

3.7 PROBLEME REZOLVATE

3.1.R Pentru circuitul cu schema din Fig. 3.1.R-a, în care se cunosc $u(t) = 90\sqrt{2} \sin \omega t + 24\sqrt{2} \sin 3\omega t$ [V], $R=100\Omega$, $\omega L = 8\Omega$, $1/\omega C = 72\Omega$ (pentru fundamentală). Se cer:

- Să se determine valorile instantanee ale curenților $i(t)$ $i_L(t)$ $i_C(t)$.
- Bilanțul puterilor și factorul de putere.

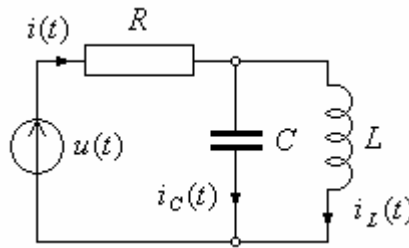


Fig.3.1.R-a

Observăm că tensiunea furnizată de sursă de alimentare conține armonici de ordinul (1) și (3), cu următoarele valori efective:

$$\underline{U}^{(1)} = 90\text{V}$$

$$\underline{U}^{(3)} = 24\text{V}$$

Determinarea valorii instantanee a curenților

Impedanțele complexe echivalente pe armonici (1 și 3) sunt:

$$\underline{Z}_e^{(1)} = R + \frac{j\omega L \left(-\frac{1}{\omega C} \right)}{j\omega L - \frac{j}{\omega C}} = 9(1 + j)$$

$$\underline{Z}_e^{(3)} = R + \frac{j3\omega L \left(-\frac{1}{3\omega C} \right)}{j3\omega L - \frac{j}{3\omega C}} = \infty$$

Expresia în complex a curenților prin sursa de alimentare $i(t)$ pentru fiecare armonică:

$$\underline{I}^{(1)} = \frac{\underline{U}^{(1)}}{\underline{Z}_e^{(1)}} = 5(1 - j) = 5\sqrt{2} e^{-j\pi/4} \text{ A}$$

$$\underline{I}^{(3)} = \frac{\underline{U}^{(3)}}{\underline{Z}_e^{(3)}} = 0\text{A}$$

$$i^{(1)}(t) = 10 \sin(\omega t - \pi/2) \text{ A}$$

$$i^{(3)}(t) = 0\text{A}$$

Curenții prin bobina și condensator pentru armonica (1) se determina folosind divizorul de curent:

$$\underline{I}_L^{(1)} = \underline{I}^{(1)} \frac{-\frac{1}{\omega C}}{j\omega L - \frac{j}{\omega C}} = \frac{45}{8}(1+j) = \frac{45\sqrt{2}}{8} e^{-j\pi/4} \Rightarrow i_L^{(1)}(t) = \frac{45}{5} \sin(\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

$$\underline{I}_C^{(1)} = \underline{I}^{(1)} \frac{j\omega L}{j\omega L - \frac{j}{\omega C}} = \frac{5}{8}(-1+j) = \frac{5\sqrt{2}}{8} e^{j3\pi/4} \Rightarrow i_C^{(1)} = \frac{5}{4} \sin(\omega t + 3\pi/4) \text{ A}$$

Datorită faptului că pentru armonica (3) impedanța grupului LC paralel este infinită (rezonanța paralel), toată tensiunea de intrare este aplicată acestor elemente.

Prin urmare curenții prin bobină și condensator vor fi:

$$\underline{I}_L^{(3)} = \frac{\underline{U}^{(3)}}{j3\omega L} = -j = e^{-j\pi/2} \Rightarrow i_L^{(3)}(t) = \sqrt{2} \sin(3\omega t - \pi/2) \text{ A}$$

$$\underline{I}_C^{(3)} = \frac{\underline{U}^{(3)}}{\left(-\frac{j}{3\omega C}\right)} = j = e^{j\pi/2} \Rightarrow i_C^{(3)}(t) = \sqrt{2} \sin(3\omega t + \pi/2) \text{ A}$$

Valorile instantanee ale curenților vor fi:

$$i(t) = i^{(1)}(t) + i^{(3)}(t) = 0 + 10 \sin(\omega t - \pi/4) = 10 \sin(\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

$$i_L(t) = i_L^{(1)}(t) + i_L^{(3)}(t) = \frac{45}{4} \sin(\omega t - \pi/4) + \sqrt{2} \sin(3\omega t - \pi/2) \text{ A}$$

$$i_C(t) = i_C^{(1)}(t) + i_C^{(3)}(t) = \frac{5}{4} \sin(\omega t + 3\pi/4) + \sqrt{2} \sin(3\omega t + \pi/2) \text{ A}$$

Notă:

Circuitul dat este de tip “*bușon*” filtrând armonica de ordin trei a curentului, fiind îndeplinită condiția: $3\omega L = \frac{1}{3\omega C}$.

Rezultatul este valabil pentru o armonică de ordinul n , caz în care trebuie îndeplinită condiția: $n\omega L = \frac{1}{n\omega C}$ sau $n = \sqrt{\frac{X_C}{X_L}}$ (X_L, X_C fiind corespunzătoare fundamentalei).

Bilantul puterilor

Pentru a putea efectua bilantul puterilor evaluăm puterea activă și reactivă consumată de elementele pasive de circuit, respectiv puterea activă și reactivă furnizată de sursele (sursa) de alimentare.

