

5. Circuite trifazate în regim permanent sinusoidal

5.1 Transmisia energiei. Caracterizarea sistemului trifazat de transmitere a energiei. Proprietatile sistemelor trifazate.

Energia electrica produsa în centralele electrice prin transformarea altor forme de energie (în special mecanica) se transmite în locurile de utilizare cu ajutorul liniilor electrice. Sa analizam cel mai simplu sistem de transmitere a energiei electrice, si anume cel alcatuit dintr-un generator, doua conductoare (linie) si un receptor (fig.5.1).

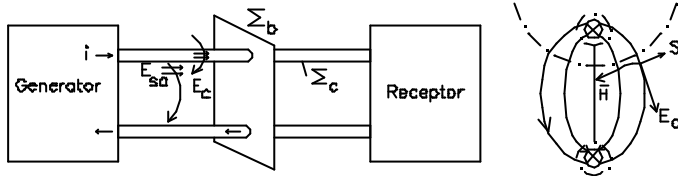


Fig.5.1

Trecerea curentului prin conductorul liniei este datorata actiunii câmpului electric imprimat ce are directia axiala ($\vec{E} = \rho \cdot \vec{J}$). Conform legii circuitului magnetic orice curent electric produce câmp magnetic de intensitate H. În concluzie, în interiorul conductorului liniile câmpului magnetic sunt cercuri concentrice densitatii de curent \vec{J} . Aplicând teorema energiei electromagnetice:

$$-\frac{dW_{em}}{dt} = P_J + P_\Sigma$$

unde: - $P_\Sigma = \int_\Sigma \vec{S} dA$;

- $\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H}$ - vector de transmitere a energiei,

rezulta ca, în interiorul conductorului, vectorul de transmitere este orientat spre suprafata conductorului.

$$\vec{S}_i = \vec{E}_{ia} \times \vec{H}_i$$

iar puterea transmisa este:

$$P_\Sigma = \int_{\Sigma_1} \vec{S}_i d\vec{A} = \iint (\vec{E}_{ia} \times \vec{H}_i) \cdot (d\vec{S}_1 \times d\vec{S}_2) = \int_{\text{lungime linie}} \vec{E}_{ia} d\vec{S}_1 \cdot \oint \vec{H}_i d\vec{S}_2 = U_f \cdot i = P_J$$

În concluzie, conductorul este sediul transformarii energiei electrice în caldura, aceasta transmitându-se spre suprafata conductorului. În exteriorul conductorului din legile câmpului electromagnetic rezulta conservarea componentelor tangente ale câmpului electric pe suprafata conductorului. Totodata, între cele doua conductoare exista un câmp electric de natura columbiana (E_c - în interiorul conductorului este nul). Vectorul de transmitere a energiei în exteriorul conductorului este:

$$\vec{S}_e = \vec{E}_e \times \vec{H}_e = (\vec{E}_{ea} + \vec{E}_c) \times \vec{H}_e = \vec{E}_{ea} \times \vec{H}_e + \vec{E}_c \times \vec{H}_e$$

Celor doua componente ale vectorului de transmitere le corespund puterile:

$$P_{\Sigma_c} = \int_{\Sigma_c} (\vec{E}_{ea} \times \vec{H}_e) \cdot d\vec{A}_c = U_f \cdot i \text{ respectiv: } P_{\Sigma_b} = \int_{\Sigma_b} (\vec{E}_c \times \vec{H}_e) \cdot d\vec{A}_b = \int_{\text{conductor la 2}} \vec{E}_c \cdot d\vec{S}_2 \int \vec{H}_e \cdot d\vec{S}_2 = U_b \cdot i$$

În consecința, conform primei formule puterea dezvoltată în conductor este transmisă, prin aria laterală a conductorului, mediului iar ceea ce se transmite pe o linie electrică este puterea $P_{\Sigma_b} = U_b \cdot i$ egală cu produsul dintre tensiunea la borne (între conductoare) și curentul liniei.

Observatii:

1. Transmiterea energiei electrice nu se realizează prin conductor ci în spațiul din jurul conductorului. Conductorul este sediul transformării energiei electrice în căldură. El are rolul de ghidare al transmisiei între generator și receptor.

2. Orice transmitere de energie se face cu pierderi. Pierderile fiind $R \cdot I^2$ rezulta că prin linie curentul trebuie să aibă valori minime. Transmiterea energiei electrice cu aceeași putere printr-o linie este posibilă cu pierderi mici dacă tensiunea dintre conductoare este ridicată.

În cazul transmisiei energiei electrice monofazate la $\cos \phi = 1$, puterea transmisă ce revine unui conductor este $U_N \cdot I_N / 2$. În cazul unei transmisii trifazate cu conductoarele de linie dimensionate la I_N , puterea activă maximă transmisă este $\sqrt{3} \cdot U_N \cdot I_N$, unde U_N este tensiunea între conductoarele liniei. Fiecarui conductor îi revine de $2/\sqrt{3}$ mai multă putere transmisă decât pentru o linie monofazată.

Numim *sistem trifazat* un ansamblu de trei sisteme monofazate, în care cele trei tensiuni electromotoare au aceeași pulsație dar faze inițiale diferite. Tensiunile electromotoare sunt produse prin transformarea energiei mecanice în energie electrică în centralele electrice de către generatoarele trifazate.

Numim *sistem trifazat simetric* un ansamblu de trei marimi sinusoidale ce au aceeași valoare efectivă (amplitudine) și aceeași frecvență și sunt defazate între ele cu un unghi de $2\pi/3$. Într-un sistem trifazat simetric de marimi sinusoidale suma valorilor instantanee în orice moment este nulă.

Funcție de succesiunea trecerii prin zero a celor trei marimi sinusoidale y_1, y_2 și y_3 distingem:

- sisteme trifazate de succesiune directă în care mărimea $y_2(t)$ este decalată în urma mării $y_1(t)$ cu un unghi de $2\pi/3$. Un sistem trifazat de succesiune directă poate fi exprimat matematic prin relațiile:

$$y_1 = \sqrt{2} \cdot Y \cdot \sin(\omega \cdot t)$$

$$y_2 = \sqrt{2} \cdot Y \cdot \sin(\omega \cdot t - 2\pi/3)$$

$$y_3 = \sqrt{2} \cdot Y \cdot \sin(\omega \cdot t - 4\pi/3)$$

- sisteme trifazate de succesiune inversa în care marimea $y_2(t)$ este decalata înaintea marimii $y_1(t)$ cu un unghi de $2\pi/3$. Sistemul trifazat de succesiune inversa este exprimat matematic prin relatiile:

$$y_1 = \sqrt{2} \cdot Y \cdot \sin(\omega \cdot t)$$

$$y_2 = \sqrt{2} \cdot Y \cdot \sin(\omega \cdot t - 2\pi/3)$$

$$y_3 = \sqrt{2} \cdot Y \cdot \sin(\omega \cdot t + 4\pi/3)$$

5.2 Reprezentarea în complex a sistemelor trifazate. Proprietati.

Planul complex atasat reprezentarii marimii sinusoidale este determinat de axa reala si imaginara. Fiecarei axa i se ataseaza un versor (modul unitate) astfel versorul axei reale este 1 iar al celei imaginare este j. Sistemul de coordonate ales este ortogonal iar între versori exista proprietatea ca rotirea cu 90^0 în sens trigonometric al unuia îl determina pe celalalt.

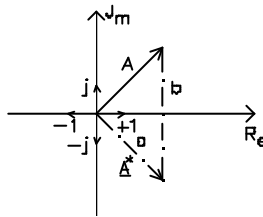


Fig. 5.4

Deoarece în planul complex orice numar are doua forme de scriere, forma carteziana redada prin partea reala si imaginara a numarului complex si forma polara unde numarul este complet determinat de modul (argument) si unghiul ce-l face axa reala (faza initiala). Exemplificam pe un numar complex: $\underline{A} = a + jb = \sqrt{a^2 + b^2} \cdot e^{ja + ctg \frac{b}{a}} = Ae^{j\varphi}$.

