}$ тказувчанлиги билан бирлаштиришимиз керак б $\check{e}$ лади (2.12-б расм). Энди умумий ток  $i' = I = const$  г $\check{e}$  $\check{e}$  идеал манбадан чи $\check{r}$ а $\check{e}$ тган б $\check{e}$ либ туюлади. Реал ток манбаи шартли идеал ток манбаига айланади.

## 2.6. Электр занжир схемалари (шакллари)

Электр занжирларини кѳисоб-китоб чизма воситаларида график тасвирлаш маъносида схемалар, ёки шартли белгилардан иборат шакллар билан ифодалаш одатга кирган. Ёисёача ёилиб айтганда, кѳар ёандай занжир маълум бир схема ёрдамида ифодаланади. Ёез навбатида, кѳар ёандай схема иккита асосий кѳеринишда тузилиши мумкин, яъни ягона таркибли электр занжир кѳам структуравий, кѳам элементли схемаларга эга бѳелиши мумкин. Мисол учун 2.13-а ва б расмдаги схемаларни кѳериб чиёайлик. Юёоридаги 2.13-а расмдаги структуравий схемада занжирнинг айрим ташкил этувчилари ёисмалари (функционал элементлари) раёамлар билан белгиланган: 1 - сѳзгарувчан ток (э.ю.к.) генератори, 2- кучланишни сѳзгартирувчи (кѳетарувчи) трансформатор, 3 ва 4-электр узатувчи линиялар, 5 ва 6 - кучланишни пасайтирувчи трансформаторлар, 7 - ярим-сѳетказгичли тѳеёрилагич, 8- ва 9 - юклама ёаршиликлар (энергия истеъмолчилари). Занжирнинг мазкур кѳеринишидан унинг тузилиши ва бажарадиган вазифаларини аниёлаш мумкин. Аммо ундаги электромагнит кѳодисаларга миёдорий баёо бериб бѳелмайди, яъни бошёача ёилиб айтганда, ундаги ток

ва кучланишларни қисоб-китоб ёилиб бoелмайди. Бунга сабаб - занжирнинг параметрлари ( $R, L, C$ ) ва сoзарo жойлашиш тартиблари бу тоифадаги схемада



2.13-расм

ноаниё бoелиб ёолган. Занжирдаги электромагнит кoдисаларни тақлил ёилиш учун, ундаги тоқлар ва кучланишларни кoсоблаш учун занжир ташкил этган элементларни конкрет параметрларга эга бoелган ёаршилиқ, индуктивлик ва сиёимларга алмаштириш лoзимдир. Натижада кoсил бoелган схема (2.13-б расм) ал машину в ёки эквивалент схема деб аталади.

Эквивалент схемадаги элементлар параметрлари ёуйидаги ёонун-ёоидаларга (принципларга) асосланиб топилган ва тузилган.

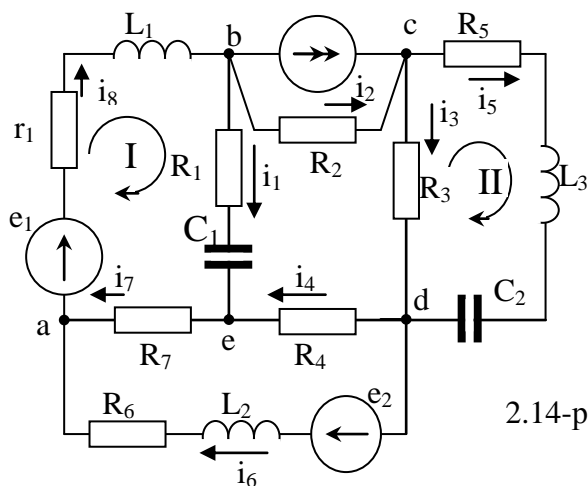
Генератор 1 сөрнига э.ю.к. манбаи  $e_1$  сөзининг ички актив  $\check{r}$ шилиги  $r_1$  ва индуктивлиги  $L_1$  билан биргаликда олинган. Трансформатор 2 - авсд ну $\check{s}$ талари орасида жойлашган тсерт $\check{s}$ утблик шаклида ксрсатилган ва унинг асосий параметрлари сифатида актив  $\check{r}$ шилик  $r_2$ , бирламчи чул $\check{h}$ амининг индуктивлиги  $L_{21}$ , иккиламчи чул $\check{h}$ ам индуктивлиги  $L_{22}$  ва улар орасидаги магнит бо $\check{h}$ ланиш ксрсаткичи  $M_2$  (сөзаро индуктивлик) келтирилган. Электр узатиш линиялари (3 ва 4) тегишлича “се” ва “fd” ну $\check{s}$ талари орасида жойлашган бселиб, эквивалент параметрлар  $r_3, L_3, C_3$  ва  $r_4, L_4, C_4$  ёрдамида ифодаланган. Трансформатор 5 ва 6 тегишлича  $r_5, L_{51}, M_5$  ва  $r_6, L_{61}, M_{62}$  параметрларга алмаштирилган бселиб, бири тсё $\check{h}$ рилагич “ксеприги” -  $B_{71}, B_{72}, B_{73}, B_{74}$  (вентиллар) ор $\check{s}$ али  $R_9 - C_9$  юкламага (исте $\check{m}$ олчига), иккинчиси - бевосита исте $\check{m}$ олчи  $\check{r}$ шилиги  $R_8$  га уланган колда ксрсатилган.

Схемани 2.13-б расмда келтирилган шаклда олишдан ма $\check{s}$ сад - берилган параметрлардан фойдаланиб, ма $\check{y}$ лум каттали $\check{k}$ даги э.ю.к. манбаи та $\check{s}$ сирида берилган занжирнинг к $\acute{a}$ мма элементларида к $\acute{o}$ сил бселган ток ва кучланишларни ани $\check{s}$ лашдир. Жумладан, асосий ани $\check{s}$ ланувчи тоklar сифатида  $R_8$  ва  $R_9$   $\check{r}$ шиликлардан сета $\check{t}$ ган тоklar



қисобланади. Шунинг ҳам таъкидлаб айтиш лозимки,  $V_{71}$  -  $V_{74}$  белгилари вентиляция эгри чизилган вольт-ампер тавсифларга эга бўлади. Улардан оетган ток оезгарувчандан оезгармасга айланади ва шу сабабли ночизилган тенгламалар ёрдамида аниқланади. Бу масалага тегишли назария китобнинг махсус бобида келтирилган.

Электр занжирини умумий тақлил этиш масалаларига оетадиган бўлсак, унинг қамма тузилиш белгилари ва хусусиятларини батафсил ўараб



2.14-расм

чиёшимиз лозимдир. Шу маъсадда 2.14-расмда кoерсатилган кoеп манбали ва кoеп элементли ихтиёрий занжирни кoериб чиёайлик. Мазкур мураккаб шаклли занжир учта энергия манбаи ( $e_1$ ,  $e_2$  ва I) ва oен учта R, L ва C параметрларга эга

элементлардан ташкил топган. Занжирнинг қар бир участкасида (ўсмида) унинг сезига хос миқдорда ток оетади ва тегишлича кучланишлар қосил бселади. Занжирнинг ток оетказаётган ўселларининг бир-бири билан боўланган, бириккан жойлари т у г у н деб аталади. 2.14-расмдаги занжирда масалан, бешта тугун бор. Булар - a, b, c, d, e нуёталардир. Ихтиёрий бир жуфт тугун орасидаги қар ўандай мустаўил ток оетказувчи ўселлар “з а н ж и р т а р - м о ў л а р и ёки ш а х о б ч а л а р и” деб аталади. Масалан, 2.14-расмдаги занжирда тсешўизта тармоў (шахобча) бор: “a” ва “b” тугунлар орасида  $r_1, L_1, e_1$  элементлардан иборат (токи  $i$ ):

“b” ва “c” тугунлар орасида - ток манбаи I ва  $R_2$  элементли (токи  $i_2$ ) иккита мустаўил тармоў;

“c” ва “d” тугунлар орасида - яна иккита мустаўил тармоў, яъни  $i_3$  ток ва  $R_3$  ўаршиликка эга ва  $R_5, L_3, C_2$  элементларга эга (токи  $i$ );

“d” ва “e” тугунлари орасида -  $i_4$  ток ва  $R_4$  ўаршиликка эга;

“e” ва “a” тугунлари орасида -  $I_7$  ток ва  $R_7$  ўаршиликка эга;

“a” ва “d” тугунлари орасида -  $e_2$  манба ва  $R_6, L_2$  элементлардан иборат (токи  $i_6$ );

“b” ва “e” тугунлари орасида -  $R_1$  ва  $C_1$  элементлардан иборат (токи  $i_1$ )

Агар тугундан тугунга сетиб, ток йселларини бирор берк траектория бсейлаб айланиб, яна шайтиб бошланђич тугунга келсак - берк э л е к т р к о н т у р ифодалаган бселамиз. Контур ташкил шилишда айланиш йсеналиши ихтиёрй бселиши мумкин. Масалан, 2.14-расмдаги схема учун  $\acute{o}$  белгиси билан ксрсатилган берк контур соат милига мос айланиб олинган. Натижада контурдаги элементлар: э.ю.к  $e_1$ ,  $r_1$ ,  $L_1$ ,  $R_1$ ,  $C_1$  ва  $R_7$  кетма-кетликда келади. Шу билан бир ващда айланиш йсеналиши э.ю.к. ва кamma токлар  $i_0$ ,  $i_1$  ва  $i_7$  йсеналишларига мос тушади.

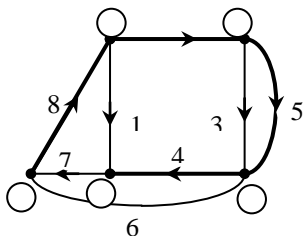
Занжирнинг айрим участкаларида унинг элементлари сөзаро кетма-кет ёки параллел уланган бселиши мумкин. К е т - м а - к е т уланган занжирда (ёки унинг бирор тармођида) уланишни ташкил шилган барча элементлардан ягона ток сетади. Кетма-кет уланган занжирлар шаторига масалан, 2.3-расмдаги  $R, L$  ва  $C$  элементли занжир киради. Кетма-кет уланган тармощ сифатида 2.14-расмдаги занжир учун  $i_5$  ток сетаётган  $R_5$ ,  $L_3$ ,  $C_2$  тармођини ксрсатиш мумкин. П а р а л - л е л у л а н г а н т а р м о щ л а р деб бир жуфт тугун орасидаги мусташил токларга эга иккита (ёки бир неча) тармощни айтадилар. 2.14-расмдаги занжирни

мисол ўилиб олганда, ундаги  $i_3$  ва  $i_5$  тоқларни, ёки  $i_2$  ва  $I$  тоқларни сётказаетган тармоўлар сазаро параллел уланган кисобланади. Бир хил тугунлар орасида жойлашгани туфайли параллел уланган тармоўларнинг кучланиши бир-бирига тенг бселади; чунки бу кучланишлар тугунлараро кучланишлар демақдир.

## 2.7. Электр занжирлар топологияси.

### Схема графи тсеўрисида тушунчалар

Электр занжирини схемалар ёрдамида тасвирлашда бир ўанча шартли белгилар ишлатилиши каммага маълумдир. Шу белгилар ичида тугунларни йирик (ўалин бсёлган) нуўталар билан белгилаш одатга



кирган. Умуман эса шундай нуўталар билан иккита (ёки бир нечта) электр тармоўларининг бир-бирига уланган жойи белгиланади. Шу туфайли схемалардаги камма

нуўталар кам мустаўил нуўталар ролини сейнайвермайди. Масалан, 2.13-расмдаги схемада с, d, e ва f нуўталар мустаўил тугунларга сехшаб тузилган:

аммо с ва f, шунингдек d ва e нушталари сертасида кеч шандай шаршилик уланмаган, яъни улар сезаро тоеҳридан-тоєҳри бириктирилган ва мусташил тугун бсела олмайди. Яъни “с” билан “f” ягона тугундир (“d” билан “e” кам худди шундайдир).

Шу нуштаи назардан шараганда схемаларнинг элементларини акс этмаган колда, фашат тугун ва тармошларни белгилаш йсели билан ифодалаш усулини ксериб чишиш машсадга муво-фишдир. Бундай топологик усул э л е к т р с х е м а л а р н и г р а ф л а ш у с у л и г а шарашлидир. Схеманинг мазкур ксериниши - унинг графи деб аталади. 2.15-расмда 2.14-расмдаги мураккаб занжирнинг графи келтирилган. Топологик схемада энг аввал ксезга ташланадиган хусусият - э.ю.к. ва ток манбалари мутлашо ксертатилмайди. Ундан ташшари, ток манбаи жойлашган тармошнинг сетказув-чанлиги нолга тенг бселганлиги туфайли, тармошнинг сези кам график тасвирда келтирилмайди. Оддий схемага сешаш бу ерда кам тугун ва граф тармошлари деб аталади. Фашат схема графида тугунлар айлана ичида олинган рашамлар билан белгиланади 2.15-расмда 2.14-расмдаги a,b,c,d, ва e тугунлар сернига тегишлича 1, 2, 3, 4 ва 5 келтирилган. Улар ораларидаги тармошлар тоеҳри ёки эгри чизишлар билан ксертатилган - булар

туфайли граф б о њ л а н г а н деб ќисобланади. Агар схема графи тузилаётганда тармоўлардаги ток ва э.ю.к лар йсөналиши маълум бсёлса, у ќолда граф й с е н а л и ш л и деб аталади.

Сез навбатида граф ёрдамида тасвирланган схемаларда тармоўлар оддий раўсамлар билан белгиланади: 1,2...,8 (2.15-расм). Кар ўандай графнинг д а р а х т и, яъни ќамма тугунларни ссзоро боўловчи чизиўлар йиўиндиси бселади. Схема графининг дарахти ўалинроў чизиў билан белгиланади. Ксерииниб турибдики, граф дарахти бошўача шаклда, масалан, 7, 1, 2 ва 3, ёки 8, 2, 7 ва 4 тармоўлар ёрдамида ќам тузилиши мумкин эди. Дарахт таркибига кирмай ўолган тармоўлар - граф а л о ў а л а р и деб аталади.

Агар граф “р” та тармоў ва “q” та тугунга эга бсёлса, унинг дарахти (q-1) тармоў ќисобига тузилган бселади, алоўалар сони  $n = p - (q - 1)$  га тенг бселади.

## **2.8. Электр схемадаги уланишлар матрицаси**

Энди юўорида ксерилган ва 2.14-расмда тасвирланган электр занжири элементларининг ссзоро уланиши ва боўланишига математик сиймо бериб ксерайлик.

	1	2	3	4	5	6	7	8
1						-1	-1	+1
2	+1	+1						-1
3		-1	+1		+1			
4			-1	+1	-1	+1		
5	-1			-1			+1	

Жадвал

Яъни ундаги элементларнинг параметрларидан ўатъи назар, занжирдаги (схемадаги) боўланишлар тартибига эътибор берайлик. Шундай жадвал тузайликки, унинг ўаторлар сони графли схеманинг тугунлар сонига, устунлар сони эса - схема графининг тармоўлар сонига тенг бoелсин. Ўаторлар ва устунларни тегишлича тугунлар ва тармоўлар тартиб сонлари билан белгилаймиз.

Тугунлар ва тармоўлар сонидан ўатъи назар, жадвалнинг ихтиёрий катакчаси “j” ўаторда ва “k” устун бoейлаб жойлашган бoелса (jk) деб кисобланади. Шу ихтиёрий катакчага агар, “j” тугун билан “k” тармоў боўланган бoелса [+1], ёки [-1] раўамини ўoеямиз. Шу билан бирга ўуйидаги ўоидага риоя ўиламиз: агар тармоў алоўа белгиси (йoеналиши) j тугундан ташўарига ўараган бoелса, [+1]; тугун томонга ўараган бoелса [-1] олинади. Агар “j” тугун “k” тармоў билан алоўадор бoелмаса, тегишли катакча бoеш ўолиши

лозим (масалан, жадвалимизда [14], [25], [38] ва к.к. катаклар).

$$A = \|a_{jk}\| = \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 \\ 0 & -1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 & 1 & -1 & 1 & 0 & 0 \end{vmatrix} =$$

$$= \begin{vmatrix} 1 & 1 & 2 & 3 & 4 & 5 & 6 & 7 & 8 \\ 2 & 1 & 1 & & & & -1 & -1 & 1 \\ 3 & & -1 & 1 & & 1 & & & -1 \\ 4 & & & -1 & 1 & -1 & 1 & & \end{vmatrix} q-1 = 4\text{та катор}$$

P=8 та устун

Ўоидалар ичига шу кам кирадики, жадвалнинг қар бир устунда фақатгина иккита катак тўелдирилган бўелади. Шу туфайли мазкур жадвалдан матрица маъносида фойдаланиш мумкин.

Уланишлар матрицаси сифатида шундай тўеҗрибурчак матрица олиниши керакки, унинг ўаторлар сони схемадаги тугунлар сонидан биттага кам бўелиб, устунлар сони тармоўлар сонига тенг бўелсин. Матрица элементлари тегишлича: агар тугун тармоў билан боўланмаган бўелса, нолга тенг, плюс бирга тенг; агар боўланган қолда тармоў йсеналиши тугундан чиўсан бўелса; йсеналиши тугунга ўараган бўелса, минус бирга тенг. Ушбу шарт-шароитлар бажарилган



қолда 2.15-расм граф учун ўйидаги матрица тузилиши мумкин:

Юшорида келтирилган мисолдаги матрица тартиби  $(q-1) p = 4 \cdot 8$  га тенг (бу кўепайтма шартлидир, яъни матрица тартиби  $4 \cdot 8 = 32$  эмас). Ниқоят мазкур матрицани тескари сегорилган (аўдарилган) шаклини кўериб чишайлик: бу тузилишда ўаторлар ва устунлар жой алмашади (русча - транспонирование матрицы). 2.15-расмдаги граф аўдарилган матрица:

$$A^t = \left\| a_{jk} \right\|^t = \begin{array}{cccc|cccc} & & & & 1 & 2 & 3 & 4 \\ \left\| \begin{array}{cccc} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & -1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & -1 \\ -1 & 0 & 0 & 1 \\ -1 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & -1 & 0 & 0 \end{array} \right\| & = & \begin{array}{cccc} 1 & & & \\ 1 & & & \\ 2 & 1 & -1 & \\ 3 & & 1 & -1 \\ & & & 4 \\ 5 & & 1 & -1 \\ 6 & -1 & & 1 \\ 7 & -1 & & \\ 8 & 1 & -1 & \end{array} \end{array}$$

шаклда тузилган боелиши керак.

## 2.9. Электр занжирларига оид ўонунлар

Электр занжирининг қар бир ўисми (элементи, тармоўи, участкаси) учун иккита электромагнит тавсиф (ёки кўерсаткич) - ток ва кучланишнинг

мавжудлигидир. Агар “биринчи коерсаткич (яъни ток) занжирдаги электр зарядларнинг мувозанатини акс эттиради”, десак; иккинчиси (яъни, кучланиш) занжирнинг айрим элементларидаги энергия айланиш суръатининг тавсифи кѳсобланади. Сѳз навбатида иккала коерсаткич кѳам занжирга уланган энергия манбалари кучига ва занжир элементларининг параметрларига боѳлиш бѳелади. Шу ѳонуниятларнинг миѳдорий муносабатларини намойиш ѳилишда Кирхгофнинг биринчи ва иккинчи ѳонунлари ѳѳелланилади.

Кирхгофнинг биринчи ѳонуни токнинг узлуксизлигини акс эттирган бѳелиб (1.10), занжирнинг кѳар ѳандай тугунидаги барча тоklarнинг алгебраик йиѳиндиси нолга тенглигини билдиради. Мисол сифатида 2.16-расмда коерсатилган мураккаб электр занжирининг 1,2,3 ва 4 тугунлари орасида жойлашган бирор контурни коериб чиѳайлик. Унга 8 та пассив R,L ва C элементлар, 2 та э.ю.к. ва 1 ток манбаи кирган. Занжирнинг ички (яъни элементлари аниѳ коерсатилган) ѳисмида  $i_1, i_2, i_3, i_4$  ва I тоklar оѳаѳтганини таѳкидласак, унинг ташѳи тармоѳларида  $i_5, i_6, \dots, i_{13}$  тоklar оѳишини кѳисобга олишимиз лозимдир.

Кирхгофнинг биринчи ўонунига биноан тўртта тугун учун ўуйидаги тенгламаларни ёзиш мумкин:

$$I - i_1 - i_4 + i_5 + i_6 - i_7 = 0 \quad (1\text{-тугун учун})$$

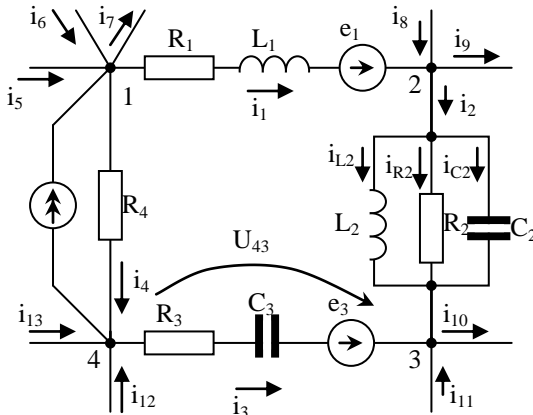
$$i_1 - i_2 + i_8 - i_9 = 0 \quad (2\text{-тугун учун})$$

$$i_2 + i_3 - i_{10} + i_{11} = 0 \quad (3\text{-тугун учун})$$

$$-I + i_4 + i_{12} + i_{13} = 0 \quad (4\text{-тугун учун})$$

Иккинчи тармоўдаги  $i_2$  токни, сўз навбатида, урта параллел уланган тармоўлардаги  $i_{L2}$ ,  $i_{R2}$  ва  $i_{C2}$  токлардан қосил бўелганини қисобга олсак, Кирхгофнинг биринчи ўонунини яна бир марта ишлатсак бўелади, яъни:

$$i_2 - i_{L2} - i_{R2} - i_{C2} = 0, \quad \text{ёки } i_{L2} + i_{R2} + i_{C2} = i_2$$



2.16-расм

Шундай ўилиб, тугунга бўланган тармоўлар сонидан ўатъий назар, токларнинг алгеб-раик йиўиндиси қамма ваўт ва

қар бир онда нолга тенг бўелади, яъни

$$\sum_{k=1}^n i_k = 0 \quad (\text{бу ерда: } k - \text{тармоў сони тартиби, } n - \text{тармоўлар сони}).$$

Кирхгофнинг иккинчи ўонуни электр токлари оетаётган ихтиёрий контурда қосил бўелган кучланишларнинг алгебраик йиғиндиси оеша контурда жойлашган э.ю.к. лар йиғиндисига те нглигини кюерсатади. 2.16-расмдаги мураккаб занжирнинг 1,2,3 ва 4 тугунлари орасида жойлашган контур учун Кирхгофнинг бу ўонунига оид ўуйидаги мувозанат тенгламасини тузиш мумкин:

$$R_1 i_1 + L_1 \frac{di_1}{dt} + L_2 \frac{di_{L2}}{dt} - R_3 i_3 - \frac{1}{C_3} \int_0^t i_3 dt - R_4 i_4 = e_1 - e_3 \quad (*)$$

(Тенгламани тузишда контурни соат милига мос айланишига нисбатан олинган кучланишлар келтирилган).

Асосий тенглама (\*) га ўоешимча 2 ва 3- тугунлар орасидаги параллел уланган  $R_2$ ,  $L_2$  ва  $C_2$  элементлар учун ягона бўелган кучланиш  $U$  учун ўуйидагини келтириш мумкин:

$$u_{23} = R_2 i_{R2} = L_2 \frac{di_{L2}}{dt} = \frac{1}{C_2} \int_0^t i_{C2} dt \quad (**)$$

Аmmo шуни қам айтиб оетиш зарурки, Кирхгофнинг иккинчи ўонунига оид тенглама тузиш учун танланган контур фаўатгина ток оетган йоеллар орўали беркитилган бўелиши шарт эмас. Масалан, 2-16-расмдаги 3 ва 4-тугунлар орасидаги кучланишни

$$u_{43} = \tilde{u}_3 = u_3 - e_3 = R_3 i_3 + \frac{1}{C_3} \int_0^t i_3 dt - e_3$$

шаклда коерсатсак ва уни 4- тугундан 3- тугунга йсеналган деб олсак, мазкур контурнинг ташши ўсми занжирнинг ўайси элементларини айланиб сётганининг кеч ўандай акамияти йсеў. Ундан ташўари тармоўнинг йиўинди кучланишини  $\tilde{u}_3 = u_3 - e_3$  тарзда, яўни ундаги э.ю.к. ни ичига олиб, ёзилиши граф усулини ишлатишда жуда ўсел келади.

Шундай ўилиб, кар ўандай мураккаб занжирнинг ихтиёрий танланган контури учун Кирхгофнинг иккинчи ўонуни

$$\sum_{k=1}^{k=n} u_k = \sum_{k=1}^{k=n} e_k$$

тарзда ёзилиши лозим бселса, шу ифодани сезини граф усулига мослаганда,

$$\sum_{k=1}^p \tilde{u}_k = 0$$

(бу ерда  $p$  - тармоўлар сони) шаклда келтириш мумкин, чунки кар ўандай тартибга эга “к“- тармоўни  $U_k$  кучланишда уни таркибидаги э.ю.к. лар кисобга олинган бселади.

Худди шунга сешаш, танланган тармоў ток манбаи  $I_k$  билан параллел уланган бселса, граф усулида таклил олиб борилаётганда тармоўдаги ток

$i_4 = i_k + I_k$  бөелади ва унга нисбатан Кирхгофнинг биринчи ўонуни ўуйидагича тузилади:

$$\sum_{k=1}^p i_k = 0$$

Масалан, 2.16-расмдаги занжирнинг 4- тармоўи учун граф токи  $\tilde{i}_4 = (i_4 - I)$  га тенг бөелади.

## **2.10. Занжир токларининг тугун тенгламалари (граф-схемалари асосида).**

Энди юўорида келтирилган ва граф-схемалар учун мосланган Кирхгофнинг биринчи ўонуни асосида 2.14-расмдаги занжир токларининг матричасини тузайлик.

