

CAP.8.

CIRCUITE ELECTRICE LINIARE IN REGIM PERIODIC NESINUSOIDAL

Breviar

a) *Funcția periodică $f(t)$ satisface relația de definiție:*

$f(t) = f(t + kt)$, unde: t – perioada funcției; și k = număr oarecare.

b) *Dezvoltarea în serie Fourier.*

Orice funcție periodică $f(t)$ de perioadă T care satisface condițiile lui Dirichelet poate fi descompusă într-o infinitate de sinusoidă cu frecvențele multipli ai frecvenței $f = 1/T$ a funcției:

$$f(t) = C_0 + \sum_{k=1}^{\infty} C_k \cdot \sin(k\omega t + \varphi_k) \text{ sau}$$

$$f(t) = C_0 + \sum_{k=1}^{\infty} A_k \cdot \sin k\omega t + \sum_{k=1}^{\infty} B_k \cdot \cos k\omega t$$

c) *Coefficienții seriei Fourier pot fi determinați analitic cu relațiile:*

$$C_0 = 1/T \int_0^T f(t) \cdot dt;$$

$$A_k = 2/T \int_0^T f(t) \cdot \sin k\omega t \cdot dt;$$

$$B_k = 2/T \int_0^T f(t) \cdot \cos k\omega t \cdot dt;$$

$$C_k = \sqrt{A_k^2 + B_k^2}; \quad \text{tg} \varphi_k = \frac{B_k}{A_k}.$$

d) *Valoarea eficace a tensiunii sau curentului nesinusoidal:*

$$U = \sqrt{1/T \int_0^T u^2 dt} \text{ și } I = \sqrt{1/T \int_0^T i^2 dt} \text{ sau}$$

$$U = \sqrt{\sum_k U_k^2} \text{ și } I = \sqrt{\sum_k I_k^2}.$$

e) *Valoarea medie a tensiunii sau a curentului:*

$$U_{\text{med}} = 1/T \int_0^T u dt = U_0 \quad \text{și} \quad I = 1/T \int_0^T i dt = I_0$$

f) *Factorul de formă al tensiunii, respectiv curentului sinusoidal este prin definiție*

$$F_u = U / U_{\text{med},r}; \quad F_i = I / I_{\text{med},r}$$

g) *Factorul de ondulație este definit de relațiile:*

$$\gamma_u = \frac{\sqrt{U^2 - U_0^2}}{U_0}; \quad \gamma_i = \frac{\sqrt{I^2 - I_0^2}}{I_0}$$

h) Coeficientul de distorsiune se definește prin relațiile:

$$\delta_u = \frac{\sqrt{U^2 - U_1^2 - U_0^2}}{\sqrt{U^2 - U_0^2}} \quad \text{și} \quad \delta_i = \frac{\sqrt{I^2 - I_1^2 - I_0^2}}{\sqrt{I^2 - I_0^2}}$$

i) Puterea activă a unui receptor monofazat în regim nesinusoidal este suma puterilor active corespunzătoare fiecărei armonice de tensiune și de curent:

$$P = U_0 \cdot I_0 + \sum_{k \geq 1} U_k \cdot I_k \cdot \cos \varphi_k$$

j) Puterea reactivă a unui receptor monofazat în regim nesinusoidal este suma puterilor reactive corespunzătoare fiecărei armonice:

$$Q = \sum_{k \geq 1} U_k \cdot I_k \cdot \sin \varphi_k$$

k) Puterea aparentă este prin definiție produsul valorilor eficace ale tensiunii și curentului:

$$S = U \cdot I = \sqrt{\sum_k U_k^2} \cdot \sqrt{\sum_k I_k^2}$$

l) Puterea deformantă:

$$D = \sqrt{S^2 - P^2 - Q^2}$$

8.1.(R). Să se calculeze reactanța unei bobine de inductivitate L la bornele careia se aplică o

tensiune nesinusoidală $u = \sum_{k=1}^N U_k \sqrt{2} \cdot \sin \omega t$. Aplicație numerică:

$U_1 = 220 \text{ V}$; $U_3 = 30 \text{ V}$; $U_5 = 10 \text{ V}$; $L = 1/\pi \text{ H}$; $f = 50 \text{ Hz}$; $k = 1, 3, 5$.