Daca marimea complexa \underline{A} are modulul unitatea $|A|=1$ atunci pentru $\text{Im}\{A\}=0$, $Ae^{j\varphi} = a$, iar pentru $\text{Re}\{A\}=0$, $A \cdot e^{j\frac{\pi}{2}} = 0$ ceea ce arata rotire cu $\frac{\pi}{2}$ versorului axei reale determina versorul axei imaginare. În baza acestei constatari deducem:

$$j^2 = e^{j\frac{\pi}{2} \cdot 2}, \quad j^3 = e^{j\frac{\pi}{2} \cdot 3} = -j, \quad j^4 = e^{j\frac{\pi}{2} \cdot 4} = 1 \quad \dots \text{etc.}$$

Complex conjugatul unui numar este $\underline{A}^* = a - jb = Ae^{-j\arctg\frac{b}{a}}$ are acelasi modul dar este rotit în sens invers trigonometric cu unghiul $\arctg(b/a) = \varphi$.

Reprezentarea în acelasi plan complex a unui sistem trifazat de marimi sinusoidale presupune alegerea uneia dintre marimi drept origine de faza.

Întrucât defazajul între marimi este de $2\pi/3$, imaginea în complex a celorlalte se obtine prin rotirea cu $2\pi/3$ a marimii originii de faza. Asociind un sistem trifazat de coordonate în planul complex putem trasa trei axe de versorii $1, e^{j2\pi/3}$ si $e^{j4\pi/3}$. Notam versorii acestor axe $1, a, a^2$ conform fig.5.5.

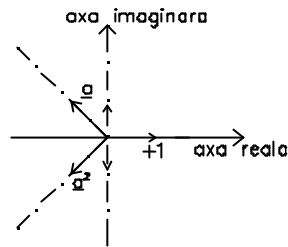


Fig.5.5

Sistemul trifazat de axe definit în planul complex are urmatoarele proprietati:
 $\underline{a} = e^{j2\pi/3}$, $\underline{a} = \underline{a} \cdot \underline{a} = \underline{a}^*$, $1 + \underline{a} + \underline{a}^2 = 0$, $\underline{a}^3 = 1$, $\underline{a}^4 = \underline{a}$, ... etc. Sistemele trifazate de marimi directe respectiv inverse admit în planul complex urmatoarea reprezentare, respectiv scriere:

$$\underline{U}_{1d} = U \cdot e^{j\gamma_1}$$

$$\underline{U}_{1i} = U \cdot e^{j\gamma_1}$$

$$\underline{U}_{2d} = \underline{a}^2 \cdot \underline{U}_{1d}$$

$$\underline{U}_{2i} = \underline{a}^2 \cdot \underline{U}_{1i}$$

$$\underline{U}_{3d} = \underline{a} \cdot \underline{U}_{1d}$$

$$\underline{U}_{3i} = \underline{a} \cdot \underline{U}_{1i}$$

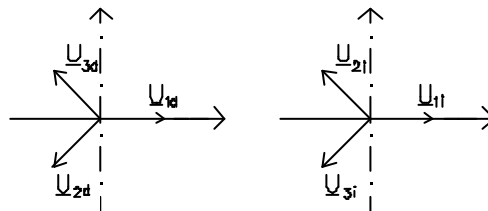


Fig. 5.6

5.3 Conexiunile sistemelor trifazate

Sa consideram trei sisteme monofazate de transmitere a energiei alcatuite din trei surse de tensiuni electromotoare:

$$- e_1 = \sqrt{2} \cdot E \cdot \sin \omega t ;$$

$$- e_3 = \sqrt{2} \cdot E \cdot \sin(\omega t - 2\pi/3) ;$$

$$- e_3 = \sqrt{2} \cdot E \cdot \sin(\omega t - 4\pi/3) .$$

Presupunem ca fiecare sursa alimenteaza un consumator de impedanta $Z_1 = Z_2 = Z_3$.

a) Conexiunea stea (Y)

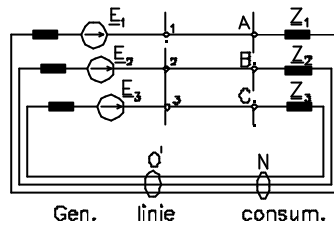


Fig. 5.7

Fiecare circuit component în care actioneaza o sursa se numeste faza.

Daca $Z_1 = Z_2 = Z_3$, $Z_{1q} = Z_{2q} = Z_{3q}$, $E_1, E_2 = a^2 \cdot E_1, E_3 = a \cdot E_1$, $I_1 = I_2 = I_3 = 0$ atunci prin conductorul de întoarcere al curentului va circula un curent $I_N = I_1 + I_2 + I_3 = 0$.

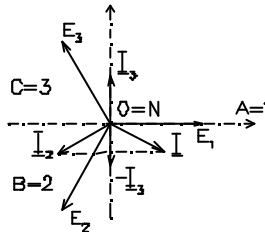


Fig. 5.8

Conexiunea astfel realizata se numeste "stea" si pentru transportul energiei avem maximum patru conductoare. Curentul ce trece printr-o impedanta se numeste curent de faza, iar curentul ce trece prin linia de transport se numeste curent de linie.

Este evident ca pentru aceasta conexiune curentul de linie este egal cu cel de faza. Tensiunile definite între bornele 1 - 0, 2 - 0, 3 - 0 se numesc tensiuni de faza. Tensiunile dintre doua conductoare ale liniei de transport (1-2, 2-3, 3-1) se numesc tensiuni de linie.

Calculam tensiunea de linie între conductoarele 1 si 2.

$$U_{1,2} = e_{10} - e_{20} = \sqrt{2} \cdot E \cdot \sin \omega t - \sqrt{2} \cdot E \cdot \sin(\omega t - 2\pi/3) = \sqrt{2} \cdot \sqrt{3} \cdot E \cdot \sin(\omega t + \pi/6)$$

sau, în marimi complexe: $\underline{U}_{1,2} = \underline{E}_1 - \underline{E}_2 = \sqrt{3} \cdot E \cdot e^{j\pi/6} = U_e \cdot e^{j\pi/6}$.

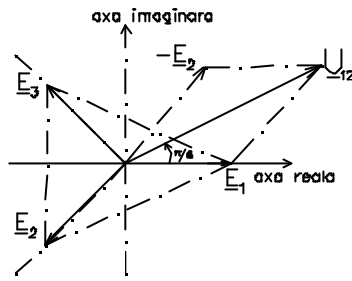


Fig. 5.9

Consecinta:

Relatiile între marimile de faza si cele de linie, pentru conexiunea stea sunt:

$$\begin{aligned}
 - I_{linie} &= I_{faza} \\
 - U_{linie} &= \sqrt{3} \cdot U_{faza}
 \end{aligned}$$

b) Conexiunea triunghi (D)

Sa presupunem cele trei circuite monofazate în care actioneaza tensiunile de faza conectate conform schemei urmatoare:

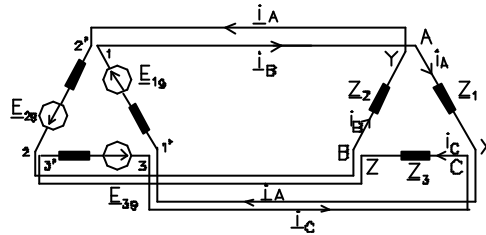


Fig. 5.10

Notam curentii prin fazele consumatorilor i_A, i_B, i_C , curenti ce formeaza un sistem trifazat simetric în ipoteza ca $Z_1 = Z_2 = Z_3$, si $E_1, E_2 = a^2 \cdot E_1, E_3 = a \cdot E_1$.

Daca se realizeaza conexiunile $A = Y, B = Z, C = X$ la consumator si $1 = 2', 2 = 3'$ respectiv $3 = 1'$ la sursa, se obtine conexiunea triunghi atât la consumator cât si la sursa. Prin aceste puncte de conexiune între doua conductoare ale liniei de transport, tensiunea de linie este tensiunea de faza a sursei $U_{linie} = U_{faza}$.

