

БИР ФАЗАЛИ ТРАНСФОРМАТОРНИНГ ЮКЛАМАСИЗ ИШЛАШИ РЕЖИМИНИ ЛОЙИХАЛАШ

Худобердиев Шавкатжон Нурматжон ўғли

ТошДТУ «Электр машиналари» кафедраси магистранти

E-mail:xudoberdiyevshavkatjon@gmail.com

Аннотация: Куч трансформаторларнинг назарий асослари, уларнинг тузилиши ва элементлари ҳамда режимлари хоссаларининг таҳлиллари, трансформаторлардаги электр энергия исрофи турлари, магнит ўзакларининг хоссалари, чулгамларининг уланиши, ўткинчи жараёнларни ҳисоблаш усуллари ва физик жараёнларнинг кенг математик формулаларда ўрганилган. Куч трансформаторларининг техник холатлари янги замонавий тепловизор Testo-880 ёрдамида аниқланган.

Бирламчи чулғам ўзгарувчан ток тармоғига уланиб, f_1 частотали кучланиш берилса ва иккиламчи чулғам юқдан узилса, трансформаторнинг юксиз ишлаши дейилади. Юксиз ишлашнинг аҳамияти катта, чунки унинг ёрдамида тажриба усули билан трансформаторнинг мухим қийматлари бўлмиш а) трансформациялаш коэффициенти; б) юксиз ишлаш токи ва в) юксиз ишлаш қувват исрофларини аниқлаш мумкин.

Кейинги бобларда келтирилган маълумотлардан маълум бўладики, юксиз ишлаш режими, айниқса, қисқа туташув режими билан биргаликда алоҳида аҳамият кашф этади. Чунки бу икки режимлар ёрдамида ф.и.к. ва юкли ишлаш режимларида бошқа маълумотларни трансформаторнинг юкли ишлашини тажрибада текширмасдан туриб, аналитик усуллар ёрдамида, аниқлаш имконияти туғилади.

Биз юксиз ишлашни анча содда бўлган бир фазали трансформаторлардан бошлаймиз, сўнгра уч фазали трансформаторларга татбиқ этиб, уларнинг хусусий томонларини алоҳида кўриб чиқамиз.

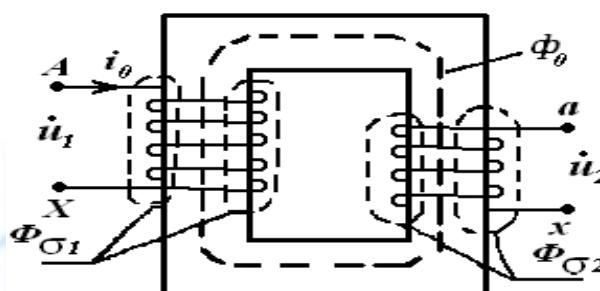
Бошқа режимлардан фарқлаш учун трансформаторнинг юксиз ишлашдаги қийматлари «О» индекси билан нишонланади, (масалан, U_{20} , I_0 , U_{40} , P_0 ва х.к.) Трансформаторнинг бирламчи чулғам клеммалари А-Х га f_1 частотали ўзгарувчан ток кучланиши U_{10} ни улаймиз. Иккиламчи чулғам клеммалари а-х га юқ уланмаган, шу сабабли $I_{2\bar{K}0}$ (1-расм)

U_{10} кучланиш таъсирида бирламчи чулғамдан юксиз ишлаш токи оқиб ўтади. Бу ток қиймати $i_o \cdot w_1$ га тенг бўлган м.ю.к. ни ҳосил қиласди (w_1 – бирламчи чулғам ўрамлар сони).

М.Ю.К. магнит майдон φ_o ни ҳосил қиласди. Бу майдоннинг соддалаштирилган тасвири 1- расмда келтирилган. Магнит майдон φ_o оқимининг қўпроқ қисми магнит ўзакдан оқиб, трансформаторнинг иккала чулғамларини кесиб ўтади. Майдоннинг қолган (аксари жуда оз тарқоқ қисми φ_{d_1} асосан номагнит мухит (ҳаво, мой) дан оқиб ўтиб факат бирламчи чулғамни

кесиб ўтади. 1- расмда келтирилган ϕ_δ оқими бирламчи чулғамнинг тарқоқ оқими бирламчи тарқоқ майдон) дейилади.

