

Dispensa esercizi 2 – A.A. 2024/2025

prof. Daniele Desideri

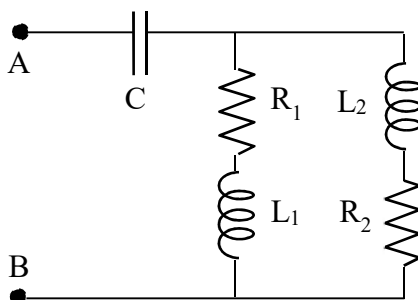
Padova, settembre 2024

Cap. 2 RETI DI BIPOLI IN REGIME SINUSOIDALE**Esercizio 1.** *Impedenza equivalente***Esercizio 2.** *Impedenza equivalente***Esercizio 3.** *Impedenza equivalente***Esercizio 4.** *Amperometro ideale a valore efficace***Esercizio 5.** *Voltmetro ideale a valore efficace***Esercizio 6.** *Wattmetro ideale a valore medio***Esercizio 7.** *Sovrapposizione degli effetti***Esercizio 8.** *Sovrapposizione degli effetti***Esercizio 9.** *Correnti di anello***Esercizio 10.** *Correnti di anello***Esercizio 11.** *Potenziali ai nodi***Esercizio 12.** *Potenziali ai nodi***Esercizio 13.** *Teorema di Thevenin simbolico***Esercizio 14.** *Teorema di Thevenin simbolico***Esercizio 15.** *Teorema di Thevenin simbolico***Esercizio 16.** *Teorema di Norton simbolico***Esercizio 17.** *Teorema di Norton simbolico***Esercizio 18.** *Risonanza serie***Esercizio 19.** *Risonanza parallelo***Esercizio 20.** *Esercizio***Esercizio 21.** *Esercizio*

Cap. 2 RETI DI BIPOLI IN REGIME SINUSOIDALE

Esercizio 1. Impedenza equivalente

Calcolare l'impedenza equivalente tra A e B della rete di figura a regime sinusoidale alla pulsazione ω . Della rete di figura sono noti i parametri R_1 , R_2 , L_1 , L_2 , C e il valore di ω .



Dati:

$C = 25 \mu\text{F}$; $L_1 = 60 \text{ mH}$; $L_2 = 20 \text{ mH}$; $R_1 = 60 \Omega$; $R_2 = 20 \Omega$; $\omega = 1000 \text{ rad/s}$

Risultato: $\dot{Z}_{AB} = 15 - j25$

Soluzione

Si calcolano le impedenze dei bipoli ideali passivi della rete.

$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 60; \dot{Z}_{R2} = R_2 = 20;$$

$$\dot{Z}_{L1} = j\omega L_1 = j60; \dot{Z}_{L2} = j\omega L_2 = j20; \dot{Z}_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j40.$$

La serie del resistore ideale avente resistenza R_1 con l'induttore ideale avente induttanza L_1 equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{L1} = 60(1 + j)$$

La serie del resistore ideale avente resistenza R_2 con l'induttore ideale avente induttanza L_2 equivale a un bipolo la cui impedenza è: $\dot{Z}_2 = \dot{Z}_{R2} + \dot{Z}_{L2} = 20(1 + j)$

Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_1 e \dot{Z}_2 equivale a un bipolo la cui impedenza è:

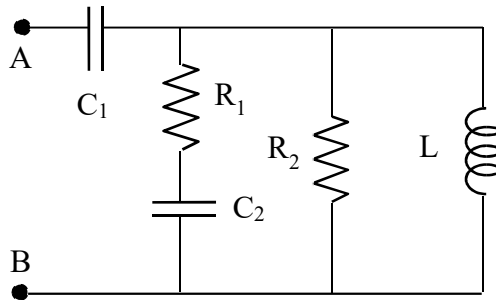
$$\dot{Z}_3 = \frac{\dot{Z}_1 \dot{Z}_2}{\dot{Z}_1 + \dot{Z}_2} = \frac{60(1 + j)20(1 + j)}{80(1 + j)} = 15(1 + j)$$

Infine, la serie del condensatore ideale avente capacità C con il bipolo avente impedenza \dot{Z}_3 è un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_{AB} = \dot{Z}_C + \dot{Z}_3 = 15 + j15 - j40 = 15 - j25$$

Esercizio 2. Impedenza equivalente

Calcolare l'impedenza equivalente tra A e B della rete di figura a regime sinusoidale alla pulsazione ω . Della rete di figura sono noti i parametri R_1 , R_2 , C_1 , C_2 , L e il valore di ω .



Dati:

$$C_1 = 20 \mu\text{F}; C_2 = 50 \mu\text{F}; L = 20 \text{ mH}; R_1 = 10 \Omega; R_2 = 40 \Omega; \omega = 2000 \text{ rad/s}$$

Risultato: $\dot{Z}_{AB} = 12 - j29$

Soluzione

Si calcolano le impedenze dei bipoli ideali passivi della rete.

$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 10; \dot{Z}_{R2} = R_2 = 40;$$

$$\dot{Z}_{C1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j25; \dot{Z}_{C2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j10; \dot{Z}_L = j\omega L = j40.$$

La serie del resistore ideale avente resistenza R_1 con il condensatore ideale avente capacità C_2 equivale a un bipolo la cui impedenza e la cui ammettenza sono rispettivamente:

$$\dot{Z}_1 = \dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{C2} = 10(1 - j); \dot{Y}_1 = \frac{1}{\dot{Z}_1} = \frac{1}{10(1-j)} \frac{(1+j)}{(1+j)} = \frac{1+j}{20}$$

Il resistore ideale avente resistenza R_2 e l'induttore ideale avente induttanza L hanno rispettivamente ammettenza:

$$\dot{Y}_{R2} = \frac{1}{\dot{Z}_{R2}} = \frac{1}{40}; \dot{Y}_L = \frac{1}{\dot{Z}_L} = \frac{1}{j40} = -j \frac{1}{40}$$

Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente ammettenza \dot{Y}_1 , \dot{Y}_{R2} e \dot{Y}_L equivale a un bipolo la cui ammettenza è:

$$\dot{Y}_2 = \dot{Y}_1 + \dot{Y}_{R2} + \dot{Y}_L = \frac{1+j}{20} + \frac{1}{40} - j \frac{1}{40} = \frac{2+j2+1-j}{40} = \frac{3+j}{40}$$

L'impedenza di tale bipolo equivalente è:

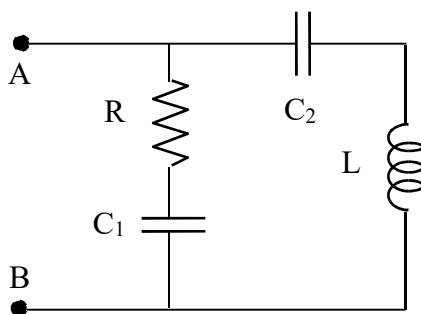
$$\dot{Z}_2 = \frac{1}{\dot{Y}_2} = \frac{40}{(3+j)(3-j)} = \frac{40(3-j)}{10} = 4(3-j)$$

Infine, la serie del condensatore ideale avente capacità C_1 con il bipolo avente impedenza \dot{Z}_2 è un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_{AB} = \dot{Z}_{C1} + \dot{Z}_2 = -j25 + 12 - j4 = 12 - j29$$

Esercizio 3. Impedenza equivalente

Calcolare l'impedenza equivalente tra A e B della rete di figura a regime sinusoidale alla pulsazione ω . Della rete di figura sono noti i parametri R , C_1 , C_2 , L e il valore di ω .



Dati:

$C_1 = 40 \mu\text{F}$; $C_2 = 20 \mu\text{F}$; $L = 100 \text{ mH}$; $R = 50 \Omega$; $\omega = 500 \text{ rad/s}$

Risultato: $\dot{Z}_{AB} = 10 - j30$

Soluzione

Si calcolano le impedenze dei bipoli ideali passivi della rete.

$$\dot{Z}_R = R = 50 ;$$

$$\dot{Z}_{C1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j50; \dot{Z}_{C2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j100 ; \dot{Z}_L = j\omega L = j50.$$

La serie del resistore ideale avente resistenza R con il condensatore ideale avente capacità C_1 equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \dot{Z}_R + \dot{Z}_{C1} = 50(1 - j)$$

La serie del condensatore ideale avente capacità C_2 con l'induttore ideale avente induttanza L equivale a un bipolo la cui impedenza è:

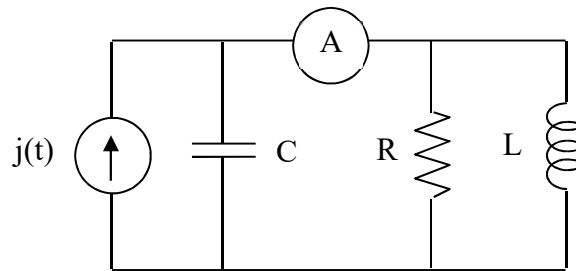
$$\dot{Z}_2 = \dot{Z}_{C2} + \dot{Z}_L = -j50$$

Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_1 e \dot{Z}_2 equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_{AB} = \frac{\dot{Z}_1 \dot{Z}_2}{\dot{Z}_1 + \dot{Z}_2} = \frac{50(1 - j)(-j50)}{50(1 - j2)} = \frac{50(-1 - j)(1 + j2)}{(1 - j2)(1 + j2)} = 10 - j30$$

Esercizio 4. Amperometro ideale a valore efficace

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e la corrente sinusoidale impressa $j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta)$. Calcolare il valore I_A misurato dall'amperometro ideale a valore efficace.