Занжирда  $q=5$  та тугун бор. Аммо улар учун  $q - 1=4$  та мустаўил тенглама тузиш мумкин. Чунки ўар ўандай бешинчи тенглама олдинги тўерттадан келиб чиўшан бөелади. Ундан ташўари, ўар ўандай “к“-тармоўдаги  $i_k$  ток, “к“-тугунлар орасида жойлашган бөелса, у тугунларнинг биридан чиўиб, иккинчисига кириб кетаётган бөелади. Умумий ўолатда ихтиўрий тармоў токи  $a_{jk} \tilde{i}_k = \pm \tilde{i}_k$  тарзда ёзилиши лозим бөелади (бу ерда:  $\alpha_{jk} = \pm 1$ , ёки 0; агар танланган тугунга тасодифий олинган тармоў токи алоўадор бөелмаса).

Мазкур шартлар бажарилган кóлда Кирхгофнинг биринчи ўонуни ўуйидагича таърифланади:

$$\sum_{k=1}^p a_{jk} \tilde{i}_k = 0 \quad (\text{бу ерда } j=1,2,\dots, (q=1))$$

Яна бир марта эслатамизки, “к”- тармоўдаги ток  $i$  тегишлича “j”- тугундан чишаётган бóелса  $a_{jk} = 1$ , унга кираётган бóелса  $a_{jk} = -1$ , ва ни́коят мазкур тугунга алошадор бóелмаса  $a_{jk} = 0$  бóелади. Мисол учун 2-14-расмдаги занжир учун ёки унинг 2-15-расмдаги граф схемаси учун ўуйидагилар мансубдир:

$$\begin{aligned} \text{1-тугун учун} \quad -\tilde{i}_6 - \tilde{i}_7 + \tilde{i}_8 = 0 \quad a_{10} = -1, \\ a_{17} = -1, a_{18} = 1 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{2-тугун учун} \quad \tilde{i}_1 + \tilde{i}_2 + \tilde{i}_8 = 0 \\ a_{21} = 1, \quad a_{22} = -1, a_{28} = 1 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{3-тугун учун} \quad -\tilde{i}_2 + \tilde{i}_3 + \tilde{i}_5 = 0 \quad a_{32} = -1, \\ a_{33} = -1, a_{35} = 1 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{4-тугун учун} \quad -\tilde{i}_6 - \tilde{i}_3 - \tilde{i}_5 + \tilde{i}_6 = 0 \quad a_{43} = -1, \\ a_{46} = 1, a_{45} = -1 \quad a_{46} = 1 \end{aligned}$$

Мазкур ўоидалар 2-8 да келтирилган матрица тузиш ўоидаларига мос бóелгани туфайли граф-схема учун кам тоқларни бир устунли матрица шаклида “P” ўаторга ёйиб кóерсатишимиз мумкин:

$$\tilde{i} = \left\| \tilde{i}_k \right\| = \begin{vmatrix} \tilde{i}_1 \\ - \\ \tilde{i}_2 \\ - \\ \tilde{i}_p \end{vmatrix}, \quad (k=1,2,\dots,p)$$

Бундай устунсимон матрицанинг тартиби  $(P \times 1)$  деб кѳсобланса,  $y$   $p$  - о е л ч а м л и в е к т о р

деб кам аталади. Ушбу матрицанинг кар бир жатори учун номери тегишли тугун номерига тоеПри келган ва Кирхгофнинг биринчи жонунига оид тузилган тенглама коэффициентларидан тузилгандир.

Бошжача айтганда, ихтиёрий тугун учун тузиладиган тугун тенглама сѳ матрицавий коепайтма шаклида жуйидагича боелади:

$$j \begin{bmatrix} a_{j1} \\ a_{j2} \\ \vdots \\ a_{jp} \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} \tilde{i}_1 \\ \tilde{i}_2 \\ \vdots \\ \tilde{i}_p \end{bmatrix} = a_{j1} \cdot \tilde{i}_1 + \dots + a_{jk} \cdot \tilde{i}_k + \dots + a_{jp} \cdot \tilde{i}_p = \sum a_{jk} \tilde{i}_k = 0$$

Агар тугунлар сони  $q$  боелса, бундай тенгламалардан  $(q-1)$  та тузишга тоеПри келади, яъни жаторлар сони  $(q-1)$  га тенг боелади. 2.15-расмда келтирилган граф-схема учун жуйидаги матрицани тузиш мумкин:  $A \tilde{i} = 0$ , ёки



$$A\tilde{i} = \begin{vmatrix} 1 & 2 & 3 & 4 & 5 & 6 & 7 & 8 \\ 2 & 1 & 1 & & & -1 & -1 & 1 \\ 3 & & -1 & 1 & & & & -1 \\ 4 & & & -1 & -1 & -1 & & \end{vmatrix} \times \begin{vmatrix} \tilde{i}_1 \\ \tilde{i}_2 \\ \tilde{i}_3 \\ \tilde{i}_4 \\ \tilde{i}_5 \\ \tilde{i}_6 \\ \tilde{i}_7 \\ \tilde{i}_8 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} -\tilde{i}_6 - \tilde{i}_7 + \tilde{i}_8 \\ \tilde{i}_1 + \tilde{i}_2 - \tilde{i}_8 \\ -\tilde{i}_2 + \tilde{i}_3 + \tilde{i}_5 \\ -\tilde{i}_3 + \tilde{i}_4 + \tilde{i}_6 - \tilde{i}_5 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{vmatrix} = 0$$

Охирги тенгламанинг қар бир ўатори тегишли тугун учун Кирхгофнинг биринчи ўонунини акс эттиради.

## 2.11. Занжир граф-схемасининг контур тенгламалари. Контурлар матрицаси

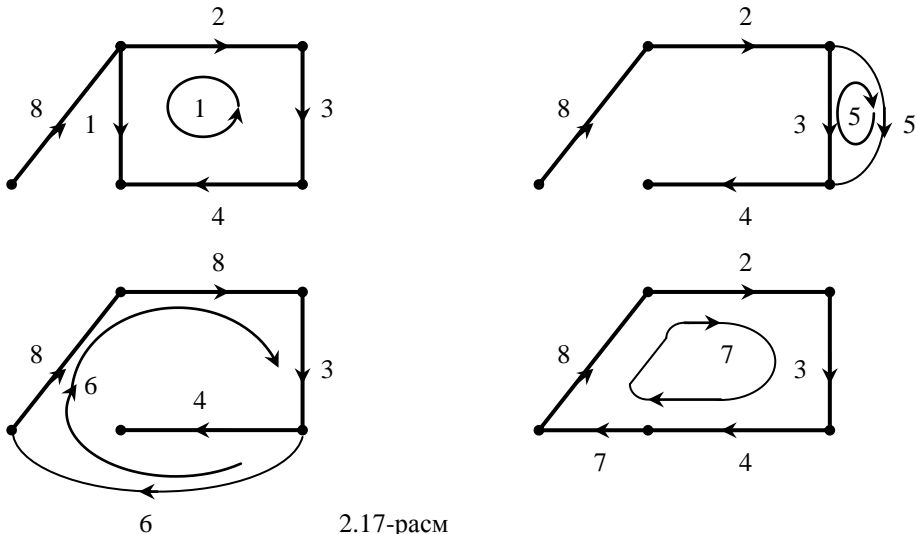
Пар ўандай мураккаб занжир учун унинг ўаторларига сёрнатилган кучланишларга оид Кирхгофнинг иккинчи ўонунини ўселлар эканмиз, занжирдаги мувозанат тўпри акс этилиши учун тузилган тенгламалар сёзаро мустаўил бёелиши керак. Бу эса, сёз навбатида, танланган контурларнинг сёзаро мустаўил бёелишини талаб ўилади. Маълумки, бундай талабни бажариш учун танланган контурлар кеч бёелмаганда сёзаро битта янги тармоўша фарўланиши шарт. Иккинчи томондан, биз яхши биламизки, таўлилга керак тенгламалар сони номаълум тоқлар

сонига, яъни тармоғлар сонига тенг бўелиши керак. Агар занжирнинг тугунлар сони  $q$  ва тармоғлар сони  $p$  бўелса, Кирхгофнинг биринчи ўонуни асосида ( $q - 1$ ) тенглама, иккинчи ўонуни асосида эса  $[p - (q - 1)]$  тенглама тузилади.

Юўорида айтиб сөтилган фикрга ксера, мазкур масала занжирнинг граф-схемасига нисбатан жуда осон ечилади. Каўиўатдан шундай эканлиги 2.14-расмдаги занжирнинг 2.15-расмдаги граф-схемасидан ксериниб турибди: графнинг дарахти ўандай тузилган бўелмасин, у очиў контур бўелиб ўолаверади. Демак, бу дарахтнинг (ёки унинг тармоўлар ўисмини) бирор граф алоўа тармоПи билан беркитса, даркол мустаўил контур ташкил топади.

в)

г



2.17-расм

Буни 2.17-расмда келтирилган мустаїил графли контурлардан кюерса бюелади. 2.17-а расм 1-нчи мустаїил контур дарахтининг 2,3 ва 4- тармоўларига 1-граф алоўа тармоўи ўюешилиши натижасида кюсил бюелган; расм 2.17,б 5- мустаїил контур дарахтининг 3-тармоўи ва графнинг 5- алоўа тармоўи суртасида кюсил бюелган; 2.17-в расмдаги 6- мустаїил контур дарахтининг 8,2 ва 3- тармоўларини 6- алоўа тармоўи билан беркитиш натижасида ва 2.17-г расмдаги 7- мустаїил контур тюела дарахтга 7-алоўа тармоў ўюешилиши натижасида кюсил бюелган.

Шундай ўилиб, биз кюериб чиўаетган занжир учун (2.14-расм)  $n = p - (q - 1) = 8 - (5 - 1) = 4$  та мустаїил контурга нисбатан Кирхгофнинг иккинчи ўонуни асосида тенгламалар тузиш мумкин. Энди граф-схемалар учун контур тенгламалар тузайлик. Бу тенгламалар 1,5,6 ва 7- контурларга тегишлидир. Танланган контур ичига кирган ихтиюрий “к”-

тармоғнинг кучланишини  $u_k$  деб оламиз ва унинг ишорасини айланиш йсеналишига боғлаймиз. Мазкур йсеналиш эса алоҳа тармоғнинг йсеналишига мос келади, яъни ихтиёрий тармоғ кучланиши  $b_{sk} \tilde{u}_k = \pm \tilde{u}_k$  тарзда ёзилиши лозим бўлади (бу ерда  $b_{sk} = 1$ , ёки 0; агар “к”- тармоғ “s”- контурга кирмаса). Натижада, Кирхгофнинг иккинчи ёнуни граф-схема учун

$$\sum_{k=1}^p b_{sk} \tilde{u}_k = 0, \quad s = q \div p$$

шаклида ёзилади. Масалан, 1- контур учун (2.17-а расм)

$$\tilde{u}_1 - \tilde{u}_2 - \tilde{u}_3 - \tilde{u}_4 = 0; \quad b_{11} = 1, \quad b_{12} = -1, \quad b_{13} = -1, \quad b_{14} = -1,$$

Бешинчи контур учун (2.17-б расм):

$$-\tilde{u}_3 + \tilde{u}_5 = 0; \quad b_{53} = -1, \quad b_{55} = 1,$$

Олтинчи контур учун (2.17-в расм)

$$\tilde{u}_2 + \tilde{u}_3 + \tilde{u}_4 + \tilde{u}_6 + \tilde{u}_8 = 0; \quad b_{62} = 1, \quad b_{63} = 1, \quad b_{64} = 1, \\ b_{66} = 1, \quad b_{68} = 1,$$

Еттинчи контур учун (2.17-г расм):

$$\tilde{u}_2 + \tilde{u}_3 + \tilde{u}_4 + \tilde{u}_7 + \tilde{u}_8 = 0; \quad b_{72} = 1, \quad b_{73} = 1, \quad b_{74} = 1, \\ b_{77} = 1, \quad b_{78} = 1,$$

Энди коэффициентлардан шундай жадвал-матрица В тузамизки, унинг ёторлар сони мустафил контурлар сонига, устунлар сони эса - тармоғлар сонига тенг бўлади. Жадвал катакларидagi сонлар

+1,-1 ва 0 бœелиши мумкин: биринчи кóлда “к“- тармождаги йœеналиш “s“- контур йœеналишига мос, иккинчи кóлда - улар бир-бирига тескари ва учинчи кóлда “к“- тармож “s“- контурга кирмаган бœелади. Бундай матрица - к о н т у р л а р м а т р и ц а с и деб аталади.

Агар тарможлардаги кучланишларни бир устун ва “P“ жатордан иборат матрица шаклида ифодаламожчи бœелсак, унда

$$\tilde{u} = \left\| u_k \right\| = \begin{pmatrix} \tilde{u}_1 \\ \tilde{u}_2 \\ \cdot \\ \cdot \\ \tilde{u}_p \end{pmatrix}, \quad (k=1,2,\dots, p)$$

шакли матрицанинг тартиби (pх1) деб кисобланади. Шундай жилиб, ихтиёрий контур (жатор) учун тузиладиган контур тенгламаси матрицавий кœепайтма шаклида жуйидагидек бœелади:

$$s \begin{bmatrix} b_{s1} \\ b_{s2} \end{bmatrix} \left\| b_{sp} \right\| * \begin{pmatrix} \tilde{u}_1 \\ \tilde{u}_k \\ \tilde{u}_p \end{pmatrix} = b_{s1} \tilde{u}_1 + b_{s2} \tilde{u}_2 + \dots + b_{sp} \tilde{u}_p = \sum_{k=1}^p b_{sk} \tilde{u}_k = 0$$

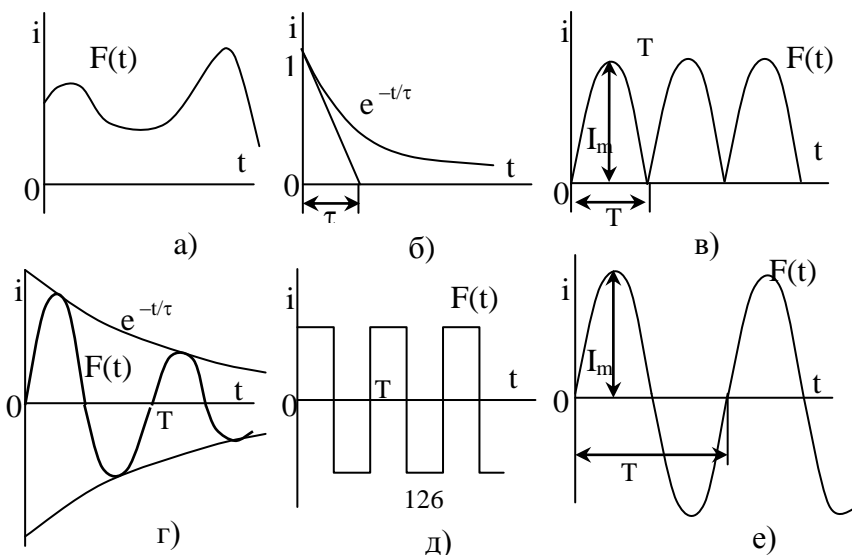


## II ЁИСМ. ЧИЗИЎЛИ ЭЛЕКТР ЗАНЖИРЛАР НАЗАРИЯСИ

### III БОБ БИР ФАЗАЛИ СИНОСИДАЛ СЕЗГАРУВЧАН ТОК ЗАНЖИРЛАРИ

#### 3.1. Синусоидал сезгарувчан электр юритувчи куч ва тоқлар

Амалда электромагнит энергияни бир турдан бошқа турга айлантиришнинг барча физик



3.1-расм

жараёнлари кóзирги замон электротехникасининг (электр машиналар, электроника, радиотехника, алоша, электроавтоматика, ярим сетказгичлар, кiсоблаш техникаси ва бошсалар) асосини ташкил этади; яъни э.ю.к., кучланиш, ток ва бошса электромагнит мишдорларнинг вашт бсйича сзгариши билан бошли бселади. Бундай мишдорларни сзгарувчан токнинг асосий тушунчалари билан умумлаштириб, сзгарувчан ток шонуниятлари шунга сехшаш сзгарувчан мишдорларга кам тааллушли эканлигини айтиб сетамиз.

Умуман, сзгарувчан ток вашт бсйича маълум шонунга кура сзгаради, яъни токнинг мишдори ваштнинг функциясидир:

$$i = F(t)$$

бунда  $i$  - токнинг оний шиймати,  $t$  - вашт,

Сзгарувчан токни учта турга бселиш мумкин:

- 1) мишдори сзгарувчан, аммо йсеналиши сзгармас (пульсацияланувчи) ток (3.1-а,б ва в расм);
- 2) мишдори ва йсеналиши сзгарувчан ток (3.1-г,д ва е расм);
- 3) даврий сзгарувчан ток (3.1- в.д ва е расм).

Даврий сзгарувчан токнинг оний шийматлари давр деб аталадиган тенг вашлар ичида маълум шонуниятлар билан такрорланиб туради, яъни:



$$i = F(t) = F(t + kT), \quad (k=1,2,\dots,n)$$

Масалан, 3.1- е расмдаги даврий синусоидал токнинг ифодаси ўйидагича:

$$i = I_m \sin 2\pi/T^* t = I_m \sin 2\pi f^* t = I_m \sin \omega t$$

бунда  $f = 1/T$  - токнинг частотаси (такрорийлиги), (герц): 1 Гц - 1/сек.

Бу қолда, токнинг йсеналиши биринчи ярим давр ( $0 < t < T/2$ ) давомида мусбат, иккинчи ярим давр ( $T/2 < t < T$ ) давомида манфий деб қисобланади. Вақт  $t = 0, T/2, T$  ва қ.к. бўлганда занжирдаги ток нолга тенг.

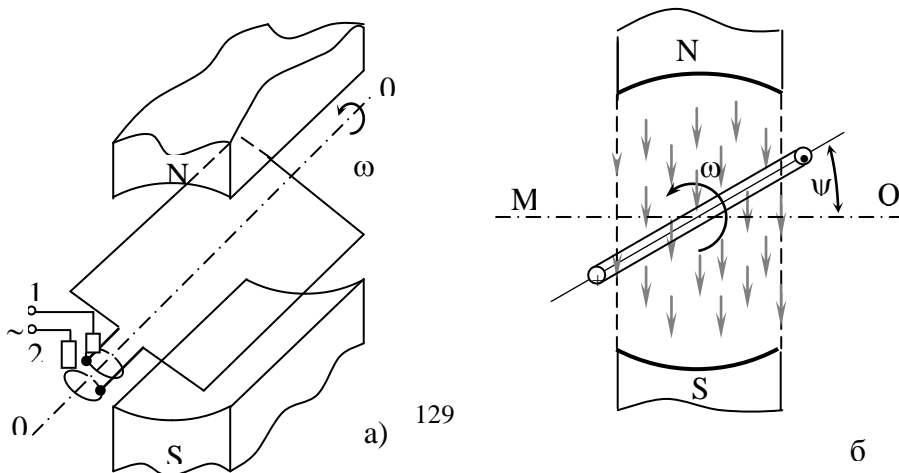
Электротехникада ишлатиладиган даврий тоқларнинг частоталари доираси жуда кенг бўлиб, герцнинг сандан биридан тортиб, то миллиардларга тенг бўлган ўйиматларни ташкил этади. Электротехникадаги стандарт частоталар Ўрта Осиё ва Европада 50 Гц, АШда, Осиё ва Африкадаги айрим мамлакатларда 50 - 60 Гц частота ишлатилиши ўйидагилар билан боғлиқ: частоталарнинг 50 - 60 Гц дан кичик ўйиматларида электр машиналар ва трансформаторларнинг селчамлари катталашиб, таннарни ортади. Шунингдек, электр лампочкалар ёруқлигининг липиллаши кюзга сезиларли бўлади. Частотани 50 Гц дан бирмунча орттириш электр машиналарида энергия исрофининг ортишига сабаб

бөслиб, кóсил бөладиган сөзиндукция э.ю.к. ва электр сиПими кóдисалари сөзгарувчан ток ўурилмаларининг ишига салбий таъсир ўилади.

Симли алоўа техникасида ва саноат электроникасида частотаси 100 Герцдан 10 000 Герцгача бөелган тоklar ишлатилади. Радиотехника ва телевидениеда частотаси сөнлаб килогерц ва мегагерцларгача (1 мГц = 10 Гц) бөелган тоklarдан фойдаланилади.

### 3.2. Бир фазали синусоидал сөзгарувчан ток

Сөзгарувчан тоkning энг көп тарўалган манбаларидан бири механик энергияни электр энергиясига айлантириб берувчи (синхрон) генератордир. ЎсөзПалмас магнитли (электромагнитли) электр машина оддий бир фазали сөзгарувчан ток генератори бөелиб, унинг магнит майдонида рамка



көеринишидаги серамли Палтак 00' сөз атрофида айланади (3.2-а расм). Палтакнинг иккала учи айланаётган калсаларга уланган, бу калсаларга эса 1-2 ўисмаларига уланган чөеткалар тегиб туради. 3.2-б расмда битта серамдан иборат рамканинг көендаланг кесими көерсатилган, у бурчак тезлик билан соат мили йөеналишига тескари йөеналишда айланса, рамкада унинг юзасига пропорционал бөелган э.ю.к.  $e = -d\Phi/dt$  көсил бөелади, бунда  $\Phi$  - рамка юзасига тик сөтган магнит ошим. Ифода олдидаги манфий ишора э.ю.к. нинг уни көсил ўилган кучга нисбатан кар доим ўарама-ўарши йөеналганлигини билдиради. Серамнинг юўори кесимидаги • ишора шартли равишда унда индуктивланган э.ю.к. йөеналишининг расмдан бизга, пастки кесимидаги ишора  $\oplus$  эса биздан расмга бөелганини билдиради.

Рамка текислиги горизонтал вазиятни эгаллаганда (рамканинг бошланПич бурилиш бурчаги  $\Psi = 0$ ) унинг юзасини магнит ошим куч чизиўлари энг көеп миўдорда кесиб сөтиб, магнитавий ошимнинг оний ўиймати рамка текислигига нисбатан

$$\Phi = \Phi_{\max} \cos \omega t$$

ўонуният билан, рамканинг айланиши кисоблаш сөши  $MQ$  га нисбатан  $\psi$  бурчак остида бөелганда айлана

бошласа,  $\Phi = \Phi_m \cos(\omega t + \Psi)$  (бунда  $\Phi_m = \Phi_{\max}$ )  
 ўонуният билан оьзгараети. Бу оўим ўуйидаги э.ю.к.ни  
 индукциялайди:

$$e = -\frac{d\Phi}{dt} = \omega\Phi_m \sin(\omega t + \Psi_e) = E_m \sin(\omega t + \Psi_e) \quad (3.1)$$

бунда:  $E_m = \omega\Phi_m$  - э.ю.к. амплитудаси, чунки  $\omega$  [1/сек]  
 нинг оўимга коепайтмаси ( $1 \text{ Вб} = 1\text{В} \cdot 1\text{сек}$ ) оелчов  
 бирлиги боьейича 1 Вольт. Бу ерда:  $\omega$  - оьзгарувчан  
 синусоидал э.ю.к.нинг бурчак частотаси (рад/сек);  
 $(\omega t + \Psi_e)$  -  $t$  ваўтдаги э.ю.к.нинг фазаси;  $\Psi_e$  - бошланўич  
 фаза, яўни  $t=0$  боелгандаги фаза.

Агар генераторнинг 1-2 ўисмаларига юклама  
 ўаршилигини уласак, ундан ўуйидаги ток оета  
 бошлаиди:

$$i = I_m \sin(\omega t + \Psi_i) \quad (3.2)$$

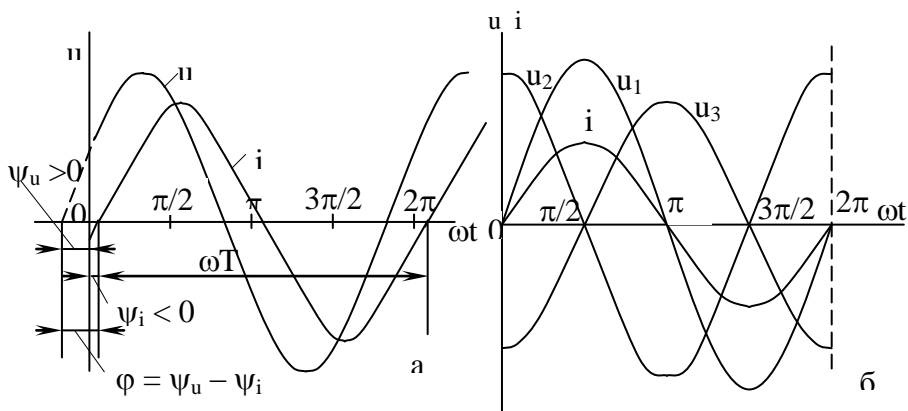
бунда  $I_m$  - ток амплитудаси;  $\Psi_i$  - унинг  
 бошланўич фазаси. Юклама ўисмаларида косил  
 боелган кучланишнинг тушуви:

$$u = U_m \sin(\omega t + \Psi_u) \quad (3.3)$$

бунда:  $U_m$  - кучланиш амплитудаси;  $\Psi_u$  - унинг  
 бошланўич фазаси. Юўорида коерсатилганидек,  
 оьзгарувчан токнинг бурчак частотасини ўуйидагича  
 ёзиш мумкин:

$$\omega = \frac{2\pi}{T} = 2\pi f \quad (3.4)$$

(бу ерда:  $f = 1/T$  чизишли частота, ёки соддалаштирилганда - частота). Бу ифода сезгарувчан ток фазасининг 1 секундда неча радиан сезгаришини кѳрсатади. Масалан,  $f=50$  Гц частота учун бурчак частота  $\omega = 314$  рад/сек. Тажриба шуни кѳрсатадики, э.ю.к., кучланиш ва токлар оний ўийматларининг ваўт бѳейича эмас, балки  $\omega t$  (рад) бурилиш бурчагига (фазасига) боўлий равишда графиклар (диаграммалар) ёрдамида кѳериш ўулайроўдир. 3.3-расмга кѳера мусбат бошланўич фазалар ( $\psi_u > 0$ ) координаталар бошидан чапга, манфийлари ( $\psi_i < 0$ ) эса сенгга ўсейилиши керак. Бунда манфий ўийматлардан мусбат ўийматларга сетиш нуўтасидан функциянинг мусбат йсеналишдаги синусоидаси бошланади.