Rezolvare: Curentul care va trece prin bobina este:

$$i = \sum_{k=1}^N \frac{U_k \sqrt{2}}{k\omega L} \cdot \sin(k\omega t - \pi/2)$$

Reactanța echivalentă (aparentă) este:

$$X_e = \frac{U}{I} = \frac{\sqrt{\sum_k U_k^2}}{\sqrt{\sum_k I_k^2}} = \frac{\sqrt{\sum_k U_k^2}}{\sqrt{\sum_k \left(\frac{U_k}{k\omega L}\right)^2}}$$

Pentru datele numerice se obține:

$$I_1 = 1 \text{ A}; \quad I_3 = 0,1 \text{ A}; \quad I_5 = 0,02 \text{ A}.$$

$$I = \sqrt{I_1^2 + I_3^2 + I_5^2} = 1,005 \text{ A} \quad \text{și} \quad U = \sqrt{U_1^2 + U_3^2 + U_5^2} = 105 \text{ V}$$

Reactanța echivalentă a bobinei pentru tensiunea nesinusoidală $X_1 = \underline{U} \approx 104,5 \Omega$ rezultă practic egală cu reactanța pentru prima armonică, datorită distorsiunilor relativ reduse.

8.2.(R) Sa se determine aceleasi date cerute in problema de mai sus pentru cazul unui condensator de capacitate $C = 100/\pi\mu\text{F}$.

Rezolvare: Similar cu problema precedenta rezulta:

$I_1=1\text{ A}$; $I_3=0,9\text{ A}$; $I_5=0,5\text{ A}$ de unde $I=1,435\text{ A}$ si $X_1=73\Omega$.

8.3.(R). Circuitul serie R – L, cu $R = 2\Omega$ si $L = 6,66\text{ mH}$ (fig.8.3.a) este strabatut de un curent periodic, având forma de unda triunghiulara (fig.8.3.b.). Sa se determine variatia in timp a tensiunii aplicate la borne. Perioada este $T = 20\text{ ms}$.

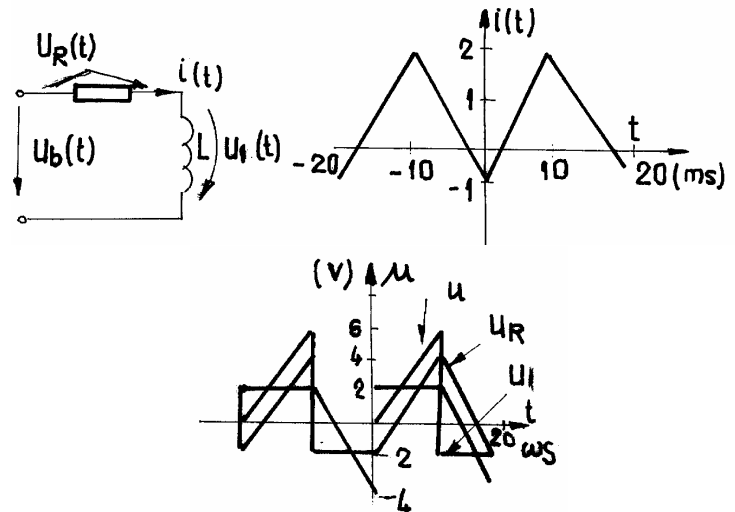


Fig. 8.3

Rezolvare: Tensiunea la borne are expresia:

$$u_b(t) = u_R(t) + u_L(t) = Ri + L \cdot \frac{di}{dt}, \text{ unde :}$$

$$i(t) = \begin{cases} 300t - 1 & 0 < t < 0,01 \\ 5 - 300t & 0,01 < t < 0,02 \end{cases}$$

Componenta u_R urmareste forma de unda a curentului:

$u_R = R \cdot i = 2i$, iar pentru componenta u_L se obtine:

$$u_L = L \cdot \frac{di}{dt} = \begin{cases} 2 & 0 < t < 0,01 \\ -2 & 0,01 < t < 0,02 \end{cases}$$

Prin adunarea ordonatelor curbilor u_R si u_L (vezi fig.8.23.c) se obtine variatia in timp a tensiunii la borne:

$$U_b(t) = \begin{cases} 600t & 0 < t < 0,01 \\ 8 - 600t & 0,01 < t < 0,02 \end{cases}$$

8.4. (R) Circuitul serie R-L e alimentat de la un generator de t.e.m., $u_e=U_0+U_1 \cdot \sin\omega t$ (fig.8.4). Curentul prin circuit si caderile de tensiune la bornele rezistorului si bobinei sunt masurate cu aparate de tip magneoelectric si apoi electromagnetice. Sa se determine indicatiile aparatelor in cele doua cazuri si sa se specifice daca doua din aceste indicatii sunt suficiente pentru calculul puterii activate.