Dati:

$J = 20 \text{ A}$; $\beta = \pi/2 \text{ rad}$; $R = 10 \text{ } \Omega$; $L = 20 \text{ mH}$; $C = 100 \text{ } \mu\text{F}$; $\omega = 500 \text{ rad/s}$

Risultato: $I_A = 8\sqrt{10} \text{ A}$

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze impresses sinusoidali:

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 20 e^{j\frac{\pi}{2}} = 20 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j20$$

Impedenze dei bipoli passivi:

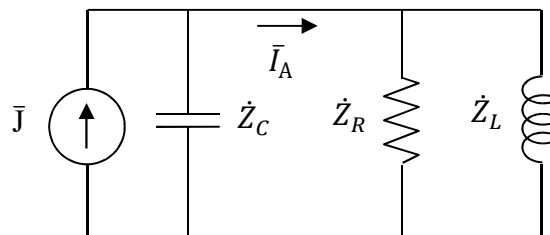
$$\dot{Z}_R = R = 10$$

$$\dot{Z}_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j20$$

$$\dot{Z}_L = j\omega L = j10$$

L'amperometro ideale a valore efficace equivale a un cortocircuito. Misura il valore efficace della corrente del lato dove è inserito: pertanto è lo stesso scegliere per tale corrente un riferimento o il suo opposto, dato che il valore efficace della corrente non cambia quando si prende il riferimento opposto.

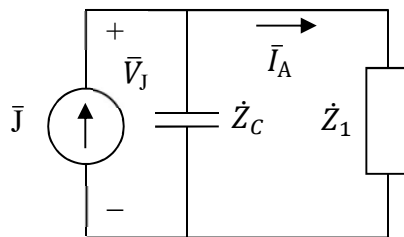
Si prende per il fasore \bar{I}_A il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura.



Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_L equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_L}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = \frac{10 j10}{10 + j10} = \frac{j10}{1 + j} = \frac{j10}{(1 + j)(1 - j)} = 5(1 + j)$$

Si convenziona il generatore ideale simbolico di corrente con la convenzione dei generatori: si ha il riferimento per il fasore \bar{V}_j indicato in figura.



I bipoli che hanno rispettivamente impedenza \dot{Z}_C e \dot{Z}_1 sono in parallelo e tale parallelo equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_2 = \frac{\dot{Z}_C \dot{Z}_1}{\dot{Z}_C + \dot{Z}_1} = \frac{-j20(1 + j)5}{5 - j15} = \frac{-j20(1 + j)(1 + j3)}{(1 - j3)(1 + j3)} = 4(2 + j)$$

Il fasore \bar{V}_j è quindi:

$$\bar{V}_j = \dot{Z}_2 \bar{J} = 4(2 + j)j20 = 80(-1 + j2)$$

Si calcola quindi il fasore \bar{I}_A :

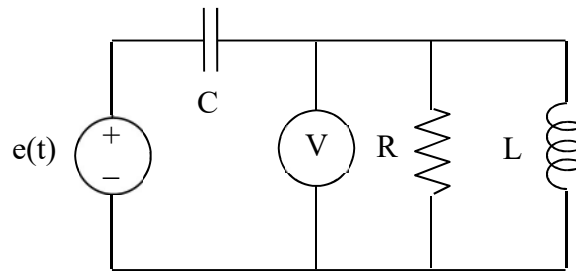
$$\bar{I}_A = \frac{\bar{V}_j}{\dot{Z}_1} = \frac{80(-1 + j2)}{5(1 + j)} = 16 \frac{(-1 + j2)(1 - j)}{(1 + j)(1 - j)} = 8(1 + j3)$$

L'amperometro ideale a valore efficace misura il valore efficace della corrente del lato dove è inserito. Si calcola il modulo del fasore \bar{I}_A :

$$I_A = |\bar{I}_A| = 8\sqrt{10} \text{ A}$$

Esercizio 5. *Voltmetro ideale a valore efficace*

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e la tensione sinusoidale impressa $e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha)$. Calcolare il valore V_V misurato dal voltmetro ideale a valore efficace.



Dati:

$E = 100 \text{ V}$; $\alpha = \pi/4 \text{ rad}$; $R = 10 \text{ } \Omega$; $L = 20 \text{ mH}$; $C = 100 \text{ } \mu\text{F}$; $\omega = 500 \text{ rad/s}$

Risultato: $V_V = 20\sqrt{5} \text{ V}$

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze impresses sinusoidali:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 100 e^{j\frac{\pi}{4}} = 100 \left(\cos \frac{\pi}{4} + j \sin \frac{\pi}{4} \right) = 50\sqrt{2}(1 + j)$$

Impedenze dei bipoli passivi:

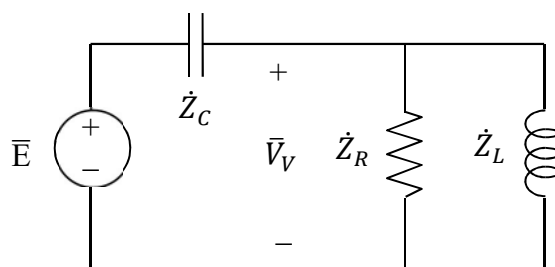
$$\dot{Z}_R = R = 10$$

$$\dot{Z}_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j20$$

$$\dot{Z}_L = j\omega L = j10$$

Il voltmetro ideale a valore efficace equivale a un circuito aperto. Misura il valore efficace della tensione tra i due nodi a cui è collegato: pertanto è lo stesso scegliere per tale tensione un riferimento o il suo opposto, dato che il valore efficace della tensione non cambia quando si prende il riferimento opposto.

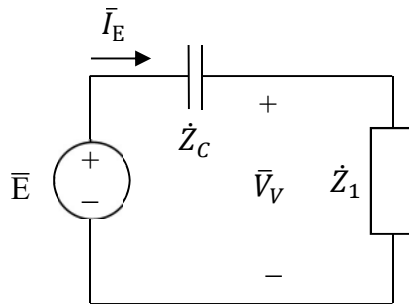
Si prende per il fasore \bar{V}_V il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura.



Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_L equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_L}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = \frac{10 j10}{10 + j10} = \frac{j10}{1 + j} = \frac{j10}{(1 + j)(1 - j)} = 5(1 + j)$$

Si convenziona il generatore ideale simbolico di tensione con la convenzione dei generatori: si ha il riferimento per il fasore \bar{I}_E indicato in figura.



I bipoli che hanno impedenza rispettivamente \dot{Z}_C e \dot{Z}_1 sono in serie e tale serie equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_S = \dot{Z}_C + \dot{Z}_1 = -j20 + 5(1 + j) = 5 - j15 = 5(1 - j3)$$

Il fasore \bar{I}_E è quindi:

$$\bar{I}_E = \frac{\bar{E}}{\dot{Z}_S} = \frac{50\sqrt{2}(1 + j)}{5(1 - j3)} = \frac{10\sqrt{2}(1 + j)(1 + j3)}{(1 - j3)(1 + j3)} = 2\sqrt{2}(-1 + j2)$$

Si calcola quindi il fasore \bar{V}_V :

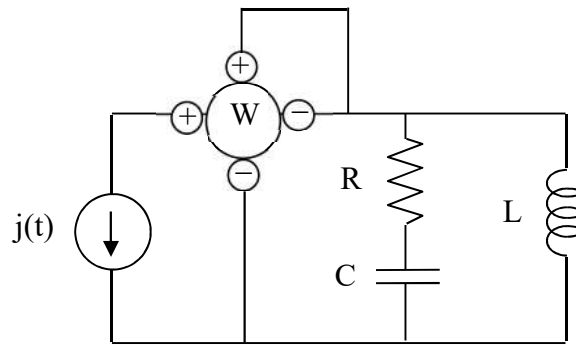
$$\bar{V}_V = \dot{Z}_1 \bar{I}_E = 5(1 + j)2\sqrt{2}(-1 + j2) = 10\sqrt{2}(-3 + j)$$

Il voltmetro ideale a valore efficace misura il valore efficace della tensione tra i due nodi a cui è collegato. Si calcola il modulo del fasore \bar{V}_V :

$$V_V = |\bar{V}_V| = 20\sqrt{5} \text{ V}$$

Esercizio 6. Wattmetro ideale a valore medio

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e la corrente sinusoidale impressa $j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta)$. Calcolare il valore P_W misurato dal wattmetro ideale a valore medio.



Dati:

$$J = 5\sqrt{2} \text{ A}; \beta = \frac{\pi}{4} \text{ rad}; R = 10 \, \Omega; L = 20 \text{ mH}; C = 100 \, \mu\text{F}; \omega = 1000 \text{ rad/s}$$

Risultato: $P_W = 1000 \text{ W}$

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasore della corrente sinusoidale impressa:

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 5\sqrt{2} e^{j\frac{\pi}{4}} = 5\sqrt{2} \left(\cos \frac{\pi}{4} + j \sin \frac{\pi}{4} \right) = 5(1 + j)$$

Impedenze dei bipoli passivi:

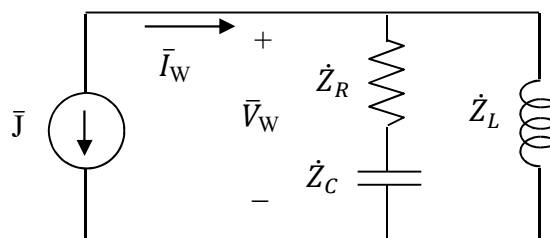
$$\dot{Z}_R = R = 10$$

$$\dot{Z}_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j10$$

$$\dot{Z}_L = j\omega L = j20$$

Per quanto riguarda il wattmetro ideale a valore medio, il tratto di circuito tra i morsetti amperometrici equivale a un cortocircuito mentre quello tra i morsetti voltmetrici equivale a un circuito aperto: nella rete simbolica di figura sono indicati i riferimenti dei morsetti voltmetrici e amperometrici del wattmetro.