Curentul total ce trece printr-un conductor de linie este diferenta a doi curenti de faza. Astfel: $I_1 = I_A - I_C$ si are modulul $I_1 = \sqrt{3} \cdot I_A$ conform diagramei fazoriale atasate sistemului trifazat. Valoarea complexa a curentului de linie este: $I_1 = I_A - I_C = \sqrt{3} \cdot I_A \cdot e^{-j\pi/6}$.

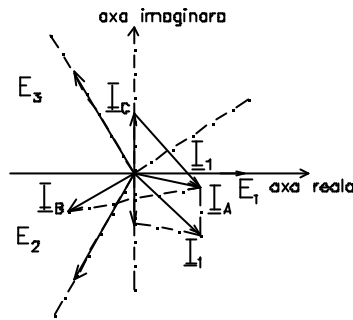


Fig. 5.11

Concluzie:

Conexiunea triunghi a sistemelor trifazate conduce la urmatoarele relatii între marimile de faza si cele de linie: $I_{linie} = \sqrt{3}I_{faza}$; $U_{linie} = \sqrt{3}U_{faza}$.

5.4. Analiza circuitelor trifazate alimentate cu tensiuni simetrice

Consumatorul trifazat poate fi conectat în stea sau triunghi iar functie de relatia dintre impedantele fazelor poate fi echilibrat sau dezechilibrat. Numim consumator trifazat echilibrat daca impedantele complexe ale fazelor sunt identice: $Z_A = Z_B = Z_C$, altfel el este dezechilibrat.

5.4.1. Consumator trifazat conectat în stea

a) Consumator echilibrat $Z_A = Z_B = Z_C$

Presupunem un consumator trifazat echilibrat conectat în stea cu nul (Y_0) si urmarim sa determinam distributia tensiunilor, a curentilor prin consumator, în cazul alimentarii de la un sistem trifazat simetric de tensiuni. (la sursa).

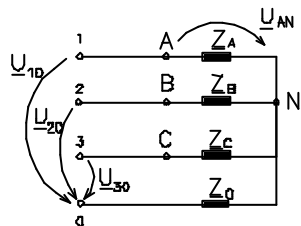


Fig. 5.12

Rezolvarea acestui circuit este similara cu a circuitului de c.a. cunoscând U_{10} , $U_{20} = a^2 U_{10}$, $U_{30} = a U_{10}$, $Z_A = Z_B = Z_C$, si Z_0 - impedanta nulului.

Teorema II Kirchoff afirma urmatoarele relatii:

$$\begin{aligned} U_{10} &= U_{AN} + U_0 \\ U_{20} &= U_{BN} + U_0 \\ U_{30} &= U_{CN} + U_0 \end{aligned}$$

unde: $\underline{U}_o = \underline{I}_o \cdot \underline{Z}_o$

Curentii prin fazele circuitului sunt dati de relatiile:

$$\underline{I}_{AN} = \frac{\underline{U}_{AN}}{\underline{Z}_A}, \quad \underline{I}_{BN} = \frac{\underline{U}_{BN}}{\underline{Z}_B}, \quad \underline{I}_{CN} = \frac{\underline{U}_{CN}}{\underline{Z}_C}$$

Aplicând teorema I Kirchhoff în nodul N obținem:

$$\underline{I}_A + \underline{I}_B + \underline{I}_C = \underline{I}_o$$

Scriind teorema I Kirchhoff functie de marimile si parametrii cunoscuti ai circuitului obținem relatia de dependenta a tensiunii dintre punctul de nul al sursei si al consumatorului (N) numita tensiune de deplasare a nulului.

$$\underline{U}_o = \frac{\frac{\underline{U}_{10}}{\underline{Z}_A} + \frac{\underline{U}_{20}}{\underline{Z}_B} + \frac{\underline{U}_{30}}{\underline{Z}_C}}{\frac{1}{\underline{Z}_A} + \frac{1}{\underline{Z}_B} + \frac{1}{\underline{Z}_C} + \frac{1}{\underline{Z}_o}} = \underline{Z}_o \cdot \underline{I}_o \quad (\text{relatia Millman})$$

Sistemul de alimentare fiind simetric si impedantele complexe ale fazelor egale, rezulta $\underline{U}_o \equiv 0$ independent de existenta sau inexistenta conductorului de nul. În consecinta, sistemul tensiunilor de alimentare a consumatorului este identic cu sistemul sursei.

b) *Consumator dezechilibrat* $\underline{Z}_A \neq \underline{Z}_B \neq \underline{Z}_C$

În cazul consumului inegal pe faze prezenta sau absenta conductorului de nul afecteaza distributia tensiunilor si curentilor pe consumator.

b1. Stea cu nul de impedanta $\underline{U}_o \equiv 0$

Tensiunea de deplasare a nulului este zero $\underline{U}_o \equiv 0$. Sistemul de tensiuni al sursei este forțat sa devina sistem aplicat consumatorului, însa curentii prin faze sunt diferiti. Dezechilibrul acestor curenti este scurs prin conductorul de nul având valoarea $\underline{I}_A + \underline{I}_B + \underline{I}_C = \underline{I}_o$.

b2. Stea fara nul

În aceasta situatie sistemul de tensiuni aplicat consumatorului este diferit de al sursei de alimentare. Tensiunile pe consumator devin nesimetrice, nesimetrie masurabila si calculabila prin tensiunea de deplasare a nulului. Pentru analiza distributiei tensiunilor si curentilor se calculeaza tensiunea de deplasare a nulului cu relatia Millman.

Se determina tensiunile pe fazele consumatorului cu teorema II Kirchhoff, si, în sfârșit, curentii de faza cu relatiile Ohm. Se verifica, în final, teorema I Kirchhoff:

$$\underline{I}_A + \underline{I}_B + \underline{I}_C = 0.$$

5.4.2 Consumator trifazat conectat în triunghi

Conexiunea triunghi implica existenta numai a trei tensiuni de linie egale cu tensiunile de faza. Un consumator trifazat conectat în triunghi la rețeaua industrială 3×380V/50Hz trebuie să reziste la o tensiune aplicată pe fază de 380V. Presupunem un consumator trifazat conectat în triunghi alimentat de la un sistem trifazat simetric de tensiuni (de linie) $\underline{U}_{1,2}, \underline{U}_{2,3} = a^2 \cdot \underline{U}_{1,2}, \underline{U}_{3,1} = a \cdot \underline{U}_{1,2}$. Urmărim să determinăm distribuția tensiunilor și curenților pe consumator pentru valori diferite ale impedanței de sarcină.

a) Consumator echilibrat $\underline{Z}_{AB} = \underline{Z}_{BC} = \underline{Z}_{CA}$

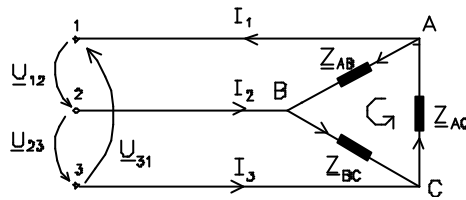


Fig. 5.13

Notăm $\underline{I}_1, \underline{I}_2, \underline{I}_3$ curenții prin linia de transport și $\underline{I}_A + \underline{I}_B + \underline{I}_C = \underline{I}_0$ curenții prin fazele consumatorului. Curenții prin fazele consumatorului se pot calcula din relațiile Ohm:

$$\underline{I}_{AB} = \frac{\underline{U}_{AB}}{\underline{Z}_{AB}} = \frac{\underline{U}_{1,2}}{\underline{Z}_{AB}}; \quad \underline{I}_{BC} = \frac{\underline{U}_{BC}}{\underline{Z}_{BC}} = \frac{\underline{U}_{2,1}}{\underline{Z}_{BC}}; \quad \underline{I}_{CA} = \frac{\underline{U}_{CA}}{\underline{Z}_{CA}} = \frac{\underline{U}_{1,2}}{\underline{Z}_{CA}}$$

iar cei de linie din aplicarea teoremei I Kirchhoff în nodurile A, B, C:

$$\underline{I}_1 = \underline{I}_{AB} - \underline{I}_{CA}; \quad \underline{I}_2 = \underline{I}_{BC} - \underline{I}_{AB}; \quad \underline{I}_3 = \underline{I}_{CA} - \underline{I}_{BC}$$

În consecință în conexiunea triunghi sistemul de tensiuni al sursei este și sistem al consumatorului, iar curenții de fază formează un sistem trifazat simetric.

b) Consumator dezechilibrat $\underline{Z}_{AB} \neq \underline{Z}_{BC} \neq \underline{Z}_{CA}$

Relațiile de calcul sunt cele de mai sus singura diferență fiind existența unui curent de circulație în bucla triunghiului. În concluzie, niciodată alternatoarele nu se vor conecta în triunghi.