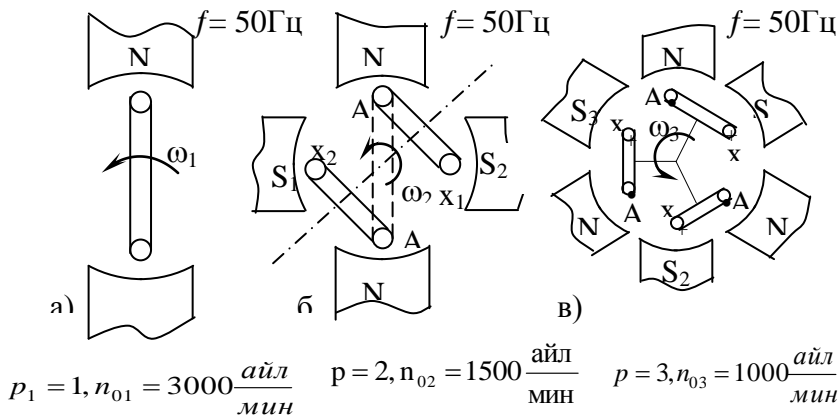


3.3-расм

Агар иккита бир хил частотали  $u_1 = U_{m1} \sin \omega t$  ва  $i = I_m \sin \omega t$  синусоидал мишдорлари бир хил бошланғич  $\psi_{u1} = \psi_i = 0$  фазаларга эга бўлса, уларнинг йосналишлари фаза жикатдан мос дейилади (3.3-расм). Агар синусоидал кучланишлар  $u_2$  ва  $u_3$  нинг бошланғич фазалари фарши  $\psi_{u2} - \psi_{u3} = \pm \pi$  га тенг бўлса, у қолда, улар ўрама-ўрши фазали дейилади (3.3-расм) ва ниқоят  $\psi_i - \psi_{u2}$ , ёки  $\psi_i - \psi_{u3} = \pm \pi/2$  бўлса у қолда ток  $i$  ва кучланиш  $u_2$  (ёки  $u_3$ ) квадратурада (3.3-расм) бўелади. 3.3-расмдаги қолда  $u$  кучланишнинг оний ўймати  $i$  токнинг оний ўйматига нисбатан  $\varphi = \psi_u - \psi_i$  бурчакка сетади.

Юшорида айтилганидек, бизнинг халў хоежалигимизда ишлатиладиган электр ток частотаси  $f=50$  Гц. Бу сөзгармас катталикка эга бўлган параметр барча электростанциялардаги генераторларнинг айланиш тезлиги қар хил бўелишига ўрамадан бир

меъёрда ушлаб турилади. 3.2-б расмдаги бир жуфт ўтбали генераторнинг ток қосил ўилувчи рамкаси сз сзши атрофида 1 секунд ваът ичида 50 марта айланса, ундаги ток (э.ю.к.) частотаси  $f = 50$  Гц бселади. Худди шу тезликда (яъни  $n_0 = 50$  айл/сек, ёки  $n_0 = 3000$  айл/мин.), иссиқлик электростанциялардаги турбогенераторлар буъ турбиналари ёрдамида айлантиради. Аммо бу жуда катта тезлик қисобланади ва қар ўандай шароитларда механик энергиянинг электр энергияга айланишини бу тезликда таъминлаб бселмайди. Масалан, жуда катта ўудратга эга бселган ва дарё сувлари ёрдамида ишлайдиган сув турбиналари (гидротурбиналари) қам минутига энг ксепи билан бир неча юз марта айлана олади, холос. Демак, 3.2-б расмдаги генератор токи бундай кичик тезликларда 5-15 Гц дан ошиқ частотага эга бсела олмайди. Генератор ишлаш принципдан ксериниб турибдики, уни қосил ўилаётган э.ю.к. (ёки ток) частотаси фаъатгина айланиш тезлигига боълиқ бселмай, балки магнит ўутблар сонига қам боълиқдир. 3.4-а расмда келтирилган бир жуфт ( $p=1$ ) ўутбга эга бселган генераторда  $f=50$  Гц частотали ток олиш учун рамкани 1 секунд ичида элик марта айлантираш керак бселса, икки жуфт ( $p=2$ ) ўутбали генераторда (3.4-б расм) бир секунд ичида йигирма беш марта



3.4 - расм

айлантириш кифоя. Кашиштан кам, рамканинг тегишлича  $N_1$  ва  $S_1$  (яъни, шимол ва жануб) ўтблар тагида жойлашган А ва Х томонлари бир марта тсела айланиб чишиб, сөз жойига ўайтиб келса, сөрамдаги ток икки тсела даврли сөзгаришдан сөтади.

Яъни, бир хил тезликда айланувчи рамка икки ўтбלי генераторга нисбатан тсөрт ўтбли генераторда частотаси икки баробар катта э.ю.к. (ёки ток) косил ўила олади. Лекин ток частотаси иккала генераторда кам бир хил бсөлсин десак, тсөрт ўтбли генераторнинг ток косил ўилувчи сөрамларини икки марта кичикроў тезликда айлантириш керак бсөлади. Худди шундай генераторнинг ўтблар сони олтига бсөлса (3.4-в расм) бир ўтбли генератор билан бир хилда частота ишлаб чишариш учун унинг тезлигини уч баробар камроў олиш лозим ва к.к. Бундан чишадик, генератор токининг частотаси унинг ўтблар сони ва тезлиги билан ўуйидагича боўланган:

$$f = \frac{pn_0}{60}$$



(бу ерда  $p$  - жуфт  $\dot{\varphi}$ тблар сони,  $n_0$  - айланиш тезлиги; айл/мин).

Жумлани якунлаб, шуни эслатиб сетамизки,  $\dot{\varphi}$ тблар сони ошган сари генератор ичида айланувчи рамкалар сонини  $k$ ам ошириб бориш ма $\dot{\varphi}$ садга мувофи $\dot{\varphi}$ дир. Улардаги бир хил э.ю.к. га эга б $\dot{\varphi}$ елган элементар рамкалар ( $A_1 x_1, A_2 x_2, \dots, A_p x_p$ ) с $\dot{\varphi}$ заро кетма-кет,  $\dot{\varphi}$ ки параллел уланган  $k$ олда ишлаб чи $\dot{\varphi}$ арила $\dot{\varphi}$ тган умумий э.ю.к.  $\dot{\varphi}$ ки токни з $\dot{\varphi}$ ерайтиришга сабаб б $\dot{\varphi}$ елади.

### **3.3. С $\dot{\varphi}$ згарувчан токнинг эфф $\dot{\varphi}$ ектив ва с $\dot{\varphi}$ ертача $\dot{\varphi}$ ийматлари**

С $\dot{\varphi}$ згарувчан ток  $k$ ам с $\dot{\varphi}$ згармас ток каби электр занжирда ма $\dot{\varphi}$ лум ишни бажаради: симларни  $\dot{\varphi}$ издиради, магнит ва электр майдонлар  $k$ осил  $\dot{\varphi}$ илади, электр кучларини  $k$ осил  $\dot{\varphi}$ илишга сабабчи б $\dot{\varphi}$ елади ва  $k$ .к. К $\dot{\varphi}$ еп  $k$ олларда электр токи бажарган иш шу ток кучининг квадратага пропорционалдир. Масалан,  $\dot{\varphi}$ аршилиги  $R$  б $\dot{\varphi}$ елган с $\dot{\varphi}$ етказгичдан  $T$  ва $\dot{\varphi}$ т давомида с $\dot{\varphi}$ згармас ток  $I$  с $\dot{\varphi}$ тганда ажралиб чи $\dot{\varphi}$  $\dot{\varphi}$ ан исси $\dot{\varphi}$ ликнинг бажарган иши

$$A = I^2RT \quad (3.5) \quad \text{б $\dot{\varphi}$ елади.}$$

Шу занжирдан сеша Т ваџт (аввалгига тенг ваџт) давомида миџдори сѳзгармас токнинг иссиџлик эффектини берувчи сѳзгарувчан ток сѳтганда унинг бажарган иши

$$A = \int_0^T i^2 R dt \quad (3.6)$$

бселади.

Агар  $t$  ваџтни даврий сѳзгарувчан токнинг даври Т га тенг десак, у кѳлда сѳзгармас ва сѳзгарувчан токларнинг бажарган ишлари бсѳйича эквивалентлик шарти:

$$I^2 RT = \int_0^T i^2 R dt$$

ѳки

$$I^2 = \frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt$$

бундан:

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt}$$

Бу синусоидал (сѳзгарувчан) токнинг сѳрта квадратик ѳки ѳффектив џиймати дейилади ва шундай миџдордаги сѳзгармас токка эквивалент бселади. Синусоидал ток  $i = I_m \sin(\omega t + \psi_i)$  учун

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T I_m^2 \sin^2(\omega t + \psi_i) dt} = \sqrt{\frac{I_m^2}{2T} \int_0^T [1 - \cos(2\omega t + 2\psi_i)] dt} =$$

$$= \sqrt{\frac{I_m^2}{2}} = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \quad (3.8)$$

чунки  $\int_0^T \cos(2\omega t + 2\psi_i) dt = 0$ , яъни синусоида (ёки косинусоида) мусбат ва манфий ярим таселъинлари юзаларининг йиђиндиси нолга тенг.

Шундай ёилиб, синусоидал токнинг эффекив ёиймати унинг амплитуда (максимал) ёийматидан  $\sqrt{2}$  марта кичик. Шунга оехшаш, синусоидал э.ю.к ва кучланишларнинг кам эффекив ёийматлари тегишлича

$$E = \frac{E_m}{\sqrt{2}} \quad \text{ва} \quad U = \frac{U_m}{\sqrt{2}} \quad (3.9)$$

баселади.

Синусоидал миёдор амплитудасининг унинг эффекив ёийматига нисбати  $k_a = \sqrt{2}$  амплитуда коэффициенти деб аталади.

Занжирдан сезгарувчан ток сетганда унда

$$q = \int_0^t i dt$$

ёуйидаги миёдордаги электр заряд айланиб (циркуляцияланиб) юради:

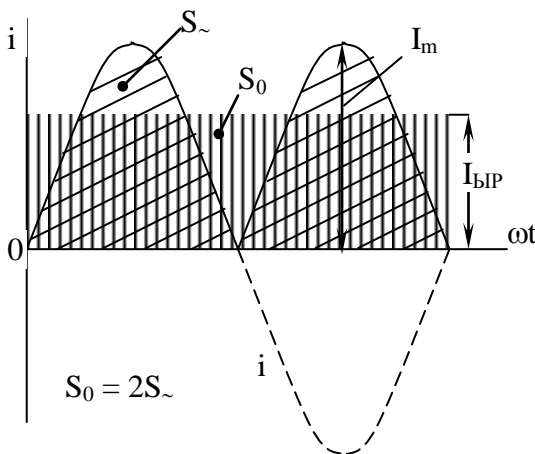
Бу катталик сон жиқатидан ток синусоидасининг (3.1-е расм)  $t = T/2$  ваёт оралиғи учун олинган ярим тоелўин билан чегараланган юзага тенг. Аммо сезгарувчан токнинг тоела даврида занжирга ўандай миўдордаги электр заряди келтирилса, манбага шунча миўдордаги электр заряди ўайтарилади. Шу туфайли электр зарядлари миўдорларининг йиўиндиси:

$$\sum q = \int_0^T i dt = \int_0^T I_m \sin(\omega t + \Psi_i) dt = -\frac{I_m}{\omega} \left| \cos(\omega t + \Psi_i) \right|_0^{2\pi} = 0$$

Демак, сезгарувчан токнинг тоела даври сертача ўиймати нолга тенг; чунки

$$\frac{1}{T} \int_0^T I_m \sin(\omega t + \Psi_i) dt = -\frac{I_m}{\omega T} \left| \cos(\omega t + \Psi_i) \right|_0^{2\pi} = 0$$

Агар сезгарувчан токнинг иккала йсеналишида кам



ўандайдир миўдорда электр заряди олиб сетилиши кїсобга олинса, у кóлда унинг сертача ўийматини сешандай ваўтда шунча

3.5-расм

миш-дордаги электр за-ряди олиб сөтүвчи сөзгармас токнинг сөртача шиймати би-лан солиштириш машсадга мувофиш. Масалан, сөзгарув-чан токни (3.5-расм) сөзгармас токка айлантриш зан-жирларида сөзгарув-чан токнинг даври учун сөртача шийма-ти асоси Т бөелган төөһри төөртбурчакнинг баландлигини ифодалайди, унинг юзаси эса ток  $i = I_m \sin \omega t$  нинг мусбат ярим төөлшин чегаралаган юзасига тенг, яъни

$$I_{\text{ур}} = \frac{2}{T} \int_0^{T/2} I_m \sin \omega t * dt = \frac{2\sqrt{2}}{\pi} I \cong 0,91 \quad (3.10)$$

Шундай шилиб, сөзгарувчан токнинг сөртача шийматини мусбат ярим төөлшиннинг бирлик вашти учун, яъни (3.10) бөейича кисоблаш шабул шилинган. Ток эффектив шийматининг сөртача шийматига нисбати  $I: I_{\text{ур}}$  синусоида шаклининг эгри-лиги, яъни ф о р м а к о э ф ф и ц и е н т и  $K_\phi$  ни ифодалайди:

$$K_\phi = \frac{I}{I_{\text{ур}}} = \frac{\pi}{2\sqrt{2}} \cong 1,11 \quad (3.11)$$

Шунга сөхшаш э.ю.к. ва кучланишнинг сөртача шийматлари:

$$E_{\text{ур}} = \frac{2\sqrt{2}}{\pi} E \quad \text{ва} \quad U_{\text{ур}} = \frac{2\sqrt{2}}{\pi} U$$

Амалда даврий сөзгарувчан магнит ошим (Ф)дан косил бөелган э.ю.к. нинг сөртача шиймати илашган

магнит оџим  $\psi$  - нинг максимал ва минимал џийматлари орџали ифодаланади:

$$E_{yp} = \frac{2}{T} \int_0^{T/2} e dt = \frac{2}{T} \int_0^{T/2} \left(-\frac{d\Psi}{dt}\right) dt = -\frac{2}{T} \int_{\Psi_{maks}}^{\Psi_{min}} d\Psi =$$

$$= 2f(\Psi_{maks} - \Psi_{min}),$$

чунки э.ю.к.  $\psi = \psi_{max}$  ва  $\psi = \psi_{min}$  бџелганда нол џийматлардан сџтиб, магнит оџим максимум ва минимум оралиџда сџзгарганда у мусбат бџелади. Симметрик эгри чизиџ  $\psi(\omega t)$  учун:  $\psi_{max} = -\psi_{min} = \psi_m$ , у кџлда  $E_{yp} = 4f \psi_m = 4f w \Phi$ , бунда  $w$  - э.ю.к. индуктивланадиган чулџамнинг сџрамлари сџни;  $\Phi$  - магнит оџим.

Бу э.ю.к.нинг эффџектив џиймати тегишлича:

$$E = K_\phi * E_{yp} = 4,44 f w \Phi \quad (3.12)$$

бџелади.

Тџџрилагич схемали магнитоэлектрик система асбобларидан ташџари (булар сџртача џийматни сџлчайди), сџзгарувчан токни сџлчаш учун мџелжалланган барча асбоблар (электромагнит, электродинамик ва б.) унинг эффџектив џийматини сџлчайди.

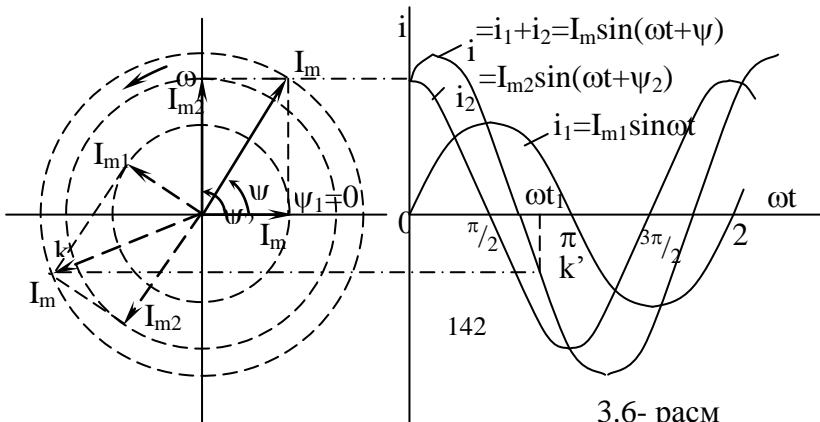
### 3.4. Синусоидал функцияларни айланувчи векторлар ёрдамида ифодалаш. Вектор диаграммалар

Синусоидал сөзгарувчан ток электр занжирларини қисоблаш, сөзгармас ток занжирларини қисоблаш каби тригонометрик функциялардан иборат турли алгебраик амалларни (масалан, тоқларни, кучланишларни ва э.ю.к.ларни Кирхгоф ўонунлари бөейича ўөеиш ва айириш амалларини) бажариш билан боўлиш. Катто бир хил частотали иккита

$$i_1 = I_{m1} \sin(\omega t + \psi_1) \quad \text{ва} \quad i_2 = I_{m2} \sin(\omega t + \psi_2)$$

синусоидал мишдорни оддий усулда ўөеиш (ёки айириш) уларнинг қар бирини синусоидал ва косинусоидал ташкил этувчиларга ажратиш билан боўлиш бөелган мураккаб тригонометрик алмаштиришларни талаб ўилади. Масалан, юўоридаги

$$i = i_1 + i_2 = (I_{m1} \cos \psi_1 + I_{m2} \cos \psi_2) \sin \omega t + (I_{m1} \sin \psi_1 + I_{m2} \sin \psi_2) \cdot \cos \omega t = I_m \sin(\omega t + \psi),$$



3.6- расм

$$\text{бунда } I_m = \sqrt{I_{m1}^2 + I_{m2}^2 + 2I_{m1}I_{m2} \cos(\Psi_1 - \Psi_2)} -$$

токнинг

амплитудаси,

$$\Psi = \arctg \frac{I_{m1} \sin \Psi_1 + I_{m2} \sin \Psi_2}{I_{m1} \cos \Psi_1 + I_{m2} \cos \Psi_2} - \text{ унинг}$$

бошланғич фазаси.

Бу қолда, токнинг амплитудасини ва бошланғич фазасини аниқлаш векторларни геометрик ўзешишдан иборат бўлади. Уларнинг модули тоқларнинг амплитудасига тенг бўлиб, тоқларнинг бошланғич фазасининг силжиш бурчаклари бирор ўзеша нисбатан олинади (3.6-расм).

3.6-расмда келтирилган вектор диаграмма  $i_1, i_2$  ва  $i_3$  тоқларнинг  $t=0$  ваўтда олинган амплитуда ва фаза нисбатларининг геометрик ифодаси бўлади. Ваўт ўзгариши билан бу тоқларнинг фазалари бир хилдаги  $\omega t$  бурчакка ортиб боради. Бу эса уччала векторларнинг  $+I$  ўзеша нисбатан соат стрелкасига тескари йсеналишда бир ваўтда  $\omega t$  бурчакка бурилишига тенг. Бошўача ўилиб айтганда, тоқларнинг ваўт бўейича қаракатини бурчак частотага тенг  $\omega$  бурчак тезлик билан айланаётган векторларнинг даврий функцияси тарзида ифодалаш мумкин. Тоқ векторлари қаракат траекториясининг проекциясини



$i$  оёшса  $i(t)$  [ёки  $i(\omega t)$ ] эгри чизишлар тарзида тушириб, синусоидал мишдорларни айланувчи векторлар билан алмаштириш мумкинлигига тоела ишонч косил шиламиз (масалан,  $K$  нуштадан  $K'$  нуштагача сетишни ксеринг). Демак, синусоидал э.ю.к. кучланиш ва токлар (сонидан шатъи назар) устида кар шандай алгебраик амалларни (уларни берилган шартли векторлар билан алмаштириб) бажариш мумкин. Векторларга сетишда шуйидаги шарт ва шоидаларни доимо ёдда тутиш керак:

1. Векторларга фашат бир хил  $\omega$  частотали синусоидал мишдорлар бселгандагина сетиш мумкин.

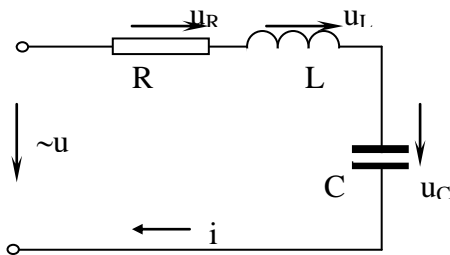
2. Ифодаловчи векторлар назарий механикадаги каби фазовий векторлар бселмасдан, вашт бсейича сзгарадиган векторлардир. Уларнинг модуллари тегишлича амплитудавий мишдорларни ифодаласа, йсеналишлари орасидаги бурчаклар берилган синусоидал мишдорларнинг (вашт бсейича) фазавий силжишини ифодалайди. Масалан фаза  $\pi/2$  ни ташкил этса, сзгарувчи мишдорлар  $T/4$  даврга силжиганини билдиради.

3. Векторли ифодага  $t=0$  да сетилади, барча тегишли кисоблашларни  $\omega$  частотани кисобга олмасдан бажариш мумкин; чунки кар шандай  $t \neq 0$  да векторларнинг сззаро жойланиши сзгармайди (3.6-расм,  $\omega t = \omega t$  фазадаги колатни ксеринг).

### 3.5. Резистор, индуктив ҳалтак ва конденсатор кетма-кет уланган занжирдаги турғун (сөрнашган) ток

Параметрлари  $R, L$  ва  $C$  бөлган ва кетма-кет уланган оддий занжир  $u = U_m \sin(\omega t + \psi_u)$  синусоидал кучланиш манбаига уланган деб фараз ўилайлик (3.7-расм). Бу кучланиш туфайли занжирдан  $i = I_m \sin(\omega t + \psi_i)$  ток сета бошлайди.

Занжир параметрлари чизишли бөлганлиги туфайли ток синусоидал ўонун бөейича сөзгаради. Умуман олганда, бу токнинг фазаси манба кучланиши фазасига нисбатан  $\varphi = \psi_u - \psi_i$  бурчакка силжиган бөелиши мумкин. Бу бурчак  $\varphi$  бурчак с и л ж и ш б у р ч а к и  $\varphi$  деб аталади. Ўисоб-лашни соддалаштириш маўсадида  $\psi_i = 0$  (ёки  $\psi_u = \varphi$ ) деб оламиз. У қолда занжирдаги токнинг амплитудасини ва занжир элементларидаги (ўисмаларидаги) оний кучланишларни аниўлаш осонлашади. Кирхгофнинг иккинчи ўонунига көера



3.7- расм

$$U_R + U_L + U_C$$

$$= U \quad \text{ёки}$$

$$Ri + L \frac{di}{dt} + \frac{1}{C} \int i dt = U_m \sin(\omega t)$$

$$(3.12)$$

бунда:  $u_R$  - резистор R даги кучланишнинг пасайиши;  $u_L$  ҳалтак L нинг ўсмаляридаги кучланиш;  $u_C$  - конденсатор C нинг ўпламаларидаги кучланиш. (3.12) тенгликда  $i = I_m \sin \omega t$  деб олинса, ўйидаги келиб чиқади:

$$RI_m \sin \omega t + \omega LI_m \cos \omega t - \frac{I_m}{\omega C} \cos \omega t = U_m \sin(\omega t + \varphi) =$$

$$= U_m \cos \varphi \cdot \sin \omega t + U_m \sin \varphi \cdot \cos \omega t \quad (3.13)$$

(3.13)тенгликнинг чап ва оёнг ўсмаляридаги синусли ва косинусли ташкил этувчиларни бир-бирига тенглаштирсак,

$$\left. \begin{aligned} RI_m &= U_m \cos \varphi \\ \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right) I_m &= U_m \sin \varphi \end{aligned} \right\} \quad (3.14)$$

бёлади. (3.14) даги  $\varphi$  бурчакни йёё ўилиш маёсадида уни квадратга оширсак ва ўёшсак ўйидагини косил ўиламиз:

$$I_m^2 \left[ R^2 + \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2 \right] = U_m^2$$

ёки

$$I_m = \frac{U_m}{\sqrt{R^2 + \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2}} \quad (3.15)$$

Бу сөзгарувчан токнинг амплитуда миқдори бөелиб, кетма-кет уланган занжир учун Ом ўонунини ифодалайди. Эффекиив ўийматларга сөтсак,

$$I = \frac{U}{\sqrt{R^2 + \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2}} \quad (3.16)$$

бөелади. Илдиз остидаги ифода занжирнинг ўаршилик бирлигида сөлчанадиган төела ўаршилиги ( $Z$ ) деб аталади:

$$Z = \sqrt{R^2 (x_L - x_C)^2} = \sqrt{r^2 + x^2} \quad (3.17)$$

бунда:  $R$  - актив ўаршилик (Ом);  $x = (x_L - x_C)$  - занжирнинг реактиив ўаршилиги (Ом);  $x_L = \omega L$  - ўалтакнинг индуктиив

šаршилиги (Ом);  $x_c = 1/\omega C$  -конденсаторнинг сиҳим šаршилиги (Ом).

(3.14) дан кучланиш  $u$  билан ток  $i$  орасидаги фазавий силжиш бурчаги

$$\varphi = \arctg \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} \quad (3.18)$$

бoелади.

Шунингдек, (3.13) дан айрим R, L ва C элементлардаги оний кучланишларнинг šийматларини аниšлаш мумкин:

$$U_R = Ri = RI_m \text{Sin}\omega t = U_{Rm} * \text{Sin}\omega t \quad (3.19)$$

$$u_L = L \frac{di}{dt} = \omega LI_m \text{Cos}\omega t = U_{Lmax} \text{Sin}(\omega t + \frac{\pi}{2})$$

$$u = \frac{1}{C} \int idt = -\frac{I_m}{\omega C} \text{Cos}\omega t = U_{cmax} \text{Sin}(\omega t - \frac{\pi}{2})$$

$$(3.20)$$

Бу кучланишларнинг фазаларини ток  $i = I_m \text{Sin}\omega t$  нинг фазаси билан таšсoслаб, šуйидаги хулoсага келиш мумкин. Резистордаги кучланиш фазаси ток фазаси билан мс: тушади, индуктив ва сиҳимдаги  $u_L$ ,  $u_C$  кучланишлар эса у билан  $\pi/2$  рада бoелади.



Бунда индуктив кучланиш  $U_L$  токдан  $\pi/2$  бурчакка (ёки ваџт буйича  $T/4$  даврга) ўзиб боради, сиџим кучланиш  $U_C$  эса токдан  $\pi/2$  бурчакка орџада џолади.

3.8-расмда ток ва кучланишларнинг эффектив миџдорлари учун вектор диаграммаси ва оний џийматлари учун эгри чизиџлар берилган.