La rete simbolica è:



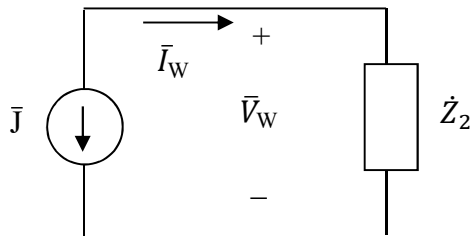
La serie dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_C equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \dot{Z}_R + \dot{Z}_C = 10(1 - j)$$

Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_1 e \dot{Z}_L equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_2 = \frac{\dot{Z}_1 \dot{Z}_L}{\dot{Z}_1 + \dot{Z}_L} = \frac{10(1 - j)(j20)}{10 - j10 + j20} = \frac{20(1 + j)}{1 + j} = 20$$

Si ottiene:



Si calcola quindi il fasore \bar{V}_W :

$$\bar{V}_W = -\dot{Z}_2 \bar{J} = -100(1 + j)$$

Inoltre per il fasore \bar{I}_W vale che:

$$\bar{I}_W = -\bar{J} = -5(1 + j)$$

La potenza complessa alla porta del wattmetro, con i riferimenti del wattmetro, risulta quindi:

$$\dot{S}_W = \bar{V}_W \bar{I}_W^* = -100(1 + j)(-5)(1 - j) = 1000 + j0$$

Il wattmetro ideale a valore medio misura la potenza attiva, che è pari alla parte reale della potenza complessa calcolata con i riferimenti del wattmetro:

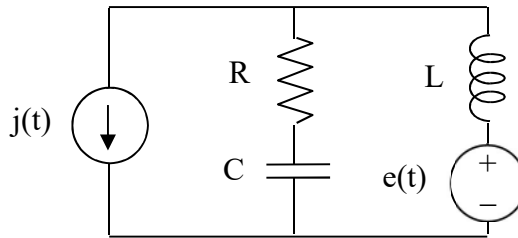
$$P_W = \text{Re}\{\dot{S}_W\} = 1000 \text{ W}$$

Esercizio 7. Sovrapposizione degli effetti

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \cos(\omega t + \frac{\pi}{4}) ; j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t).$$

Calcolare la potenza reattiva Q_C entrante nel condensatore ideale avente capacità C .



Dati:

$$E = 100\sqrt{2} \text{ V}; J = 4 \text{ A}; R = 50 \text{ } \Omega; L = 200 \text{ mH}; C = 40 \text{ } \mu\text{F}; \omega = 500 \text{ rad/s}$$

Risultato: $Q_C = -1000 \text{ VAR}$

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

$$\text{Si osserva che: } e(t) = \sqrt{2} E \cos(\omega t + \frac{\pi}{4}) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \frac{3\pi}{4}).$$

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses.

$$\bar{E} = E e^{j\frac{3\pi}{4}} = 100\sqrt{2} \left(\cos \frac{3\pi}{4} + j \sin \frac{3\pi}{4} \right) = 100\sqrt{2} \left(-\frac{\sqrt{2}}{2} + j \frac{\sqrt{2}}{2} \right) = 100(-1 + j)$$

$$\bar{J} = J e^{j0} = 4 = 4 + j0$$

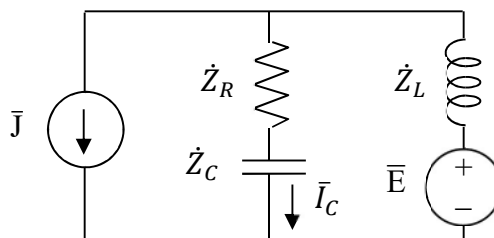
Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 50$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j50$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j100$$

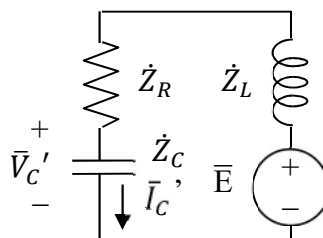
La rete simbolica è riportata di seguito.



Si calcola il fasore \bar{I}_C con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura.

Si applica la sovrapposizione degli effetti.

Agisce il generatore ideale simbolico di tensione ed è spento il generatore ideale simbolico di corrente. Si ottiene la rete di figura.



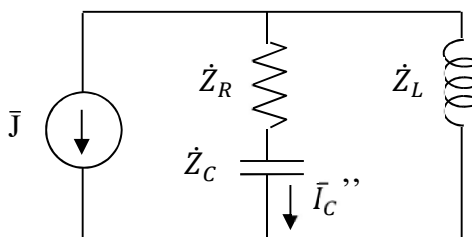
Si calcola quindi il fasore \bar{V}_C' :

$$\bar{V}_C' = \bar{E} \frac{\dot{Z}_C}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L + \dot{Z}_C} = 100$$

Ne consegue che \bar{I}_C' è:

$$\bar{I}_C' = \frac{\bar{V}_C'}{\dot{Z}_C} = j2$$

Agisce il generatore ideale simbolico di corrente ed è spento il generatore ideale simbolico di tensione. Si ottiene la rete di figura.



Si calcola quindi il fasore \bar{I}_C'' :

$$\bar{I}_C'' = -\bar{J} \frac{\dot{Z}_L}{(\dot{Z}_R + \dot{Z}_C) + \dot{Z}_L} = -4(1+j)$$

Ne consegue che \bar{I}_C è:

$$\bar{I}_C = \bar{I}_C' + \bar{I}_C'' = -4 - j2$$

Il valore efficace è: $I_C = |\bar{I}_C| = 2\sqrt{5}$ A.

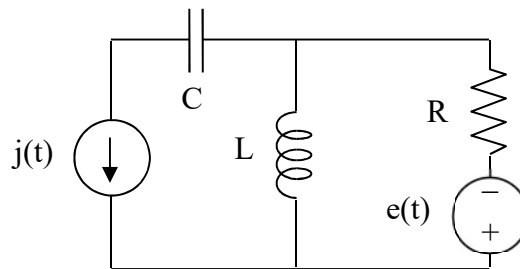
Si ha quindi: $Q_C = X_C I_C^2 = -1000$ VAR

Esercizio 8. Sovrapposizione degli effetti

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) ; j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta).$$

Calcolare la potenza reattiva Q_L entrante nell'induttore ideale avente induttanza L .



Dati:

$$E = 50 \text{ V}; \alpha = \frac{\pi}{2} \text{ rad}; J = 2\sqrt{2} \text{ A}; \beta = -\frac{\pi}{4} \text{ rad}; R = 10 \Omega; L = 10 \text{ mH}; C = 50 \mu\text{F}; \omega = 2000 \text{ rad/s}$$

Risultato: $Q_L = 52 \text{ VAR}$

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses.

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 50 e^{j\frac{\pi}{2}} = 50 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j50$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 2\sqrt{2} e^{-j\frac{\pi}{4}} = 2\sqrt{2} \left(\cos \left(-\frac{\pi}{4} \right) + j \sin \left(-\frac{\pi}{4} \right) \right) = 2(1 - j)$$

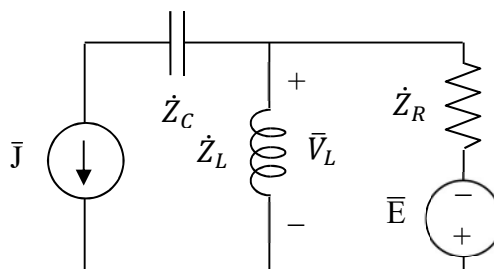
Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 10$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j10$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j20$$

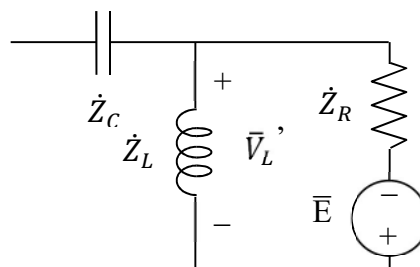
La rete simbolica è riportata di seguito.



Si calcola il fasore \bar{V}_L con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura.

Si applica la sovrapposizione degli effetti.

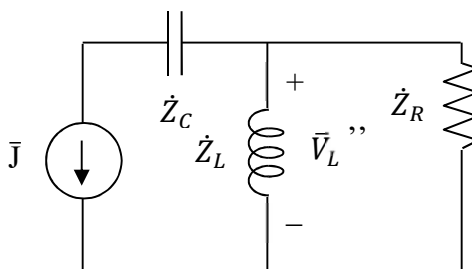
Agisce il generatore ideale simbolico di tensione ed è spento il generatore ideale simbolico di corrente. Si ottiene la rete di figura.



Si calcola quindi il fasore \bar{V}_L' :

$$\bar{V}_L' = -\bar{E} \frac{\dot{Z}_L}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = 20(1-j2)$$

Agisce il generatore ideale simbolico di corrente ed è spento il generatore ideale simbolico di tensione. Si ottiene la rete di figura.



Si calcola quindi il fasore \bar{V}_L'' :

$$\bar{V}_L'' = -\bar{J} \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_L}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = 8(-3 + j)$$

Ne consegue che \bar{V}_L è:

$$\bar{V}_L = \bar{V}_L' + \bar{V}_L'' = -4(1 + j8)$$

Il valore efficace è: $V_L = |\bar{V}_L| = 4\sqrt{65} \text{ V}$.

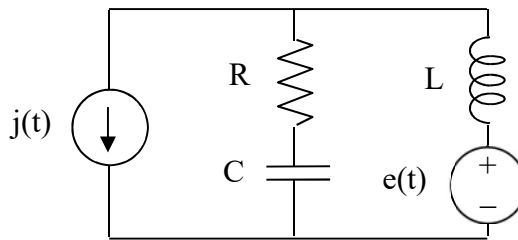
Si ha quindi: $Q_L = \frac{V_L^2}{X_L} = 52 \text{ VAR}$

Esercizio 9. Correnti di anello

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \cos(\omega t + \frac{\pi}{4}) ; j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t).$$

Calcolare la potenza reattiva Q_C entrante nel condensatore ideale avente capacità C .