Puterea activă este consumată de rezistența R din circuit:

$$P_c = R(I^{(1)^2} + I^{(3)^2}) = 450 \text{ W}$$

Puterea reactivă este consumată de grupul LC pentru fiecare armonică:

$$Q_c = \left(\omega L - \frac{1}{\omega C} \right) I^{(1)^2} + \left(3\omega L - \frac{1}{3\omega C} \right) I^{(3)^2} = 450 \text{ VAR}$$

Puterile debitate de sursele (sursa) de alimentare sunt:

$$P_d = U^{(1)} I^{(1)} \cos \varphi^{(1)} + U^{(3)} I^{(3)} \cos \varphi^{(3)} \quad Q_d = U^{(1)} I^{(1)} \sin \varphi^{(1)} + U^{(3)} I^{(3)} \sin \varphi^{(3)}$$

În relațiile de mai sus defazajele sunt:

$$\varphi^{(1)} = \varphi_U^{(1)} - \varphi_I^{(1)} = 0 - \left(-\frac{\pi}{4} \right) = \frac{\pi}{4} \quad \varphi^{(3)} = \varphi_U^{(3)} - \varphi_I^{(3)} = 0 - 0 = 0$$

Prin urmare puterile debitate vor fi:

$$P_d = 450 \text{ W} \equiv P_c \quad Q_d = 450 \text{ VAR} \equiv Q_c$$

Puterea aparentă a sursei de alimentare este: $S = UI$, unde:

$$U = \sqrt{U^{(1)^2} + U^{(3)^2}} = \sqrt{8676} \quad I = \sqrt{I^{(1)^2} + I^{(3)^2}} = \sqrt{50} \quad S = UI = \sqrt{433800} \approx 659 \text{ VA}$$

Puterea deformantă este:

$$D = \sqrt{S^2 - P^2 - Q^2} = \sqrt{29281} \approx 171 \text{ VAD}$$

Factorul de putere va fi: $k_p = \frac{P}{S} = 0.86$.

3.2.R Pentru circuitul cu schema din Fig. 3.2.R-a, în care se cunosc $u(t) = 60 + 120\sqrt{2} \sin \omega t + 60\sqrt{2} \sin 3\omega t$ [V], $R_1=R_2=R_3=3\Omega$, $\omega L_1 = 3\Omega$, $1/\omega C_1 = 9\Omega$, $\omega L_2 = 1\Omega$, $1/\omega C_3 = 9\Omega$ (pentru fundamentală). Se cer:

- Să se determine valoarea instantanee a curentului /curenților $i(t)$.
- Bilanțul puterilor și factorul de putere.
- Factorul de distorsiune al curentului prin sursa de alimentare.

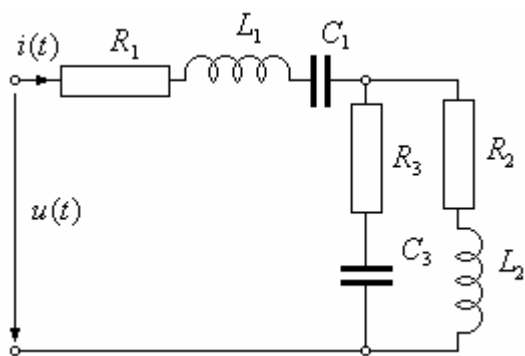


Fig.3.2.R-a

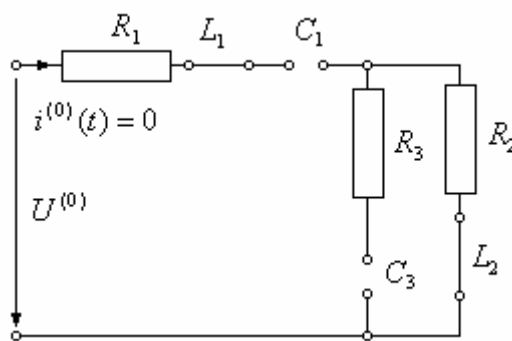


Fig.3.2.R-b

Pentru armonica de ordin (0) –componenta de curent continuu a tensiunii – $U^{(0)} = 60V$ valoarea curentului corespunzător este $I^{(0)} = 0 A$, datorită prezenței condensatorului C_1 care întrerupe circuitul.(Fig.3.2.R-b).

Pentru componentele de curent alternativ ale tensiunii de alimentare observăm că grupul de elemente (R_2, L_2) și (R_3, L_3) formează un circuit complet aperiodic, adică are o impedanță ce nu depinde de pulsație și are valoarea egală cu valoarea rezistenței de pe cele două laturi.

Se poate ușor demonstra că în cazul circuitelor ce conțin grupuri (R, L) și (R, C) serie sau paralel conectate, fie paralel, fie serie, și este îndeplinită condiția $R = \sqrt{\frac{L}{C}}$ impedanța acestora pentru orice frecvență este R . (Fig.3.2.R-c).

Prin urmare, se poate echivala circuitul cu un circuit serie format numai din bobina L_1 , condensatorul C_1 și rezistența $R = R_1 + R_2 = \Omega$. (Fig.3.2.R-d).

Așadar, pentru armonica de ordinul k vom avea în complex valoarea curentului:

$$\underline{I}^{(k)} = \frac{\underline{U}^{(k)}}{R_1 + R_2 + j\left(k\omega L_1 - \frac{1}{k\omega C_1}\right)}$$

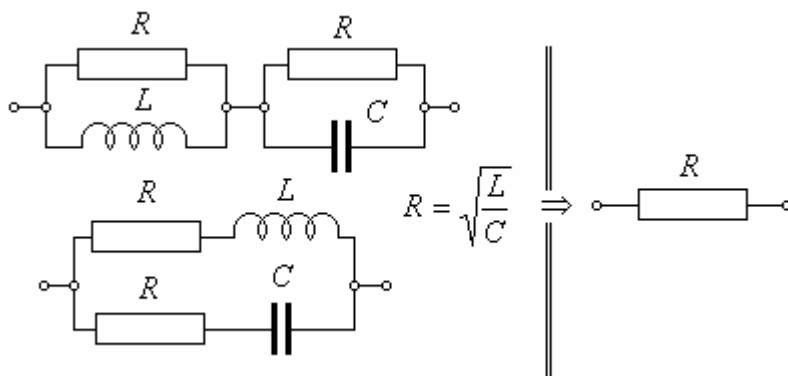


Fig.3.2.R-c

Circuite aperiodice.