Расмдан актив џаршилик  $R \neq 0$  бўлганда занжир учун берилган кучланишнинг бошланџич фазаси  $\psi_u = \varphi$  реактив элементлардаги кучланишларнинг нисбатига боџлиџ бўлиши кўриниб турибди:

1)  $U_L > U_C$  (ёки  $X_L > X_C$ ) бўлганда, у мусбат ( $\varphi > 0$ ) бўлиб, занжирдаги ток берилган кучланишдан  $\varphi$  бурчакка орşада ўзолади;

2)  $U_L < U_C$  (ёки  $X_L < X_C$ ) бўлганда, у манфий ( $\varphi < 0$ ) бўлиб, занжирдаги ток берилган кучланишдан  $\varphi$  бурчакка ўзиб боради;

3)  $U_L = U_C$  (ёки  $X_L = X_C$ ) бўлганда, у нолга тенг ( $\varphi = 0$ ) бўлиб, занжирдаги ток берилган кучланиш билан устма-уст тушади.

Биринчи қолда занжир актив-индуктив, иккинчи қолда актив-сиўим ва учинчи қолда эса актив резонансли деб аталади. Резонансли қолат кейинроў кўриб чиўилади. Шундай ўилиб  $\varphi$  бурчак  $-\pi/2 \leq \varphi \leq \pi/2$  оралиўда (чегарада) ўзгаради.

Энди (3.14), (3.17) ва (3.18) тенгламалар асосида актив  $R$ , индуктив  $X_L$  ва сиўим  $X_C$  ўаршиликлар кетма-кет уланган занжир учун ўуйидагиларни ёзиш мумкин:

$$\left. \begin{aligned} U &= \sqrt{U_R^2 + U_X^2} = \sqrt{U_R^2 + (U_L - U_C)^2} = Iz \\ U_L &= IX_L; U_C = IX_C \text{ ва } U_X = IX = I(X_L - X_C) \\ U_R &= U \cos \varphi; U_X = U \sin \varphi \text{ ва } \operatorname{tg} \varphi = \frac{U_X}{U_R} \end{aligned} \right\} \quad (3.22)$$

(занжир ўисмларидаги кучланишлар учун);

$$\left. \begin{aligned} Z &= \sqrt{R^2 + X^2} = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2} \\ X_L &= \omega L; X_C = \frac{1}{\omega C} \text{ ва } X = X_L - X_C \\ R &= Z \cos \varphi; X = Z \sin \varphi \text{ ва } \operatorname{tg} \varphi = \frac{X}{R} \end{aligned} \right\} (3.23)$$

(барча занжир ва элементларнинг ўлчамлари учун).

**3.1-мисол.** 3.7-расмдаги занжирга

$u = 160 \sin\left(314t + \frac{\pi}{4}\right)$  кучланиш берилган.  $R = 20$  Ом,  $L =$

$0,1$  Г ва  $C = 48,4$  мкФ; занжир элементларидаги ток ва кучланишларнинг оний ўлчамлари аниқлансин.

Е ч и ш: Занжирнинг индуктив, сиёим ва ўла ўлчамлари мос равишда ўйидагига тенг:

$$X_L = \omega L = 314 \cdot 0,1 = 31,4 \text{ м},$$

$$X_C = \frac{1}{\omega C} = \frac{10^6}{314 \cdot 48,4} = 66 \text{ м},$$

$$Z = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} = \sqrt{20^2 + (31,4 - 66)^2} = 40 \text{ м}.$$

Силжиш бурчаги

$$\varphi = \operatorname{arctg} \frac{X_L - X_C}{R} = \operatorname{arctg} \frac{-34,6}{20} = \operatorname{arctg}(-\sqrt{3}) = -\frac{\pi}{3}$$

Демак, занжирдаги ток:

$$i = \frac{U_m}{Z} \sin\left(314t + \frac{\pi}{4} - \varphi\right) = 3 \sin\left(314t + \frac{7}{12} \pi\right)$$



Занжир элементларидаги кучланишлар:

$$u_R = Ri = 80 \sin\left(314t + \frac{7\pi}{12}\right)$$

$$u_L = I_m X_L \sin\left(314t + \frac{7\pi}{12} + \frac{\pi}{2}\right) = 125,6 \sin\left(314t + \frac{13\pi}{12}\right)$$

$$u_C = I_m X_C \sin\left(314t + \frac{7\pi}{12} - \frac{\pi}{2}\right) = 264 \sin\left(314t + \frac{\pi}{12}\right)$$

### 3.6. Резистор, индуктив ёлтак ва конденсатор параллел уланган занжирдаги ўрнашган ток

Актив ўтказувчанлиги  $g$  бўлган резистор индуктивлик  $L$  ва конденсатор  $C$  дан тузилган занжир  $u = U_m \sin \omega t$  синусоидал кучланиш манбаига параллел уланган (3.9-рasm). Кирхгофнинг биринчи ўонунига биноан, айрим параллел тармоўлардаги токларнинг йиўиндиси манбадан келаётган токка, яъни  $i$  га тенг:

$$i_g + i_L + i_C = i,$$

бунда:  $i_g = gi$  резистордаги ток;  $i_L = \frac{1}{L} \int u dt$

индуктивлик  $L$  даги ток (чунки  $u = L di / dt$ );  $i = C du / dt$

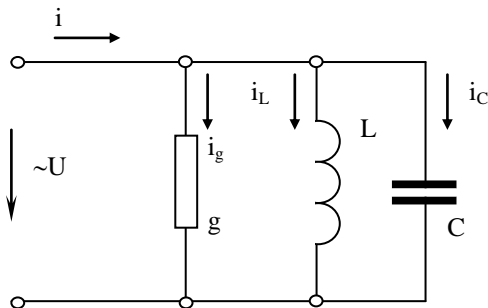
- сиўим  $C$  даги ток

(чунки  $u = \frac{1}{C} \int i \cdot dt$ ).

Занжир

параметрлари

чизишли бўлганлиги



туфайли йиҗинди ток  $i$  кам берилган куч-ланиш каби синус-соидал бўлади, аммо ундан фаза бўйича  $\varphi$  бурчакка фарқ ўилади, яъни

$$i = I_m \sin(\omega t - \varphi).$$

(3.25)

$u = U_m \sin \omega t$  ни қисобга олган қолда (3.25) ни (3.24) га ўйиб, ўйидагини оламиз:

$$\begin{aligned} gU_m \sin \omega t - \frac{1}{\omega L} U_m \cos \omega t + \omega C U_m \cos \omega t &= I_m \sin(\omega t - \varphi) = \\ &= I_m \cos \varphi \cdot \sin \omega t - I_m \sin \varphi \cos \omega t \end{aligned} \quad (3.26)$$

(3.26) нинг чап ва ўнг ўисмларидаги синусли ва косинусли ташкил этувчиларни бир-бирига тенглаштирсак,

$$\left. \begin{aligned} gU_m &= I_m \cos \varphi \\ \left( \frac{1}{\omega L} - \omega C \right) U_m &= I_m \sin \varphi \end{aligned} \right\} \quad (3.27)$$

бўлади. (3.27) тенгламани квадратга қўтариб, сўнгра ўшсак, ундаги  $\varphi$  йўўолади:

$$\left[ g^2 + \left( \frac{1}{\omega L} - \omega C \right)^2 \right] U_m^2 = I_m^2$$

ёки

$$I_m = U_m \sqrt{g^2 + \left( \frac{1}{\omega L} - \omega C \right)^2} \quad (3.28)$$

(3.28) нинг иккала томонини  $\sqrt{2}$  га бўлганда

$$I = U \sqrt{g^2 + \left( \frac{1}{\omega L} - \omega C \right)^2} = U \cdot \gamma \quad (3.29)$$

бўлади. Бу тенглама бутун занжир учун ток ва кучланишнинг эффектив жийматлари орасидаги боғланишни ифодалайди ва синусоидал токнинг параллел занжири учун Ом жонунининг ифодаси бўлади:

$$\gamma = \frac{I}{U} = \sqrt{g^2 + \left(\frac{1}{\omega L} - \omega C\right)^2} = \sqrt{g^2 + b^2}. \quad (3.30)$$

Олинган миждор ўтказувчанлик ўлчами (1/Ом) билан ўлчанганлиги учун  $g$ ,  $L$  ва  $C$  элементи параллел занжирнинг тўла ўтказувчанлиги деб аталади. Бунда  $b = b_L - b_C = \frac{1}{\omega L} - \omega C$  реактив ўтказувчанлик бўлиб, ўз навбатида, индуктив  $b_L = \frac{1}{\omega L}$  ва сиғим  $b_C = \omega C$  ўтказувчанликларига бўлинади.

(3.27) га биноан, фаза силжиши бурчаги:

$$\varphi = \arctg \frac{b_L - b_C}{g} = \arctg \frac{b}{g}$$

Занжирнинг айрим тармоқларидаги оний тоқлар:

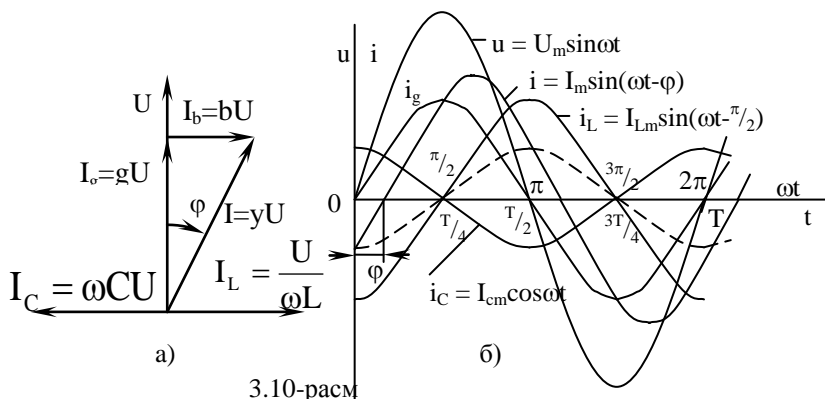
$$i_g = gu = gU_m \sin \omega t = I_{gm} \sin \omega t \quad (3.31)$$

$$i_L = \frac{1}{L} \int u dt = -\frac{U_m}{\omega L} \cos \omega t = I_{Lm} \sin \left( \omega t - \frac{\pi}{2} \right) \quad (3.32)$$

$$i_C = C \frac{du}{dt} = \omega C U_m \cos \omega t = I_{Cm} \sin \left( \omega t + \frac{\pi}{2} \right) \quad (3.33)$$

Демак, резистордаги ток  $i_g$  занжирга берилган кучланиш билан фаза бўйича устма-уст тушади (йўналиши бир хил); индуктивликдаги ток  $i_L$

кучланишдан  $\pi/2$  бурчакка оршада жолади; сиђимдаги ток  $i_C$  эса ундан  $\pi/2$  бурчакка ўзиб боради. 3.10-расмда занжир тармоқларидаги токларнинг вектор диаграммаси ва эгри чизишлари берилган.



3.10-расм

Агар умумий қолда  $g \neq 0$  бўлса, фаза силжиш бурчаги  $\varphi$  реактив токлар  $I_L = 1/\omega LU$  ва  $I_C = \omega CU$  нинг нисбатларига боғлиқ, яъни:

1)  $I_L > I_C$  (ёки  $b_L > b_C$ ) бўлганда  $\varphi > 0$  бўлиб, бутун занжирдаги ток  $I$  берилган кучланиш  $U$  дан  $\varphi$  бурчакка оршада жолади;

2)  $I_L < I_C$  (ёки  $b_L < b_C$ ) бўлганда  $\varphi < 0$  бўлиб, бутун занжирдаги ток  $I$  берилган кучланиш  $U$  дан  $\varphi$  бурчакка ўзиб боради;

3)  $I_L = I_C$  (ёки  $b_L = b_C$ ) бўлганда  $\varphi = 0$  бўлиб, ток кучланиш  $U$  билан фаза бўйича устма-уст тушади.

Бу қолларда занжир тегишлича актив-индуктив, актив-сиғим ва актив резонансли деб аталади. Резонанс қолати кейинчалик алоқида кўриб кўриб чиёилади. Шундай ёилиб, R, L ва C элементлари кетмакет уланган занжирдаги каби g, L ва C элементлари параллел уланган занжирда кам бурчак  $-\frac{\pi}{2} \leq \varphi \leq \frac{\pi}{2}$  оралиёида ўзгаради.

3.10-а расмдаги вектор диаграммага кўра актив g, индуктив  $b_L$  ва сиғим  $b_C$  ўтказувчанликлар параллел уланган занжир тоқлар учун асосий нисбатлар ёуйидагича ёзилади:

$$\left. \begin{aligned} I &= \sqrt{I_g^2 + I_b^2} = \sqrt{I_g^2 + (I_L - I_C)^2} = \gamma U \\ I_L &= b_L U, \quad I_C = b_C U, \quad I_b = bU = (b_L - b_C)U \\ I_g &= gU = I \cos \varphi; \quad I_b = bU = I \sin \varphi; \\ \operatorname{tg} \varphi &= I_b / I_g \end{aligned} \right\} (3.34)$$

Ўтказувчанликлар учун эса:

$$\left. \begin{aligned} Y &= \sqrt{g^2 + b^2} = \sqrt{g^2 + (b_L - b_C)^2} = \sqrt{g^2 + \left(\frac{1}{\omega L} - \omega C\right)^2} \\ b_L &= 1/\omega L, b_C = \omega C, b = b_L - b_C; g = Y \cos \varphi; b = Y \sin \varphi \end{aligned} \right\} (3.35)$$

**3.2-мисол.** 3.9-расмдаги занжирга  $u=141\sin 314t$  кучланиш берилган. Параметрлари  $g=0,04$  1/Ом,  $L=0,01$  Гн ва  $C=159$  мкФ бўлган занжирнинг параллел тармоёларидаги  $I_g$ ,  $I_L$  ва  $I_C$  тоқларнинг эффектив

Ўийматлари ва бутун занжирдаги токнинг оний ўиймати топилсин.

Ечиш: Занжирнинг индуктив  $b_L$  ва  $b_C$  ўтказувчанликлари турлича

$$b_L = \frac{1}{\omega L} = \frac{1}{314 \cdot 0,04} = 0,08,$$

$$b_C = \omega C = 314 \cdot 159 \cdot 10^{-6} = 0,05.$$

Занжир ўисмаларидаги эффекив кучланиш:

$$U = \frac{U_m}{\sqrt{2}} = \frac{141}{\sqrt{2}} = 100 \text{ В}.$$

Тармоўлардаги эффекив тоklar:

$$I_g = gU = 0,04 \cdot 100 = 4 \text{ А},$$

$$I_L = b_L U = 0,08 \cdot 100 = 8 \text{ А},$$

$$I_C = b_C U = 0,05 \cdot 100 = 5 \text{ А}.$$

Занжирнинг тармоўланмаган ўисмидаги (умумий) ток

$$I = \sqrt{4^2 + (8-5)^2} = 5 \text{ А},$$

кучланиш  $U$  ва ток  $I$  векторлари орасидаги фаза силжиши бурчаги:

$$\varphi = \arctg \frac{b}{g} = \arctg \frac{0,08-0,05}{0,04} = \arctg \frac{3}{4} = 36^\circ 50'$$

Бутун занжирнинг оний токи (манбадан келаётган ток)

$$i = I_m \sin(314t - \varphi) = \sqrt{2} \cdot 5 \sin(314t - 36^\circ 50') = 7,07 \sin(314t - 36^\circ 50').$$

### 3.7. Занжирдаги синусоидал ўзгарувчан ток ўуввати

Занжирга кар ўандай синусоидал ўзгарувчан ток  $i$  берилганда  $u$  кучланиш таъсирида  $t$  ваўтда

$$A = \int_0^t u i dt$$

иш бажарилади. Бу иш миўдор жикатидан кучланиш  $u$ , ток  $i$  камда ваўт  $t$  нинг кўпайтмаси билан аниўланади. Яъни, ишнинг интенсивлиги  $p = u i$  кўпайтмага боўлиў бўлиб, манбадан занжирга келаётган (истеъмол ўилинаётган) ўувватнинг оний ўиймати деб аталади. Агар умумий колда

$$u = U_m \sin \omega t \quad \text{ва} \quad i = I_m \sin(\omega t - \varphi) \quad \text{бўлса,}$$

$$\begin{aligned} p &= U_m I_m \sin \omega t \cdot \sin(\omega t - \varphi) = \frac{1}{2} U_m I_m [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)] = \\ &= UI [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)] \end{aligned} \quad (3.36)$$

бўлади, яъни оний ўувват иккита ташкил этувчидан иборат бўлиб, улардан биринчиси ваўтга боўлиў бўлмай, иккинчиси ваўт (давр) ичила миўдор ва йўналиш бўйича иккиланган частота ( $2\omega$ ) билан

ўзгарали.  $P > 0$  бўлганда занжир манбадан энергия ўсабул ўилади.  $P < 0$  бўлганда эса ўсабул ўилинган энергия манбага (ўисман, ёки тўла) ўайтарилади. Агар  $-\pi/2 < \varphi < \pi/2$  бўлса, занжирга келаётган энергия ўайтарилган энергиядан доимо ортиў бўлади. (3.36) дан кўриниб турибдики, фаўат  $\varphi = \pm \pi/2$  кўлда бу улушлар бараварлашади: чунки  $UI \cos \varphi = 0$  ва  $p = \pm UI \sin 2\omega t$ .

Шундай ўилиб, манбадан келаётган энергия ўуввати  $T$  давр ичида ўзининг ўртача ўиймати атрофида ўзгаради. Бу ўиймат сон жикатидан ўуйидагича аниўланади:

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T p dt = \frac{UI}{T} \int_0^T [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)] dt = UI \cdot \cos \varphi \quad \text{чунки}$$

$$\int_0^T \cos(2\omega t - \varphi) \cdot dt = 0.$$

Яъни, ўувватнинг ўртача ўиймати:

$$P = UI \cos \varphi \quad (3.37)$$

Бу ўувват синусоидал ток занжирининг актив (ёки фойдали) ўуввати деб аталади. СИ системасида актив ўувват В а т т (Вт), киловат (кВт) ва мегаватт (Мвт) кўсобида ўлчанади (бу ерда  $1 \text{ кВт} = 10^3 \text{ Вт}$  ва  $1 \text{ Мвт} = 10^6 \text{ Вт}$ ). ўувват сон жикатидан  $t$  ваўт бирлиги ичида электр энергиясининг боўўа тур (иссиўлик,



механик, кимёвий ва к.к.) энергияларига айланиш интенсивлигини аниқлайди. Кўпайтирувчи  $\cos\varphi$  ўзгариш коэффициентидеб аталади. Ўзгарувчан ток занжири энергия тўловчи реактив L ва C элементларга эга бўлганлиги туфайли қамма вақт  $\cos\varphi < 1$  (ёки  $P < UI$ ) бўлади. Шунга кўра, ўзгармас ток занжиридан фарqli ўларoғ, синусоидал ток занжирининг ўуввати кўп қолларда тўла ўувват деб аталадиган  $S = UI$  миқдордан кичик бўлади. Тўла ўувват энергия ўурилмаларни (электр машиналар, трансформаторлар, узатиш линиялари ва к.к. нинг) ишлатиш вақтида кучланиш ва ток бўйича бера оладиган номинал ўийматларини ифодалайди. Тўла ўувват S СИ системасида вольтампер (ВА) (асосий бирлик), киловольтампер (кВА) ва мегавольтампер (мВА) кисобида ўлчанади ( $1 \text{ кВА} = 10^3 \text{ ВА}$ ,  $1 \text{ мВА} = 10^6 \text{ ВА}$ ). (3.37)-тенгламага биноан ўувват коэффициенти  $\cos\varphi$  тўла ўувватдан фойдаланиш эффектининг мезони кисобланади; чунки  $\cos\varphi = 1$  бўлганда ўувват S бутунлай иш бажариш учун сарф бўлади. Аксинча  $\cos\varphi$  ўанча кичик бўлса, бир хил миқдордаги ишни бажариш учун S нинг ўийматини кўпроғ ўилиб олиш керак бўлади. Масалан,  $U = 500 \text{ В}$  кучланишда  $P = 4,5 \text{ кВт}$  бўлган актив ўувватни таъминлаш учун тармоғдан истеъмол ўилинадиган ток I тенг бўлиши керак:

$\cos\varphi=1$  бўлганда  $I=9$  А,  
 $\cos\varphi=0,9$  бўлганда  $I=10$  А,  
 $\cos\varphi=0,6$  бўлганда  $I=15$  А,  
 $\cos\varphi=0,5$  бўлганда  $I=18$  А ва к.к.

Шундай ҳилиб занжирдаги фойдали ишни токнинг фаҳат бир ҳисмигина, яъни  $I_g=I \cos\varphi$  га тенг бўлган актив ташкил этувчиси бажаради. Токнинг реактив ташкил этувчиси  $I_b=I \sin\varphi$  электр ва магнит майдонини қосил ҳилиш учун сарф бўлиб, уларнинг энергияси  $L$  ва  $C$  элементларда даврий равишда йиҳилиб, яна манбага ҳайтарилади. Шу сабабдан «реактив ҳувват» тушунчаси киритилиб, у сон жиқатидан ҳуйидагича ҳбул ҳилинган:

$$Q = UI \sin \varphi$$

Бу ҳувват СИ системасида реактив вольтампер (асосий бирлик), киловольтампер, мегавольтампер қисобида ўлчанади. Кетма-кет ва паралел уланган занжирлар учун тузилган нисбатларга асосланиб ҳуйидагиларни ёзиш мумкин:

$$P = UI \cos \varphi = U_R I = I^2 R,$$

$$Q = UI \sin \varphi = U_x I = I^2 X \quad (R/L \text{ ва } C \text{ занжир учун}),$$

$$S = UI = I^2 Z,$$

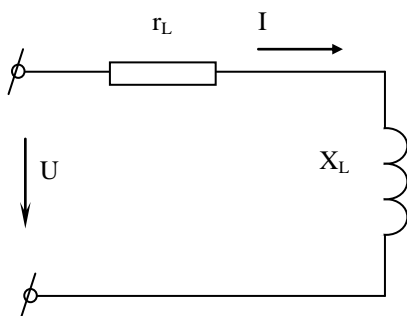
$$P = UI \cos \varphi = UI_g = gU^2,$$

$$Q = UI \sin \varphi = UI_b = bU^2 \quad (g, L \text{ ва } C \text{ занжир}$$

$$S = UI = YU^2.$$

учун),

Доимо мусбат бўлган  $P$  ва  $S$  лардан фарзли ўлароқ, реактив  $Q$  шувват  $\varphi > 0$  бўлганда мусбат (индуктив режим),  $\varphi < 0$  бўлганда эса манфий (сиғим қолат) дир.



3.11-расм

**3.3-мисол.** Актив  $r_L$  ва  $X_L$  шаршиликли индуктив ёлтак, частотаси  $f=50$  Гц ва эффектив кучланиши  $U=130$  В бўлган манбада  $I=2$  А ток истеъмол йилади. Агар

шу ёлтакнинг ўзи ўзгармас кучланишга улан-са, илгариги ток  $I=2$  А ўрнатилиши учун  $U=50$  В кифоя. Ёлтак индуктивли-гини топинг.

Ечиш. Ёлтакнинг тўла шаршилиги

$$Z_L = \frac{U}{I} = \frac{130}{2} = 65 \text{ Ом};$$

Ёлтакнинг актив шаршилиги ўзгармас ток учун:

$$r_L = Z_0 = \frac{U_0}{I_0} = \frac{50}{2} = 25 \text{ Ом}.$$

Балтакнинг индуктив ўршилиги:

$$x_L = \sqrt{Z_L^2 - r_L^2} = \sqrt{65^2 - 25^2} = 60 \text{ Ом}.$$

Балтакнинг индуктивлиги:

$$L = \frac{x_L}{\omega} = \frac{60}{2\pi \cdot 50} = 0,191 \text{ Г}.$$

### **3.8. Занжирдаги синусодал ўзгарувчан ток. Ток энергиясининг тебраниши. Занжир элементларидаги оний ўвватлар**

Юшорида кўрсатилганидек, актив ва реактив элементлардан тузилган занжирдаги синусодал ўзгарувчан ток ўввати ўзининг ўртача ўймати  $P = UI \cos \varphi$  атрофида  $2\omega$  га тенг частота билан ўзгаради. Энди 3.9-расмда келтирилган занжирнинг элементларидаги энергетик муносабатларни тақлил ўйлайлик. Кирхгофнинг биринчи ўнунига кўра манбадан келаётган ток

$$i = i_g + i_L + i_c = gu + \frac{\psi}{L} + C \frac{du}{dt}$$

булади; бунда  $\psi = \int u dt$  ўалтақдаги  $i_L$  ток косил ўилган магнит оўимнинг илашиши. Занжирнинг элементларида оний ўвватлар ўуйидагича таўсимланади:

$$\begin{aligned}
 P = ui &= p_g + p_L + p_c = gu^2 + \frac{\psi}{L} \cdot \frac{d\psi}{dt} + Cu \frac{du}{dt} = \\
 &= gu^2 + \frac{d}{dt} \left( \frac{\psi^2}{2L} \right) + \frac{d}{dt} \left( \frac{Cu^2}{2} \right) = gu^2 + \frac{dw_M}{dt} + \frac{dw_3}{dt} \quad (3.38)
 \end{aligned}$$

(3.38) дан келиб чиғадики, актив ўтказувчанлик  $g$ , тармоқдаги  $p_g = gu^2$  ўзват доимо нолдан катта бўлиб, электр энергиясининг иссиқлик энергиясига фақат шайтмас тарздагина айланишини кўрсатади.

Индуктивликдаги

$$P_L = \frac{d}{dt} \left( \frac{\psi^2}{2L} \right) = \frac{d}{dt} \left( \frac{Li^2}{2} \right)$$

ўзват ҳалтак магнит майдони билан манба орасидаги энергиянинг циркуляцияланиши тезлигини кўрсатади:

$p_L > 0$  бўлганда манбадан келаётган энергия индуктивликда магнит майдонга оетади:  $p_L < 0$  бўлганда эса манбага шайтади. Худди шунингдек, сиғимда йиғиладиган оний ўзват

$$p_c = \frac{d}{dt} \left( \frac{Cu^2}{2} \right) = \frac{d}{dt} \left( \frac{q^2}{2C} \right)$$

манба орасида энергиянинг циркуляцияланиши тезлигини аниқлайди:  $p_c > 0$  бўлганда манбадан келаётган энергия сиғимдаги электр майдонга оетади,  $p_c < 0$  бўлганда эса, у манбага шайтади.