Observatii:

1. Noțiunea de simetrie în sistemele trifazate se referă la semnale ce pot fi curenți sau tensiuni. Pentru ca un sistem trifazat să fie simetric trebuie ca semnalele să aibă aceeași frecvență, același modul și să fie defazate cu un unghi de $2\pi/3$ între ele.

2. Noțiunea de echilibrat sau dezechilibrat se referă la consumator (impedanță). Consumatorul trifazat este echilibrat dacă impedanțele complexe pe toate fazele sunt identice, deci consumul pe fiecare fază este același.

5.4.3 Puteri în rețele trifazate echilibrate sub tensiuni simetrice

Se considera un receptor trifazat echilibrat sub tensiuni simetrice \underline{U}_{10} , \underline{U}_{20} , \underline{U}_{30} și curenti \underline{I}_1 , \underline{I}_2 , \underline{I}_3 , \underline{I}_N (fig.5.14)

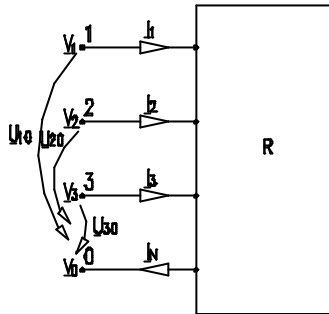


Fig 5.14

Puterea complexa transmisa receptorului pe la bornele 1, 2, 3 și 0 este:

$$\underline{S} = \underline{V}_1 \underline{I}_1^* + \underline{V}_2 \underline{I}_2^* + \underline{V}_3 \underline{I}_3^* + \underline{V}_0 (-\underline{I}_N^*)$$

Deoarece $\underline{I}_N = \underline{I}_1 + \underline{I}_2 + \underline{I}_3$, înlocuind în relația de mai sus, se obține:

$$\underline{S} = (\underline{V}_1 - \underline{V}_0) \underline{I}_1^* + (\underline{V}_2 - \underline{V}_0) \underline{I}_2^* + (\underline{V}_3 - \underline{V}_0) \underline{I}_3^* = \underline{U}_{10} \underline{I}_1^* + \underline{U}_{20} \underline{I}_2^* + \underline{U}_{30} \underline{I}_3^*$$

Întrucât,

$$\underline{U}_{10} = \underline{U}_1 ; \underline{U}_{20} = \underline{U}_2 ; \underline{U}_{30} = \underline{U}_3$$

$$\underline{I}_1 = \underline{I}_1 ; \underline{I}_2 = a^2 \underline{I}_1 ; \underline{I}_3 = a \underline{I}_1$$

formula puterii transmise receptorului se transforma astfel:

$$\underline{S} = \underline{U}_1 \underline{I}_1^* + a^2 \underline{U}_2 \underline{I}_1^* + (a^*) \underline{I}_1^* = 3 \underline{U}_1 \underline{I}_1^* = P + jQ$$

unde P și Q sunt puterile activa și reactiva,

$$P = 3U_1 I_1 \cos \varphi ; Q = 3U_1 I_1 \sin \varphi$$

φ fiind defazajul dintre tensiunea de fază \underline{U}_1 și curentul de fază \underline{I}_1 .

Dacă receptorul e conectat în stea, $U_1 = \sqrt{3} U_L$, $I_1 = I_L$ și puterile complexa \underline{S} , activa P și reactiva Q se exprimă în funcție de marimile U_L și I_L , cum urmează:

$$S = \sqrt{3} U_L I_L^* ; P = \sqrt{3} U_L I_L \cos \varphi ; Q = \sqrt{3} U_L I_L \sin \varphi$$

Dacă receptorul e conectat în triunghi $U_1 = U_f$, $I_1 = \sqrt{3} I_f$, și înlocuind în formula puterii transmise receptorului se regăsesc formulele obținute în cazul conectării în stea.

Pentru măsurarea puterii active este suficient un wattmetru a cărui bobina de tensiune se montează între conductorul fazei întâi și firul neutru iar bobina de curent se conectează în serie cu conductorul primei faze (fig.5.15a). Dacă lipsește firul neutru, se realizează un punct neutru artificial cu trei rezistențe conectate în stea (fig.5.15b). Indicația wattmetrului multiplicată cu trei reprezintă puterea activă.

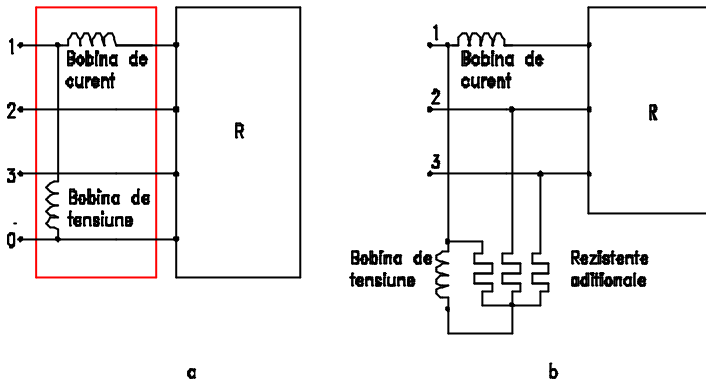


Fig. 5.15

Compensarea puterii reactive în sistemele trifazate echilibrate simetrice

Pentru îmbunătățirea factorului de putere în rețele trifazate echilibrate și simetrice, se pot utiliza trei condensatoare având capacități egale. Dacă se conectează în stea condensatoarele de capacitate C puterea reactivă are expresia: $Q = 3C_{\lambda}\omega U_f^2$, iar dacă se conectează în triunghi condensatoarele de capacitate C_{Δ} , se obține: $Q = 3C_{\Delta}\omega U_f^2$.

La aceeași putere reactivă Q , capacitatea condensatoarelor montate în triunghi C_{Δ} rezultă de trei ori mai mică decât capacitatea condensatoarelor montate în stea C_{λ} ,

$$C_{\Delta} = \frac{C_{\lambda}}{3}$$

Prin urmare este mai avantajos pentru compensarea puterii reactive în rețelele trifazate, să se utilizeze condensatoarele conectate în triunghi.

5.5.1 Metoda componentelor simetrice

Retelele trifazate se concep ca sisteme echilibrate în regim simetric de tensiuni și curenți. Generatoarele se construiesc astfel ca tensiunile lor electromotoare să fie simetrice, iar liniile de transmisie aeriene sau cablurile se dimensionează cu consumatorii distribuiți echilibrat pe fiecare fază încât și curenții să constituie sisteme simetrice.

Datorită conexiunilor și deconexiunilor diferite pe fiecare fază a consumatorilor precum și avarierilor care pot interveni - scurtcircuite și întreruperi - apar în rețea dezechilibrări și nesimetrii. Analiza rețelelor trifazate dezechilibrate sub tensiuni și curenți nesimetrice, prin metoda directă examinată la capitolul precedent, are dezavantajul că nu pune în evidență pentru elementele de circuit dinamice, abaterile de la regimul simetric. Comportarea înfășurărilor trifazate ale mașinilor electrice sub tensiuni și curenți nesimetrice este diferită de comportarea rezistoarelor, bobinelor și condensatoarelor. Acestea din urmă, denumite *elemente statice*, nu sunt influențate de modul în care se succed tensiunile sau

curentii. În schimb, impedanțele înfășurarilor masinilor electrice sunt diferite dacă tensiunile și curentii sunt de succesiuni diferite: elementele de acest fel se numesc *dinamice*.