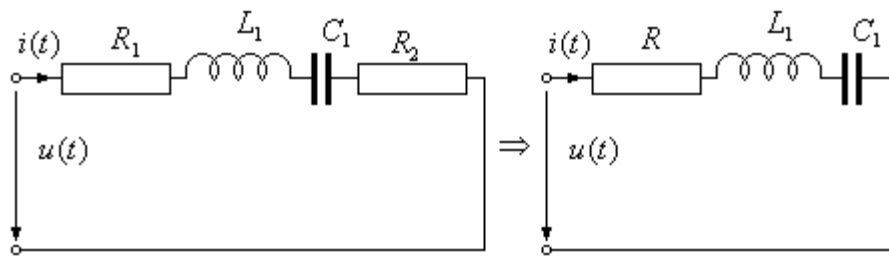


Fig.3.2.R-d Echivalare circuit.

Pentru armonica (1) $k=1$ vom obține:

$$\underline{I}^{(1)} = 10(1 + j) = 10\sqrt{2} e^{j\pi/4} \Rightarrow i^{(1)}(t) = 20 \sin(\omega t + \pi/4) \text{ A}$$

Pentru armonica (3) $k=3$ vom obține:

$$\underline{I}^{(3)} = 5(1 - j) = 5\sqrt{2} e^{-j\pi/4} \Rightarrow i^{(3)}(t) = 10 \sin(3\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

Așadar, curentul căutat este:

$$i(t) = i^{(1)}(t) + i^{(3)}(t) = 20 \sin(\omega t + \pi/4) + 10 \sin(3\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

Valorile efective ale curentului și tensiunii nesinusoidale sunt:

$$I = \sqrt{I^{(0)^2} + I^{(1)^2} + I^{(3)^2}} = 5\sqrt{10} \text{ A} \quad U = \sqrt{U^{(0)^2} + U^{(1)^2} + U^{(3)^2}} = 60\sqrt{6} \text{ V}$$

Bilanțul puterilor

Pentru a putea efectua bilanțul puterilor evaluăm puterea activă și reactivă consumată de elementele pasive de circuit, respectiv puterea activă și reactivă furnizată de sursele (sursa) de alimentare.

Puterea activă este consumată de rezistențele R_1 și R_2 :

$$P_c = (R_1 + R_2) (I^{(0)^2} + I^{(1)^2} + I^{(3)^2}) = 1500 \text{ W}$$

Puterea reactivă este consumată pentru fiecare armonică:

$$Q_c = \left(\omega L_1 - \frac{1}{\omega C_1} \right) I^{(1)^2} + \left(3\omega L_1 - \frac{1}{3\omega C_1} \right) I^{(3)^2} = -900 \text{ VAR}$$

Puterile debitate de sursele (sursa) de alimentare sunt:

$$P_d = U^{(1)} I^{(1)} \cos \varphi^{(1)} + U^{(3)} I^{(3)} \cos \varphi^{(3)} \quad Q_d = U^{(1)} I^{(1)} \sin \varphi^{(1)} + U^{(3)} I^{(3)} \sin \varphi^{(3)}$$

În relațiile de mai sus defazajele sunt:

$$\varphi^{(1)} = \varphi_U^{(1)} - \varphi_I^{(1)} = 0 - \frac{\pi}{4} = -\frac{\pi}{4} \quad \varphi^{(3)} = \varphi_U^{(3)} - \varphi_I^{(3)} = 0 - \left(-\frac{\pi}{4}\right) = \frac{\pi}{4}$$

Prin urmare puterile debitate vor fi:

$$P_d = 1500 \text{ W} \equiv P_c \quad Q_d = -900 \text{ VAR} \equiv Q_c$$

Puterea aparentă a sursei de alimentare:

$$S = UI = 600\sqrt{15} \approx 2324 \text{ VA}$$

Puterea deformantă este:

$$D = \sqrt{S^2 - P^2 - Q^2} \approx 1990 \text{ VAD}$$

Factorul de putere va fi: $k_P = \frac{P}{S} = 0.707$.

Factorul de distorsiune al curentului

Pentru a putea evalua factorul de distorsiune trebuie să determinăm valoarea reziduului deformant I_d al curentului precum și componenta sa alternativă I_a .

$$I_d = \sqrt{I^2 - I^{(1)2}} = 5\sqrt{2} \quad I_a = \sqrt{I^2 - I^{(0)2}} = 5\sqrt{10}$$

Prin urmare, valoarea coeficientului de distorsiune este:

$$k_{D_i} = \frac{I_d}{I_a} = \frac{\sqrt{I^2 - I^{(1)2}}}{\sqrt{I^2 - I^{(0)2}}} = 0.707$$

3.3.R Pentru circuitul cu schema din Fig. 3.3.R-a, în care se cunosc $e(t) = 3 + 12\sqrt{2} \sin(\omega t + \pi/2)$ [V], $j(t) = 10\sqrt{2} \sin 3\omega t$, $R=3\Omega$, $\omega L = 2\Omega$, $1/\omega C = 6\Omega$ (pentru fundamentală). Se cer:

- Să se determine valoarea instantanee și factorul de distorsiune pentru curentul ce străbate sursa de tensiune $i(t)$.
- Puterea activă și reactivă consumată, respectiv debitată de circuit.

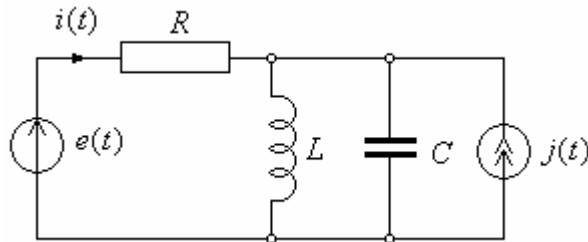


Fig.3.3.R-a

Deoarece circuitul conține două surse de energie (una de tensiune și una de curent) de diverse pulsații, vom rezolva problema, având în vedere liniaritatea elementelor de circuit, folosind metoda suprapunerii efectelor (superpoziției).

Vom considera prin urmare mai întâi prezența sursei de tensiune în cazul în care sursa de curent este pasivizată, iar apoi prezența sursei de curent în cazul în care sursa de tensiune este pasivizată.

1) Considerăm sursa de tensiune (sursa de curent pasivizată)

În acest caz observăm că sursa de tensiune $e(t) = 3 + 12\sqrt{2} \sin(\omega t + \pi/2)$, conține două armonici, o armonică de ordin (0) (curent continuu) $E^{(0)} = 3$ V și una de ordinul (1) (curent alternativ) $\underline{E}^{(1)} = 12 e^{j\pi/2} = 12j$ V.