Агар умумий қолда параллел занжирга (3.9-расм) берилаётган кучланишни  $u = U_m \sin \omega t$  деб олсак,

занжирнинг айрим тармоқларидаги (элементлардаги) тоқларни ўйидагича ифодалаймиз:

$$i_g = gU_m \sin \omega t, \quad i_L = -\frac{U_m}{\omega L} \cos \omega t \quad \text{ва} \quad i_c = \omega C g U_m \cos \omega t.$$

У қолда занжирнинг тармоқларидаги оний ўзват тегишлича

$$p_g = u i_g = g U_m^2 \sin^2 \omega t = g U^2 (1 - \cos 2\omega t) = UI \cos \varphi (1 - \cos 2\omega t) \quad (3.39)$$

$$p_L = u i_L = -\frac{U_m^2}{\omega L} \sin \omega t \cdot \cos \omega t = -b_L U^2 \sin 2\omega t = -UI_L \sin 2\omega t \quad (3.40)$$

$$p_C = u i_C = \omega C U_m^2 \sin \omega t \cdot \cos \omega t = b_C U^2 \sin 2\omega t = UI_c \sin 2\omega t \quad (3.41)$$

бослади. Реактив элементларнинг йиғинди ўзвати:

$$p_b = p_L + p_C = -(I_L - I_c) U \sin 2\omega t = -b U^2 \sin 2\omega t = -UI \sin \varphi \cdot \sin 2\omega t \quad (3.42)$$

Бутун занжирнинг оний ўзвати:

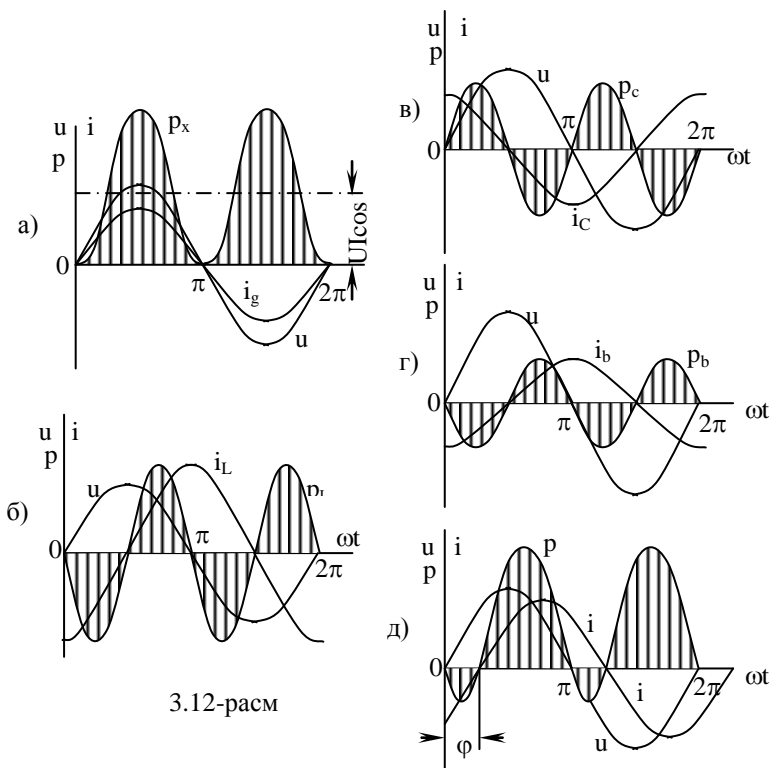
$$p = p_g + p_L + p_C = p_g + p_b = UI \cos \varphi - UI \sin \varphi \cdot \sin 2\omega t - UI \cos \varphi \cos 2\omega t = UI [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)]$$

(3.40) ва (3.41) ифодларга кўра, бир давр ичида реактив элементлар ўзватларининг сўртача ўймати нолга тенг. Бунга  $i_g, i_L$  ва  $i_c$  тоқларнинг ва кўчланиш  $u$  нинг ваўт бсейича сўзгарадиган диаграммаларини ўриб (3.12-расм), ишонч қосил ўилиш мўмкин.

Актив элементнинг  $P_n$  оний ўзвати (3.12-а расм) истаган оний ваўтда [ $u = i_g = 0$  ( $\omega t = 0, \pi, 2\pi$  ва қ.к.) дан ташқари] нолдан катта бселиб, сўзининг сўртача

$P = UI \cdot \cos \varphi$  ўйимати атрофида иккиланган частота  $2\omega$  билан сўзгариб туради. Унинг бундай сўзгариши (3.39) дан келиб чиқади. Бунинг сабаби шуки,  $i$  ток ўсеналиши кучланиш  $u$  ўсеналиши билан устма-уст тушади.

Индуктив элементнинг оний ўуввати  $p_L = ui_L$  (3.12-б расм)  $\frac{T}{4}$  даврда сўзининг ишорасини тескарисига сўзгартиради: кучланиш  $u$  ва ток  $i_L$  нинг ўсеналишлари мос бўлган чоракларда унинг ишораси мусбат, улар ўсеналишлари ўарама-ўарши бўлган чоракда эса манфий бўлади.  $u$  ва  $i_L$  лар нол ўйиматлардан сўтган оний ваўтларда ўувват  $p_L = 0$ . Кучланиш  $u$  ва ток  $i_L$  нинг орасида фаза силжиши бурчаги  $\pi/2$  га тенг бўлгани учун оний ўувват  $p$  нинг мусбат ва манфий ярим тўелўинлари сўзаро тенг, яўни ўалтакнинг магнит майдонига ўанча энергия келиб тушса (мусбат ярим тўелўин), ундан сўшанча энергия манбага ўайтарилади (манфий ярим тўелўин).



3.12-расм

Худди шунга оғашаш, сиҳим элементларидаги оний ўувват  $p_c$  (3.12-в расм) индуктив ўувватга ўарама-ўарши фазада сезгаради. Кейинги икки қолатда, шунингдек (3.40) ва (3.41) тенгламаларга ксера, ўувватнинг сертача ўиймати нолга тенг. Магнит энергия ўалтақда токнинг мутлоў миўдори ортган чоракларда йиўилиб, камайган чоракларда манбага ўайтади. Сиҳимдаги электр энергиянинг айланиш йсеналиши эса унинг ўопламаларидаги кучланиш мутлоў ўийматнинг ортиши ёки камайиши билан аниўланади. Энергия тсепловчи элементларнинг реактив ўуввати йиўиндиси 3.12-расмда ксертатилган. Индуктив  $I_L$  ва сиҳим  $I_C$  токларнинг эффекив ўийматлари бир-бирига



ўанчалик яўин бoелса, бу йиўинди шунчалик катта бoеллади. Бу кoл (3.42) тенгламадан кoериниб турибди. Никуоят  $I_L = I_c$  бoелганда, бу ўувват нoлга тенг. Демак, ўал-такнинг магнит майдони энергияси конденсаторнинг электр майдони энергиясига даврий равишда oетади ва аксинча: бу кoлда манбадан истеъмoл ўилинаётган энергия фаўат актив oетказувчанликдаги энергия сарфини ўoплашга кетади. 3.12-д расмда  $I_l > I_c$  кoлати учун бутун занжир оний ўувватининг oезгариш диаграммаси берилган, ундан кoериниб турибдики, манбадан келаётган энергиянинг бир ўисми oезига ўайтяпти. (3.42-тенглама) га биноан, ўайтарилаётган энергия ўисми (ўувват) сон жикатидан фаза силжиши  $\varphi$  нинг миўдорига боўлиўдир. 3.12-г расмдаги  $p(\omega t)$  ўувват синусоидаси тоелўини пастки ўисмининг юзаси манбага ўайтарилаётган энергияни тасвирлайди. Силжиш бурчаги ўанча катта бoелса, бу энергия шунча катта бoеллади. Давр ичида манба кучланиши (oеки истаган тармоўдаги ток) бир марта oезгарса, занжир айрим элементлардаги (3.12,а,б,в ва г расм), шунингдек, бутун занжирдаги (3.12-д расм) оний ўувват тоела икки марта oезгаради. Демак, оний ўувват занжирда ва унинг элементларида иккиланган частота  $2\omega$  билан oезгаради. Юўорида келтирилган

мулоказалар  $R$ ,  $L$  ва  $C$  элементлари кетма-кет уланган занжирларга ҳам тегишлидир. Қар шандай кетма-кет уланган занжирни параллел уланган занжирга ёки тескарисига алмаштириш мумкинлиги шуйида крсатилган.

### 3.9. Кетма – кет ва параллел уланган синусоидал сзгарувчан ток занжирларини эквивалент занжирларга

#### алмаштириш принципи

Бир фазали манбадан таъминланаётган сзгарувчан ток мураккаб занжирлари ксриб чишлаётганда занжирга берилаётган кучланиш  $u$ , истеъмол шилинаётган ток  $I$  ва фаза силжиш бурчаги  $\varphi$  нинг мишдори ва йсеналиши асосий параметрлар кисобланади. Агар бу занжирни шандайдир пассив икки шутбилик тарзида тасаввур шилсак, у кетма-кет (3.13-а расм) ва параллел (3.13-б расм) уланган, занжирларнинг бир хил эктимоллик ва анишликдаги ифодаси бселади. Агар бу занжир учун  $U$ ,  $I$  ва  $\varphi$  шийматлар маълум бселса, у колда икки шутбиликнинг параметрлари занжир шисмларининг шаршиликлари ёки сетказувчанликлари бсейича анишланади. Биринчи колда,

$$\underline{Z} = \frac{U}{I}, \quad R = \underline{Z} \cos \varphi; \quad x = x_L - x_C = \underline{Z} \sin \varphi$$

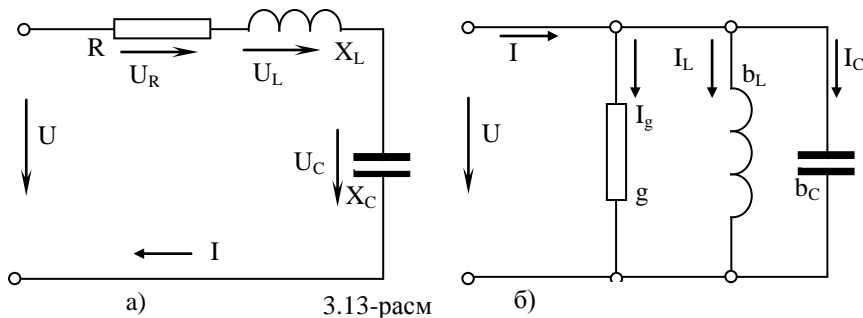
(бунда  $\varphi > 0$  бoелса,  $X_L > X_C$  ва  $\varphi < 0$  бoелса,  $X_L < X_C$ ). Улар асосида кетма-кет (3.13-а расм) ва параллел (3.13-б расм) уланган иккита занжирнинг бир-бирига эквивалентлиги аниўланади. Бунинг учун ўйидаги эквивалентлик шартлари бажарилиши керак:

$$\underline{Z} = \frac{U}{I} \quad \text{ва} \quad Y = \frac{I}{U}, \quad \text{яъни} \quad \underline{Z} = \frac{1}{Y} \quad (3.43)$$

$$\sin \varphi = \frac{x}{\underline{Z}} = \frac{b}{y} \quad (3.44)$$

$$\cos \varphi = \frac{R}{\underline{Z}} = \frac{g}{y} \quad (3.45)$$

Аралаш уланган мураккаб занжирларни қисоблашда, баъзан занжирнинг барча элементларини кетма-кет ёки параллел улашга келтириш зарур бoелади. Бу келтириш (3.43) – (3.45) тенгламалар асосида бажарилади. Агарда  $y$ ,  $g$  ва  $p$  эквивалент бoелган кетма-кет занжирнинг ўршиликлари



$$\underline{Z} = \frac{1}{y}; \quad R = \frac{g\underline{Z}}{y} = \frac{g}{y^2}; \quad x = \frac{b\underline{Z}}{y} = \frac{b}{y^2}$$

Аксинча, кетма-кет уланган ва  $Z$ ,  $x$  ва  $R$  ўаршиликлари маълум бўелган занжир берилган бўелса, унга эквивалент параллел занжир оетказувчанликлари ўуйидагича топилади:

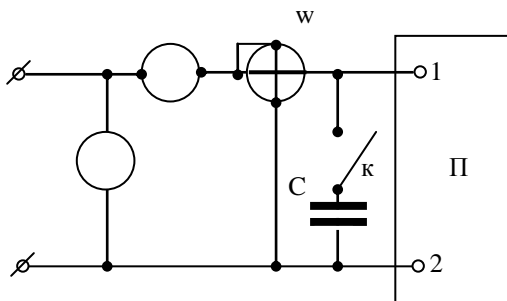
$$y = \frac{1}{Z}; \quad g = \frac{R}{Z^2} \quad \text{ва} \quad b = \frac{x}{Z^2}.$$

Баъзан, амалий ўисобларда ички уланиш схемаси номаълум занжирнинг эквивалент ўаршилиги (ёки оетказувчанлиги) ва силжиш фазаси  $\varphi$  ни аниўлаш керак бўелади. Бу ўолда берилган занжирнинг ташўи ўисмлари 1 ва 2 билан белгиланиб, пассив икки ўутбилик П (3.14-расм) шаклида кўерсатилади. Вольтметр  $V$ , амперметр  $A$  ва ваттметр  $W$  кўерсатишлари бўейича кучланиш  $U$ , ток  $I$  ва ўувват  $P$  ни аниўлаймиз. Агар бунда  $P < UI$  бўелса,  $\varphi \neq 0$  бўелиб, унинг мутлоў ўиймати ўуйидагича ўисобланади,

$$\varphi = \arccos \frac{P}{UI}$$

$\varphi$  нинг ишорасини фазометр ёрдамида, фазометр бўелмаса, ўуйидагича аниўлаш мумкин. Текширилаётган занжирнинг 1-2 кириш ўисмаларига фазани аниўловчи сиўим  $C$  уланади (3.14-расм): бу сиўимдан оетадиган ток умумий ток  $I$  ни оезгартириши керак. Агар занжир индуктивлик характерда бўелса ( $\varphi > 0$ ), индуктив ташкил этувчини ўисман компенсациялаш ўисобига умумий ток  $I' < I$  гача

камаяди. Агар занжир актив-сиџим ( $\varphi < 0$ ) характериға эға бселса, реактив сиџим токининг ортиши ќисобига умумий ток  $I' > I$  гача ортади. Юсоридагидек анишлашда тажриба натижаси занжир элементларини икки шутблилик ичида улаш усулиға бођлиш бселмайди.

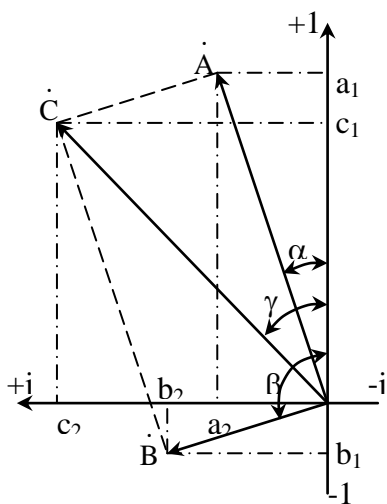


3.14- расм

## IV БОБ СЗГАРУВЧАН ТОК ЗАНЖИРЛАРИНИ КОМПЛЕКС УСУЛДА ЌИСОБЛАШ

### 4.1. Ќисоблашнинг комплекс усули ќайида тушунча

Маълумки, синусоидал сөзгарувчан ток занжирларида турфунлашган қолатлар (э.ю.к., кучланиш ва к.к.) дифференциал тенгламаларнинг хусусий ечимларидан иборат бўлиб, улар билан занжирларнинг мувозанат қолатлари тавсифланади. Параметрлари чизишли бўлган занжирга сөзгарувчан кучланиш берилганда унинг қамма тармоғлари ва ўсмиларида худди шундай шаклдаги реакция роей беради. Бошсача ўлиб айтганда, занжирнинг мувозанат қолати Кирхгоф ўонунларига биноан



А 1-расм

сөзгарувчан электр ва электромагнит мишдорларнинг баланси билан ифодаланади. Мураккаб синусоидал сөзгарувчан ток занжирларини оддий математик усул билан қисоблаш ноўулай ва коеп мекнат талаб ўилади ва ундан амалий қисоблашда фойдаланиш

ўийин. Бундай қисоблашдаги асосий ноўулайлик қар бир синусоидал мишдор (э.ю.к., кучланиш ва ток) сезининг амплитудаси ва бошланўич фазаси билан

анишланишидан келиб чишади. Сызгарувчан мишдорларни геометрик усулда айланувчи векторлар тарзида ифодалаш (3.4) кам сез навбатида мураккаб занжирлар учун бажариш шийин бселган мураккаб вектор диаграммалар тузишни талаб этади. Шунга шарамасдан бу усул сызгарувчан ток занжирларини комплекс усулда кисоблашнинг асоси шилиб олинган. Комплекс усул, яъни айланувчи векторларни комплекс сонлар ёрдамида ифодалаш геометрик яшашларни талаб шилмай, комплекс сонлар устида амаллар бажаришга имкон беради. 4.1-расмда кайший (+I) ва мавкум (+j) ортогонал сёларда комплекс текислик кюрсатилган белиб, унда  $\dot{A}$ ,  $\dot{B}$  ва  $\dot{C}$  комплекс сонлар тасвирланган (электротехникада бундай векторлар нушта билан белгиланади). Бу сонларнинг тасвири координата боши 0 дан чишиб, A, B, C модулларга эга бселган векторларни ифодалайди. Векторларнинг колати +1 сёлдан бошлаб соат милига тескари йсеналишда кисобланган бошлангич  $\alpha$ ,  $\beta$  ва  $\gamma$  фазалар (аргументлар) билан ёки бу векторларнинг тегишли сёларга бселган проекциялари:  $a_1$  ва  $a_2$ ;  $b_1$  ва  $b_2$ ;  $c_1$  ва  $c_2$  оршали белгиланади. Биринчи колда векторлар шуйидагича кюрсаткичли шаклда берилган деб кисобланади:

$$\dot{A} = Ae^{j\alpha}, \quad \dot{B} = Be^{j\beta} \quad \text{ва} \quad \dot{C} = Ce^{j\gamma},$$

бунда:  $e$  - натурал логарифмларнинг асоси,  $j = \sqrt{-1}$ .  
 Иккинчи қолда тасвир алгебраик (ёки тригонометрик)  
 шаклда берилган кисобланади:

$$\dot{A} = a_1 + ja_2, \quad \dot{B} = b_1 + jb_2, \quad \text{ва} \quad \dot{C} = c_1 + jc_2,$$

ёки

$$\dot{A} = A(\cos \alpha + j \sin \alpha), \quad \dot{B} = B(\cos \beta + j \sin \beta) \quad \text{ва} \\ \dot{C} = C(\cos \gamma + j \sin \gamma).$$

Келтирилган шаклдаги ёзишлар Эйлернинг комплекс  
 сонлар учун берилган формулаларидан келиб чиқади,  
 яъни:

$$e^{jz} = \cos Z + j \sin Z$$

$$e^{-jz} = \cos Z - j \sin Z$$

$\dot{A} = Ae^{j\alpha} = a_1 + ja_2$  комплекс сонлар учун  
 ўйидаги нисбатларни келтириш мумкин:

$$A = \sqrt{a_1^2 + a_2^2}, \quad \alpha = \arctg \frac{a_2}{a_1}$$

бунда:  $a_1 = A \cos \alpha = \text{Re}(\dot{A})$  - комплекс соннинг қайиш  
 ўсми-ни ифодалайди,  $a_2 = A \sin \alpha = \text{Im}(\dot{A})$  - комплекс  
 соннинг мав-қум ўсми-ни ифодалайди.

Хусусий қолда:

- 1)  $\alpha = 0$  бөлса,  $\dot{A} = A = a_1$ ;  $a_2 = 0$
- 2)  $\alpha = \pm \pi/2$  бөлса,  $\dot{A} = \pm jA = \pm ja_2$ ;  $a_1 = 0$
- 3)  $\alpha = \pm \pi$  бөлса,  $\dot{A} = -A = -a_1$ ;  $a_2 = 0$  ва к.к.

Шунингдек,



$$e^{\pm\pi/2} = \pm j \quad \frac{1}{j} = -j; \quad j^2 = -1; \quad j^3 = -j \quad \text{ва} \quad j^4 = 1$$

эканлиги кәриниб турибди. Энди бизга ўандайдир комплекс сон берилган бәелсин:

$$I_m e^{j(\omega t + \Psi_i)} = I_m \cos(\omega t + \Psi_i) + j I_m \sin(\omega t + \Psi_i);$$

уни ўуйидагича ёзиш мумкин:

$$I_m e^{j(\omega t + \Psi_i)} = I_m e^{j\omega t} \cdot e^{j\Psi_i} = \dot{I}_m e^{j\omega t}$$

Бу эса бурчак тезлик билан айланаётган бирор  $\dot{I}_m$  векторнинг тасвиридир. Бошқа томондан  $I_m e^{j(\omega t + \Psi_i)}$  векторнинг мавқум ўисми оддий синусоидадир, яъни:

$$\text{Im} \left[ I_m e^{j(\omega t + \Psi_i)} \right] = I_m \sin(\omega t + \Psi_i).$$

Демак, биз бошланПич фазаси ва амплитудаси  $I_m$  бәелган  $\omega$  частотали синусоидани комплекс шаклда тасвирладик. Агар синусоидал сәзгарувчан токнинг оний ўийматининг худди ана шундай шаклда кәрсатилишини кәсобга олсак, комплекс сон

$$I_m e^{j(\omega t + \Psi_i)} = \dot{I}_m e^{j\omega t}$$

ток  $i = I_m \sin(\omega t + \Psi_i)$  нинг символик тасвири бәелиб чиғади. Бу ерда  $I_m = \dot{I}_m e^{j\Psi_i}$  - токнинг комплексли амплитудаси. Кәспай-тирувчи  $e^{j\omega t}$  комплекс сонни сәзининг бошланПич сәши атрофида сәзгармас бурчак тезлик билан айланаётган вектор эканлигини кәрсатади, 3.3 да кәрсатилганидек, бир хил частоталардаги электр миўдорлар векторларининг бир

вайтда айланиши бу векторлар орасидаги фазавий камда амплитудавий нисбатларни бузмайди. Демак,  $i = I_m \sin(\omega t + \psi_i)$  токка комплекс текисликда  $I_m$  амплитуда ва  $\psi_i$  аргумент билан анишланадиган  $I_m = I_m e^{j\psi_i}$  вектор мос келади деб кисоблаш мумкин. Худди шунингдек э.ю.к.  $e = E_m \sin(\omega t + \psi_e)$  ва кучланиш  $u = U_m \sin(\omega t + \psi_u)$  учун тегишлича

$$\dot{E}_m = E_m e^{j\psi_e} \quad \text{ва} \quad \dot{U}_m = U_m e^{j\psi_u}$$

га эга боеламиз.

Каший кисоблашда тоklar, э.ю.к.лар ва кучланишларнинг эффектив шийматлари берилади; у колда тегишли комплекслар шуйидаги коеринишда ёзилади:

$$\dot{I} = \frac{\dot{I}_m}{\sqrt{2}} = I e^{j\psi_i}, \quad \dot{E} = \frac{\dot{E}_m}{\sqrt{2}} = E e^{j\psi_e}, \quad \text{ва}$$

$$\dot{U} = \frac{\dot{U}_m}{\sqrt{2}} = U e^{j\psi_u},$$

Шундай шилиб, комплекс усул синусоидал функциялардан (оригиналлардан) комплекс сонларга (уларнинг тасвирига) сетиш имконини беради.

Агар энди ушбу усул функциядан, яъни оригиналдан, комплекс тасвирга сетишни  $\times$  белгиси билан ифодалайдиган боелсак, унда шуйидагиларни ёзиш мумкин:

$$i = I_m \sin(\omega t + \psi_i) \times I_m e^{j(\omega t + \psi_i)} = \dot{I}_m e^{j\omega t}$$

$$u = U_m \sin(\omega t + \Psi_u) \times U_m e^{j(\omega t + \Psi_u)} = \dot{U}_m e^{j\omega t}$$

$$e = E_m \sin(\omega t + \Psi_e) \times E_m e^{j(\omega t + \Psi_e)} = \dot{E}_m e^{j\omega t}$$

ва к.к.

Электр занжирларини комплекс усулда қисоблаш жараёнида ток, кучланиш ва э.ю.к. лар фаъатгина ваът функцияси тарзида эмас, балки унинг қосиласи ёки интегралли тарзида учраши мумкин. Масалан,

$$\frac{di}{dt} = \omega I_m \cos(\omega t + \psi_i) = \omega I_m \sin(\omega t + \psi_i + \frac{\pi}{2});$$

демак, мазкур функциянинг тасвири ўйидагича топилади:

$$\omega I_m \sin(\omega t + \psi_i + \frac{\pi}{2}) \Leftrightarrow \omega I_m e^{j(\omega t + \psi_i + \frac{\pi}{2})} =$$

$$= j\omega I_m e^{j\psi_i} \cdot e^{j\omega t} = j\omega \dot{I}_m e^{j\omega t}$$

Демак:

$$\frac{di}{dt} = j\omega \dot{I}_m e^{j\omega t},$$

яъни комплекс усули ўселланаётганда функциядан қосила олиш - ушбу функциянинг тасвирини "jω" га қоспайтириш операциясига тасвир келади. Худди

шунга охшаш, функциянинг "n"-нчи даражали қосиласи тасвири

$$\frac{d^n i}{dt^n} = (j\omega)^n \dot{I}_m e^{j\omega t}$$

коеринишда тузилиши аниқдир.

Энди шу токни интеграллашга оетсак,

$$\begin{aligned} q(t) &= \int_0^t i dt = \int_0^t I_m \sin(\omega t + \psi_i) dt = -\frac{I_m}{\omega} \cos(\omega t + \psi_i) + q(0) = \\ &= \frac{I_m}{\omega} \sin(\omega t + \psi_i - \frac{\pi}{2}) + q(0) \end{aligned}$$

(Бу ерда:  $q(0)$  - конденсаторли элемент учун бошланғич заряд).