Dati:

$$E = 100\sqrt{2} \text{ V}; J = 4 \text{ A}; R = 50 \text{ } \Omega; L = 200 \text{ mH}; C = 40 \text{ } \mu\text{F}; \omega = 500 \text{ rad/s}$$

Risultato: $Q_C = -1000 \text{ VAR}$

Soluzione

Si tratta dell'esercizio che era già stato risolto con la sovrapposizione degli effetti e che ora viene risolto con il metodo delle correnti di anello.

Si calcola la rete simbolica.

$$\text{Si osserva che: } e(t) = \sqrt{2} E \cos(\omega t + \frac{\pi}{4}) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \frac{3\pi}{4}).$$

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses.

$$\bar{E} = E e^{j\frac{3\pi}{4}} = 100\sqrt{2} \left(\cos \frac{3\pi}{4} + j \sin \frac{3\pi}{4} \right) = 100\sqrt{2} \left(-\frac{\sqrt{2}}{2} + j \frac{\sqrt{2}}{2} \right) = 100(-1 + j)$$

$$\bar{J} = J e^{j0} = 4 = 4 + j0$$

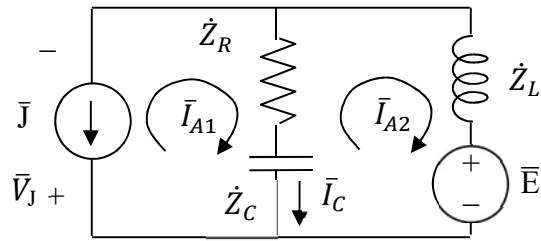
Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 50$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j50$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j100$$

La rete simbolica è riportata di seguito. Si calcola il fasore \bar{I}_C con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura. Si applica il metodo delle correnti di anello. Si orientano le due correnti di anello allo stesso modo: per esempio in verso orario.



Si ha:

$$\begin{cases} (\dot{Z}_R + \dot{Z}_C)\bar{I}_{A1} - (\dot{Z}_R + \dot{Z}_C)\bar{I}_{A2} = -\bar{V}_J \\ (\dot{Z}_R + \dot{Z}_C + \dot{Z}_L)\bar{I}_{A2} - (\dot{Z}_R + \dot{Z}_C)\bar{I}_{A1} = -\bar{E} \\ \bar{I}_{A1} = -\bar{J} \end{cases}$$

Si ottiene:

$$\bar{I}_{A1} = -\bar{J} = -4$$

$$\bar{I}_{A2} = \frac{(\dot{Z}_R + \dot{Z}_C)\bar{I}_{A1} - \bar{E}}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_C + \dot{Z}_L} = \frac{-200(1-j) + 100(1-j)}{50(1+j)} = -2 \frac{(1-j)(1-j)}{(1+j)(1-j)} = j2$$

Si ha:

$$\bar{I}_C = \bar{I}_{A1} - \bar{I}_{A2} = -4 - j2$$

Il valore efficace è: $I_C = |\bar{I}_C| = 2\sqrt{5}$ A.

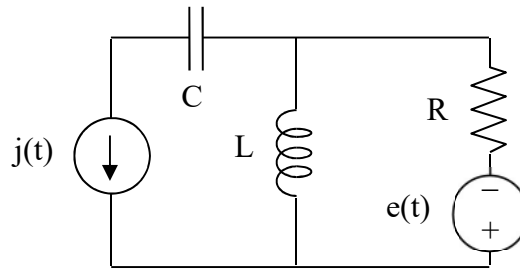
Si ha quindi: $Q_C = X_C I_C^2 = -1000$ VAR

Esercizio 10. Correnti di anello

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha); j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta).$$

Calcolare la potenza reattiva Q_L entrante nell'induttore ideale avente induttanza L .



Dati:

$$E = 50 \text{ V}; \alpha = \frac{\pi}{2} \text{ rad}; J = 2\sqrt{2} \text{ A}; \beta = -\frac{\pi}{4} \text{ rad}; R = 10 \Omega; L = 10 \text{ mH}; C = 50 \mu\text{F}; \omega = 2000 \text{ rad/s}$$

Risultato: $Q_L = 52 \text{ VAR}$

Soluzione

Si tratta dell'esercizio che era già stato risolto con la sovrapposizione degli effetti e che ora viene risolto con il metodo delle correnti di anello.

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresse.

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 50 e^{j\frac{\pi}{2}} = 50 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j50$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 2\sqrt{2} e^{-j\frac{\pi}{4}} = 2\sqrt{2} \left(\cos \left(-\frac{\pi}{4} \right) + j \sin \left(-\frac{\pi}{4} \right) \right) = 2(1 - j)$$

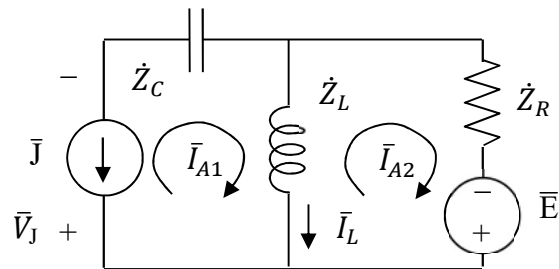
Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 10$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j10$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j20$$

La rete simbolica è riportata di seguito. Si calcola il fasore \bar{I}_L con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura. Si applica il metodo delle correnti di anello. Si orientano le due correnti di anello allo stesso modo: per esempio in verso orario.



Si ha:

$$\begin{cases} (\dot{Z}_L + \dot{Z}_C)\bar{I}_{A1} - \dot{Z}_L\bar{I}_{A2} = -\bar{V}_J \\ (\dot{Z}_R + \dot{Z}_L)\bar{I}_{A2} - \dot{Z}_L\bar{I}_{A1} = \bar{E} \\ \bar{I}_{A1} = -\bar{J} \end{cases}$$

Si ottiene:

$$\bar{I}_{A1} = -\bar{J} = -2(1 - j)$$

$$\bar{I}_{A2} = \frac{\dot{Z}_L\bar{I}_{A1} + \bar{E}}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = \frac{-j40(1 - j) + j50}{10(1 + j2)} = \frac{(-4 + j)(1 - j2)}{(1 + j2)(1 - j2)} = \frac{-2 + j9}{5}$$

Si ha:

$$\bar{I}_L = \bar{I}_{A1} - \bar{I}_{A2} = \frac{-8 + j}{5}$$

Il valore efficace è: $I_L = |\bar{I}_L| = \frac{\sqrt{65}}{5}$ A.

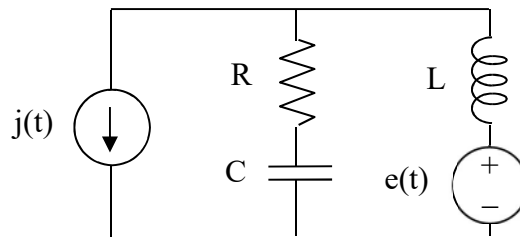
Si ha quindi: $Q_L = X_L I_L^2 = 52$ VAR

Esercizio 11. Potenziali ai nodi

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \cos(\omega t + \frac{\pi}{4}) ; j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t).$$

Calcolare la potenza reattiva Q_C entrante nel condensatore ideale avente capacità C .



Dati:

$$E = 100\sqrt{2} \text{ V}; J = 4 \text{ A}; R = 50 \Omega; L = 200 \text{ mH}; C = 40 \mu\text{F}; \omega = 500 \text{ rad/s}$$

Risultato: $Q_C = -1000 \text{ VAR}$

Soluzione

Si tratta dell'esercizio che era già stato risolto con la sovrapposizione degli effetti e con il metodo delle correnti di anello e che ora viene risolto con il metodo dei potenziali ai nodi.

Si calcola la rete simbolica.

$$\text{Si osserva che: } e(t) = \sqrt{2} E \cos(\omega t + \frac{\pi}{4}) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \frac{3\pi}{4}).$$

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses.

$$\bar{E} = E e^{j\frac{3\pi}{4}} = 100\sqrt{2} \left(\cos \frac{3\pi}{4} + j \sin \frac{3\pi}{4} \right) = 100\sqrt{2} \left(-\frac{\sqrt{2}}{2} + j \frac{\sqrt{2}}{2} \right) = 100(-1 + j)$$

$$\bar{J} = J e^{j0} = 4 = 4 + j0$$

Impedenze e ammettenze dei bipoli passivi.

$$\dot{Z}_R = R = 50 ; \dot{Y}_R = G = \frac{1}{R} = \frac{1}{50}$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j50 ; \dot{Y}_C = jB_C = j\omega C = j \frac{1}{50}$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j100 ; \dot{Y}_L = jB_L = -j \frac{1}{\omega L} = -j \frac{1}{100}$$

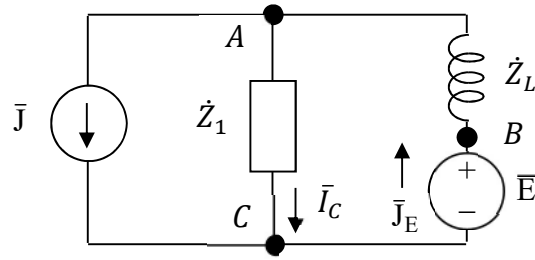
La serie dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_C equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \dot{Z}_R + \dot{Z}_C = 50(1 - j)$$

L'ammettenza di tale bipolo equivalente è:

$$\dot{Y}_1 = \frac{1}{\dot{Z}_1} = \frac{1}{50(1 - j)} \frac{(1 + j)}{(1 + j)} = \frac{1 + j}{100}$$

La rete simbolica è riportata di seguito. Si calcola il fasore \bar{I}_C con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura. Si applica il metodo dei potenziali ai nodi.



Si assegna a un nodo, ad esempio al nodo C, potenziale simbolico nullo. Si ha: $\bar{V}_C = 0$.