Pentru fiecare dintre aceste armonici ale sursei de tensiune vom determina curentul prin sursa de tensiune.

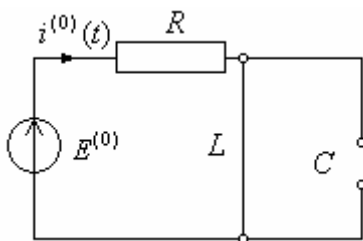


Fig.3.3.R-b

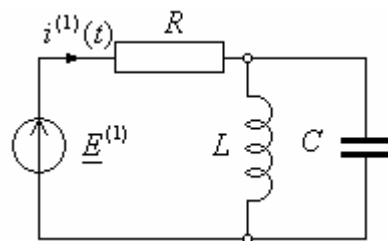


Fig.3.3.R-c

Pentru cazul în care $k=0$ curentul este (Fig.3.3.R-b):

$$i^{(0)} = \frac{E^{(0)}}{R} = 1 \text{ A}$$

Pentru cazul în care $k=1$ curentul este (Fig.3.3.R-c):

$$\underline{I}^{(1)} = \frac{\underline{E}^{(1)}}{\underline{Z}^{(1)}} = 3(1+j); \quad \underline{Z}^{(1)} = R + \frac{j\omega L \left(-\frac{j}{\omega C} \right)}{j\omega L - \frac{j}{\omega C}} = \frac{3}{2}(1-j)$$

Deci, valoarea în domeniul timp a curentului prin sursa de tensiune este:

$$i^{(1)}(t) = 4 \sin(\omega t + \pi/4) \text{ A}$$

Este util de determinat în această etapă și curenții de armonică (1) care străbat bobina și condensatorul deoarece vor fi folosiți în evaluarea puterilor consumate.

Folosind divizorul de curent, curenții prin bobină și condensator vor fi:

$$\underline{I}_L^{(1)} = \underline{I}^{(1)} \frac{\left(-\frac{1}{\omega C} \right)}{j\omega L - \frac{j}{\omega C}} = 3(1+j) = 3\sqrt{2} e^{j\pi/4} \quad \underline{I}_C^{(1)} = \underline{I}^{(1)} \frac{j\omega L}{j\omega L - \frac{j}{\omega C}} = -(1+j) = \sqrt{2} e^{j5\pi/4}$$

2) Considerăm sursa de curent (sursa de tensiune pasivizată)

Sursa de curent prezintă numai o singură componentă de armonică (3) care injectează în circuitul paralel RLC un curent de armonică (3) $\underline{J} = 10 \text{ A}$ (Fig.3.3.R-d).

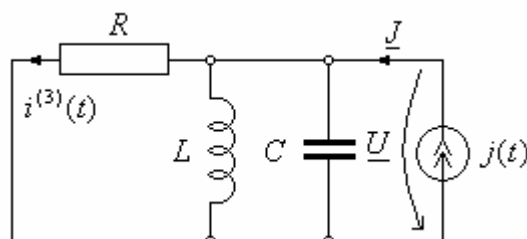


Fig.3.3.R-d

Pentru a putea determina curenții prin elementele de circuit va trebui să evaluăm tensiunea la bornele acestora care este comună (elementele fiind conectate în paralel); în plus această tensiune este și tensiunea la bornele sursei de curent.

$$\underline{U} = \underline{J}/\underline{Y} = 15(1-j) = 15\sqrt{2} e^{-j\pi/4} \Rightarrow u^{(3)}(t) = 30 \sin(3\omega t - \pi/4) \text{ V unde:}$$

$$\underline{Y} = \underline{Y}_R + \underline{Y}_L + \underline{Y}_C = \frac{1}{R} + \frac{1}{j3\omega L} + \frac{1}{-\frac{1}{3\omega C}} = \frac{1+j}{3} \text{ S}$$

Curentul prin rezistența R va fi :

$$\underline{I}^{(3)} = \frac{\underline{U}}{R} = 5(1-j) = 5\sqrt{2} e^{-j\pi/4} \Rightarrow i^{(3)}(t) = 10 \sin(3\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

De menționat că acest curent are sensul contrar celor de armonică (0) și (1); din această cauză el va fi adăugat cu semnul minus la curentul total.

Ca și în cazul pasivizării sursei de curent determinăm și curenții prin bobină și condensator pentru această armonică:

$$\underline{I}_L^{(3)} = \frac{\underline{U}}{j3\omega L} = \frac{5}{2}(-1-j) = \frac{5}{2}\sqrt{2} e^{j5\pi/4} \quad \underline{I}_C^{(3)} = \frac{\underline{U}}{-\frac{j}{3\omega C}} = \frac{15}{2}(1+j) = \frac{15}{2}\sqrt{2} e^{j\pi/4}$$

Așadar, valoarea în instantaneu a curentului prin sursa de tensiune este:

$$i(t) = i^{(0)}(t) + i^{(1)}(t) - i^{(3)}(t) = 1 + 4 \sin(\omega t + \pi/4) - 10 \sin(3\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

Folosind proprietatea $\sin(\alpha + \pi) = -\sin \alpha$, expresia în instantaneu a curentului $i(t)$ este:

$$i(t) = i^{(0)}(t) + i^{(1)}(t) - i^{(3)}(t) = 1 + 4 \sin(\omega t + \pi/4) + 10 \sin(3\omega t + 3\pi/4) \text{ A}$$

Pentru a putea evalua factorul de distorsiune trebuie să determinăm valoarea efectivă a curentului I , valoarea reziduului deformant I_d , precum și componenta sa alternativă I_a .

$$I_d = \sqrt{I^{(0)2} + I^{(1)2} + I^{(3)2}} = \sqrt{59} \text{ A}$$

$$I_d = \sqrt{I^2 - I^{(0)2} - I^{(1)2}} = 5\sqrt{2} \text{ A}$$

$$I_a = \sqrt{I^2 - I^{(0)2}} = \sqrt{58} \text{ A}$$

Prin urmare, valoarea coeficientului de distorsiune este:

$$k_{D_i} = \frac{I_d}{I_a} = \frac{\sqrt{I^2 - I^{(0)2} - I^{(1)2}}}{\sqrt{I^2 - I^{(0)2}}} = 0.92$$

Bilanțul puterilor

Pentru a putea efectua bilanțul puterilor evaluăm puterea activă și reactivă consumată de elementele pasive de circuit RLC respectiv puterea activă și reactivă furnizată de sursele de alimentare – sursa de tensiune respectiv, sursa de curent.