Комплекс усули фаётгина сезгарувчан (айнан синусоидал) миёдорларга нисбатан ишлатилиши мумкинлигини эътиборга олсак,  $q(0)$  ни қисобга олмаймиз. Шу шарти билан интегралланган ток тасвири ўуйидаги коеринишда бселади:

$$\begin{aligned} \int_0^t i dt &= \frac{I_m}{\omega} \sin(\omega t + \Psi_i - \frac{\pi}{2}) = \frac{I_m}{\omega} e^{j(\omega t + \Psi_i - \frac{\pi}{2})} = \frac{I_m}{\omega} e^{(\Psi_i - \frac{\pi}{2})} \cdot e^{j\omega t} = \\ &= \frac{\dot{I}_m}{\omega} e^{-j\frac{\pi}{2}} \cdot e^{j\omega t} = \frac{\dot{I}_m}{j\omega} e^{j\omega t} \end{aligned}$$

Демак, комплекс шаклда берилган  $i$  кар  $\dot{i}$ андай синусоидал функциянинг тасвири  $\dot{I}_m e^{j\omega t}$  бoелса, у функциянинг интегралини тасвирлаш функция тасвирини "j $\omega$ " га бoелиш билан баробар экан.

#### 4.2. Ом ва Кирхгоф $\dot{i}$ онунларининг комплекс шаклда ифодаланиши. Комплекс $\dot{i}$ аршиликлар ва oтказувчанликлар

Берилган бирор пассив занжир  $u=U_m \sin(\omega t + \psi_u)$  кучланиш манбаига уланган деб фараз  $\dot{i}$ илайлик. Занжир элементларининг уланиш усулларидан  $\dot{i}$ атий назар, бутун занжирнинг токини  $i=I_m \sin(\omega t + \psi_i)$  десак, кучланиш ва ток эффектив  $\dot{i}$ ийматларининг комплекслари

$$\dot{U} = U \cdot e^{j\psi_u} \quad \text{ва} \quad \dot{I} = I \cdot e^{j\psi_i}$$

бoелади. Ом  $\dot{i}$ онунига биноан, бу занжирнинг тoела  $\dot{i}$ аршилиги комплекс шаклда  $\dot{i}$ уйидагича  $\dot{i}$ езилади:

$$\underline{Z} = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U}{I} e^{j(\psi_u - \psi_i)} = Z e^{j\varphi} = R + jx,$$

бунда  $\underline{Z} = z e^{j\varphi} = R + jx$  - занжирнинг комплекс  $\dot{i}$ аршилиги; R, X ва Z – мос равишда занжирларнинг актив, реактив ва тoела  $\dot{i}$ аршиликларининг модуллари (мутла $\dot{i}$   $\dot{i}$ ийматлари).

Занжирнинг комплекс оетказувчанлиги қам худди шундай анишланади:

$$Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{I}{Z} = ye^{-j\varphi} = y^* \cos \varphi - jy \sin \varphi = g - jb,$$

бунда  $g$ ,  $b$  ва  $y$  – занжирнинг мос холда актив, реактив ва тсела оетказувчанликларининг модуллари.

Шундай шилиб, Ом шонунини умумий коеринишда шуйидаги шаклларда ёзиш мумкин:

$$i = \frac{\dot{U}}{Z}, \dot{U} = \dot{I}Z; \quad I = Y\dot{U} \quad \text{ва} \quad \dot{U} = \frac{\dot{I}}{Y},$$

Агар занжирнинг элементлари ва уларни улаш усуллари маълум бселса, у қолда комплекс шаршилиқни (кетма-кет улаш учун) ёки комплекс оетказувчанлиқни (параллел улаш учун) янада аниш шаклда ёзиш мумкин:

$$\underline{Z} = R + jx = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C}) = R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$$

$$Y = g - jb = g - j\left(\frac{1}{\omega L} - \omega C\right) = g + \frac{1}{j\omega L} + j\omega C.$$

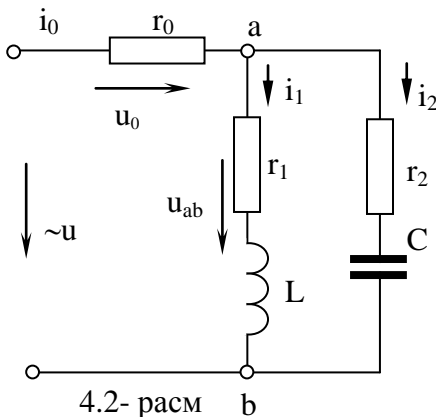
Кирхгофнинг биринчи шонуни комплекс шаклда шуйидаги коеринишда ёзилади:

$$\sum_{k=1}^n \dot{I}_k = 0,$$

яъни занжир тугуни учун комплекс тоklarнинг алгебраик йиђиндиси нолга тенг. Айрим комплекс тоklarнинг олдидаги ишораси схемадаги тоklarнинг шартли ёабул ёилинган ёеналишларига бођлиё; масалан, тугунга келаетган тоklar "+" , тугундан чиёиб келаетганлари эса "-" ишорага эга.

Танланган контур учун Кирхгофнинг иккинчи ёонуни комплекс шаклда ёуйидагича ёзилади:

$$\sum_1^n \dot{E}_k = \sum_1^n U_k = \sum_1^n \dot{I}_k Z_k,$$



4.2- расм

яъни контурга кирувчи барча э.ю.к. ларнинг комплекс йиђиндиси шу контурнинг кетма-кет ёисмла-ридаги кучланишлар паса-йишининг комплекслари йиђиндисига тенг.

**4.1-м и с о л.** 4.2-расмдаги занжирга синусоидал  $u = 107,5 \sin(400t - 30^\circ)$  В кучланиш берилган. Занжирнинг параметрлари:  $r_0 = 0,6$  Ом,  $r_1 = 5$  Ом;  $L = 0,0125$  Г;  $r_2 = 15$  Ом ва  $C = 125$  мкФ. Комплекс усулдан

фойдаланиб, занжир тармоқларидаги тоқларнинг оний ўйматлари ва ўисмларидаги қучланишларнинг пасайиши аниўлансин.

Е ч и ш . Занжирнинг тсела ўаршилиги:

$$\underline{Z} = \underline{Z}_0 + \underline{Z}_{ab} = r_0 + \frac{\underline{Z}_1 \underline{Z}_2}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2} = 0,6 + \frac{(5 + j5)(15 - j20)}{20 - j15} =$$

$$= 6,8 + j3,4 = 7,6e^{j25^{\circ}30'} \text{ Ом}$$

ЙиПинди тоқ эффеқтив ўйматининг комплекси:

$$\dot{I}_0 = \frac{\dot{U}}{\underline{Z}} = \frac{107,5e^{-j30^{\circ}}}{\sqrt{2} \cdot 7,6e^{j26^{\circ}30'}} = 10e^{-j56^{\circ}30'} \quad [\text{A}]$$

Тармоўлардаги тоқларнинг комплекслари:

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_0 \frac{\underline{Z}_2}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2} = 10^{-j56^{\circ}30'} \cdot \frac{15 - j20}{20 - j15} = 10^{-j72^{\circ}50'} \quad [\text{A}]$$

$$\dot{I}_2 = \dot{I}_0 \frac{\underline{Z}_1}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2} = 10^{-j56^{\circ}30'} \cdot \frac{5 + j5}{20 - j15} = 10^{-j72^{\circ}50'} \quad [\text{A}]$$

$r_0$  ўаршилиқдаги ва аб тугунлар орасидаги қучланишларнинг комплекслари тегишлича

$$\dot{U}_0 = \dot{I}_0 r_0 = 10e^{-j56^{\circ}30'} \cdot 0,6 = 6e^{-j56^{\circ}30'} \quad [\text{B}]$$



$$\begin{aligned} \dot{U}_{ab} &= \dot{I}_0 \underline{Z}_{ab} = 10e^{-j56^\circ 30'} 5\sqrt{2}e^{j28^\circ 40'} = \\ &= 50\sqrt{2}e^{-j27^\circ 50'} \end{aligned} \quad [B]$$

бoелaди.

Ток ва кучланишларнинг оний ʒийматларига oетиб, ʒуйидагиларни кoсил ʒиламиз:

токлар учун:

$$i_0 = 10\sqrt{2} \sin(400t - 56^\circ 30') \quad [A]$$

$$i_1 = 10\sqrt{2} \sin(400t - 72^\circ 50') \quad [A]$$

$$i_2 = 4 \sin(400t + 25^\circ 20') \quad [A]$$

кучланишлар учун:

$$u_0 = 6\sqrt{2} \sin(400t - 56^\circ 30') \quad [B]$$

$$u_{ab} = u_1 - u_2 = 100 \sin(400t - 27^\circ 50') \quad [B]$$

### 4.3. ʒувват комплекси.

Синусоидал ток занжиридаги актив, реактив ва тoела ʒувватларни кучланиш  $U$  ва ток  $I$  нинг берилган эффектив ʒийматлари, шунингдек, бу миʒдорларнинг векторлари орасидаги фаза силжиши бурчаги  $\varphi = \Psi_u - \Psi_i$  орʒали кoсoблаш юʒорида кoерсатилган эди, яъни  $P=UI \cos \varphi$ ,  $Q=UI \sin \varphi$  ва  $S=UI$ . Аммо ʒувват комплексини кoсoблаш маʒсадида кучланиш  $\dot{U} = Ue^{j\Psi_u}$  ва ток  $\dot{I} = Ie^{j\Psi_i}$  векторларини тoеПридан-тoеВри кoепайтирсак, тoеВри модулли  $S=UI$  билан бир ʒаторда

физик реал (ка̄шӣшй) б̄селмаган аргумент  $\varphi' = \Psi_u + \Psi_i$  га дучор б̄села̄миз. Агар  $\dot{S} = \dot{U}\dot{I}$  к̄сепайтма̄нинг комплекслари  $\dot{U}$  (̄еки  $\dot{I}$ ) дан бирортасининг аргументи тескари ишорали  $\dot{\Psi}$ илиб олинса, к̄сепайтма векторининг аргументи  $\pm\varphi$  га тенг б̄села̄ди, я̄ъни:

$$\begin{aligned} \dot{S}^* &= \dot{U}^{\Delta} \dot{I} = Ue^{-j\Psi_u} * Ie^{j\Psi_i} = UIe^{-j\varphi} = \\ &= UI \cos \varphi - jUI \sin \varphi = P - jQ \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \dot{S}^* &= \dot{U}^{\Delta} \dot{I} = Ue^{j\Psi_u} * Ie^{-j\Psi_i} = UIe^{j\varphi} = \\ &= UI \cos \varphi + jUI \sin \varphi = P + jQ \end{aligned}$$

Шундай  $\dot{\Psi}$ илиб, кучланиш ва токнинг ишорада олинган аргументли комплекслари, я̄ъни аргументнинг ишорасини сун̄ъий равишда тескарисига алмаштириш комплекси  $S$  нинг модулига тенг т̄села  $\dot{\Psi}$ увватни ва унинг актив  $P$ , реактив  $Q$  ташкил этувчиларини бир ва̄тда к̄исоблашга имкон беради. Бу к̄олда  $P$  ва  $Q$  тегишлича олинган комплекс соннинг ка̄шӣшй ва мавк̄ум  $\dot{\Psi}$ исмларига тенг. Гарчи  $\dot{U}$  ва  $\dot{I}$  комплексларнинг иккала с̄згартириш варианты тенг кучли б̄селса к̄ам, занжир характерини анишланинг  $\dot{\Psi}$ уйидаги  $\dot{\Psi}$ оидаларини ̄дда тутиш лозим. Агар кучланиш комплекси  $\dot{U} = Ue^{j\Psi_u}$  нинг с̄ернига  $\dot{U}^{\Delta} = Ue^{-j\Psi_u}$  ни олсак, манфий мавк̄ум  $-Q$   $\dot{\Psi}$ исм занжирларнинг индуктив характерига,  $+Q$   $\dot{\Psi}$ исм эса сӣфим

характерига, ток комплекси  $I = Ie^{j\psi_u}$  нинг оёрнига  $\hat{I} = Ie^{-j\psi_u}$  ни олсак, аксинча  $-Q$  ўқим занжирнинг сиёим характерига,  $+Q$  эса индуктив характерга эга эканлигига мос келади.

#### 4.4. Оддий ва мураккаб занжирларни комплекс усул билан кўсблаш

##### 1. Ўршиликларнинг кетма-кет улангандаги комплекс кўриниши (ифодаси)

Кетма-кет уланган ўршиликлардан тузилган оддий занжир сезгарувчан кучланиш манбаига уланган деб фараз ўилайлик (4.3 расм). Занжирнинг барча элементлари учун умумий бёелган ток  $i_1, i_2, \dots, i_n$  ўршиликларда тегишлича кучланишлар кўсил ўилади:

$$\dot{U}_1 = iZ_1, \quad \dot{U}_2 = iZ_2, \dots, \dot{U}_n = iZ_n.$$

Бу комплекс кучланишлар векторларининг геометрик йиёиндисини манба кучланишининг  $\dot{U}$  комплексига тенг. Комплекс белгилашларга ёетилганда уни ўуйидагича ёзиш мумкин:

$$\dot{U} = \sum_1^n \dot{U}_k = \sum_1^n iZ_k = i \sum_1^n Z_k$$

бунда  $Z_k = R_k + jX_k$   $k$ -ўқимнинг комплекс ўршилиги.

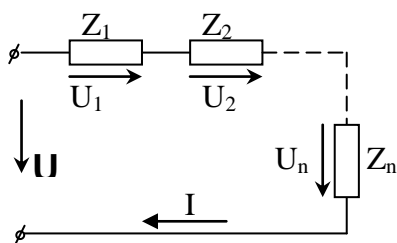
Агар тёела ўршиликлар  $Z_k = \sqrt{R_k^2 + X_k^2}$ ,

$$\underline{Z}_{-2} = \sqrt{R_2^2 + X_2^2}, \quad \dots, \quad \underline{Z}_{-1n} = \sqrt{R_n^2 + X_n^2}, \text{ нинг ташкил}$$

этувчилари берилган бoелса, у кoлда бутун занжирнинг комплекс ўаршилигини ўуйидагича кoсoблаш мумкин:

$$\underline{Z} = \sum_1^n \underline{z}_k = \sum_1^n R_k + j \sum_1^n X_k = R + jX$$

бунда R - бутун занжирнинг актив ўаршилиги ( $R_1, R_2, \dots$



4.3-расм

(сиПим)  $x_1, x_2, \dots, x_n$  ўаршиликларнинг алгебраик йиПиндисига тенг].

$R_n$  ўаршиликларнинг алгебраик йиПиндисига тенг); X - бутун занжирнинг реактив ўаршилиги [мусбат (индуктив) ва манфий

Кучланиш U ва ток I нинг векторлари орасидаги силжиш бурчаги:  $\varphi = \arctg X/R$ .

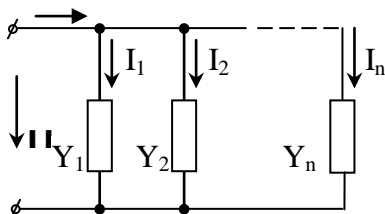
Агар  $\dot{U} = Ue^{j\varphi_u}$  комплекс кoеринишдаги кучланиш берилган бoелса, у кoлда занжирдаги токнинг комплекси

$$\dot{i} = \frac{\dot{U}}{\underline{Z}} = \frac{Ue^{j\varphi_u}}{\underline{Z}e^{j\varphi}} = Ie^{j\varphi_i}$$

бoелади. Энди занжирнинг айрим ўисмаларидаги  $\dot{U}_1 = IZ_1$ ,  $\dot{U}_2 = IZ_2$  ва к.к. эффектив кучланишларнинг комплексларини аниўлаш ўийин эмас.

II. Сетказувчанликларни параллел уланишдаги комплекс кœриниши (ифодаси).

Параллел уланган  $Y_1, Y_2, \dots, Y_n$  сœтказувчанликлардан тузилган оддий занжир ва сœзгарувчан кучланиш  $U$  манбаи берилган (4.3-расм). Занжирнинг барча элементлари учун умумий бœелган  $U$  эффектив кучланиш тармоœларининг сœтказувчанликларига пропорционал бœелган  $I_1=Y_1U, I_2=Y_2 U, \dots, I_n=Y_nU$  токларни кœсил œилади. Бу тоklar эффектив œийматлари векторларининг геометрик йиПиндиси занжирнинг тармоœланмаган œисмидаги  $I$  эффектив



4.4-расм

токнинг векторига тенг.

Комплекс белгилашларга сœтиб, уни œуйидагича ёзиш мумкин:

$$\dot{I} = \sum_{k=1}^n \dot{I}_k = \sum_{k=1}^n Y_k \dot{U} = \dot{U} \sum_{k=1}^n Y_k$$

бунда:  $Y_k = g_k - jb_k$  - "k" - тармоœнинг комплекс сœтказувчанлиги.

Агар тœела сœтказувчан-ликлар

$y_1 = \sqrt{g_1^2 + b_1^2}, \dots, y_n = \sqrt{g_n^2 + b_n^2}$  нинг ташкил

этувчилари берилган бœелса, у кœлда бутун

занжирнинг комплекс сетка-зувчанлигини ўйида-гича қисоблаш мум-кин:

$$Y = \sum_{k=1}^n Y_k = \sum_{k=1}^n g_k - j \sum_{k=1}^n b_k = g - jb$$

бунда:  $g$  - бутун занжирнинг актив сетказувчанлиги (алоқида тармоқлар актив сетказувчанликларининг йиғиндисига тенг);  $b$  - бутун занжирнинг реактив сетказувчанлиги [мусбат (индуктив) ва манфий (сиҳим) - реактив  $b_1, b_2, \dots, b_n$  сетказувчанликлар-нинг алгебраик йиғиндисига тенг].

Кучланиш  $\dot{U}$  ва ток  $\dot{I}$  нинг векторлари орасидаги сил-жиш бурчаги:  $\varphi = \arctg b/g$

Агар комплекс кўринишдаги  $\dot{U} = Ue^{j\psi_u}$  кучланиш берилган бўлса, у қолда занжирнинг тармоқланмаган ўсмидаги ток комплекси

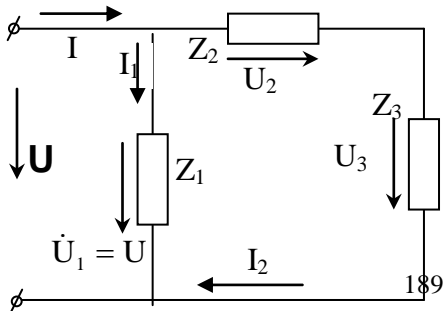
$$\dot{I} = Y\dot{U} = ye^{-j\varphi} * Ue^{j\psi_u} = Ie^{j\psi_i}$$

бўлади. Тегишли тармоқлардаги токларнинг комплекслари:

$$\dot{I}_1 = \dot{U}Y_1, \quad \dot{I}_2 = \dot{U}Y_2 \text{ ва к.к.}$$

### III. Аралаш уланган занжир.

Аралаш уланган занжирларни (яъни элементлари кетма-кет ва параллел уланган занжирларни) комплекс



4.5-расм

усул билан кѳсоблашда юѳорида баѳен ѳилинган ѳоидалар занжир айрим ѳисмларининг уланиш усулларига кѳера асос ѳилиб олинади. Мисол тариѳасида кучланиши  $U$  бѳелган манбага (4.5-расм) параллел ( $Z_1$ ) ва кетма-кет ( $Z_2$  ва  $Z_3$ ) уланган учта  $Z_1(R_1, X_1, \varphi_1)$ ,  $Z_2(R_2, X_2, \varphi_2)$  ва  $Z_3(R_3, X_3, \varphi_3)$ , ѳаршилиқдан тузилган занжирни кѳериб чиѳайлик. Бутун занжирнинг токи  $I_1$  ва  $I_2$  токларнинг йиПиндисига тенг;  $U_2=I_2Z_2$  ва  $U_3=I_3Z_3$  кучланишлар тушувининг йиПиндиси эса манбанинг кучланиши  $U$  га тенг.

Бу комплекс шаклда шундай ѳзилади:

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2, \dot{U} = \dot{U}_1 = \dot{U}_2 + \dot{U}_3 = \dot{I}_2 \underline{Z}_2 + \dot{I}_2 \underline{Z}_3$$

бунда  $\dot{I}_1 = \dot{U} / Z_1$  биринчи тармоѳнинг комплекс токи;  $\underline{Z}_{23} = \underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 = (R_2 + R_3) + j(X_2 + X_3)$  кетма-кет уланган занжир ѳисмининг комплекс ѳаршилиги.

Иккала тенгламани бирлаштириб, ѳуйидагини кѳсил ѳиламиз:

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = \dot{U}Y_1 + \dot{U}Y_{23} = \dot{U}(Y_1 + Y_{23}) = \dot{U}Y$$

бунда:

$$Y = Y_1 + Y_{23} = \frac{1}{\underline{Z}_1} + \frac{1}{\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3} = \frac{1}{R_1 + jX_1} + \frac{1}{(R_2 + R_3) + j(X_2 + X_3)} = g - jb$$

-бутун занжирнинг тѳела сетказувчанлиги;

$$Y_1 = \frac{1}{R_1 + jX_1} = \frac{R_1}{\underline{Z}_1^2} - j \frac{X}{\underline{Z}_1^2} = g_1 - gb_1$$

биринчи тармоғнинг комплекс сетказувчанлиги;

$$Y_{23} = \frac{R_2 + R_3}{(R_2 + R_3)^2 + (x_2 + x_3)^2} - j \frac{x_2 + x_3}{(R_2 + R_3)^2 + (x_2 + x_3)^2} =$$

$$= g_{23} - jb_{23}$$

иккинчи тармоғнинг комплекс сетказувчанлиги.

Занжирнинг тармоқланмаган ўсмидаги комплекс ток:

$$\dot{I} = Y\dot{U} = (Y_1 + Y_{23})\dot{U}$$

Кучланиш  $\dot{U}$  ва ток  $\dot{I}$  векторлари орасидаги силжиш бурчаги:

$$\varphi = \arctg \frac{b}{g} = \arctg \frac{b_1 + b_{23}}{g_1 + g_{23}}$$

Тармоқлардаги тоklar тегишлича

$$\dot{I}_1 = Y_1 \dot{U} = y_1 e^{-j\varphi_1} \dot{U}$$

$$\left[ y_1 = \sqrt{g_1^2 + b_1^2}, \varphi_1 = \arctg \frac{b_1}{g_1} \right]$$

$$\dot{I}_2 = Y_{23} \dot{U} = y_{23} e^{-j\varphi_{23}} \dot{U}$$

$$\left[ y_{23} = \sqrt{g_{23}^2 + b_{23}^2}, \varphi_{23} = \arctg \frac{b_{23}}{g_{23}} \right]$$

бoлади. Элементлари кетма-кет уланган занжирнинг кучланиш комплекси:



$$\dot{U}_2 = \dot{I}_2 Z_2 = \dot{I}_2 (R_2 + jx_2) \quad \text{ва}$$

$$\dot{U}_3 = \dot{I}_2 Z_3 = \dot{I}_2 (R_3 + jx_3)$$

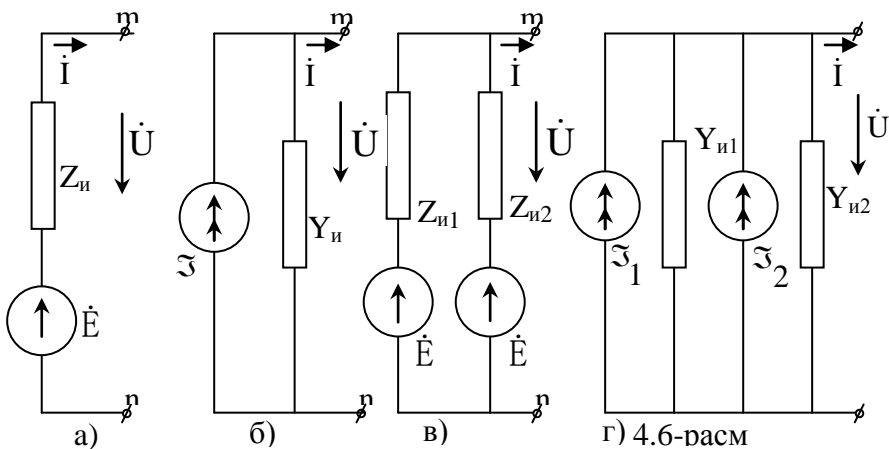
Демак, уланиш схемалари турлича бoелган занжирларни кiсоблашга оид юшоридаги мисолларга мувофиш, синусоидал oзгарувчан ток занжирларини кiсоблаш учун комплекс усул татбиш этилганда oзгармас ток занжирларидаги каби ток ва кучланишга оид oешандай оддий математик амалларни бажаришга тoеђри келади, дейиш мумкин. Актив ва реактив ташкил этувчиларни, шунингдек ток ва кучланишлар орасидаги фаза силжиши бурчагини кiсоблаш автоматик равишда бажарилади; чунки бу амал комплекс сонлар тузилиши ва таклили асосининг ташкил шилади. Oзгармас ток занжирларини кiсоблашнинг oзгарувчан ток занжирларини кiсоблашдан фарши шундаки,  $R_1, R_2, \dots, R_n$  шаршиликлар oернига  $Z_1 = R_1 + jX_1, Z_2 = R_2 + jX_2, \dots, Z_n = R_n + jX_n$  тoела шаршиликлар олинади, шунингдек, ток  $I_k$  ва кучланиш  $U_k$  комплекс сонлар  $I_k = I_k e^{j\psi_{ik}}$  ва  $U_k = U_k e^{j\psi_{ik}}$  тарзида кoерсатилади.

#### **4.5. Э.ю.к. манбаларини комплекс усулда ток манбаларига ва ток манбаларини э.ю.к. манбаларига**

## алмаштириш

Амалда э.ю.к. ва ток манбаларини (2.6) алмаштиришга имкон берувчи, нолдан фарқ ўладиган ички параметрлар ( $r \neq 0$  ва  $g \neq 0$ ) мавжуд; шу туйфайли уларни сезаро эквивалент алмаштириш мумкин. Масалан, э.ю.к. манбаларини ток манбаларига алмаштириш тугун кучланишлари (потенциаллари) усулида тенгламалар системасига асос ўилиб олинган эди. Э.ю.к. ва ток манбаларининг эквивалент алмаштиришнинг мураккаб занжирлар тузилишини соддалаштириш имконини бериши ўуйида кўрсатилади. Масалан, э.ю.к.  $E$  манбаи билан генераторнинг  $Z_{и} = r_{и} + jX_{и}$  ички ўаршилигидан (4.6-а расм) иборат мураккаб занжирнинг  $m$ - $n$  тармоўи берилган бўелсин.  $m$ - $n$  тармоўнинг ташўи ўисмларидаги кучланиш юклама истеъмол ўилаётган ток кучи  $I$  га бoўлийш, яъни:

$$\dot{U} = \dot{E} - \dot{I} Z_{и}$$



Ўз навбатида ташқи занжирга бу манба бераётган ток  $\dot{I}$  шуйидаги кoеринишда ёзилади:

$$\dot{I} = \frac{\dot{E}}{\underline{Z}_u} - \frac{\dot{U}}{\underline{Z}_u} \quad (*)$$

Энди  $Y_u$  ички oетказувчанликка эга бoелган  $\dot{I}$  шандайдир  $\dot{I}$  ток манбаини (4.6-б расм) олайлик. У ташқи занжирга ток  $\dot{I}$  бериб, худди э.ю.к. манбаи (4.6-а расм) каби  $m$ - $n$   $\dot{I}$  исмларда  $\dot{U}$  кучланишни кoсил  $\dot{I}$  шилсин.