Si scrive:

$$\begin{cases} (\dot{Y}_1 + \dot{Y}_L)\bar{V}_A - \dot{Y}_L\bar{V}_B = -\bar{J} \\ \dot{Y}_L\bar{V}_B - \dot{Y}_L\bar{V}_A = \bar{J}_E \\ \bar{V}_B = \bar{E} \end{cases}$$

Si ottiene:

$$\bar{V}_B = \bar{E} = 100(-1 + j)$$

$$\bar{V}_A = \frac{\dot{Y}_L\bar{V}_B - \bar{J}}{\dot{Y}_1 + \dot{Y}_L} = \frac{-j(-1 + j) - 4}{\frac{1}{100}} = 100(-3 + j)$$

Si ha:

$$\bar{V}_{AC} = \bar{V}_A - \bar{V}_C = \bar{V}_A = 100(-3 + j)$$

Si ha:

$$\bar{I}_C = \frac{\bar{V}_{AC}}{\dot{Z}_1} = \frac{100(-3 + j)}{50(1 - j)} = \frac{2(-3 + j)(1 + j)}{(1 - j)(1 + j)} = -4 - j2$$

Il valore efficace è: $I_C = |\bar{I}_C| = 2\sqrt{5}$ A.

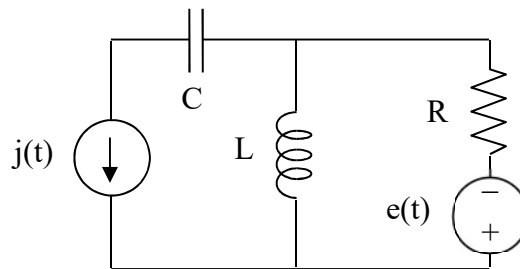
Si ha quindi: $Q_C = X_C I_C^2 = -1000$ VAR

Esercizio 12. Potenziali ai nodi

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) ; j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta).$$

Calcolare la potenza reattiva Q_L entrante nell'induttore ideale avente induttanza L .



Dati:

$$E = 50 \text{ V}; \alpha = \frac{\pi}{2} \text{ rad}; J = 2\sqrt{2} \text{ A}; \beta = -\frac{\pi}{4} \text{ rad}; R = 10 \text{ } \Omega; L = 10 \text{ mH}; C = 50 \text{ } \mu\text{F}; \omega = 2000 \text{ rad/s}$$

Risultato: $Q_L = 52 \text{ VAR}$

Soluzione

Si tratta dell'esercizio che era già stato risolto con la sovrapposizione degli effetti e con il metodo delle correnti di anello e che ora viene risolto con il metodo dei potenziali ai nodi.

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses.

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 50 e^{j\frac{\pi}{2}} = 50 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j50$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 2\sqrt{2} e^{-j\frac{\pi}{4}} = 2\sqrt{2} \left(\cos \left(-\frac{\pi}{4} \right) + j \sin \left(-\frac{\pi}{4} \right) \right) = 2(1 - j)$$

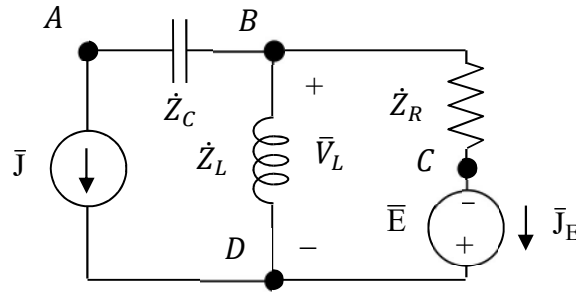
Impedenze e ammettenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 10 ; \dot{Y}_R = G = \frac{1}{R} = \frac{1}{10}$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j10 ; \dot{Y}_C = jB_C = j\omega C = j \frac{1}{10}$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j20 ; \dot{Y}_L = jB_L = -j \frac{1}{\omega L} = -j \frac{1}{20}$$

La rete simbolica è riportata di seguito. Si calcola il fasore \bar{V}_L con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura. Si applica il metodo dei potenziali ai nodi.



Si assegna a un nodo, ad esempio al nodo D, potenziale simbolico nullo. Si ha: $\bar{V}_D = 0$.

Si scrive il sistema:

$$\begin{cases} \dot{Y}_C \bar{V}_A - \dot{Y}_C \bar{V}_B = -\bar{J} \\ (\dot{Y}_C + \dot{Y}_L + \dot{Y}_R) \bar{V}_B - \dot{Y}_C \bar{V}_A - \dot{Y}_R \bar{V}_C = 0 \\ \dot{Y}_R \bar{V}_C - \dot{Y}_R \bar{V}_B = -\bar{J}_E \\ \bar{V}_C = -\bar{E} \end{cases}$$

Si ottiene:

$$\bar{V}_C = -\bar{E} = -j50$$

Sommando le prime due relazioni del sistema e mettendo i valori, si ha:

$$\bar{V}_B = \frac{\dot{Y}_R \bar{V}_C - \bar{J}}{\dot{Y}_L + \dot{Y}_R} = \frac{-j5 - 2 + j2}{\frac{1}{10} - j\frac{1}{20}} = 20 \frac{(-2 - j3)(2 + j)}{(2 - j)(2 + j)} = -4(1 + j8)$$

Si ha:

$$\bar{V}_L = \bar{V}_{BD} = \bar{V}_B - \bar{V}_D = \bar{V}_B = -4(1 + j8)$$

Il valore efficace è: $V_L = |\bar{V}_L| = 4\sqrt{65} \text{ V}$.

Si ha quindi: $Q_L = \frac{V_L^2}{X_L} = 52 \text{ VAR}$

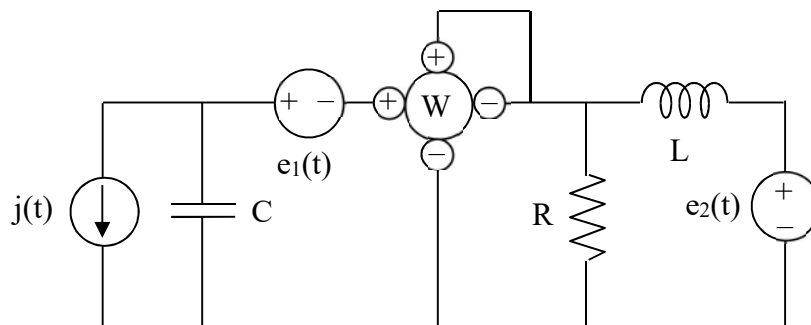
Esercizio 13. Teorema di Thevenin simbolico

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

$$e_1(t) = \sqrt{2} E_1 \sin(\omega t + \alpha) ; e_2(t) = \sqrt{2} E_2 \cos(\omega t + \gamma) ; j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

Determinare:

-) il valore P_W misurato dal wattmetro ideale a valore medio;



$E_1 = 15 \text{ V}$; $\alpha = \pi/2 \text{ rad}$; $E_2 = 5\sqrt{2} \text{ V}$; $\gamma = \pi/4 \text{ rad}$; $J = 4 \text{ A}$; $\beta = \pi/2 \text{ rad}$; $R = 10 \Omega$; $L = 10 \text{ mH}$; $C = 200 \mu\text{F}$; $\omega = 1000 \text{ rad/s}$

Risultati: $P_W = 140 \text{ W}$

Soluzione

Si esprimono tutte le funzioni sinusoidali allo stesso modo: $e_2(t) = \sqrt{2} E_2 \sin\left(\omega t + \gamma + \frac{\pi}{2}\right)$

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresse:

$$\bar{E}_1 = E_1 e^{j\alpha} = 15 e^{j\frac{\pi}{2}} = 15 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j15$$

$$\bar{E}_2 = E_2 e^{j(\gamma + \frac{\pi}{2})} = 5\sqrt{2} e^{j\frac{3\pi}{4}} = 5\sqrt{2} \left(\cos \frac{3\pi}{4} + j \sin \frac{3\pi}{4} \right) = 5(-1 + j)$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 4 e^{j\frac{\pi}{2}} = 4 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j4$$

Impedenze dei bipoli passivi:

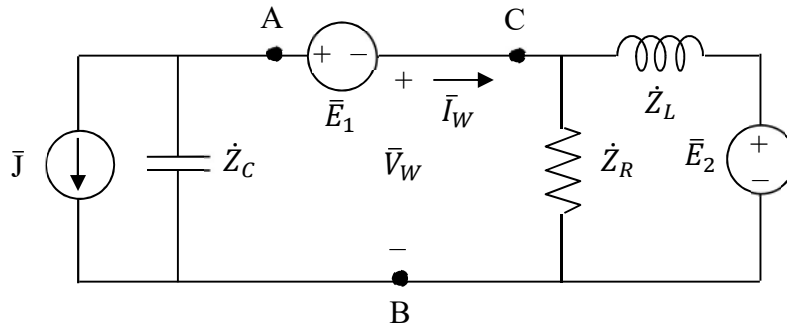
$$\dot{Z}_R = R = 10$$

$$\dot{Z}_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j5$$

$$\dot{Z}_L = j\omega L = j10$$

Per quanto riguarda il wattmetro ideale, il tratto di circuito tra i morsetti amperometrici equivale a un cortocircuito mentre quello tra i morsetti voltmetrici equivale a un circuito aperto: nella rete simbolica di figura sono indicati i riferimenti dei morsetti voltmetrici e amperometrici del wattmetro.

La rete simbolica è:



Si applica il Teorema di Thevenin simbolico alla rete simbolica a sinistra della porta AB.