Puterea activă este consumată de rezistența R :

$$P_c = R(I^{(0)^2} + I^{(1)^2} + I^{(3)^2}) = 177 \text{ W}$$

Puterea reactivă este consumată pentru fiecare armonică:

$$Q_c = \omega L I_L^{(1)^2} + 3\omega L I_L^{(3)^2} + \left(-\frac{1}{\omega C}\right) I_C^{(1)^2} + \left(-\frac{1}{3\omega C}\right) I_C^{(3)^2} = -126 \text{ VAR}$$

Puterile debitate de sursele de alimentare sunt:

Puterea activă debitată de sursa de tensiune:

$$P_e = E^{(0)} I^{(0)} + E^{(1)} I^{(1)} \cos \varphi^{(1)} = 27 \text{ W} \quad \varphi^{(1)} = \varphi_E^{(1)} - \varphi_I^{(1)} = \frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{4} = \frac{\pi}{4}$$

Puterea activă debitată de sursa de curent:

$$P_j = UJ \cos \varphi^{(3)} = 150 \text{ W} \quad \varphi^{(3)} = \varphi_U - \varphi_J = -\frac{\pi}{4} - 0 = -\frac{\pi}{4}$$

Prin urmare, puterea totală activă debitată de sursele de alimentare este:

$$P_d = P_e + P_j = 27 + 150 = 177 \text{ W} \equiv P_c$$

Puterea reactivă debitată de sursa de tensiune:

$$Q_e = E^{(1)} I^{(1)} \sin \varphi^{(1)} = 24 \text{ VAR} \quad \varphi^{(1)} = \varphi_E^{(1)} - \varphi_I^{(1)} = \frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{4} = \frac{\pi}{4}$$

Puterea reactivă debitată de sursa de curent:

$$Q_j = UJ \sin \varphi^{(3)} = -150 \text{ W} \quad \varphi^{(3)} = \varphi_U - \varphi_J = -\frac{\pi}{4} - 0 = -\frac{\pi}{4}$$

Puterea totală reactivă debitată de sursele de alimentare este:

$$Q_d = Q_e + Q_j = 24 - 150 = -126 \text{ W} \equiv Q_c$$

Bilanțul puterilor este satisfăcut; puterile totale active și reactive consumate sunt egale cu puterile totale active și reactive debitate.

Dacă se doresc puterile aparente și deformante se calculează pentru fiecare sursă de energie în parte.

$$S_e = EI$$

$$E = \sqrt{E^{(0)^2} + E^{(1)^2}}$$

$$I = \sqrt{I^{(0)^2} + I^{(1)^2} + I^{(3)^2}}$$

$$S_j = UJ$$

$$U = \sqrt{U^{(0)^2} + U^{(1)^2} + U^{(3)^2}}$$

$$J = J$$

Puterile deformante:

$$D_e = \sqrt{S_e^2 - P_e^2 - Q_e^2}$$

$$D_j = \sqrt{S_j^2 - P_j^2 - Q_j^2}$$

3.4.R Pentru circuitul cu schema din Fig. 3.4.R-a, în care se cunosc $e(t) = 4E \sin \omega t$ [V], $E_0 = 2E$ [V], $R = \omega L = 1/\omega C$. Se cer:

- Să se determine valorile instantanee ale curentului prin bobină și tensiunii la bornele condensatorului $i_L(t)$ $u_C(t)$.
- Indicațiile voltmetrului respectiv, ampermetrului (electrodinamice având impedanțele interne infinite respectiv, nulă).
- Bilanțul puterilor (activă și reactivă).

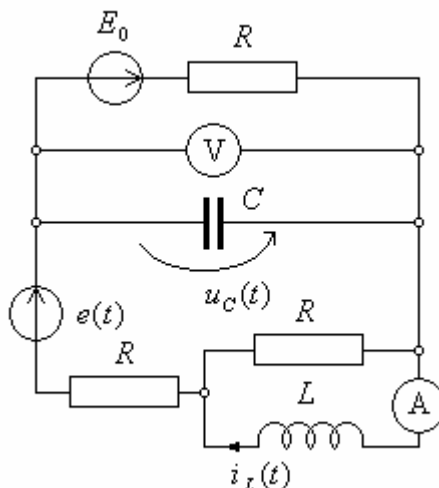


Fig.3.4.R-a

Datorită prezenței a două surse de energie – o sursă de tensiune continuă și o sursă de tensiune alternativă vom rezolva circuitul prin metoda suprapunerii efectelor.

1) Pasivizăm sursa de tensiune alternativă $e(t)$.

În acest caz curentul prin bobină respectiv, tensiunea la bornele condensatorului va fi (Fig.3.4.R-b):

$$I_L^{(0)} = \frac{E_0}{2R} = \frac{2E}{2R} = \frac{E}{R}$$

$$U_C^{(0)} = -RI_L^{(0)} = -E$$

2) Pasivizăm sursa de tensiune continuă E_0 .