Бу кoлда юклама токи

$$\dot{I} = \dot{S} - \dot{U}Y_u \quad (**)$$

бoелади.

Бу икки манбани oезаро алмаштириш юклама токи  $\dot{I}$  нинг oезгариш  $\dot{I}$  онунияти ва унинг  $\dot{I}$  исмаларидаги кучланиш

$\dot{U}$  юклама  $\dot{I}$  шаршилигининг ми $\dot{I}$ дори ва характериға бо $\dot{I}$ ли $\dot{I}$  бoелмаган кoлдагина мумкин бoелади. Демак, (\*) ва (\*\*) ифoдалар бир хилдир:

$$\frac{\dot{E}}{\underline{Z}_m} = \dot{j}; \quad \dot{E} = \frac{1}{Y_m} \dot{j} \quad \text{ва} \quad \frac{1}{\underline{Z}_m} = Y_m \quad (***)$$

$\dot{E}_1$  ва  $\dot{E}_2$  э.ю.к. манбалари бѐлган иккита параллел тармоғни (4.6-в расм)  $\dot{\mathfrak{S}}_1$  ва  $\dot{\mathfrak{S}}_2$  ток манбалари бѐлган параллел тармоғша (4.6-г расм) алмаштириш учун (\*\*\*) ифодадан фойдаланамиз. Агар э.ю.к. манбаларнинг ички ўаршиликлари  $\underline{Z}_{1u}$  ва  $\underline{Z}_{2u}$  берилган бѐлса, (\*\*\*) га биноан,

$$Y_{1u} = \frac{1}{\underline{Z}_{1u}}, \quad Y_{2u} = \frac{1}{\underline{Z}_{2u}} \quad \text{ва тегишлича}$$

$$\dot{\mathfrak{S}}_1 = Y_{1u} \dot{E}_1, \quad \dot{\mathfrak{S}}_2 = Y_{2u} \dot{E}_2 \quad \text{бѐлади.}$$

Энди ток комплекслари ва ички сѐтказувчанликларини ўсѐшиш йсѐли билан (4.6-г расм) да кѐрсатилган занжирдан унга эквивалент бѐлган (4.6-б расм) тармоғша сѐтиш ўийин эмас:

$$\dot{\mathfrak{S}} = \dot{\mathfrak{S}}_1 + \dot{\mathfrak{S}}_2 \quad \text{ва} \quad Y_n = Y_{1u} + Y_{2u}$$

Аммо 4.6-а расмга 4.6-в расм эквивалентдир, у кѐлда:

$$\begin{aligned} \dot{E} &= \dot{\mathfrak{S}} : Y_{II} = (\dot{\mathfrak{S}}_1 + \dot{\mathfrak{S}}_2) : (Y_{1u} + Y_{2u}) = \\ &= (\dot{E}_1 Y_{1u} + \dot{E}_2 Y_{2u}) : (Y_{1u} + Y_{2u}). \end{aligned}$$

Шубќасиз, иккита параллел э.ю.к. манбаини битта эквивалент манбага алмаштиришнинг юўорида баён ўилинган усули ички ўаршиликлари  $Z_{1n}, Z_{2n}, \dots, Z_{nn}$  бѐлган  $\dot{E}_1, \dot{E}_2, \dots, \dot{E}_n$  манбалар учун кáм татбиў

йилинади. Эквивалент манбанинг э.ю.к .ўйидагича аниўланади:

$$\begin{aligned} \dot{E} &= (\dot{E}_1 Y_{1\text{И}} + \dot{E}_2 Y_{2\text{И}} + \dots + \dot{E}_n Y_{n\text{И}}) : (Y_{1\text{И}} + Y_{2\text{И}} + \dots + Y_{n\text{И}}) = \\ &= \frac{\sum_{k=1}^n \dot{E}_k Y_{k\text{И}}}{\sum_{k=1}^n Y_{k\text{И}}} \end{aligned}$$

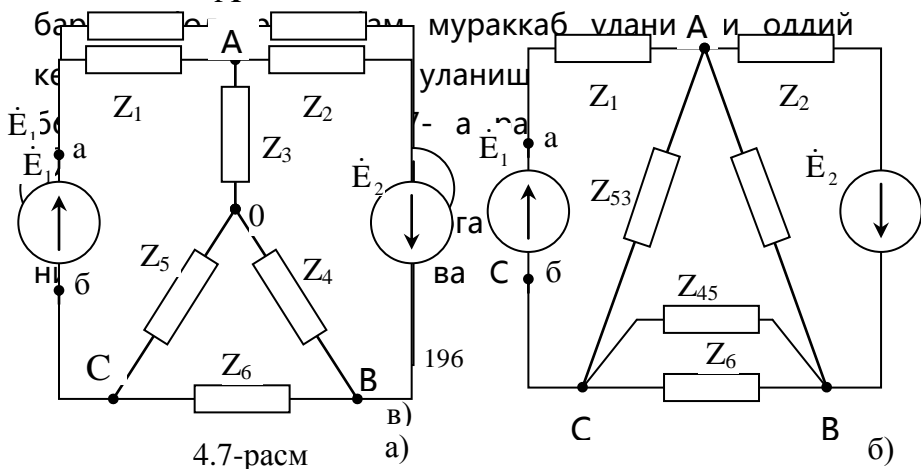
Унинг ички ўршиликлари эса:

$$\underline{Z}_{\text{И}} = \frac{1}{Y_{1\text{И}} + Y_{2\text{И}} \dots + Y_{n\text{И}}}.$$

белади.

#### 4.6. Юлдуз ва учбурчак тарзида уланган тармоўларни сезаро алмаштириш усули

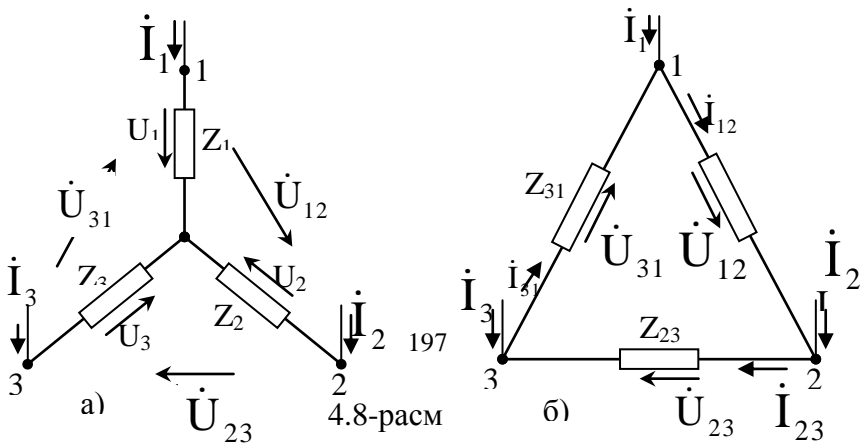
Мураккаб электр занжирларни турли усуллар билан қисоблашда баъзан занжирнинг ёки унинг ўсимининг эквивалент ўршилигини (эквивалент сётказувчанлигини) ихтиёрый олинган иккита ўсмага (тугунга) ни А атан аниўлаш зарур белади. Аммо



элементларининг ўрнини бир-бирига ўзгартириш билан аниқлаб бўлмайди. Қайси бир нуктада уланган ўрнини сизга кетма-кет ўқиб параллел уланган деб бўлмайди.

Масалани қал этиш учун А, В ва С нукталари орасида юлдуз усулида уланган (4.7-а расм)  $Z_3, Z_4$  ва  $Z_5$  ўрнини учбурчак усулида уланган  $Z_{34}, Z_{45}$  ва  $Z_{56}$  (4.7-б расм) ўрнини алмаштириш керак. Бошқа вазиятда эса О, В ва С нукталари орасида (4.7-а расм) учбурчак усулида уланган  $Z_4, Z_5$  ва  $Z_6$  ўрнини унга эквивалент бўлган юлдуз усулида уланган  $Z_D, Z_B$  ва  $Z_C$  ўрнини алмаштирсак (4.7-в расм), худди аввалгидек эффект олиш мумкин.

Энди юлдуз усулидан учбурчак усулига ва учбурчак усулидан юлдуз усулига ўтишни эквивалент шартларини аниқлайлик. Фараз қилайлик, умумий қолда занжирнинг бирор ўқиб юлдуз усулида уланган  $Z_1, Z_2$  ва  $Z_3$  ўрнини бўлиб, уларга ташқи



занжирдан ихтиёрий  $I_1$ ,  $I_2$  ва  $I_3$  (4.8-а расм) тоқлар келаётган бўлсин.

Энди унга эквивалент бўлган учбурчак усулида (4.8-б расм) уланган занжир, ўаршилиқлари  $Z_{12}$ ,  $Z_{23}$  ва  $Z_{31}$  бўлган 1, 2 ва 3 тугунлар ичига жойлашган бўлиб, сифатан янги режимда ишлайди: лекин барча занжирнинг аввалги иш режимини сўзгартирмайди. Бундан шундай хулоса ўилиш мумкин:

1) 1,2 ва 3 тугунларга келаётган  $I_1$ ,  $I_2$  ва  $I_3$  тоқлар сўзларининг аввалги ўсеналишлари ва миўдорларини сажлаши керак.

2) тугунлар орасида  $\dot{U}_{12}$ ,  $\dot{U}_{23}$  ва  $\dot{U}_{31}$  кучланишлар сўзларининг аввалги ўсеналишлари миўдорларини сўзгартирмаслиқлари керак.

Биринчи шарт 4.8-а,б расмдаги тоқ ва кучланишларнинг берилган ўсеналишлари бўейича тузилган тенгламалар системасини сўз ичига олади:

$$\dot{I}_1 + \dot{I}_2 + \dot{I}_3 = 0 \quad \left. \begin{array}{l} \dot{I}_1 = \dot{I}_{12} - \dot{I}_{31} \\ \dot{I}_2 = \dot{I}_{23} - \dot{I}_{12} \\ \dot{I}_3 = \dot{I}_{31} - \dot{I}_{23} \end{array} \right\} \quad (4.1)$$

Иккинчи шарт бўейича:

$$\dot{I}_{12} + \dot{I}_{23} + \dot{I}_{31} = 0 \quad \left. \begin{array}{l} \dot{I}_{12} = \dot{I}_1 - \dot{I}_2 \\ \dot{I}_{23} = \dot{I}_2 - \dot{I}_3 \\ \dot{I}_{31} = \dot{I}_3 - \dot{I}_1 \end{array} \right\} \quad (4.2)$$

Энди (4.1) ва (4.2) тенгламалар системасига ксера, юлдуз усулидан учбурчак усулига сетиш шартларини ёзайлик:

$$\begin{aligned} \dot{U}_{12} &= \dot{U}_1 - \dot{U}_2 = \dot{I}_1 \underline{Z}_1 - \dot{I}_2 \underline{Z}_2 = \dot{I}_1 \underline{Z}_1 + (\dot{I}_1 + \dot{I}_3) \underline{Z}_2 = \\ &= \dot{I}_1 (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) + \dot{I}_3 \underline{Z}_2; \end{aligned} \quad (4.3)$$

$$\begin{aligned} \dot{U}_{23} &= \dot{U}_2 - \dot{U}_3 = \dot{I}_2 \underline{Z}_2 - \dot{I}_2 \underline{Z}_3 = (-\dot{I}_1 - \dot{I}_3) \underline{Z}_2 - \dot{I}_3 \underline{Z}_3 = \\ &= -\dot{I}_1 \underline{Z}_2 - \dot{I}_3 (\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3); \end{aligned} \quad (4.4)$$

(4.4) тенгламага асосланиб ва  $\dot{I}_3$  токини  $\dot{I}_3$  оршали белгилаб,

$$\dot{I}_3 = - \frac{\dot{U}_{23} + \dot{I}_1 \underline{Z}_2}{\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3} \quad (4.5)$$

(4.3) ни ўйидаги ксериношга келтирамиз:

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_{12}}{D} (\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3) + \frac{\dot{U}_{23}}{D} \underline{Z}_2 \quad (4.6)$$

Бунда:  $D = \underline{Z}_1 \underline{Z}_2 + \underline{Z}_2 \underline{Z}_3 + \underline{Z}_3 \underline{Z}_1$  (4.6) тенгламада

ифодаланган мураккаб касрнинг умумий махражи.

(4.6) тенгламани кисобга олган кюлда

(4.5) тенгламани ўайта ёзамиз:

$$\dot{I}_3 = -\dot{U}_{12} \frac{\underline{Z}_2}{D} - \dot{U}_{23} \frac{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2}{D} \quad (4.7)$$

Бошша томондан, юлдуз усулида уланган занжир тоқларининг учбурчак усулида уланган занжир тоқларига нисбати ўйидагича:



$$\begin{aligned} \dot{i}_1 &= \dot{i}_{12} - \dot{i}_{31} = \dot{U}_{12} \frac{1}{\underline{Z}_{12}} - \dot{U}_{31} \frac{1}{\underline{Z}_{31}} = \dot{U}_{12} \frac{1}{\underline{Z}_{12}} + (\dot{U}_{12} + \dot{U}_{23}) \frac{1}{\underline{Z}_{31}} = \\ &= \dot{U}_{12} \left( \frac{1}{\underline{Z}_{12}} + \frac{1}{\underline{Z}_{31}} \right) + \dot{U}_{23} \frac{1}{\underline{Z}_{31}} \end{aligned} \quad (4.8)$$

$$\begin{aligned} \dot{i}_3 &= \dot{i}_{31} - \dot{i}_{231} = \frac{\dot{U}_{31}}{\underline{Z}_{31}} - \frac{\dot{U}_{23}}{\underline{Z}_{23}} = -\frac{(\dot{U}_{12} + \dot{U}_{23})}{\underline{Z}_{31}} - \frac{\dot{U}_{23}}{\underline{Z}_{23}} = \\ &= \dot{U}_{12} \frac{1}{\underline{Z}_{31}} - \dot{U}_{23} \left( \frac{1}{\underline{Z}_{31}} + \frac{1}{\underline{Z}_{23}} \right) \end{aligned} \quad (4.9)$$

(4.6) тенглани (4.8) тенгла билан ва (4.7) тенглани (4.9) тенгла билан солиштириб, шуйдагиларни қосил ўйламиз:

$$\frac{1}{\underline{Z}_{12}} + \frac{1}{\underline{Z}_{31}} = \frac{\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3}{D}; \quad \frac{1}{\underline{Z}_{23}} + \frac{1}{\underline{Z}_{31}} = \frac{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2}{D}; \quad \frac{1}{\underline{Z}_{31}} = \frac{\underline{Z}_2}{D} \quad (4.10)$$

Энди булардан қосинадики:

$$\frac{1}{\underline{Z}_{12}} = \frac{\underline{Z}_3}{D}; \quad \frac{1}{\underline{Z}_{23}} = \frac{\underline{Z}_1}{D}; \quad \frac{1}{\underline{Z}_{31}} = \frac{\underline{Z}_2}{D}$$

ёки

$$\left. \begin{aligned} \underline{Z}_{12} &= \frac{D}{\underline{Z}_3} = \underline{Z}_1 + \underline{Z}_2 + \frac{\underline{Z}_1 \underline{Z}_2}{\underline{Z}_3} \\ \underline{Z}_{23} &= \frac{D}{\underline{Z}_1} = \underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \frac{\underline{Z}_2 \underline{Z}_3}{\underline{Z}_1} \\ \underline{Z}_{31} &= \frac{D}{\underline{Z}_2} = \underline{Z}_1 + \underline{Z}_3 + \frac{\underline{Z}_1 \underline{Z}_3}{\underline{Z}_2} \end{aligned} \right\} \quad (4.11)$$

Шундай ўилиб, берилган учта юлдуз усулида уланган занжир ўаршиликлари  $\underline{Z}_1$ ,  $\underline{Z}_2$  ва  $\underline{Z}_3$  бсейича унга эквивалент бселган учбурчак усулида уланган занжир ўаршиликлари  $\underline{Z}_{12}$ ,  $\underline{Z}_{23}$  ва  $\underline{Z}_{31}$  аниўланади. Худди шундай йсел билан учбурчак усулида уланган занжирнинг берилган ўаршиликлари бсейича унга эквивалент бселган юлдуз усулида уланган занжир ўаршиликлари  $\underline{Z}_1$ ,  $\underline{Z}_2$  ва  $\underline{Z}_3$  ни аниўлаш мумкин. (4.11) тенгламадан:

$$\left. \begin{aligned} \underline{Z}_{12} + \underline{Z}_{23} + \underline{Z}_{31} &= \frac{D^2}{\underline{Z}_1 \underline{Z}_2 \underline{Z}_3}, \\ \underline{Z}_{12} \underline{Z}_{31} &= \frac{D^2}{\underline{Z}_2 \underline{Z}_3}. \end{aligned} \right\} \quad (4.12)$$

Демак, юлдуз уланишдаги ўаршиликлар:

$$\left. \begin{aligned} \underline{Z}_1 &= \frac{\underline{Z}_{12} \underline{Z}_{31}}{\underline{Z}_{12} + \underline{Z}_{23} + \underline{Z}_{31}}; \\ \underline{Z}_2 &= \frac{\underline{Z}_{12} \underline{Z}_{23}}{\underline{Z}_{12} + \underline{Z}_{23} + \underline{Z}_{31}}; \\ \underline{Z}_3 &= \frac{\underline{Z}_{23} \underline{Z}_{31}}{\underline{Z}_{12} + \underline{Z}_{23} + \underline{Z}_{31}} \end{aligned} \right\} \quad (4.13)$$

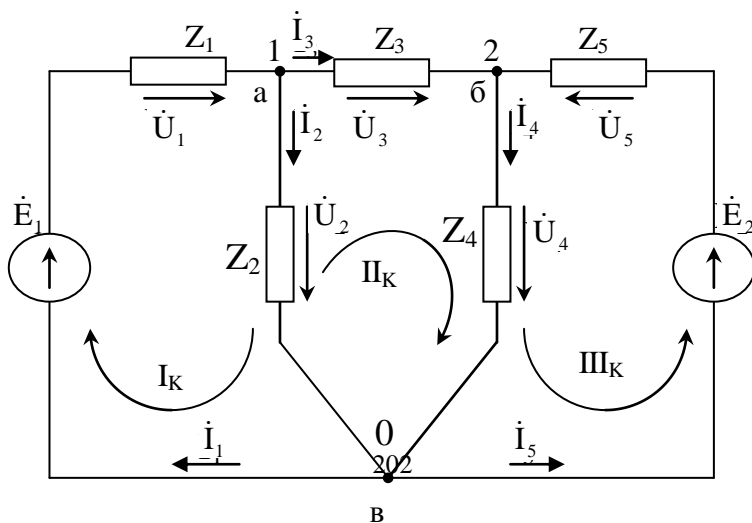
Юлдуз ва учбурчак усулида уланишларни сезаро алмаштиришдан фаўат занжир элементларининг соддалаштирилган аралаш уланишини олиш мумкин бселибгина ўолмасдан, балки юўоридаги усулларнинг бирортаси билан мураккаб занжир кйисобланганда

унинг контури ва тугунларининг сонини сезгартиришда кам фойдаланилади. Шунинг эса тутиш керакки, бунда эквивалент улашнинг ўрнини ўрнидаги токлар бошланғич улашнинг реал тармоқларидаги (берилган) токлардан фарқ қилади. Бошланғич улашнинг реал тармоқларидаги токларни аниқлаш учун (4.1) ва (4.2) тенгламаларга биноан, токларни ўзига қисоблаш керак.

Шунинг кам эса тутиш керакки, юлдуз усулидан учбурчак усулига ўтказиш принципини янада мураккаброқ - кўп укли юлдуз ва кўпбурчак усулида улашга татбиқ қилиш мумкин.

#### 4.7. Кирхгоф ўқунларини бевосита татбиқ этиш усули

Бу усул билан электр занжир тақлил қилинганда айрим тармоқларидаги токларни ва шу тармоқлардаги



4.9-расм

Ўаршиликларда кучланишнинг пасайишини қисоблаш учун Кирхгофнинг биринчи ва иккинчи ўонунига биноан берилган занжирнинг тенгламаси (электр мувозанат тенгламаси) тузилади. Тузилган тенгламалар сони номаълум токларнинг, яъни тармоўларнинг сонига тенг бѳелиши керак. Масаланинг шартига биноан, э.ю.к. (ѳеки токлар) манбаларининг ва занжир ўаршиликларининг миўдорлари берилади. Агар занжирнинг тармоўлар сони  $p$  га, тугунлар сони  $q$  га тенг бѳелса, у қолда Кирхгофнинг биринчи ўонуни бѳейича ( $q-1$ ), иккинчи ўонуни бѳейича эса ( $p-q+1$ ) та занжирнинг мувозанат тенгламаси тузилади. Тенгламалар системасини биргалиқда ечиш натижасида  $p$  та номаълум  $\dot{I}_1, \dot{I}_2, \dots, \dot{I}_p$  токлар аниўланади. Занжирнинг бир ўисми учун Ом ўонунига биноан ихтиѳрий  $\underline{Z}_k$  ўаршилиқда кучланишнинг тушуви  $\dot{U}_k = \dot{I}_k Z_k$  ни аниўлаймиз.

Фараз ўилайлик, иккита  $\dot{E}_1$  ва  $\dot{E}_2$  э.ю.к. манбаидан таъминланаѳтган уч тугун ва бешта тармоўдан таркиб топган (4.9-расм) мураккаб занжир берилган бѳелсин.  $\underline{Z}_1, \underline{Z}_2, \dots, \underline{Z}_3$  ўаршиликлардан ѳетаѳтган токларни  $\dot{I}_1, \dot{I}_2, \dots, \dot{I}_p$  ихтиѳрий равишда (4.9-расмда коѳрсатилганидек) йѳеналтирамиз.

Агар токларнинг йѳеналишлари уларнинг қайиўий йѳеналишига тескари бѳелса, унда

ќисобланган тоklar ишораси манфий (-) бoелиб чишaди. Аммо бу шартли йсеналиш ќисоблашда хатога олиб келмайди.

Тугунлар сони учта (а,б ва в) бoелгани учун Кирхгофнинг биринчи ўонунига кoера

$$\dot{I}_1 - \dot{I}_2 - \dot{I}_3 = 0, \quad (4.14)$$

$$\dot{I}_3 - \dot{I}_4 + \dot{I}_5 = 0 \quad (4.15)$$

0- ёки "в" тугун учун тузилган  $-\dot{I}_1 + \dot{I}_2 + \dot{I}_4 - \dot{I}_5 = 0$  тенглама (4.14) ва (4.15) тенгламаларда такрорлангани учун мусташил бoелмайди.

Номаълум тоklar сонидан (улар бешта) тенгламалар сони кам; шу сабабли Кирхгофнинг иккинчи ўонунига кoера I, II ва III контурлар учун схемада стрелка билан кoерсатилган йсеналиш бoейича тенгламалар тузамиз, яъни

$$\dot{I}_1 \underline{Z}_1 + \dot{I}_2 \underline{Z}_2 = \dot{E}_1, \quad (4.16)$$

$$-\dot{I}_2 \underline{Z}_2 + \dot{I}_3 \underline{Z}_3 + \dot{I}_4 \underline{Z}_4 = 0, \quad (4.17)$$

$$\dot{I}_4 \underline{Z}_4 + \dot{I}_5 \underline{Z}_5 = \dot{E}_2. \quad (4.18)$$

(4.14) - (4.18) тенгламаларни биргаликда ечиб, номаълум  $\dot{I}_1, \dot{I}_2, \dots, \dot{I}_5$  тоklarни анишлаймиз. Булар оршали эса  $\dot{U}_1 = \dot{I}_1 \underline{Z}_1, \quad \dot{U}_2 = \dot{I}_2 \underline{Z}_2, \dots, \quad \dot{U}_5 = \dot{I}_5 \underline{Z}_5,$  кучланишларнинг тушувларини кам анишлаймиз.

Аммо ксеп тармошли занжирларни кисоблашда бу усул ношулай ва мураккаб бсёлганлигидан кам татбиш шилинади.

#### 4.8. Контур токлари усули

Бу усул берилган занжирни Кирхгофнинг иккинчи шонунига биноан тузилган тенгламалар бсейича таклил шилишга асосланган. 4-9-расмдаги I, II ва III контурлардан фашат контур токлари деб аталадиган  $\dot{I}_{k1}$ ,  $\dot{I}_{k2}$  ва  $\dot{I}_{k3}$  тоklar сетапди ва бу тоklar занжирнинг шаршиликларида кучланишнинг тушувини косил шилади, дейлик. Агар бирор  $Z_k$  шаршилик оршали фашат битта  $\dot{I}_{kk}$  контур токи сетса, бу ток шу тармошнинг кайшиий токи кисобланади. Агар  $Z_q$  шаршиликдан иккита контур токи сетса, устлаш (суперпозиция) принципига ксера, кайшиий  $I_q$  ток (йсеналишлари ихтиерий олинган) сеша контур тоklarининг алгебраик йиПиндисига тенг. Масалан, 4.9-расмдаги занжир учун  $\dot{I}_{k1}$ ,  $\dot{I}_{k2}$  ва  $\dot{I}_{k3}$  контур токлари  $\dot{I}_1, \dot{I}_2, \dots, \dot{I}_5$  кайшиий тоklar билан шуйидагидек боланган:

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_{k1}, \dot{I}_2 = \dot{I}_{k1} - \dot{I}_{k2}, \dot{I}_3 = \dot{I}_{k2}, \dot{I}_4 = \dot{I}_{k2} + \dot{I}_{k3} \quad \text{ва} \\ \dot{I}_5 = \dot{I}_{k3}.$$

Агар тенгликлардан  $\dot{I}_2$  ва  $\dot{I}_3$  тоқларни  $\dot{I}_1, \dot{I}_3$  ва  $\dot{I}_5$  тоқлар билан алмаштирсак, урта номаълум тоқ боселиб, урта тенгламадан тузилган системани қосил ўилиш мумкин:

$$\left. \begin{aligned} \dot{I}_{k1}(\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) - \dot{I}_{k2}\underline{Z}_2 &= \dot{E}_1 \\ -\dot{I}_{k1}\underline{Z}_2 + \dot{I}_{k2}(\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4) + \dot{I}_{k3}\underline{Z}_4 &= 0 \\ \dot{I}_{k2}\underline{Z}_4 + \dot{I}_{k3}(\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5) &= \dot{E}_2 \end{aligned} \right\} (4.19)$$

Бу тенгламалар контур тоқларининг тенгламалари деб аталади.