Aplicatie numerica: $R=3\Omega$; $\omega L=4\Omega$; $U_0=18\text{ V}$; $U_1=40\text{ V}$.

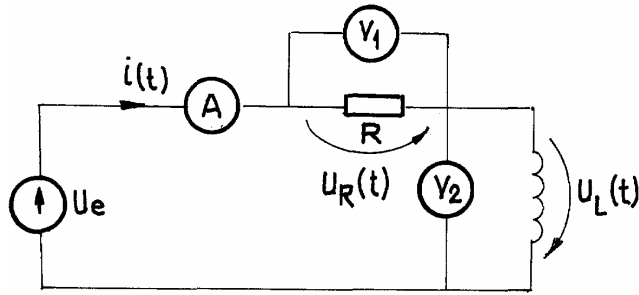


Fig. 8.4

Rezolvare: Intensitatea curentului prin circuit are expresia:

$$i = \frac{U_0}{R} + \frac{U_1}{Z} \cdot \sin(\omega t - \varphi), \text{ unde:}$$

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2} = 5\Omega$$

$$\varphi = \arctg \frac{\omega L}{R} = 53^\circ$$

Rezulta pentru caderile de tensiune solutiile:

$$u_R = R \cdot i = U_0 + U_1 \cdot \frac{R}{Z} \cdot \sin(\omega t - \varphi)$$

$$u_L = L \cdot \frac{di}{dt} = U_1 \cdot \frac{\omega L}{Z} \cdot \cos(\omega t - \varphi)$$

Numeric:

$$i = 6 + 8 \cdot \sin(\omega t - 53^\circ)$$

$$u_R = 18 + 24 \cdot \sin(\omega t - 53^\circ)$$

$$u_L = 32 \cdot \cos(\omega t - 53^\circ)$$

Valorile medii indicate de aparatele magnetoelectrice si valorile efective indicate de aparatele electromagnetice se scriu fara dificultate. Se obtine:

$$I_0 = 6 \text{ A}; U_{R0} = 18 \text{ V}; U_{L0} = 0$$

$$I = \sqrt{6^2 + \left(\frac{8}{\sqrt{2}}\right)^2} = 8,25 \text{ A}$$

$$U_R = R I = 24,75 \text{ V}; U_L = \frac{32}{\sqrt{2}} = 22,7 \text{ V}$$

Puterea activa este data de una din urmatoarele expresii:

$$P = R \cdot I^2 = 3 \cdot 68 = 204 \text{ W sau}$$

$$P = U_0 \cdot I_0 + 1/2 \cdot U_1 \cdot I_1 \cdot \cos \varphi = 6 \cdot 18 + 1/2 \cdot 40 \cdot 8 \cdot \cos 53^\circ = 108 + 96 = 204 \text{ W}$$

$$P = \frac{U_{R0}}{I_0} \cdot I^2 = U_R \cdot I$$

Ultimele expresii arata ca pentru masurarea puterii active sunt suficiente masurarile de curent cu ampermetrul magnetoelectric si electromagnetic si masurarea tensiunii la bornele rezistorului cu voltmetrul magnetoelectric, sau numai masurarile de curent si tensiune la bornele rezistorului cu aparatele electromagnetice.

8.5. (R) Un circuit serie R-L având rezistența $R=8\Omega$ și reactanța $X=\omega L=6\Omega$ este alimentat cu tensiunea sinusoidală la borne $u = 220 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin \omega t$. Dacă bobina circuitului presupusă fără fier se înlocuiește cu o bobină cu fier, în așa fel încât rezistența circuitului serie să rămână aceeași, se constată că circuitul este strabatut de un curent electric nesinusoidal de forma:

$$i = 20 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t - \varphi) + \sum_{K=2}^{\infty} I_k \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(k\omega t - \varphi_k)$$

$$\text{cu } \left(\sum_{K=2}^{\infty} I_k^2 \right)^{1/2} = 9 \text{ A}$$

Pentru cele două situații să se determine:

- valoarea efectivă a curentului absorbit;
- puterea aparentă, puterea activă, reactivă și deformantă;
- factorul de putere.

Rezolvare: Valoarea efectivă a curentului pentru prima situație este:

$$I = U / \sqrt{R^2 + (\omega L)^2} = 220 / \sqrt{8^2 + 6^2} = 22 \text{ A}$$

Pentru a doua situație, care corespunde unui regim permanent nesinusoidal, se cunoaște valoarea efectivă a primei armonice și reziduul deformant.

$$I_d = \left(\sum_{K=2}^{\infty} I_k^2 \right)^{1/2} = 9 \text{ A}$$

În consecință, valoarea efectivă a curentului este:

$$I = \sqrt{I_1^2 + I_d^2} = \sqrt{20^2 + 9^2} = 22 \text{ A}$$

(aceeași cu cea corespunzătoare primei situații, de regim permanent sinusoidal).