Si ha:

$$\dot{Z}_{eq1} = \dot{Z}_C = -j5$$

$$\bar{E}_{eq1} = -\dot{Z}_C \bar{J} = -20$$

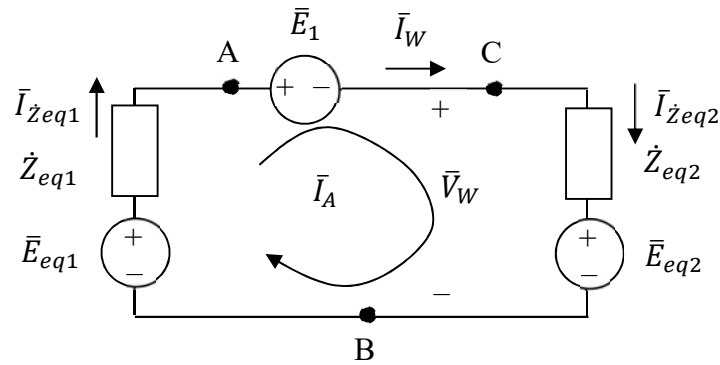
Si applica il Teorema di Thevenin simbolico alla rete simbolica a destra della porta CB.

Si ha:

$$\dot{Z}_{eq2} = \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_L}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = 5(1+j)$$

$$\bar{E}_{eq2} = \bar{E}_2 \frac{\dot{Z}_R}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_L} = j5$$

Si ottiene così:



Si prende per la corrente dell'anello il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura (fasore \bar{I}_A).

Per semplicità, si scelgono i riferimenti per le correnti dei bipoli \dot{Z}_{eq1} e \dot{Z}_{eq2} come indicato in figura (fasore \bar{I}_{Zeq1} e fasore \bar{I}_{Zeq2}) in modo che si ha:

$$\bar{I}_A = \bar{I}_{Zeq1} = \bar{I}_{Zeq2}.$$

Si ha:

$$\bar{E}_1 + (\dot{Z}_{eq1} + \dot{Z}_{eq2}) \bar{I}_A + \bar{E}_{eq2} - \bar{E}_{eq1} = 0$$

Si ottiene:

$$\bar{I}_A = \frac{\bar{E}_{eq1} - \bar{E}_{eq2} - \bar{E}_1}{\dot{Z}_{eq1} + \dot{Z}_{eq2}} = -4(1+j)$$

Si hanno quindi:

$$\bar{I}_W = \bar{I}_A = -4(1+j)$$

$$\bar{V}_W = \dot{Z}_{eq2} \bar{I}_A + \bar{E}_{eq2} = -j35$$

La potenza complessa alla porta del wattmetro, con i riferimenti del wattmetro, risulta quindi:

$$\dot{S}_W = \bar{V}_W \bar{I}_W^* = -j35(-4 + j4) = 140(1+j)$$

Il wattmetro ideale a valore medio misura la potenza attiva, che è pari alla parte reale della potenza complessa calcolata con i riferimenti del wattmetro:

$$P_W = \text{Re}\{\dot{S}_W\} = 140 \text{ W}$$

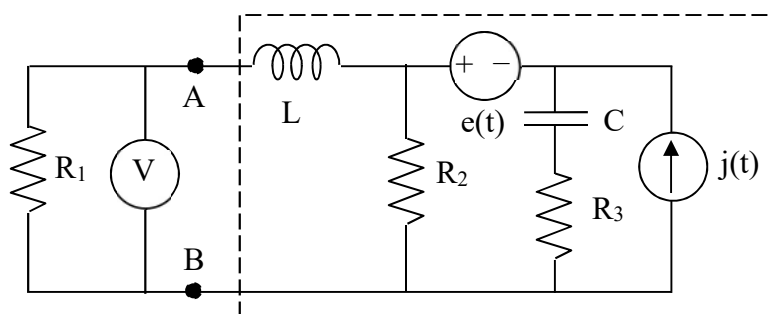
Esercizio 14. Teorema di Thevenin simbolico

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R_1 , R_2 , R_3 , L , C e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

1) Della rete simbolica associata alla rete a destra della porta AB (racchiusa nel riquadro tratteggiato) determinare:

-) il valore dell'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx});
 -) il valore del fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}).
- 2) Si considera la rete mostrata in figura nel suo complesso. Determinare:
-) il valore V_V misurato dal voltmetro ideale a valore efficace.



Dati: $R_1 = 10 \, \Omega$; $R_2 = 20 \, \Omega$; $R_3 = 20 \, \Omega$; $L = 30 \, \text{mH}$; $C = 25 \, \mu\text{F}$; $E = 100 \, \text{V}$; $\alpha = \pi/2 \, \text{rad}$;

$J = 5 \, \text{A}$; $\beta = \pi/2 \, \text{rad}$; $\omega = 1000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $\dot{Z}_{ABeq_dx} = 15 + j25$; $\bar{V}_{AB0_dx} = j100$; $V_V = 20\sqrt{2} \, \text{V}$.

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresse:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 100 e^{j\frac{\pi}{2}} = 100 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j100$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 5 e^{j\frac{\pi}{2}} = 5 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j5$$

Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 10$$

$$\dot{Z}_{R2} = R_2 = 20$$

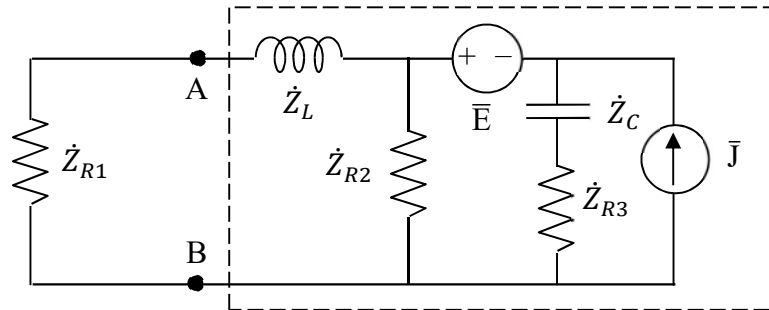
$$\dot{Z}_{R3} = R_3 = 20$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j40$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j30$$

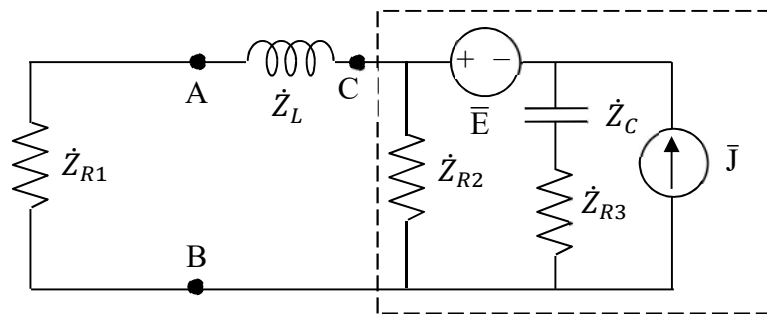
Il voltmetro ideale a valore efficace equivale a un circuito aperto. Misura il valore efficace della tensione tra i due nodi a cui è collegato, cioè fra i nodi A e B.

La rete simbolica è:



Si applica il teorema di Thevenin simbolico alla rete simbolica a destra della porta AB. Si procede con due analisi successive. Si specifica il nodo C come mostrato in figura.

Si applica prima il teorema di Thevenin simbolico alla rete a destra della porta CB (evidenziata in figura nel riquadro tratteggiato) e poi si procede nell'analisi della rete a destra della porta AB.



Della rete a destra della porta CB, si calcola l'impedenza equivalente alla porta CB. Si spengono i generatori ideali simbolici di tensione e di corrente. Si ottiene che l'impedenza equivalente alla porta CB ($\dot{Z}_{CB_{eq_dx}}$) è pari al parallelo tra l'impedenza \dot{Z}_{R2} e la serie delle impedenze \dot{Z}_C e \dot{Z}_{R3} :

$$\dot{Z}_{CB_{eq_dx}} = \frac{\dot{Z}_{R2}(\dot{Z}_{R3} + \dot{Z}_C)}{\dot{Z}_{R2} + (\dot{Z}_{R3} + \dot{Z}_C)} = 15 - j5$$

Della rete a destra della porta CB, si calcola il fasore della tensione a vuoto alla porta CB con segno + della tensione in C (\bar{V}_{CB0_dx}), utilizzando ad esempio il metodo della sovrapposizione degli effetti. Si ottiene:

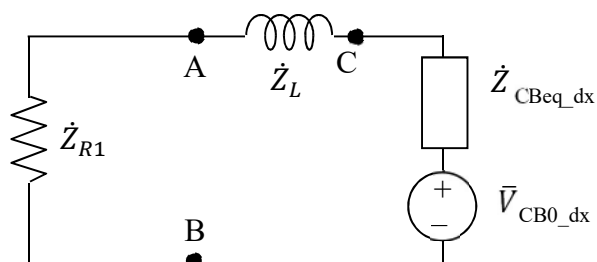
$$\bar{V}_{CB0_dx}' = \bar{E} \frac{\dot{Z}_{R2}}{\dot{Z}_{R2} + \dot{Z}_{R3} + \dot{Z}_C} = 25(-1 + j)$$

$$\bar{V}_{CB0_dx}'' = \bar{J} \frac{\dot{Z}_{R2}(\dot{Z}_{R3} + \dot{Z}_C)}{\dot{Z}_{R2} + (\dot{Z}_{R3} + \dot{Z}_C)} = 25(1 + j3)$$

Si ottiene:

$$\bar{V}_{CB0_dx} = \bar{V}_{CB0_dx}' + \bar{V}_{CB0_dx}'' = j100$$

Si ritorna alla rete simbolica complessiva, con lo schema equivalente alla rete simbolica a destra della porta CB ottenuto con il teorema di Thevenin simbolico.



Della rete a destra della porta AB, si calcolano l'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx}) e il fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}).