Cu metoda componentelor simetrice se analizează pe modelul regimurilor simetrice, regimurile nesimetrice ale circuitelor trifazate conținând elemente statice și dinamice.

5.5.1.1 Descompunerea unui sistem trifazat nesimetric de marimi sinusoidale în sisteme simetrice

a. Teorema Stokvis-Fortescue:

Un sistem trifazat nesimetric de marimi sinusoidale se descompune în trei sisteme de marimi sinusoidale: un sistem de succesiune directă, în care fiecare marime e defazată înaintea celei care îi succede cu $2\pi/3$; un sistem de succesiune inversă, în care fiecare marime e defazată în urma celei care îi succede cu $2\pi/3$; un sistem homopolar, în care marimile au amplitudini egale și sunt în fază.

Fie $y_1(t), y_2(t), y_3(t)$, sistemul trifazat nesimetric,

$$y_1(t) = \sqrt{2}Y_1 \sin(\omega t + \gamma_1); \quad y_2(t) = \sqrt{2}Y_2 \sin(\omega t + \gamma_2); \quad y_3(t) = \sqrt{2}Y_3 \sin(\omega t + \gamma_3)$$

reprezentat în complex (fig.5.16a):

$$\underline{Y}_1 = \underline{Y}_1 e^{j\gamma_1}; \quad \underline{Y}_2 = \underline{Y}_2 e^{j\gamma_2}; \quad \underline{Y}_3 = \underline{Y}_3 e^{j\gamma_3}$$

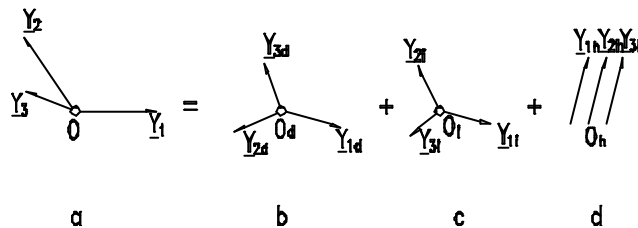


Fig. 5.16

Se notează cu: $y_{1d}(t), y_{2d}(t), y_{3d}(t)$, sistemul trifazat simetric direct,

$$y_{1d}(t) = \sqrt{2}Y_d \sin(\omega t + \gamma_d); \quad y_{2d}(t) = \sqrt{2}Y_d \sin\left(\omega t + \gamma_d - \frac{2\pi}{3}\right);$$

$$y_{3d}(t) = \sqrt{2}Y_d \sin\left(\omega t + \gamma_d - \frac{4\pi}{3}\right)$$

cu: $y_{1i}(t), y_{2i}(t), y_{3i}(t)$, sistemul trifazat simetric invers,

$$y_{1i}(t) = \sqrt{2}Y_i \sin(\omega t + \gamma_i); \quad y_{2i}(t) = \sqrt{2}Y_i \sin\left(\omega t + \gamma_i + \frac{2\pi}{3}\right);$$

$$y_{3i}(t) = \sqrt{2}Y_i \sin\left(\omega t + \gamma_i + \frac{4\pi}{3}\right)$$

și cu: $y_{1h}(t), y_{2h}(t), y_{3h}(t)$, sistemul trifazat simetric omopolar,

$$y_{1h}(t) = \sqrt{2}Y_h \sin(\omega t + \gamma_h); \quad y_{2h}(t) = \sqrt{2}Y_h \sin(\omega t + \gamma_h); \\ y_{3h}(t) = \sqrt{2}Y_h \sin(\omega t + \gamma_h)$$

cu imaginile în complex (fig.5.16 b, c, d),

$$\underline{Y}_{1d} = \underline{Y}_d; \quad \underline{Y}_{2d} = a^2 \underline{Y}_d; \quad \underline{Y}_{3d} = a \underline{Y}_d \\ \underline{Y}_{1i} = \underline{Y}_i; \quad \underline{Y}_{2i} = a \underline{Y}_i; \quad \underline{Y}_{3i} = a^2 \underline{Y}_i \\ \underline{Y}_{1h} = \underline{Y}_h; \quad \underline{Y}_{2h} = \underline{Y}_h; \quad \underline{Y}_{3h} = \underline{Y}_h$$

În conformitate cu teorema Stokvis-Fortescue, relațiile dintre componentele corespunzătoare ale sistemelor direct, invers și omopolare sunt,

$$y_1(t) = y_{1d}(t) + y_{1i}(t) + y_{1h}(t); \\ y_2(t) = y_{2d}(t) + y_{2i}(t) + y_{2h}(t); \\ y_3(t) = y_{3d}(t) + y_{3i}(t) + y_{3h}(t);$$

respectiv în complex,

$$\underline{Y}_1(t) = \underline{Y}_{1d}(t) + \underline{Y}_{1i}(t) + \underline{Y}_{1h}(t); \\ \underline{Y}_2(t) = \underline{Y}_{2d}(t) + \underline{Y}_{2i}(t) + \underline{Y}_{2h}(t); \\ \underline{Y}_3(t) = \underline{Y}_{3d}(t) + \underline{Y}_{3i}(t) + \underline{Y}_{3h}(t);$$

Cele trei mărimi ale fiecăruia dintre sistemele direct și invers se exprimă cu ajutorul operatorului a astfel,

$$Y_{1d} = Y_d; \quad Y_{2d} = a^2 Y_d; \quad Y_{3d} = a Y_d \\ Y_{1i} = Y_i; \quad Y_{2i} = a Y_i; \quad Y_{3i} = a^2 Y_i$$

în care fazorii \underline{Y}_d , \underline{Y}_i și \underline{Y}_h , se numesc *componenta directă, inversă și omopolară* ale sistemului trifazat nesimetric \underline{Y}_1 , \underline{Y}_2 și \underline{Y}_3 .

5.5.2 Circuite trifazate echilibrate sub tensiuni nesimetrice

Analiza regimurilor nesimetrice din circuitele trifazate liniare cu metoda componentelor simetrice se face pe baza teoremei superpoziției astfel: se consideră separat regimurile stabilite de componentele directe și inverse și omopolare ale tensiunilor și apoi se suprapun răspunsurile corespunzătoare. Circuitele fiind echilibrate și componentele tensiunilor și curenților alcatuind sisteme simetrice, este suficient să se calculeze numai pentru una din faze, utilizând scheme monofilare. Se obțin în acest fel schemele de succesiune directă, inversă și omopolară, iar din superpoziția lor se deduc răspunsurile din rețea.

a. *Elementele statice și dinamice.* Se consideră trei elemente identice cuplate magnetic (fig.5.17, a), la bornele cărora sistemele componentelor de tensiune directe \underline{U}_d , $a^2 \underline{U}_d$, $a \underline{U}_d$, inverse \underline{U}_i , $a \underline{U}_i$, $a^2 \underline{U}_i$ și omopolare \underline{U}_h , \underline{U}_h , \underline{U}_h stabilesc curenți de succesiune directă \underline{I}_d , $a^2 \underline{I}_d$, $a \underline{I}_d$ inverse \underline{I}_i , $a \underline{I}_i$, $a^2 \underline{I}_i$ și omopolare \underline{I}_h , \underline{I}_h , \underline{I}_h (fig.5.17 b, c, d).