Puterile aparente $S=U \cdot I=220 \cdot 22=4840 \text{ VA}$ sunt atunci aceleași pentru cele două regimuri. Deoarece rezistența circuitului se menține aceeași pentru cele două situații, puterile active au aceeași valoare: $P=R \cdot I^2=8 \cdot 22^2=3.872 \text{ W}$, iar factorul de putere nu-și schimbă valoarea.

Luând în considerare aceste caracteristici, cele două regimuri, cel permanent sinusoidal, corespunzător primei situații și cel permanent nesinusoidal, corespunzător celei de a doua situații, apar identice. Este evident totuși că, dacă în prima situație factorul de putere poate ajunge unitar prin montarea unei baterii de condensatoare (de $X_c=-6\Omega$) în cea de a doua situație factorul de putere nu poate fi complet compensat, deoarece puterea deformantă

$$D=U \cdot I_d=220 \cdot 9=1.980 \text{ VAD este nenulă.}$$

Puterile reactive sunt:

$$Q=U \cdot I \cdot \sin \varphi=2.904 \text{ VAR și respectiv:}$$

$$Q = \left[S^2 - (P^2 + D^2) \right]^{1/2} = 2.120 \text{ VAR}$$

8.6. (R) Un observator examinează funcționarea a două circuite:

a) primul e format dintr-o bobină fără fier, cu rezistența $R=64\Omega$ și reactanța $X=48\Omega$, careia i se aplică o tensiune sinusoidală de valoare efectivă $U=400 \text{ V}$, $f=50 \text{ Hz}$;

b) al doilea e format dintr-o rezistență $R'=100\Omega$ în paralel cu un condensator de capacitate $C'=20,89\mu\text{F}$ conectat la o sursă de tensiune nesinusoidală.

$$u' = \frac{400}{\sqrt{1,04}} \cdot \sqrt{2} \cdot \sin \omega t + \frac{80}{\sqrt{1,04}} \cdot \sqrt{2} \cdot \sin 3\omega t$$

Sa se determine analogiile si diferentele constatate intre circuite in ceea ce priveste: valorile efective ale tensiunii si curentului; puterea aparenta, puterea activa, factorul de putere si puterea deformanta.

Rezolvare: Se obtin rezultate identice pentru:

– valoarea efectiva a tensiunii:

$$a) U=400 \text{ V}; U' = \sqrt{U_1^2 + U_3^2} = 400 \text{ V}$$

– valoarea efectiva a curentului total:

$$a) I = \frac{U}{\sqrt{R^2 + X^2}} = 5 \text{ A}; b) I' = \sqrt{I_1^2 + I_3^2} = 5 \text{ A}$$

unde:

$$I_1 = U_1 \cdot \sqrt{\frac{1}{R'^2} + (\omega C')^2}$$

$$I_3 = U_3 \cdot \sqrt{\frac{1}{R'^2} + (3\omega C')^2}$$

– puterea aparenta:

$$a) S=U \cdot I=400 \cdot 5=2.000 \text{ VA};$$

$$b) S'=U' \cdot I=400 \cdot 5=2000 \text{ VA}$$

– puterea activa:

$$a) P=R \cdot I^2=64 \cdot 5^2=1.600 \text{ W};$$

$$b) P' = R' \cdot \left[\left(\frac{U_1}{R'} \right)^2 + \left(\frac{U_3}{R'} \right)^2 \right] = 1.600 \text{ W}$$

– factorul de putere:

$$a) k = \frac{P}{S} = \frac{1600}{2000} = 0,8;$$

$$b) k' = \frac{P'}{S'} = \frac{1600}{2000} = 0,8$$

Se obtin rezultate diferite pentru:

– puterea reactiva:

$$a) Q=X \cdot I^2=48 \cdot 5^2=1200 \text{ VAR}$$

$$b) Q' = -C \cdot \omega \cdot U_1^2 = -3 \cdot \omega C \cdot U_3^2 = -1130,23 \text{ VAR}$$

– puterea deformanta:

$$a) D=0$$

$$b) D=U_1 \cdot I_3 - U_3 \cdot I_1 = -403,66 \text{ VAR}$$

Concluzii: Pentru circuitul a), factorul de putere poate fi compensat total prin montarea unui condensator. Pentru circuitul b), factorul de putere poate fi imbunatatit prin montarea unei bobine, dar compensarea nu poate fi completa, deoarece $D \neq 0$.