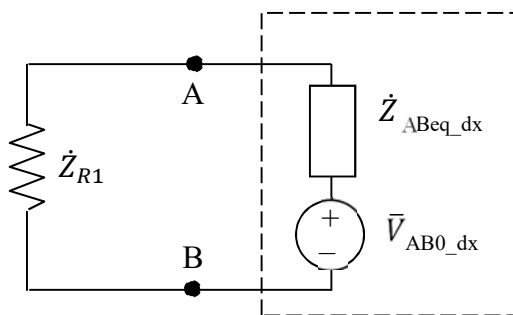
Si considera la sola parte di rete a destra della porta AB e si spegne il generatore ideale simbolico di tensione. Si ottiene che l'impedenza equivalente tra i morsetti A e B è data dalla serie delle impedenze \dot{Z}_L e \dot{Z}_{CBeq_dx} . Si ha quindi:

$$\dot{Z}_{ABeq_dx} = \dot{Z}_L + \dot{Z}_{CBeq_dx} = 15 + j25$$

Si considera la sola parte di rete a destra della porta AB e si calcola il fasore della tensione a vuoto alla porta AB, cioè per fasore di corrente alla porta AB pari a zero. Per fasore di corrente alla porta AB pari a zero, sono pari a zero i fasori delle correnti delle impedenze \dot{Z}_L e \dot{Z}_{CBeq_dx} e sono quindi pari a zero anche i fasori delle tensioni delle impedenze \dot{Z}_L e \dot{Z}_{CBeq_dx} . Si ha quindi che:

$$\bar{V}_{AB0_dx} = \bar{V}_{CB0_dx} = j100$$

Si ottiene:



Si ha che:

$$\bar{V}_{AB} = \bar{V}_{AB0_dx} \frac{\dot{Z}_{R1}}{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{ABeq_dx}} = 20 (1 + j)$$

Il voltmetro ideale a valore efficace misura il modulo di \bar{V}_{AB} . Si ottiene:

$$V_V = |\bar{V}_{AB}| = 20\sqrt{2} \text{ V}$$

Esercizio 15. Teorema di Thevenin simbolico

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R_1 , R_2 , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

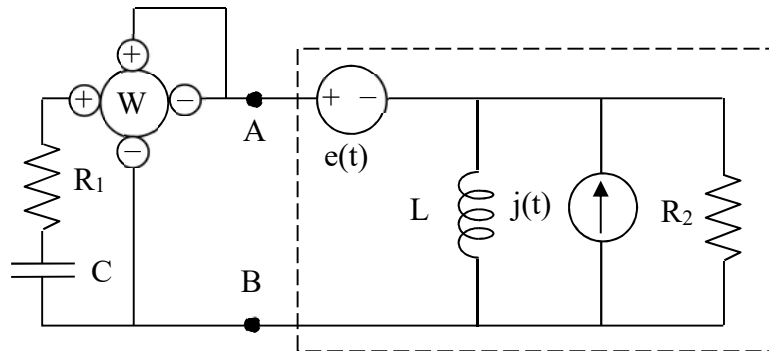
$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

1) Della rete simbolica associata alla rete a destra della porta AB (racchiusa nel riquadro tratteggiato) determinare:

-) il valore dell'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx});
-) il valore del fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}).

2) Si considera la rete mostrata in figura nel suo complesso. Determinare:

-) il valore P_W misurato dal wattmetro ideale a valore medio.



Dati: $R_1 = 10 \, \Omega$; $R_2 = 20 \, \Omega$; $L = 20 \, \text{mH}$; $C = 100 \, \mu\text{F}$; $E = 200 \, \text{V}$; $\alpha = -\pi/2 \, \text{rad}$;

$J = 5\sqrt{2} \, \text{A}$; $\beta = \pi/4 \, \text{rad}$; $\omega = 1000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $\dot{Z}_{ABeq_dx} = 10 + j10$; $\bar{V}_{AB0_dx} = -j100$; $P_W = -250 \, \text{W}$.

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 200 e^{-j\frac{\pi}{2}} = 200 \left(\cos\left(-\frac{\pi}{2}\right) + j \sin\left(-\frac{\pi}{2}\right) \right) = -j200$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 5\sqrt{2} e^{j\frac{\pi}{4}} = 5\sqrt{2} \left(\cos\frac{\pi}{4} + j \sin\frac{\pi}{4} \right) = 5(1 + j)$$

Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 10$$

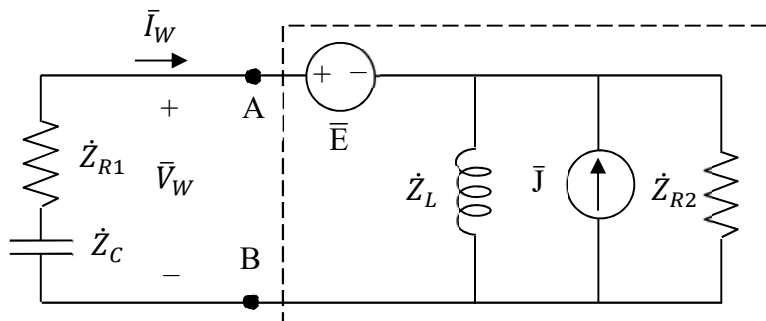
$$\dot{Z}_{R2} = R_2 = 20$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j \frac{1}{\omega C} = -j10$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j20$$

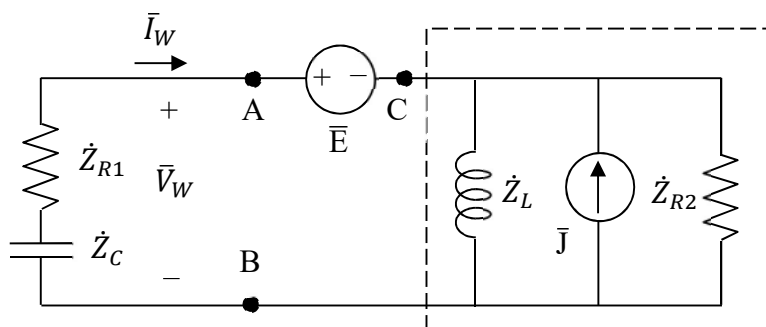
Per quanto riguarda il wattmetro ideale a valore medio, il tratto di circuito tra i morsetti amperometrici equivale a un cortocircuito mentre quello tra i morsetti voltmetrici equivale a un circuito aperto: nella rete simbolica di figura sono indicati i riferimenti dei morsetti voltmetrici e amperometrici del wattmetro.

La rete simbolica è:



Si applica il teorema di Thevenin simbolico alla rete simbolica a destra della porta AB. Si procede con due analisi successive. Si specifica il nodo C come mostrato in figura.

Si applica prima il teorema di Thevenin simbolico alla rete a destra della porta CB (evidenziata in figura nel riquadro tratteggiato) e poi si procede nell'analisi della rete a destra della porta AB.



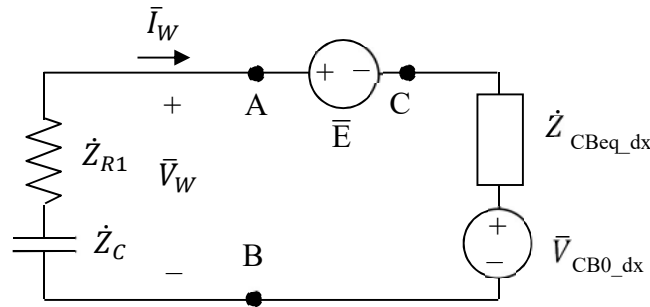
Della rete a destra della porta CB, si calcola l'impedenza equivalente alla porta CB. Si spegne il generatore ideale simbolico di corrente. Si ottiene che l'impedenza equivalente alla porta CB (\dot{Z}_{CBeq_dx}) è pari al parallelo tra l'impedenza \dot{Z}_L e l'impedenza \dot{Z}_{R2} .

$$\dot{Z}_{CBeq_dx} = \frac{\dot{Z}_L \dot{Z}_{R2}}{\dot{Z}_L + \dot{Z}_{R2}} = 10 + j10$$

Della rete a destra della porta CB, si calcola il fasore della tensione a vuoto alla porta CB con segno + della tensione in C (\bar{V}_{CB0_dx}). Si ottiene:

$$\bar{V}_{CB0_dx} = \bar{J} \frac{\dot{Z}_L \dot{Z}_{R2}}{\dot{Z}_L + \dot{Z}_{R2}} = j100$$

Si ritorna alla rete simbolica complessiva, con lo schema equivalente alla rete simbolica a destra della porta CB ottenuto con il teorema di Thevenin simbolico.



Della rete a destra della porta AB, si calcolano l'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx}) e il fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}).