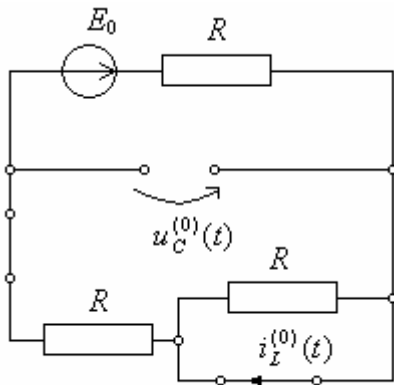


Fig.3.4.R-b

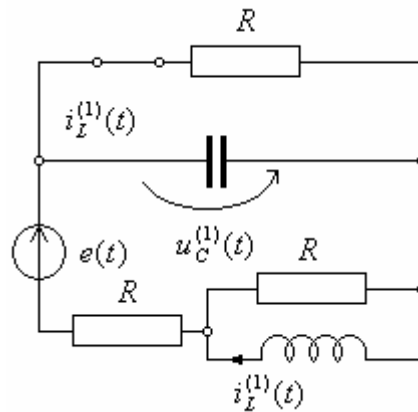


Fig.3.4.R-c

În acest caz (Fig.3.4.R-b) circuitul este unul de curent alternativ. Observăm că datorită egalității $R = \sqrt{\frac{L}{C}}$, grupul (R, L) respectiv (R, C) formează un circuit aperiodic (vezi. 3.2.R-c) de impedanță R .

Prin urmare curentul prin circuit va fi:

$$\underline{I}^{(1)} = \frac{E^{(1)}}{2R} = \frac{4E}{\sqrt{2}2R} = \frac{E}{R}\sqrt{2}$$

Pentru a determina curentul prin bobină respectiv, tensiunea pe condensator, vom aplica divizorul de curent:

$$\underline{I}_L^{(1)} = \underline{I}^{(1)} \frac{R}{R + j\omega L} = \frac{E(1-j)}{\sqrt{2}R} = \frac{E}{R} e^{-j\pi/4}$$

Am folosit relația: $R = \omega L$

$$\underline{I}_C^{(1)} = \underline{I}^{(1)} \frac{R}{R - j/\omega C} = \frac{E(1+j)}{\sqrt{2}R} = \frac{E}{R} e^{j\pi/4}$$

Am folosit relația: $R = 1/\omega C$

Expresia tensiunii la bornele condensatorului este:

$$\underline{U}_C = (-j/\omega C)\underline{I}_C^{(1)} = \frac{E(1-j)}{\sqrt{2}} = E e^{-j\pi/4}$$

Valorile în instantaneu vor fi:

$$i_L^{(1)} = \frac{E}{R}\sqrt{2} \sin(\omega t - \pi/4) \qquad u_C^{(1)} = E\sqrt{2} \sin(\omega t - \pi/4)$$

Determinăm și curentul prin rezistența aflată în paralel cu bobina notat $\underline{I}_{RL}^{(1)}$, respectiv curentul prin rezistența aflată în paralel cu condensatorul notat $\underline{I}_{RC}^{(1)}$.

$$\underline{I}_{RL}^{(1)} = \underline{I}^{(1)} - \underline{I}_L^{(1)} = \frac{E}{R\sqrt{2}}(1+j) = \frac{E}{R} e^{j\pi/4}$$

$$\underline{I}_{RC}^{(1)} = \underline{I}^{(1)} - \underline{I}_C^{(1)} = \frac{E}{R\sqrt{2}}(1-j) = \frac{E}{R} e^{-j\pi/4}$$

Curentul prin bobină și tensiunea la bornele condensatorului vor fi:

$$i_L(t) = i_L^{(0)}(t) + i_L^{(1)}(t) = \frac{E}{R} + \frac{E}{R}\sqrt{2} \sin(\omega t - \pi/4) \text{ A}$$

$$u_C(t) = u_C^{(0)}(t) + u_C^{(1)}(t) = -E + E\sqrt{2} \sin(\omega t - \pi/4) \text{ V}$$

Indicația aparatelor de măsură

Aparatele de măsură indică valoarea efectivă a mărimilor de măsurat.

Voltmetrul va indica: $U_C = \sqrt{U_C^{(0)2} + U_C^{(1)2}} = \sqrt{E^2 + E^2} = E\sqrt{2} \text{ [V]}.$

Ampermetrul va indica: $I_L = \sqrt{I_L^{(0)2} + I_L^{(1)2}} = \sqrt{\left(\frac{E}{R}\right)^2 + \left(\frac{E}{R}\right)^2} = \frac{E}{R}\sqrt{2} \text{ [A]}.$

Bilanțul puterilor

Pentru a putea efectua bilanțul puterilor evaluăm puterea activă și reactivă consumată de elementele pasive de circuit respectiv, puterea activă și reactivă furnizată de sursele de alimentare.

Puterea activă este consumată de rezistențele din circuit:

$$P_c = (R + R)I^{(0)2} + RI^{(1)2} + RI_{RL}^{(1)2} + RI_{RC}^{(1)2} = \frac{6E^2}{R} \text{ W}$$

Puterea reactivă consumată de bobină și de condensator:

$$Q_c = \omega L I^{(1)2} - \frac{1}{\omega C} I^{(1)2} = 0 \text{ VAR}$$

Puterile debitate de sursele de alimentare sunt:

Puterile active debitate de sursa de curent continuu și sursa de curent alternativ:

$$P_{E_0} = E_0 I^{(0)} = 2E \frac{E}{R} = \frac{2E^2}{R} \quad P_e = E^{(1)} I^{(1)} \cos \varphi^{(1)} = \frac{4E}{\sqrt{2}} \frac{E\sqrt{2}}{R} 1 = \frac{4E^2}{R}$$

$$\varphi^{(1)} = \varphi_e^{(1)} - \varphi_i^{(1)} = 0$$

Activa debitată este:

$$P_d = P_{E_0} + P_e = \frac{6E^2}{R} \equiv P_c$$

Puterea reactivă este furnizată numai de sursa de alimentare de curent alternativ:

$$Q_d = Q_e = E^{(1)} I^{(1)} \sin \varphi^{(1)} = 0 = Q_c$$

Bilanțul puterilor a fost verificat.

3.5.R Pentru circuitul cu schema din Fig. 3.5.R-a, în care se cunosc $e(t) = 40 + 20\sqrt{2} \cos 2\omega t$ [V]; $j(t) = 1 + 2\sqrt{2} \sin(2\omega t - \pi/2)$ [A]; $R_1 = R_4 = 20\Omega$; $\omega L_1 = \omega L_2 = \omega L_3 = 10\Omega$; $\omega L_{12} = \omega L_{23} = 5\Omega$; $1/\omega C_3 = 40\Omega$. Se cer:

- Să se determine expresiile curenților prin laturi.
- Bilanțul puterilor (activă și reactivă).