8.7. Sa se calculeze puterea activa, puterea reactiva, puterea aparenta si puterea deformanta pentru:

a) bobina din problema 8.1.;

b) condensatorul din problema 8.2.

- R: a) $P=0$; $Q=103,2$ VAR; $S=105,5$ VA; $D=2,15$ VAD
 b) $P=0$; $Q=132$ VAR; $S=150,7$ VA; $D=71,3$ VAD.

8.8. La bornele circuitului din fig.8.8 in care $R=10\Omega$ $L=11,77$ mH si $C=23,98\mu\text{F}$ se aplica o tensiune nesinusoidala:

$$u = 30 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin \omega t + 10 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin 3\omega t \text{ V}$$

Care este frecventa armonicii fundamentale a tensiunii, daca amplitudinea armonicii a treia a curentului in circuit este de doua ori mai mare decât amplitudinea fundamentalei acestuia?

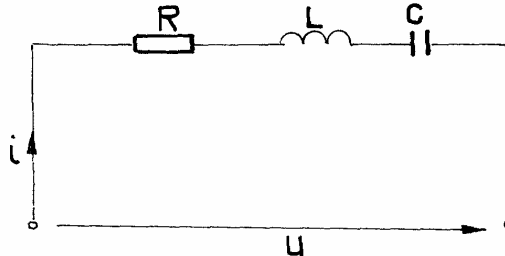


Fig. 8.8

R: $f=100$ Hz

8.9. Pentru circuitul din problema precedenta sa se calculeze valoarea eficace a curentului, puterea activa, puterea reactiva, puterea aparenta si puterea deformanta. Frecventa primei armonice a tensiunii u este 100 Hz.

R: $I=1,12$ A; $P=12,5$ W; $Q=-14,8$ VAR; $S=35,4$ VA; $D=29,6$ VAD.

8.10. Sa se calculeze curentii i , i_L si i_C in laturile circuitului din fig.8.10, in care $R=R_L=R_C=10\Omega$; $\omega L=5\Omega$; $1/\omega C=20\Omega$ iar t.e.m. a sursei este:

$$e = 120 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin \omega t + 10 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(3\omega t - 30^\circ) + 30 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(5\omega t - 135^\circ) \text{ V}$$

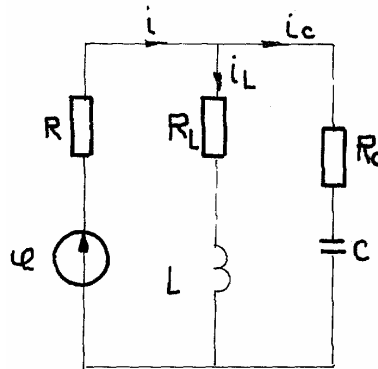


Fig. 8.10

$$R: i = 8 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin \omega t + 0,5 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(3\omega t - 30^\circ) + 1,5 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(5\omega t - 135^\circ) \text{ A};$$

$$i_L = 53,6 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t - 26^\circ 34') + 0,277 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(3\omega t - 86^\circ 20') + 0,577 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(5\omega t + 156^\circ 50') \text{ A};$$

$$i_C = 2,68 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t + 63^\circ 25') + 0,416 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(3\omega t + 3^\circ 43') + 1,39 \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(5\omega t - 113^\circ 10') \text{ A}$$

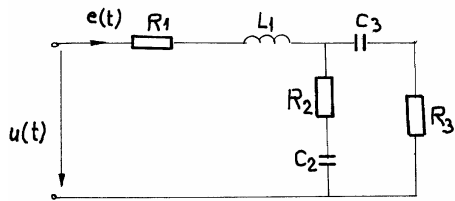


Fig. 8.11

8.11. Se da circuitul din fig.8.11. Tensiunea de la intrare, nesinusoidală, conține armonica a cincea în proporție de 50%. Dacă $U_1=141,4\text{V}$; $R_1=R_2=\omega L_1=1/\omega C_3=10\Omega$; $R_3=20\Omega$; $1/\omega C_2=30\Omega$, să se determine valoarea instantanee a curentului și puterile absorbante.

$$R: i = 10 \cdot \sin \omega t + 2,16 \cdot \sin(5\omega t - 68^{\circ}30')$$

$$P=1040 \text{ W}; Q= -1000 \text{ VAR}; S=1144 \text{ VA.}$$