Daca rapoartele dintre fazorii componentelor de tensiune prin fazorii componentelor de curent sunt:

$$\frac{U_d}{I_d} = \frac{U_i}{I_i} = \underline{Z} - \underline{Z}_m ; \frac{U_h}{I_h} = \underline{Z} + 2\underline{Z}_m$$

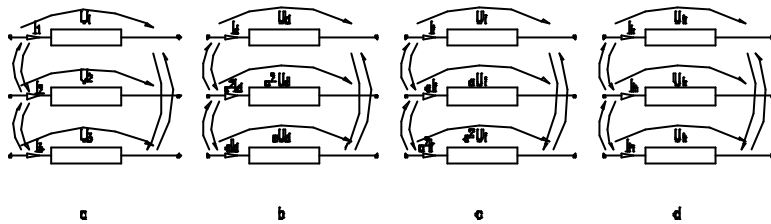


Fig.5.17

Elementele se numesc *statice* si sunt caracterizate de *impedantele complexe statice proprie* \underline{Z} si *mutuala* \underline{Z}_m . Elementele se numesc *dinamice* daca rapoartele fazorii componentelor de tensiune prin fazorii componentelor de curent sunt diferite,

$$\frac{U_d}{I_d} = \underline{Z}_d ; \frac{U_i}{I_i} = \underline{Z}_i ; \frac{U_h}{I_h} = \underline{Z}_h$$

si sunt caracterizate de *impedantele complexe dinamice directa* \underline{U}_d , *inversa* \underline{U}_i si *omopolara* \underline{Z}_h .

Rezistoarele, bobinele si condensatoarele sunt elemente statice. Înfasurarile statoarelor si rotoarelor masinilor electrice aflându-se în miscare relativa nu pot fi caracterizate prin inductivitati mutuale statice; de exemplu, inductivitatea mutuala L_{msr} dintre o înfasurare satorica s si una rotorica r nu este egala cu inductivitatea L_{mrs} si în consecinta generatoarelor si motoarelor electrice nu li se aplica teorema reciprocitatii. Un generator electric este caracterizat de tensiunile electromotoare directa \underline{E}_d , inversa \underline{E}_i si omopolara \underline{E}_h si de impedantele dinamice \underline{Z}_d , \underline{Z}_i , \underline{Z}_h , iar motorul electric este caracterizat de aceasta din urma. Practic, partile reale ale componentelor dinamice ale masinilor electrice sunt neglijabile în raport cu partile imaginare si impedantele se pot aproxima prin reactantele corespunzatoare \underline{X}_d , \underline{X}_i , \underline{X}_h . Reactantele inversa si omopolara sunt mai mici decât reactanta directa si se dau sub forma de procente în raport cu \underline{X}_d .

b. *Receptor trifazat echilibrat cu elementele statice, fara cuplaje magnetice, conectat în stea, cu fir neutru.* Fie circuitul trifazat echilibrat constituit din trei elemente statice de impedante \underline{Z} conectate în stea, cu fir neutru de impedanta \underline{Z}_N (fig.5.18a), sub tensiuni la borne nesimetrice \underline{U}_{10} , \underline{U}_{20} , \underline{U}_{30} de componente \underline{U}_d , \underline{U}_i , si \underline{U}_h .

În conformitate cu teorema superpozitiei, curentii \underline{I}_1 , \underline{I}_2 , \underline{I}_3 si \underline{I}_N , se obtin însumând curentii care se stabilesc daca se considera ca la bornele circuitului se aplica tensiunile directe, inverse si omopolare (fig.5.18b,c,d).

În regimurile simetrice direct si invers, componentele curentilor \underline{I}_d si \underline{I}_i prin impedantele primei faze au expresiile:

$$\underline{I}_d = \frac{\underline{U}_d}{\underline{Z}} ; \underline{I}_i = \frac{\underline{U}_i}{\underline{Z}}$$

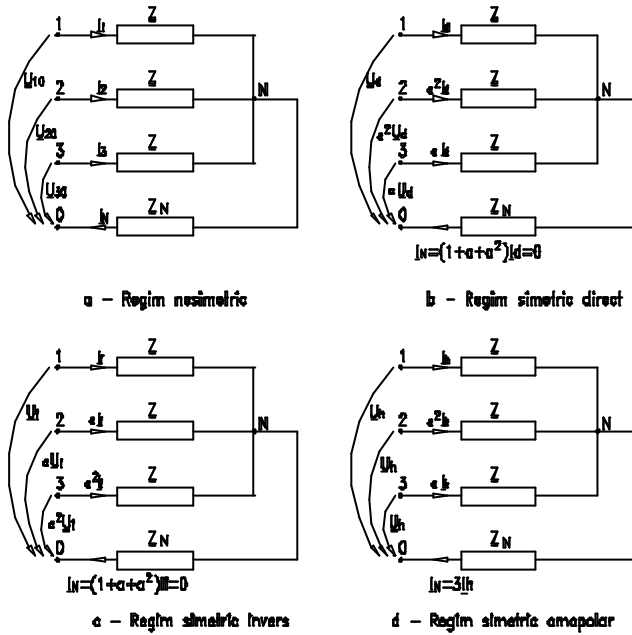


Fig.5.18

si curentii prin firul neutru sunt nuli. Prin impedantele celorlalte doua faze curentii se obtin multiplicând pe \underline{I}_d si \underline{I}_i cu a^2 , respectiv cu a , prin urmare e suficient sa se calculeze numai pentru una din faze. Schemele corespunzatoare reprezentate în fig.5.19a,b se numesc *schema de succesiune directa* S_d , respectiv *schema de succesiune inversa* S_i .

În regim simetric omopolar (fig.5.18d), componenta \underline{I}_h se deduce aplicând teorema a doua a lui Kirchoff circuitului 1N01.

$$\underline{U}_h = \underline{Z}\underline{I}_h + 3\underline{Z}_N\underline{I}_h$$

din care rezulta:

$$\underline{I}_h = \frac{\underline{U}_h}{\underline{Z} + 3\underline{Z}_N}$$

Schema monofilara contine impedanta \underline{Z} si impedanta firului neutru \underline{Z}_N multiplicata cu 3 si se numeste *schema de succesiune omopolară* S_h (fig.5.19c).

Introducând expresiile lui \underline{I}_d , \underline{I}_i si \underline{I}_h , în relatiile dintre componentele corespunzatoare sistemelor direct, invers si omopolar, se obtin curentii \underline{I}_1 , \underline{I}_2 si \underline{I}_3 .

c. *Receptor trifazat echilibrat cu elemente statice fara cuplaje magnetice conectate în stea fara fir neutru* (fig.5.20a). Se dau tensiunile de linie nesimetrice \underline{U}_{12} , \underline{U}_{23} si \underline{U}_{31} cu componentele simetrice directa \underline{U}_{1d} si inversa \underline{U}_{1i} , componenta omopolară \underline{U}_{1h} , fiind nula.

În regim simetric direct (fig.5.20b) componenta directa \underline{I}_d se calculeaza aplicând a doua teorema a lui Kirchoff circuitului 1_dN2_d1_d: $\underline{U}_{1d} = \underline{Z}\underline{I}_d - \underline{Z}_N a^2 \underline{I}_d$, din care rezulta:

$$I_d = \frac{U_{ld}}{(1-a^2)Z}$$

Similar, se obtine pentru componenta inversa I expresia (fig.5.20c)

$$I_i = \frac{U_{li}}{(1-a^2)Z}$$

Notând cu $\underline{U}_{fd} = \underline{U}_d$ si $\underline{U}_{fi} = \underline{U}_i$ componentele de faza corespunzatoare componentelor de linie.

$$\underline{U}_d = \frac{U_{ld}}{1-a^2} = \frac{1}{\sqrt{3}} e^{-j\pi/6} U_{ld} ; U_i = \frac{U_{li}}{1-a^2} = \frac{1}{\sqrt{3}} e^{j\pi/6} U_{li}$$

expresiile componentelor directa si inversa, devin:

$$I_d = \frac{U_d}{Z} ; I_i = \frac{U_i}{Z}$$

Schemele de succesiune directa S_d si inversa S_i sunt identice cu schemele corespunzatoare ale receptorului trifazat cu fir neutru (fig.5.19a,b).

d. *Circuit trifazat echilibrat cu elemente statice cuplate magnetic sub tensiuni nesimetrice.* Se considera trei elemente statice identice cu impedantele proprii Z si mutuale Z_m sub tensiuni nesimetrice $\underline{U}_1, \underline{U}_2$ si \underline{U}_3 (fig.5.21a). Ecuatiile circuitului, aceleasi pentru orice mod de conexiune - stea sau triunghi – sunt urmatoarele:

$$\begin{aligned} \underline{U}_1 &= \underline{Z}I_1 + \underline{Z}_m I_2 + \underline{Z}_m I_3 ; \\ \underline{U}_2 &= \underline{Z}_m I_1 + \underline{Z}I_2 + \underline{Z}_m I_3 ; \\ \underline{U}_3 &= \underline{Z}_m I_1 + \underline{Z}_m I_2 + \underline{Z}I_3 ; \end{aligned}$$