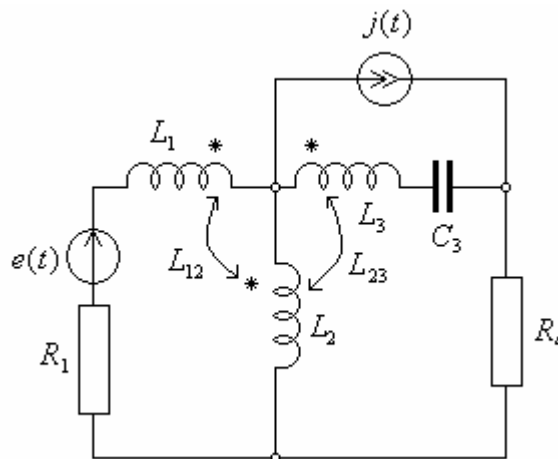


Fig.3.5.R-a

Pentru determinarea curenților se aplică teorema superpoziției.

Pentru determinarea componentelor de curent continuu, cu $E^{(0)} = 40 \text{ V}$; $J^{(0)} = 1 \text{ A}$ conform Fig.3.5.R-b rezultă:

$$I_1^{(0)} = \frac{E^{(0)}}{R_1} = 2 \text{ A}; \quad I_4^{(0)} = J^{(0)} = 1 \text{ A}; \quad I_2^{(0)} = I_1^{(0)} - I_4^{(0)} = 1 \text{ A}; \quad I_3^{(0)} = 0 \text{ A}$$

Pentru determinarea componentelor pe armonica doi se utilizează metoda curenților ciclici cu următoarele surse de excitație:

$$e^{(2)}(t) = 20\sqrt{2} \cos 2\omega t = 20\sqrt{2} \sin(2\omega t + \pi/2) \Rightarrow \underline{E}^{(2)} = 20 e^{j\pi/2} = 20j \text{ V}$$

$$j^{(2)}(t) = 2\sqrt{2} \sin(2\omega t - \pi/2) \Rightarrow \underline{J}^{(2)} = 2 e^{-j\pi/2} = -2j \text{ A}$$

Adoptând pentru curenții ciclici sensurile ca în Fig.3.5.R-c ecuațiile vor fi:

$$\begin{cases} \underline{Z}_{11} I_1'^{(2)} + \underline{Z}_{12} I_2'^{(2)} + \underline{Z}_{13} I_3'^{(2)} = \underline{E}_1'^{(2)} \\ \underline{Z}_{21} I_1'^{(2)} + \underline{Z}_{22} I_2'^{(2)} + \underline{Z}_{23} I_3'^{(2)} = \underline{E}_2'^{(2)} \\ \underline{Z}_{31} I_1'^{(2)} + \underline{Z}_{32} I_2'^{(2)} + \underline{Z}_{33} I_3'^{(2)} = \underline{E}_3'^{(2)} \end{cases}$$

Având în vedere că $\underline{Z}_{33} = \infty$, ultima ecuație este echivalentă cu $I_3'^{(2)} = \underline{J}^{(2)} = -2j \text{ A}$.
Astfel:

$$\underline{Z}_{11} = R_1 + j(2\omega L_1 + 2\omega L_2 - 4\omega L_{12}) \quad \underline{Z}_{12} = \underline{Z}_{21} = j(2\omega L_2 - 2\omega L_{12} - 2\omega L_{23}) \quad \underline{Z}_{13} = \underline{Z}_{31} = -j\omega L_{23}$$

$$\underline{Z}_{22} = R_4 + j\left(2\omega L_2 + 2\omega L_3 - \frac{1}{2\omega C_3} - 4\omega L_{23}\right) \quad \underline{Z}_{23} = \underline{Z}_{32} = j\left(2\omega L_3 - \frac{1}{2\omega C_3} - 2\omega L_{23}\right)$$

$$\underline{E}_1'^{(2)} = \underline{E}^{(2)} = 20j; \quad \underline{E}_2'^{(2)} = 0.$$

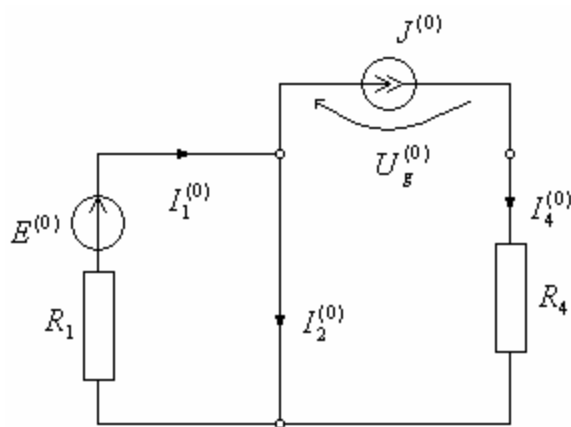


Fig.3.5.R-b

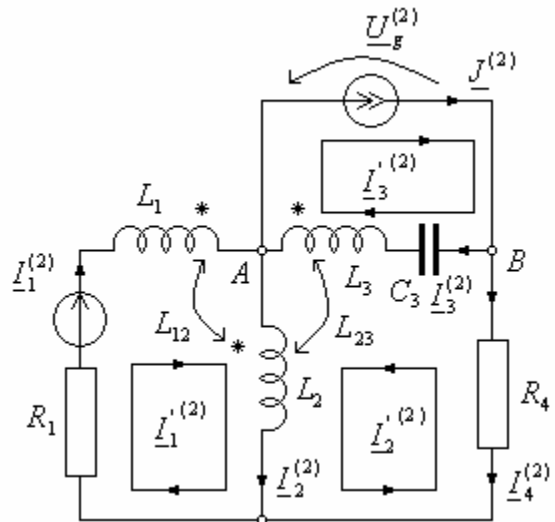


Fig.3.5.R-c

Numeric sistemul va deveni:

$$\begin{cases} 20(1+j)\underline{I}_1^{(2)} = 20(1+j) \\ 20\underline{I}_2^{(2)} = 20 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \underline{I}_1^{(2)} = 1 \\ \underline{I}_2^{(2)} = 1 \end{cases} \quad \underline{I}_3^{(2)} = -2j$$