Трансформатор юксиз ишлаганда ундан юксиз ишлаш қувват исрофлари (ёки қисқароқ – юксиз исрофлар) ажралади. Бу исрофлар асосан магнит ўзакда содир бўлиб, пўлат исрофлари дейилади. Бу исрофлар трансформаторга тармоқдан келаётган юксиз ишлаш қуввати ҳисобига пайдо бўлади.



1-расм.
Трансформаторнинг юкламасиз ишлашига оид.

Оддий турдаги трансформаторларнинг юксиз ишлагандаги тарқоқ майдони асосий майдоннинг 0,25% дан ҳам кичикдир. Пўлат исрофлари эса номинал қувватнинг 1% га ҳам бормайди. Чулғамлардаги (қисқаси – мисдаги) қувват исрофи ҳам жуда кичикдир. Шу сабабли юксиз ишлаш режимини таҳлил қилганимизда, аввал соддалаштирилган трансформаторни, яъни унда тарқоқ майдон, мисдаги ва пўлатдаги қувват исрофи йўқ деб фараз қилинган ҳолни кўрамиз яъни

$$X_1 = 0, \quad r_1 = 0, \quad P_0 = 0.$$

Ўрганилаётган жараённи бундай соддалаштириш услуби, аввал масаланинг муҳим томонларини ўрганиб, кейин, эҳтиёж бўлса, унга иккинчи даражали қийматларнинг таъсирини кўриш имконини беради.

Соддалаштирилган трансформаторларда

$$r_1 = 0 \text{ ва } X_1 = 0 \quad (L_{\delta 1} = 0)$$

2-расм соддалаштирилган бир фазали трансформаторнинг э.ю.к. ва токлар диаграммаси: а-тўғри бурчакли координаталарда; б- векторларда.

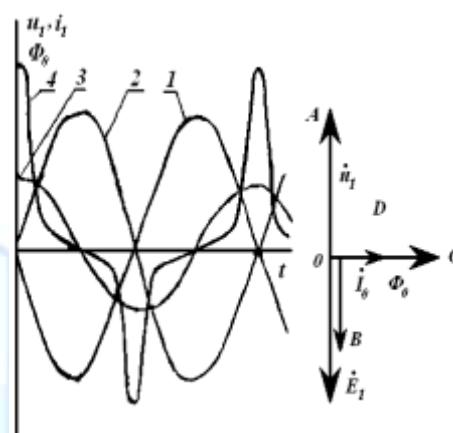
Бўлгани учун, бирламчи чулғам э.ю.к. лар тенгламасидан қуйидаги шаклга келади:

$$U_{10} = -e_1 \quad (2)$$

Демак, бирламчи чулғамга келтирилган кучланиш U_{10} ва унда асосий майдондан индуктивланган э.ю.к. e_1 вақтнинг исталган онида мувозанатда бўладилар.

Трансформаторлар эксплуатация тажрибасидан маълум бўлишича кучланиш $U_{10} = f(t)$ синусоидал функцияга яқинdir. Шунинг учун

$$U_{10} = U_{1m} \cdot \sin \omega \cdot t = U_1 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin 2\pi \cdot f_1 t, \quad (2)$$



2-расм. Соддалаштирилган бир фазали трансформаторнинг э.ю.к. ва токлар диаграммаси: а – тўғри бурчакли координаталарда; б- векторларда.

Бунда U_{1m} – бирламчи кучланиш амплитудаси; U_1 – унинг эффектив қиймати ва $\omega = 2\pi f_1$ - бурчак тезлик

2.-расмда U_{10} кучланиш ва e_1 э.ю.к. синусоидал эгриликлари келтирилган. Улар бир хил амплитудали ва ўзаро 180° га силжиган. Шу сабабли e_{10} э.ю.к. U_{10} кучланишнинг (абцисса ўқига нисбатан) кўзгудаги акси дейиш мумкин. Шу туфайли e_1 э.ю.к. ни акс э.ю.к. чи ҳам дейилади.