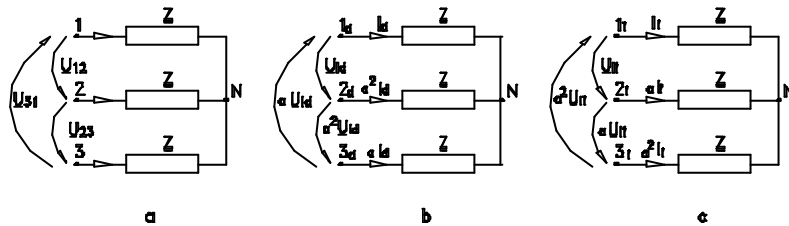


Fig.5.20

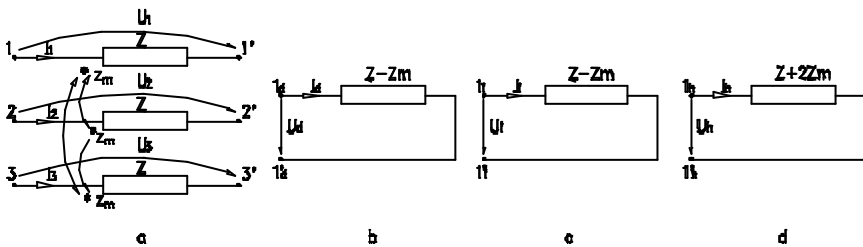


Fig.5.21

Înlocuind tensiunile si curentii prin expresiile lor în functie de componentele simetrice (12.107), se obtine:

$$\begin{aligned} \underline{U}_d + \underline{U}_i + \underline{U}_h &= \underline{Z}(\underline{I}_d + \underline{I}_i + \underline{I}_h) + \underline{Z}_m(a^2 \underline{I}_d + a \underline{I}_i + \underline{I}_h) + \underline{Z}_m(a \underline{I}_d + a^2 \underline{I}_i + \underline{I}_h) = \\ &= (\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_d + (\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_i + (\underline{Z} + 2\underline{Z}_m)\underline{I}_h \\ a^2 \underline{U}_d + a \underline{U}_i + \underline{U}_h &= \underline{Z}_m(\underline{I}_d + \underline{I}_i + \underline{I}_h) + \underline{Z}(a^2 \underline{I}_d + a \underline{I}_i + \underline{I}_h) + \underline{Z}_m(a \underline{I}_d + a^2 \underline{I}_i + \underline{I}_h) = \\ &= a^2(\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_d + a(\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_i + (\underline{Z} + 2\underline{Z}_m)\underline{I}_h \\ a \underline{U}_d + a^2 \underline{U}_i + \underline{U}_h &= \underline{Z}_m(\underline{I}_d + \underline{I}_i + \underline{I}_h) + \underline{Z}(a^2 \underline{I}_d + a \underline{I}_i + \underline{I}_h) + \underline{Z}_m(a \underline{I}_d + a^2 \underline{I}_i + \underline{I}_h) = \\ &= a(\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_d + a^2(\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_i + (\underline{Z} + 2\underline{Z}_m)\underline{I}_h \end{aligned}$$

din care se deduc ecuatiile:

$$\underline{U}_d = (\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_d ; \underline{U}_i = (\underline{Z} - \underline{Z}_m)\underline{I}_i ; \underline{U}_h = (\underline{Z} + 2\underline{Z}_m)\underline{I}_h$$

Ecuatiilor de mai sus, le corespund schemele de succesiune directa S_s , inversa S_i si omopolara S_h reprezentate în fig.5.21b,c si d.

5.5.3 Circuite trifazate dezechilibrate

Un sistem simetric sau nesimetric de tensiuni aplicat unui circuit trifazat dezechilibrat stabileste curenti nesimetrice. Componentele simetrice de succesiune directa, inversa si omopolara cu sunt independente si relatiile dintre ele fiind complicate nu se pot stabili scheme monofazate S_d , S_i si S_h , ca în cazul circuitelor echilibrate.

În general, dezechilibrul retelelor nu este total, fiind posibila separarea partilor echilibrate si dezechilibrate. De exemplu, avariile de întrerupere a fazelor sau de scurcircuitare ale acestora cu sau fara arc electric, - mono, bi sau trifazat, - pot fi modelate prin elementele trifazate dezechilibrate, conectate la retea echilibrata.

Calculul regimurilor nesimetrice în retelele continând receptoare dezechilibrate se face pe baza teoremei substitutiei în modul urmator: se înlocuiesc impedantele elementelor dezechilibrate prin tensiuni nesimetrice, care se descompun în componente simetrice corespunzatoare; aceste componente împreuna cu cele ale curentilor alcatuiesc necunoscute auxiliare.

Retea echilibrata cu receptor static dezechilibrat. Se considera o retea trifazata continând în afara de partea echilibrata \mathfrak{R}_e un element dezechilibrat fara cuplaje magnetice de impedante $\underline{Z}_1, \underline{Z}_2$ si \underline{Z}_3 , conectate în stea sau triunghi (fig.5.22a). Notând cu $\underline{U}_1, \underline{U}_2$ si \underline{U}_3 tensiunile si cu $\underline{I}_1, \underline{I}_2$ si \underline{I}_3 curentii, ecuatiile elementului de circuit sunt urmatoarele:

$$\underline{U}_1 = \underline{Z}_1 \underline{I}_1 ; \underline{U}_2 = \underline{Z}_2 \underline{I}_2 ; \underline{U}_3 = \underline{Z}_3 \underline{I}_3$$

Înlocuind tensiunile si curentii prin expresiile lor în functie de componentele lor simetrice, se deduc ecuatiile:

$$\begin{aligned} \underline{U}_d &= \underline{Z}_h \underline{I}_d + \underline{Z}_i \underline{I}_i + \underline{Z}_d \underline{I}_h ; \\ \underline{U}_i &= \underline{Z}_d \underline{I}_d + \underline{Z}_h \underline{I}_i + \underline{Z}_i \underline{I}_h ; \\ \underline{U}_h &= \underline{Z}_i \underline{I}_d + \underline{Z}_d \underline{I}_i + \underline{Z}_h \underline{I}_h ; \end{aligned}$$

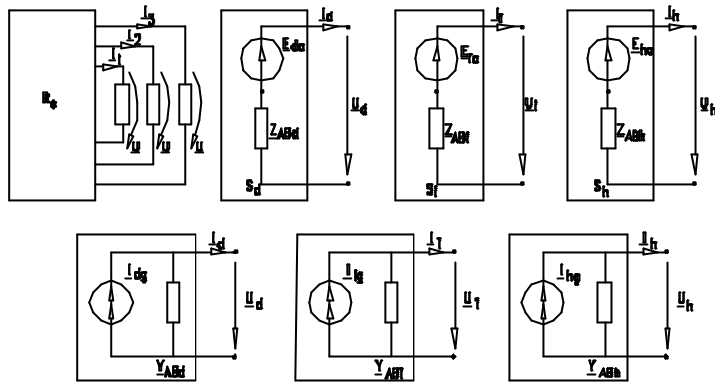


Fig.5.22

în care s-a notat cu Z_d, Z_i, Z_h urmatoarele impedante de calcul:

$$Z_h = \frac{1}{3}(Z_1 + Z_2 + Z_3)$$

$$Z_d = \frac{1}{3}(Z_1 + aZ_2 + a^2 Z_3)$$

$$Z_i = \frac{1}{3}(Z_1 + a^2 Z_2 + aZ_3)$$

Schemele directa S_d , inversa S_i si omopolara S_h (fig.5.22b,c,d) ale partii echilibrata \mathfrak{R}_e , considerate ca dipoli Thevenin, au ecuatiile:

$$\underline{E}_{d0} - \underline{U}_d = \underline{Z}_{ABd} \underline{I}_d ; \underline{E}_{i0} - \underline{U}_i = \underline{Z}_{ABi} \underline{I}_i ; \underline{E}_{h0} - \underline{U}_h = \underline{Z}_{ABh} \underline{I}_h$$

respectiv ca dipoli Norton (fig.5.22e,f,g).