Curenții prin circuit pentru această armonică (2) vor fi:

$$\underline{I}_1^{(2)} = \underline{I}_1^{(2)} = 1 \Rightarrow i_1^{(2)}(t) = \sqrt{2} \sin 2\omega t \text{ [A]}$$

$$\underline{I}_2^{(2)} = \underline{I}_1^{(2)} + \underline{I}_2^{(2)} = 2 \Rightarrow i_2^{(2)}(t) = 2\sqrt{2} \sin 2\omega t \text{ [A]}$$

$$\underline{I}_3^{(2)} = \underline{I}_2^{(2)} + \underline{J}^{(2)} = 1 - 2j = \sqrt{5} e^{j \arctg(-2)} \Rightarrow i_3^{(2)}(t) = \sqrt{10} \sin(2\omega t + \pi - \arctg 2) \text{ [A]}$$

$$\underline{I}_4^{(2)} = -\underline{I}_2^{(2)} = -1 \Rightarrow i_4^{(2)}(t) = \sqrt{2} \sin(2\omega t + \pi) \text{ [A]}$$

Expresiile curenților prin laturi și valorile efective ale acestora sunt:

$$i_1(t) = I_1^{(0)} + i_1^{(2)}(t) = 2 + \sqrt{2} \sin 2\omega t \text{ [A]}, \quad \text{cu } I_1 = \sqrt{5} \text{ A}$$

$$i_2(t) = I_2^{(0)} + i_2^{(2)}(t) = 1 + 2\sqrt{2} \sin 2\omega t \text{ [A]}, \quad \text{cu } I_2 = \sqrt{5} \text{ A}$$

$$i_3(t) = I_3^{(0)} + i_3^{(2)}(t) = \sqrt{10} \sin(2\omega t + \pi - \arctg 2) \text{ [A]}, \quad \text{cu } I_3 = \sqrt{5} \text{ A}$$

$$i_4(t) = I_4^{(0)} + i_4^{(2)}(t) = i_4^{(2)}(t) = 1 + \sqrt{2} \sin(2\omega t + \pi) \text{ [A]}, \quad \text{cu } I_4 = \sqrt{2} \text{ A}$$

Bilanțul puterilor

Pentru a putea efectua bilanțul puterilor evaluăm puterea activă și reactivă consumată de elementele pasive de circuit respectiv, puterea activă și reactivă furnizată de sursele de alimentare.

Puterea activă este consumată de rezistențele din circuit:

$$P_c = R_1 (I_1^{(0)^2} + I_1^{(2)^2}) + R_4 (I_4^{(0)^2} + I_4^{(2)^2}) = 140 \text{ W}$$

Puterea reactivă este consumată de bobină, condensator și cuplaje magnetice numai în regimul de curent alternativ – armonica a doua:

$$\begin{aligned} Q_c &= 2\omega L_1 I_1^{(2)^2} + 2\omega L_2 I_2^{(2)^2} + 2\omega L_3 I_3^{(2)^2} - \frac{1}{2\omega C_3} I_3^{(2)^2} - \\ &\quad - 4\omega L_{12} \Re \left\{ \underline{I}_1^{(2)} \underline{I}_2^{(2)*} \right\} - 4\omega L_{23} \Re \left\{ \underline{I}_2^{(2)} \underline{I}_3^{(2)*} \right\} = 20 \text{ VAR} \end{aligned} \quad \begin{aligned} \Re \left\{ \underline{I}_1^{(2)} \underline{I}_2^{(2)*} \right\} &= 2 \\ \Re \left\{ \underline{I}_2^{(2)} \underline{I}_3^{(2)*} \right\} &= 2 \end{aligned}$$

Pentru a putea evalua puterile debitate de sursele de alimentare trebuie calculate tensiunile la bornele sursei de curent pentru armonica de ordin (0) și armonica de ordin (2).

Pentru armonica de ordin (0) tensiunea la bornele sursei de curent este egală cu căderea de tensiune la bornele rezistenței R_4 ; prin urmare:

$$U_g^{(0)} = R_4 I_4^{(0)} = 20 \text{ V}$$

Pentru armonica de ordin (2) tensiunea la bornele sursei de curent se determină aplicând a doua teoremă a lui Kirchhoff pe traseul ABA (Fig.3.5.R-c).

$$\underline{U}_g^{(2)} = j \left(2\omega L_3 - \frac{1}{2\omega C_3} \right) \underline{I}_4^{(2)} - 2j\omega L_{23} \underline{I}_2^{(2)} = -20j = 20 e^{-j\pi/2} \Rightarrow u_g^{(2)}(t) = 20\sqrt{2} \sin(2\omega t - \pi/2)$$

Puterile debitate de sursa de tensiune vor fi:

$$P_e = E^{(0)} I_1^{(0)} + E^{(2)} I_1^{(2)} \cos \varphi_e^{(2)} = 80 \text{ W}$$

$$Q_e = E^{(2)} I_1^{(2)} \sin \varphi_e^{(2)} = 20 \text{ VAR}$$

$$\varphi^{(2)} = \varphi_E^{(2)} - \varphi_{I_1}^{(2)} = \pi/2$$

Puterile debitate de sursa de tensiune vor fi:

$$P_j = U_g^{(0)} J^{(0)} + U_g^{(2)} J^{(2)} \cos \varphi_j^{(2)} = 60 \text{ W}$$

$$Q_j = U_g^{(2)} J^{(2)} \sin \varphi_j^{(2)} = 0 \text{ VAR}$$

$$\varphi_j^{(2)} = \varphi_{U_g}^{(2)} - \varphi_J^{(2)} = -\pi/2 - (-\pi/2) = 0$$

Puterile debitate :

$$P_d = P_e + P_j = 140 \text{ W} \equiv P_c$$

$$Q_d = Q_e + Q_j = 20 \text{ W} \equiv Q_c$$

Așadar, bilanțul puterilor este verificat.