Юқоридаги (2) тенглилка ўхшаш

$$e_1 = E_{1m} \cdot \sin(\omega t - \pi) = E_1 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t - \pi) \quad (3)$$

2-расмда \dot{u}_1 ва \dot{E}_1 эгриликлар вақтнинг $U_{10} = U_{1m}$ бўлган дақиқаси учун $O\bar{A} = \dot{u}_1$ векторлари орқали ифодаланганлар.

Биринчи бобдаги (1) тенглилка асосан

$$e_1 = -W \frac{d\varphi_o}{dt} = E_1 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t - \pi),$$

бунда φ_o - асосий магнит майдоннинг оний қиймати. Тенглилнинг иккала қисмини интегралласак, қуйидаги ҳосил бўлади:

$$\int d\varphi = -\frac{E_1 \cdot \sqrt{2}}{W_1} \cdot \int \sin(\omega t - \pi) dt,$$

ва бундан магнит майдон қийматини аниқланади:

$$\varphi_o = \frac{E_1 \cdot \sqrt{2}}{\omega \cdot w} \cdot \sin\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right). \quad (4)$$

Статик режимда трансформаторнинг ўзакларида оқим ўзгармас ташкил этувчиси йўқлиги учун, (2.4) да интеграллаш доимийсини нолга тенг деб қабул қиласиз.

Тенглик (2.4) дан кўринадики, соддалаштирилган трансформаторнинг бирламчи чулғамига синусоидал кучланиш берилса ўзаклардаги асосий магнит оқими φ бирламчи э.ю.к. e_1 дан $\pi/2$ бурчакка илгарила бетади ёки аксинча, бирламчи э.ю.к. e_1 асосий магнит оқим φ_o дан чорак даврга орқада қолади (2 расмда ва φ_o эгрилик ва 2 расмда $O\bar{C} = \phi_0$ вектори кўрсатилган).

(2-4) тенгликтин қуидагида ёзиш мүмкін:

$$\varphi_o = \Phi_m \cdot \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) \quad (5)$$

бунда

$$\Phi_m = \frac{E_1 \cdot \sqrt{2}}{\pi_1 \cdot W_1} = \frac{E_1 \cdot \sqrt{2}}{2\pi \cdot W_1} = \frac{E}{\pi \cdot \sqrt{2} \cdot f_1 \cdot W_1} \quad (6)$$

магнит оқимининг амплитудаси. Бундай трансформаторлар назариясида асосий қийматлардан ҳисобланган бирламчи чулғам ә.ю.к. нинг эффектив қиймати ифодаси аниқланади:

$$I_{omn} = I_{m1} + I_{m3} + I_{m5} = I_{m1}(1 + \alpha_3 + \alpha_5 + \dots), \quad (7)$$

бунда I_{omn} нинг эффектив қиймати қуидаги күрнишда бўлади:

$$I_{omn} = \frac{I_{m1}}{\sqrt{2}} = \frac{I_{m1}}{\sqrt{2}}(1 + \alpha_3 + \alpha_5) \quad (8)$$

Бундай соддалаштириш натижасида I_{omn} нинг қиймати ҳақиқийга нисбатан

$$K_\alpha = \frac{1 + \alpha_3 + \alpha_5}{\sqrt{1 + \alpha_3^2 + \alpha_5^2}} \quad (9)$$

марта кўпайган бўлади.

Фойдалинилган адабиётлар

1. Атабеков В.Б. Ремонт электрооборудования промышленных предприятий. Москва: «Высшая школа», 1979.
2. Кокорев А.С. Электр машиналарини ремонт қилувчи электрослесарь. Т.: «Ўқитувчи», 1990.
3. Голигин А.Ф., Ильяшенко Л.А. Саноат корхоналари электр жиҳозларининг тузилиши ва уларга хизмат кўрсатиш. Т.: «Ўқитувчи», 1990.
4. Медведев Г.Д. Электрооборудование и электроснабжение горных предприятий. Москва: «Недра», 1988.