Умумий қолда контур тоқлари тенгламаларининг сони  $(p-q+1)$  га тенг деб қисобланади. Бу ерда:  $q$  - занжирдаги тугунлар сони,  $p$  - тармоқлар сони.

Агар занжир  $n$  та контур тоқларига эга боселса. унинг тенгламалари ўуйидагича тузилади:

$$\left. \begin{aligned} \dot{I}_{k1}\underline{Z}_{11} + \dot{I}_{k2}\underline{Z}_{12} + \dots + \dot{I}_{kn}\underline{Z}_{1n} &= \dot{E}_{11} \\ \dot{I}_{k1}\underline{Z}_{21} + \dot{I}_{k2}\underline{Z}_{22} + \dots + \dot{I}_{kn}\underline{Z}_{2n} &= \dot{E}_{22} \\ \dots & \\ \dot{I}_{k1}\underline{Z}_{n1} + \dot{I}_{k2}\underline{Z}_{n2} + \dots + \dot{I}_{kn}\underline{Z}_{nn} &= \dot{E}_{nn} \end{aligned} \right\} (4.20)$$

Бунда  $\underline{Z}_{nn}$  -  $n$  - контурнинг хусусий ўаршилиги боселиб, миўдор жикатидан ана шу контурга кирувчи барча ўаршиликларнинг йиқиндиси га тенг;  $\underline{Z}_{qs}$  -  $q$ - ва

s- ёндош контурларнинг сезаро ўаршилиги бёелиб, миўдор жикатидан шу иккала контурга умумий бёелган тармоўнинг ўаршилигига тенг. Бу тармоў орўали бир ваўтда ёндош контурларнинг  $I_{kq}$  ва  $I_{ks}$  токлари сетади. Агар ёндош контур токларининг йсёналиши мос бёелса, тармоўнинг ўаршилиги (4.20) тенгламалар системасига (+) ишора, ўарама-ўарши бёелса (-) ишора билан киритилади.

$\dot{E}_{nn}$  - n- контурнинг хусусий э.ю.к.; у миўдор жикатидан шу контурдаги барча э.ю.к.ларнинг алгебраик (контур токининг йсёналишини кисобга олган кóлда) йиўиндисига тенг. Агар q - контурда энергия манбаи йсёў бёелса,  $E_{qq}=0$  деб кисобланади.

(4.20) тенгламага аниўловчи ва минорлар усулини татбиў ўилиб,  $\dot{I}_{k1}, \dot{I}_{k2}, \dots, \dot{I}_{kn}$  токларни ўуйидагидек топамиз:

$$\dot{I}_{k1} = \frac{\Delta_{11}}{\Delta} \dot{E}_{11} + \frac{\Delta_{12}}{\Delta} \dot{E}_{22} + \dots + \frac{\Delta_{1n}}{\Delta} \dot{E}_{nn}$$

$$\dot{I}_{k2} = \frac{\Delta_{21}}{\Delta} \dot{E}_{11} + \frac{\Delta_{22}}{\Delta} \dot{E}_{22} + \dots + \frac{\Delta_{2n}}{\Delta} \dot{E}_{nn}$$

.....

$$\dot{I}_{kn} = \frac{\Delta_{n1}}{\Delta} \dot{E}_{11} + \frac{\Delta_{n2}}{\Delta} \dot{E}_{22} + \dots + \frac{\Delta_{nn}}{\Delta} \dot{E}_{nn}$$

бунда:



$$\Delta = \begin{vmatrix} \underline{Z}_{11} & \underline{Z}_{12} & \dots & \underline{Z}_{1n} \\ \underline{Z}_{21} & \underline{Z}_{22} & \dots & \underline{Z}_{2n} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \underline{Z}_{n1} & \underline{Z}_{n2} & \dots & \underline{Z}_{nn} \end{vmatrix} \quad - \text{ бош анишловчи,}$$

$\Delta_{qs} = \Delta_{sq}$  - бош анишловчининг алгебраик тасдирувчиси (минори) балиб,  $\Delta$ - нинг  $q$ -шатори ва  $s$ -устунини (ёки аксинча) сечириб. (-1) га ксепайтириш йсели билан олинган. Масалан, 4.9-расмдаги занжир учун  $\dot{E}_{11} = \dot{E}_1, \dot{E}_{22} = 0$  ва  $\dot{E}_{33} = \dot{E}_2$  камда

$$\Delta = \begin{vmatrix} (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) & -\underline{Z}_2 & 0 \\ -\underline{Z}_2 & (\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4) & \underline{Z}_4 \\ 0 & \underline{Z}_4 & \underline{Z}_4 + \underline{Z}_5 \end{vmatrix} = (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2)(\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4)(\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5) - \underline{Z}_2^2(\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5) - \underline{Z}_4^2(\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2);$$

$$\Delta_{11} = \begin{vmatrix} (\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4) & \underline{Z}_4 \\ \underline{Z}_4 & \underline{Z}_4 + \underline{Z}_5 \end{vmatrix} = (\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4) \cdot (\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5) - \underline{Z}_4^2;$$

$$\Delta_{12} = \Delta_{21} = \begin{vmatrix} -\underline{Z}_2 & \underline{Z}_4 \\ 0 & \underline{Z}_4 + \underline{Z}_5 \end{vmatrix} = -\underline{Z}_2(\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5) \cdot (-1)^{(1+2)} = \underline{Z}_2(\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5);$$

$$\Delta_{13} = \Delta_{31} = \begin{vmatrix} -\underline{Z}_2 & \underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4 \\ 0 & \underline{Z}_4 \end{vmatrix} = -\underline{Z}_2(\underline{Z}_4);$$

$$\Delta_{22} = \begin{vmatrix} (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) & 0 \\ 0 & (\underline{Z}_4 + \underline{Z}_5) \end{vmatrix} = (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2)(\underline{Z}_2 + \underline{Z}_5);$$

$$\Delta_{23} = \Delta_{32} = \begin{vmatrix} (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) - \underline{Z}_2 & \\ 0 & \underline{Z}_4 \end{vmatrix} = (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2)\underline{Z}_4(-1)^5 =$$

$$= -(\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2)\underline{Z}_4;$$

$$\Delta_{33} = \begin{vmatrix} (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) & -\underline{Z}_2 \\ -\underline{Z}_2 & \underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4 \end{vmatrix} =$$

$$= (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2)(\underline{Z}_2 + \underline{Z}_3 + \underline{Z}_4) - \underline{Z}_2^2.$$

Энди  $\dot{I}_{k1}$ ,  $\dot{I}_{k2}$  ва  $\dot{I}_{k3}$  контур тоқларини топиш ўйин эмас, яъни

$$\dot{I}_{k1} = \frac{\Delta_{11}}{\Delta} \dot{E}_1 + \frac{\Delta_{13}}{\Delta} \dot{E}_2$$

$$\dot{I}_{k2} = \frac{\Delta_{21}}{\Delta} \dot{E}_1 + \frac{\Delta_{23}}{\Delta} \dot{E}_2$$

$$\dot{I}_{k3} = \frac{\Delta_{31}}{\Delta} \dot{E}_1 + \frac{\Delta_{33}}{\Delta} \dot{E}_2$$

#### 4.9. Тугун кучланишлар усули

Шундай ксеп элементли мураккаб занжирлар борки, уларнинг тармоқлари сони талайгина бселсада, тугунлар сони чекланган бселади. Бундай занжирлар учун тугунлараро кучланишларни топиш осонроқ

ќисобланади. Ќисоблаш усули эса тугун кучланишлари усули деб аталади.

Энди ихтиёрий электр занжирдаги  $q=(n+1)$  тугунлардан биттасини (масалан,  $(n+1)$ - тугунни) ажратиб олиб, унинг нисбий кучланишини нолга тенг деб олсак ( $\dot{U}_{n+1} = \dot{U}_0 = 0$ ), у қолда ўолган барча тугунларнинг кучланиши ана шу тугунга нисбатан аниўланиши осонлашади ва ўуйидагини беради:

$$\dot{U}_{10} = \dot{U}_{(1)} - \dot{U}_0, \quad \dot{U}_{20} = \dot{U}_{(2)} - \dot{U}_0, \dots, \dot{U}_{n0} = \dot{U}_{(n)} - \dot{U}_0.$$

Бунда  $q$  ва  $s$  тугунлари орасига жойлашган  $q-s$  тармоўнинг ўисмаларидаги кучланишлар айирмаси  $\dot{U}_{q3} = \dot{U}_{q0} - \dot{U}_{s0}$ , бселади.  $\dot{U}_{10}, \dot{U}_{20}, \dots, \dot{U}_{n0}$  тугун кучланишлари маълум бселса, улар орасидаги айирма қар доим шундай аниўланади. Энди Кирхгофнинг биринчи ўонунига биноан, занжирнинг " $n$ "-та мувозанат тенгламаси тузилади. Тенгламадаги тегишли тармоўлар тоқларини шу тармоў сстказувчанлигининг унинг элементидаги кучланишнинг пасайишига ксепайтмаси тарзида ифодалаймиз.

Масалан, 4.9-расмдаги занжир учун бундай тенгламалар сони иккита, яъни (4.14) ва (4.15) бселади. Тугунларнинг кучланишларини мос равишда

$$\dot{U}_a = \dot{U}_{10}, \quad \dot{U}_b = \dot{U}_{20} \quad \text{ва} \quad \dot{U}_c = \dot{U}_0$$

оршали белгилаб, бутун занжирнинг токлари учун  
 шуйдаги тенгламаларни тузамиз:

$$I_1 = \frac{1}{Z_1} (\dot{E}_1 - \dot{U}_{10}) = Y_1 (\dot{E}_1 - \dot{U}_{10})$$

$$I_2 = \frac{1}{Z_2} \dot{U}_{10} = Y_2 \dot{U}_{10},$$

$$I_3 = \frac{1}{Z_3} (\dot{U}_{10} - \dot{U}_{20}) = Y_3 \dot{U}_{12} \quad I_4 = \frac{1}{Z_4} \dot{U}_{20} = Y_4 \dot{U}_{20},$$

$$I_5 = \frac{1}{Z_5} (\dot{E}_2 - \dot{U}_{20}) = Y_5 (-\dot{U}_{20} + \dot{E}_2),$$

бунда:  $Y_1, Y_2, \dots, Y_5$  -занжирнинг тегишли тармошларининг комплекс оетказувчанликлари.

Бу тоklarнинг шийматларини (4.14) ва (4.15) тенгламаларга шсейиб, шуйдагини косил шиламиз:

$$Y_1 (\dot{E}_1 - \dot{U}_{10}) = Y_2 \dot{U}_{10} - Y_3 (\dot{U}_{10} - \dot{U}_{20}) = 0,$$

$$Y_3 (\dot{U}_{10} - \dot{U}_{20}) = Y_4 \dot{U}_{20} + Y_5 (\dot{E}_2 - \dot{U}_{20}) = 0,$$

ёки

$$\left. \begin{aligned} \dot{U}_{10} (Y_1 + Y_2 + Y_3) - \dot{U}_{20} Y_3 &= Y_1 \dot{E}_1 = \dot{\mathfrak{S}}_1 \\ -\dot{U}_{10} Y_3 + \dot{U}_{20} (Y_3 + Y_4 + Y_5) &= Y_5 \dot{E}_2 = \dot{\mathfrak{S}}_2 \end{aligned} \right\} (*)$$



Тенгламанинг чап ўсмида фаҳат биттадан  $\dot{U}_{k0} Y_{kk}$  мусбат коепайтма, ўолганлари  $\dot{U}_{q0} Y_{qs}$  коеринишдаги манфий коепайтмадир. Кар бир тенгламанинг оенг ўсмида "к" тугунга бевосита боўлиш боселган энергия манбаларидан келаетган токларнинг ийўиндиси  $\dot{\mathcal{S}}_k$  ёзилган.

Агар э.ю.к. манбаи боселса, у колда  $\dot{\mathcal{S}}_k$  га барча э.ю.к. ларнинг уларга уланган тармоўлар оетказувчанликлари коепайтмасининг алгебраик ийўиндиси киради.  $\dot{E}_q Y_q$  нинг косил ўилган токи тугунга ўараб йосеналса, коепайтманинг ишораси мусбат ва тугундан кетаетган боселса, манфий боселади. Токлар манбаи мавжуд боселганда  $\dot{\mathcal{S}}_k$  ийўиндисининг мишдорлари тармоўнинг оетказувчанлигига боўлиш боселмайди (к-тугунга нисбатан йосеналишини кисобга олганда агар s тугунга э.ю.к. кам, ток манбаи кам тегишли боселмаса, унда  $\dot{\mathcal{S}}_k = 0$  боселади).

Контур токлари усулига оохшаш, бу ерда кам (4.20) тенгламанинг ечими анишловчилар ёрдамида топилади, яўни:

$$\dot{U}_{k0} = \frac{\Delta_{k1}}{\Delta} \dot{\mathcal{S}}_1 + \frac{\Delta_{k2}}{\Delta} \dot{\mathcal{S}}_2 + \dots + \frac{\Delta_{kn}}{\Delta} \dot{\mathcal{S}}_n, \quad \text{бундаги}$$

$$\Delta = \begin{vmatrix} Y_{11} & Y_{12} & \dots Y_{1n} \\ Y_{21} & Y_{22} & \dots Y_{2n} \\ \dots & \dots & \dots \\ Y_{n1} & Y_{n2} & \dots Y_{nn} \end{vmatrix} \text{ - бош анишловчи}$$

$\Delta_{qs} = \Delta_{sq}$  - унинг минорлари боелиб, ишораси  $(-1)^{q+s}$  га коепайтириш йсели билан анишланади.

Тармошлардаги кашишй токлар шуйидагича анишланади: яъни  $k, q, \dots, S$  тугунларни нолинчи тугун билан уловчи тармошлар учун

$$\dot{I}_k = \dot{U}_{k0} Y_k, \quad \dot{I}_q = \dot{U}_{q0} Y_q, \dots, \quad \dot{I}_s = \dot{U}_{s0} Y_s$$

ва худди шундай  $k$  ва  $q$ ,  $q$  ва  $S$  ва к.к. тугунларни уловчи тармошлар учун

$$\dot{I}_{kq} = \dot{U}_{kq} Y_{kq} = (\dot{U}_{k0} - \dot{U}_{q0}) Y_{kq},$$

$$\dot{I}_{qs} = \dot{U}_{qs} Y_{qs} = (\dot{U}_{q0} - \dot{U}_{s0}) Y_{qs} \text{ ва к.к.}$$

Юшорида келтирилган усул амалда энг коеп таршаланган, электр энергетик тармошларининг сернашган токларини кисоблашда жуда катта мишсда жорий этилади. Коеп тармошли электр узатувчи занжирларнинг шакли маълум структурага эга боелганлиги сабабли мазкур кисоблашлар граф-схемалар ва матрицалар ёрдамида бажарилади.

Масалан, ихтиёрий "k"- ва "m"- тугунлар орасида жойлашган "s"- тармошни оладиган боелсак (4.10-расм),

унда оернашган кучланиш  $\dot{U}_{km}$  тугунлардаги  $\dot{U}_{k0}$  ва  $\dot{U}_{m0}$  кучланишлар айирмасига тенг боелади, яъни:

$$\dot{U}_s = \dot{U}_{km} = \dot{U}_{k0} - \dot{U}_{m0} = a_{sk} \dot{U}_{k0} + a_{sm} \dot{U}_{m0} \quad (*)$$

бу ерда:  $\alpha_{sk} = 1$ , чунки  $\dot{U}_s$  вектор сифатида "k"-дан чишсан,

$\alpha_{sm} = -1$ , чунки  $\dot{U}_s$  "m"-га йсеналган).

Агарда (\*) тенглама тузилиш жоидасини матрицалар тоелдириш жоидаси билан тащосласак, шуни ящол коерамизки, графланган схеманинг тармошлардаги кучланишлар устун-матрицаси тугун кучланишлари устун матрицасига нисбатан жуидаги коепайтма оршали ифодаланади:

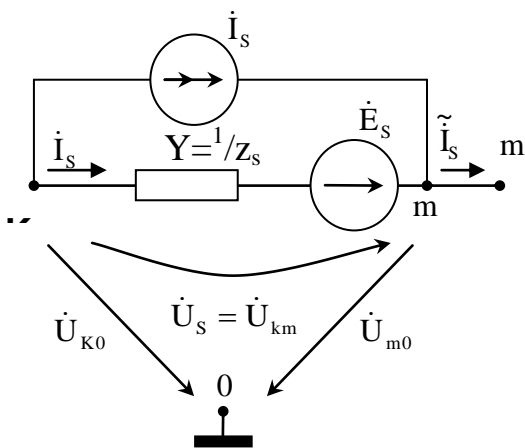
$$\underline{\tilde{U}} = \underline{A}^t \underline{U}_0 = A^t \begin{pmatrix} \dot{U}_{10} \\ \dot{U}_{20} \\ \dots \\ \dot{U}_{n0} \end{pmatrix}$$

Кашишатдан кам  $A^t$  матрицанинг жаторлари графланган схеманинг тармошлари сонига, устунлари эса схема тугунлари сонига боПлишдир. Шу сабабли гарчи танланган тармош "0"- тугунга (яъни базис тугунга) уланган боел-маса, тегишли жатор-дан фашатгина икки-та жарама-жарши ишорали бирламчи элемент жой олади. Бундай жатор-матри-цанинг тегишлича тугун кучланишлар устун-матрицасига



нисбатан олинган кәспайтмаси иккита тугун орасидаги кучланишни беради.

Керакли тенгламалар системасини тузишдан



4.10-

олдин

кучланиш  $\tilde{U}$  нинг

өзига тегишли

тармоғнинг актив ва

пассив

элементларининг

параметрлари

оршали боғлайлик:

чунки умумий қолда

тармоғ таркибида

кам э.ю.к. кам, ток

манбалари бселиши

мумкин.

Шундай ҳилиб,  $\tilde{U} = U - E$ ;  $\tilde{I} = I + \mathfrak{Z}$  ва  $I = YU$ .

Кирхгофнинг биринчи ҳонунига асосан граф-схеманинг тугунлари учун ҳуйидагини ёзиш мумкин:

$$\underline{A}\tilde{I} = \underline{A}I + \underline{A}\mathfrak{Z} = 0, \quad \text{ёки} \quad \underline{A}YU = -\underline{A}\mathfrak{Z}.$$

Лекин  $\underline{U} = U + E = \underline{A}^t \underline{U}_0 + E$  ни қисобга олсак,

$$\underline{A}Y\underline{A}^t \underline{U}_0 = -\underline{A}(\mathfrak{Z} + YE).$$

Көсериниб турибдики,  $\underline{A}\underline{Y}\underline{A}^t$  -  $n \times n$  тартибли тугун сөтказувчанликлар квадрат матрицаси ва уни  $\dot{\text{шуйидагича}}$  ифодалаш мумкин:

$$\underline{A}\underline{Y}\underline{A}^t = \begin{vmatrix} Y_{11} & Y_{12} \dots & Y_{1n} \\ Y_{21} & Y_{22} \dots & Y_{2n} \\ \dots & \dots & \dots \\ Y_{n1} & Y_{n2} \dots & Y_{nn} \end{vmatrix}$$

(бу ерда  $Y_{kk}$  - "k"- тугуннинг хусусий сөтказувчанлиги,  $Y_{km}$  - "k" ва "m"- тугунлар орасидаги умумий сөтказувчанликдир).

Шуни кам эслатамизки,  $\underline{A}\underline{\dot{S}}$  -  $n \times 1$  тартибли устун-матрица ва унинг элементлари сөз номерларига мос номерли тугунларга бопланган ток манбалари тоklarининг йиндисидан ташкил топган бөеләди.  $\underline{A}(\underline{Y}\underline{E})$  эса - шундай  $n \times 1$  тартибли устун-матрицаки, унинг элементлари сунъий ток манбаи  $(\underline{Y}\underline{E})$ , яъни э.ю.к. манбаларидан тармож сөтказувчанлиги  $Y$  оршли тегишли тугунга келәтган тоklar йиндисидир. Шу туфайли

$$-\underline{A}(\underline{S} + \underline{Y}\underline{E}) = \begin{pmatrix} \dot{S}_1 \\ \dot{S}_2 \\ \bullet \\ \bullet \\ \bullet \\ \dot{S}_n \end{pmatrix}$$

бoелади.

Ушбу усул билан ташкил топган тенгламалар системасини ечиш натижасида кaр бир граф-схема тармоқларидаги кучланишларни  $\underline{\tilde{U}} = \underline{A}'\underline{U}_0$  орқали, пассив элементлардаги кучланишларни  $\underline{U} = \underline{E} + \underline{\tilde{U}}$  орқали топиш ўйин бoелмайди. Худди шунга сoхшаш элементлардаги тоқлар  $\underline{I} = \underline{Y}\underline{U}$  тарзида, умумий тармоқ тоқлари эса  $\underline{\tilde{I}} = \underline{I} + \underline{J}$  кoеринишида топилиши табиийдир.

Мисол сифатида 4.9-расмдаги схема учун тугун кучланишлар усулини ушбу схеманинг графига нисбатан матрицавий тахлилини кoздан кечирайлик. Бунинг учун энг аввало схеманинг графини кoрайлик (4.11-расм). Кoериниб турибдики, бу граф-схема учун бoПланишлар матрицаси ўйидагича бoелади:

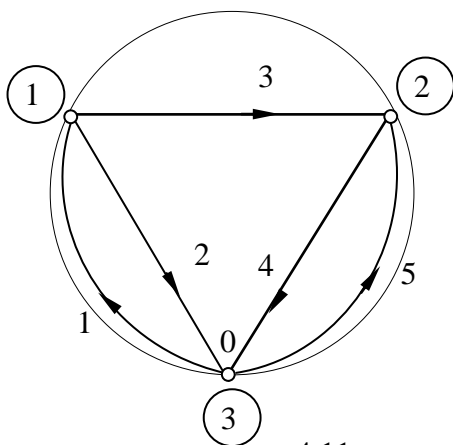
$$A = \begin{matrix} & 2 & & & & \\ & & -1 & 1 & 1 & & \\ & & & & & & \\ & & & & & & \\ & & & & & & \\ & 1 & & & -1 & 1 & -1 \end{matrix}$$

Кучланиш, э.ю.к. ва тоқлар матрицаларини ақдарилган шакллари

$$\underline{\tilde{U}}^t = \|\tilde{U}_1 \tilde{U}_2 \tilde{U}_3 \tilde{U}_4 \tilde{U}_5\|,$$

$$\underline{E}^t = \|\dot{E}_1 \quad \mathbf{000} \quad \dot{E}_2\|,$$

$$\underline{Y} = \text{diag} (Y_1 Y_2 Y_3 Y_4 Y_5),$$



4.11-расм

$$\underline{I}^t = \|\dot{I}_1 \dot{I}_2 \dot{I}_3 \dot{I}_4 \dot{I}_5\|,$$

$$\underline{U}_0^t = \|\dot{U}_{10} \quad \dot{U}_{20}\|.$$

$\underline{AY}$  - матрицанинг хусусиятларини ва  $\underline{Y}$  - матрицанинг диагонал характерга

эгалигини кiсoбга олсак, шуйидагини ёзи-шимиз мумкин:

ва

$$\underline{AY} = \begin{array}{|c|c|c|c|c|c|} \hline & 1 & 2 & 3 & 4 & 5 \\ \hline 1 & -Y_1 & Y_2 & Y_3 & & \\ \hline 2 & & & -Y_3 & Y_4 & -Y_5 \\ \hline \end{array}$$

$$\underline{AY}A^t =$$

1	$Y_1+Y_2+Y_3$	$-Y_3$
2	$-Y_3$	$Y_3+Y_4+Y_5$

Шунга сөхшаш

$$(\underline{YE}^t = \left\| Y_1 \dot{E}_1 \quad 000 \quad Y_5 \dot{E}_2 \right\|$$

$$A(\mathfrak{S}+YE) = \begin{vmatrix} 1| -Y_1 E_1 | \\ 2| -Y_5 \dot{E}_2 | \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} |j| \\ |j| \end{vmatrix}$$

чунки ток манбаи занжирда йсөш ва  $\underline{J} = 0$ . Кamma ёзувларни умумлаштириш натижасида шуйидагини оламиз:

$$Y_{11} \dot{U}_{10} + Y_{12} \dot{U}_{20} = \dot{\mathfrak{S}}_1,$$

$$Y_{21} \dot{U}_{10} + Y_{22} \dot{U}_{20} = \dot{\mathfrak{S}}_2,$$

яъни юшорида (\*\*\*) белгиси билан коерсатилган тенгламалар системасини такроран косил шилдик, чунки  $Y_{11}=Y_1+Y_2+Y_3$ ,

$Y_{22}=Y_3+Y_4+Y_5$ ,  $Y_{12}=Y_{21}=-Y_3$ , шунингдек  $\dot{J}_1 = Y_1 \dot{E}_1$  ва  $\dot{J}_2 = Y_5 \dot{E}_2$ .

$$A(\mathfrak{S}+YE) = \begin{vmatrix} 1| -Y_1 E_1 | \\ 2| -Y_5 \dot{E}_2 | \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} |j| \\ |j| \end{vmatrix}$$

чунки ток манбаи занжирда йсеъ ва  $\underline{J} = 0$ . Камма ёзувларни умумлаштириш натижасида шуйидагини оламиз:

$$Y_{11}\dot{U}_{10} + Y_{12}\dot{U}_{20} = \dot{\mathcal{S}}_1,$$

$$Y_{21}\dot{U}_{10} + Y_{22}\dot{U}_{20} = \dot{\mathcal{S}}_2,$$