$$\underline{I}_{dg} - \underline{I}_d = \underline{Y}_{ABd} \underline{U}_d ; \underline{I}_{ig} - \underline{I}_i = \underline{Y}_{ABi} \underline{U}_i ; \underline{I}_{hg} - \underline{I}_h = \underline{Y}_{ABh} \underline{U}_h$$

în care s-au notat cu: $\underline{E}_{d0}, \underline{E}_{i0}$ si \underline{E}_{h0} – componente simetrice ale tensiunilor electromotoare în gol; $\underline{I}_{dg}, \underline{I}_{ig}$ si \underline{I}_{hg} – componentele simetrice ale injectiilor de curent; $\underline{Z}_{ABd}, \underline{Z}_{ABi}$ si \underline{Z}_{ABh} – respectiv $\underline{Y}_{ABd}, \underline{Y}_{ABi}$ si \underline{Y}_{ABh} – impedantele, respectiv admitantele retelelor pasivizate $\underline{S}_{d0}, \underline{S}_{i0}$ si \underline{S}_{h0} .

Obtinem un sistem de 6 ecuatii cu 6 necunoscute, $\underline{U}_d, \underline{U}_i, \underline{U}_h, \underline{I}_d, \underline{I}_i, \underline{I}_h$. Dupa rezolvarea sistemului, se obtin necunoscutele $\underline{U}_1, \underline{U}_2, \underline{U}_3, \underline{I}_1, \underline{I}_2, \underline{I}_3$ si din schemele S_d, S_i si S_h se calculeaza curentii si tensiunile elementelor partii echilibrata \mathfrak{R}_e .

5.5.4 Puteri în retele trifazate dezechilibrate sub tensiuni nesimetrice

a. Metoda directa de calcul a puterilor

Se considera receptorul trifazat dezechilibrat cu neutrul N accesibil sub tensiuni si curenti nesimetrici, $\underline{U}_{\alpha 0}, \underline{I}_{\alpha}$, \underline{I}_N (fig.5.23a). Puterea complexa \underline{S} se calculeaza cu formula:

$$\underline{S} = \underline{U}_{10} \underline{I}_1^* + \underline{U}_{20} \underline{I}_2^* + \underline{U}_{30} \underline{I}_3^*$$

din care se deduc puterile activa P si reactiva Q,

$$P = U_{10} I_1 \cos \varphi_1 + U_{20} I_2 \cos \varphi_2 + U_{30} I_3 \cos \varphi_3$$

$$Q = U_{10}I_1 \sin \varphi_1 + U_{20}I_2 \sin \varphi_2 + U_{30}I_3 \sin \varphi_3$$

în care $\varphi_1, \varphi_2, \varphi_3$ sunt defazajele dintre tensiunile de faza $\underline{U}_{10}, \underline{U}_{20}, \underline{U}_{30}$ și curenții corespunzători $\underline{I}_1, \underline{I}_2, \underline{I}_3$ (fig.5.23b).

Pentru măsurarea puterii active se utilizează trei wattmetre cu bobinele de tensiune conectate între fiecare fază și punctul neutru, iar bobinele de curent în serie cu fiecare conductor de faza (fig.5.23a).

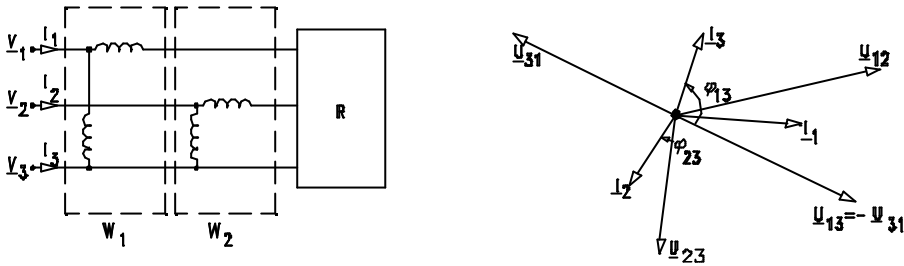


Fig.5.23

Dacă neutrul circuitului nu e accesibil, tensiunile rețelei sunt date prin componentele lor de linie $\underline{U}_{12}, \underline{U}_{23}, \underline{U}_{31}$. Înlocuind în formula puterii S complexe, $\underline{I}_3 = -\underline{I}_1 - \underline{I}_2$, se obține:

$$\underline{S} = \underline{U}_{10}\underline{I}_1^* + \underline{U}_{20}\underline{I}_2^* - \underline{U}_{30}\underline{I}_1^* - \underline{U}_{30}\underline{I}_2^* = \underline{U}_{13}\underline{I}_1^* + \underline{U}_{23}\underline{I}_2^*$$

iar puterile active P și reactive Q au expresiile următoare:

$$P = U_{13}I_1 \cos \varphi_{13} + U_{23}I_2 \cos \varphi_{23}; \quad Q = U_{13}I_1 \sin \varphi_{13} + U_{23}I_2 \sin \varphi_{23}$$

unde φ_{13} și φ_{23} fiind defazajele dintre tensiunile $\underline{U}_{13}, \underline{U}_{23}$ și curenții \underline{I}_1 și \underline{I}_2 .

Pentru măsurarea puterii active, utilizează două wattmetre cu bobinele de tensiune conectate între fazele 1 și 3, respectiv 2 și 3, iar bobinele de curent în serie cu conductoarele 1 și 2.

b. Calculul puterilor în rețele trifazate dezechilibrate cu ajutorul componentelor simetrice

Puterea complexă S a unei rețele trifazate dezechilibrate în regim nesimetric de tensiuni și curenți are expresia:

$$\underline{S} = \underline{U}_{10}\underline{I}_1^* + \underline{U}_{20}\underline{I}_2^* + \underline{U}_{30}\underline{I}_3^*$$

Înlocuind tensiunile cu expresiile în funcție de componentele lor simetrice,

$$\begin{aligned} \underline{U}_{10} &= \underline{U}_{fd} + \underline{U}_{fi} + \underline{U}_{fh}; \\ \underline{U}_{20} &= a^2 \underline{U}_{fd} + a \underline{U}_{fi} + \underline{U}_{fh}; \\ \underline{U}_{30} &= a \underline{U}_{fd} + a^2 \underline{U}_{fi} + \underline{U}_{fh}; \end{aligned}$$

și grupând după aceste componente, se obține,

$$\underline{S}_{10} = \underline{U}_{fd}(\underline{I}_1^* + a^2 \underline{I}_2^* + a \underline{I}_3^*) + \underline{U}_{fi}(\underline{I}_1^* + a \underline{I}_2^* + a^2 \underline{I}_3^*) + \underline{U}_{fh}(\underline{I}_1^* + \underline{I}_2^* + \underline{I}_3^*);$$

respectiv

$$\underline{S} = 3\underline{U}_d \underline{I}_d^* + 3\underline{U}_i \underline{I}_i^* + 3\underline{U}_h \underline{I}_h^*$$

în care s-a ținut seama de relațiile: $\underline{a}^* = \underline{a}^2$; $(\underline{a}^2)^* = \underline{a}$.

Separând partile reala și imaginara, se deduc expresiile puterilor active P și reactiva Q în funcție de componentele simetrice de tensiune și curent,

$$P = 3U_d I_d \cos \varphi_d + 3U_i I_i \cos \varphi_i + 3U_h I_h \cos \varphi_h$$

$$Q = 3U_d I_d \sin \varphi_d + 3U_i I_i \sin \varphi_i + 3U_h I_h \sin \varphi_h$$

în care φ_d , φ_i , φ_h sunt defazajele dintre componentele simetrice de tensiune și cele de curent.