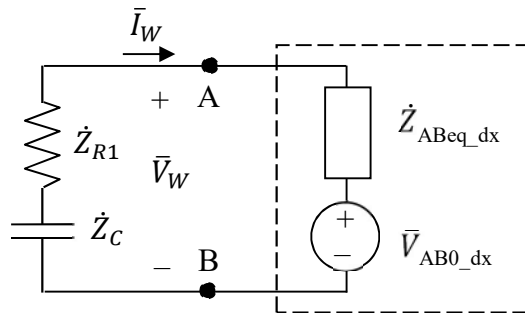
Si considera la sola parte di rete a destra della porta AB e si spengono i generatori ideali simbolici di tensione. Si ottiene che l'impedenza equivalente tra i morsetti A e B è:

$$\dot{Z}_{ABeq_dx} = \dot{Z}_{CBeq_dx} = 10 + j10$$

Si considera la sola parte di rete a destra della porta AB e si calcola il fasore della tensione a vuoto alla porta AB, cioè per fasore di corrente alla porta AB pari a zero. Per fasore di corrente alla porta AB pari a zero, è pari a zero il fasore della corrente dell'impedenza \dot{Z}_{CBeq_dx} ed è quindi pari a zero anche il fasore della tensione dell'impedenza \dot{Z}_{CBeq_dx} . Si ha quindi che:

$$\bar{V}_{AB0_dx} = \bar{E} + \bar{V}_{CB0_dx} = -j100$$

Si ottiene:



Si ha che:

$$\bar{V}_W = \bar{V}_{AB} = \bar{V}_{AB0_dx} \frac{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_C}{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_C + \dot{Z}_{ABeq_dx}} = 50(-1-j)$$

$$\bar{I}_W = -\frac{\bar{V}_{AB}}{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_C} = j5$$

La potenza complessa alla porta del wattmetro, con i riferimenti del wattmetro, risulta quindi:

$$\dot{S}_W = \bar{V}_W \bar{I}_W^* = 50(-1-j)(-j5) = 250(-1+j)$$

Il wattmetro ideale a valore medio misura la potenza attiva, che è pari alla parte reale della potenza complessa calcolata con i riferimenti del wattmetro:

$$P_W = \text{Re}\{\dot{S}_W\} = -250 \text{ W}$$

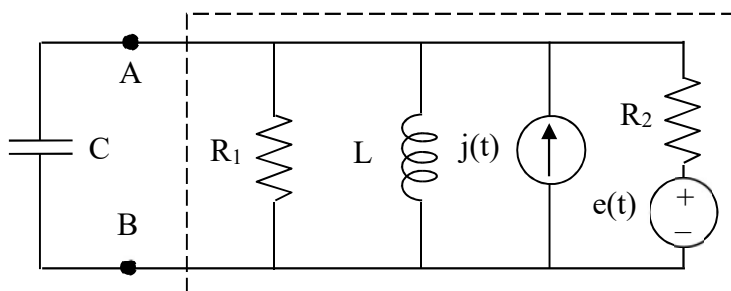
Esercizio 16. Teorema di Norton simbolico

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R_1 , R_2 , L , C e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

Applicare alla rete simbolica associata alla rete a destra della porta AB (racchiusa nel riquadro tratteggiato) il teorema di Norton simbolico.

Si considera quindi la rete mostrata in figura nel suo complesso. Calcolare il valore della potenza reattiva Q_C entrante nel condensatore ideale avente capacità C .



Dati: $R_1 = 10 \, \Omega$; $R_2 = 20 \, \Omega$; $L = 10 \, \text{mH}$; $C = 50 \, \mu\text{F}$; $E = 100 \, \text{V}$; $\alpha = -\pi/2 \, \text{rad}$;

$J = 5 \, \text{A}$; $\beta = 0 \, \text{rad}$; $\omega = 2000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $Q_C = -200 \, \text{VAR}$.

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = -j100$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 5$$

Impedenze e ammettenze dei bipoli passivi:

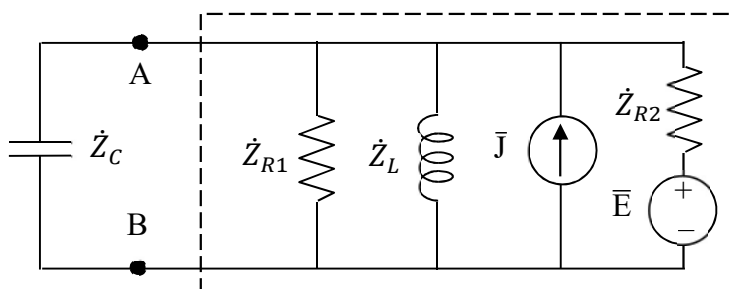
$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 10 \quad ; \quad \dot{Y}_{R1} = G_1 = \frac{1}{R_1} = \frac{1}{10}$$

$$\dot{Z}_{R2} = R_2 = 20 \quad ; \quad \dot{Y}_{R2} = G_2 = \frac{1}{R_2} = \frac{1}{20}$$

$$\dot{Z}_C = jX_C = -j\frac{1}{\omega C} = -j10 \quad ; \quad \dot{Y}_C = jB_C = j\omega C = j\frac{1}{10}$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j20 \quad ; \quad \dot{Y}_L = jB_L = -j\frac{1}{\omega L} = -j\frac{1}{20}$$

La rete simbolica è:



Si applica il teorema di Norton simbolico alla rete simbolica a destra della porta AB.

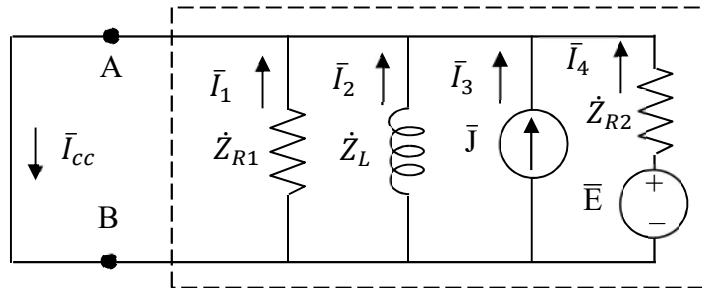
Si spengono i generatori ideali simbolici di tensione e di corrente. Si ottiene che l'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx}) è data dal parallelo delle impedenze \dot{Z}_{R1} , \dot{Z}_L e \dot{Z}_{R2} . Si ha:

$$\dot{Y}_{ABeq_dx} = \dot{Y}_{R1} + \dot{Y}_L + \dot{Y}_{R2} = \frac{1}{10} - j\frac{1}{20} + \frac{1}{20} = \frac{3-j}{20}$$

L'impedenza equivalente alla porta AB è:

$$\dot{Z}_{ABeq_dx} = \frac{1}{\dot{Y}_{ABeq_dx}} = \frac{20}{3-j} = 2(3+j)$$

Si cortocircuita la porta AB. Per la corrente di cortocircuito è scelto (a piacere) un riferimento fra i due possibili per fare il calcolo: il valore che si calcola è associato al riferimento di corrente scelto. In figura è indicato il fasore della corrente di cortocircuito \bar{I}_{cc} con il riferimento scelto.



Si calcolano le correnti \bar{I}_1 , \bar{I}_2 , \bar{I}_3 , \bar{I}_4 , con i riferimenti indicati in figura.

Si osserva che il bipolo passivo d'impedenza \dot{Z}_{R1} è cortocircuitato e quindi: $\bar{I}_1 = 0$.

Anche il bipolo passivo d'impedenza \dot{Z}_L è cortocircuitato e quindi: $\bar{I}_2 = 0$.

Si ha che: $\bar{I}_3 = \bar{J} = 5$.

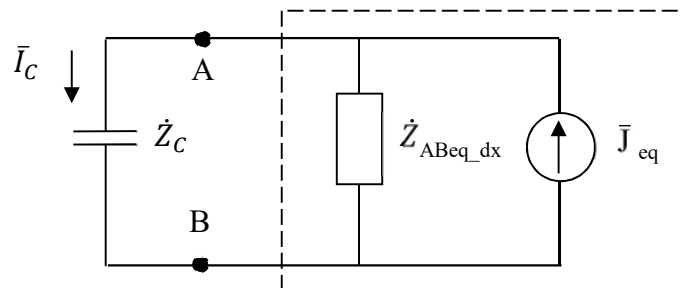
Con i riferimenti di figura, si ha la relazione: $-\dot{Z}_{R2}\bar{I}_4 + \bar{E} = 0$. Si ottiene: $\bar{I}_4 = \frac{\bar{E}}{\dot{Z}_{R2}} = -j5$.

Dalla LKC si ottiene:

$$\bar{I}_{cc} = \bar{I}_1 + \bar{I}_2 + \bar{I}_3 + \bar{I}_4 = 5(1-j).$$

La rete a destra della porta AB, per il teorema di Norton simbolico, è quindi equivalente al parallelo di un generatore ideale simbolico di corrente e un'impedenza, indicati in figura, con:

$$\bar{J}_{eq} = \bar{I}_{cc} = 5(1-j) \text{ e } \dot{Z}_{ABeq_dx} = 2(3+j).$$



$$\text{Si ottiene: } \bar{I}_C = \bar{J}_{eq} \frac{\dot{Z}_{ABeq_dx}}{\dot{Z}_C + \dot{Z}_{ABeq_dx}} = 2(2+j)$$

Il valore efficace è: $I_C = |\bar{I}_C| = 2\sqrt{5}$ A.

Si ha quindi: $Q_C = X_C I_C^2 = -200$ VAR

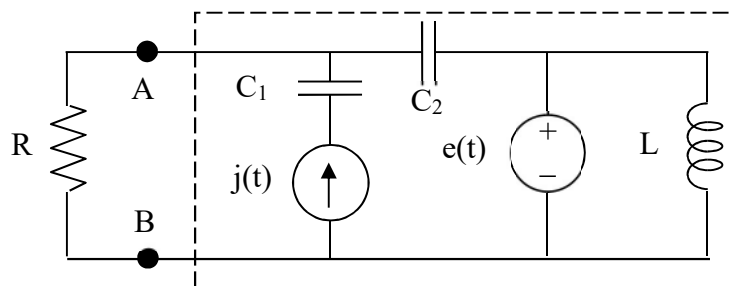
Esercizio 17. Teorema di Norton simbolico

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C_1 , C_2 e le grandezze sinusoidali impresses dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

Applicare alla rete simbolica associata alla rete a destra della porta AB (racchiusa nel riquadro tratteggiato) il teorema di Norton simbolico.

Si considera quindi la rete mostrata in figura nel suo complesso. Calcolare il valore della potenza attiva P_R entrante nel resistore ideale avente resistenza R .



Dati: $R = 20 \, \Omega$; $L = 10 \, \text{mH}$; $C_1 = 20 \, \mu\text{F}$; $C_2 = 25 \, \mu\text{F}$; $E = 200 \, \text{V}$; $\alpha = 0 \, \text{rad}$; $J = 5 \, \text{A}$; $\beta = \frac{\pi}{2} \, \text{rad}$; $\omega = 2000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $P_R = 2250 \, \text{W}$.

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze sinusoidali impresses:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 200$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = j5$$

Impedenze dei bipoli passivi:

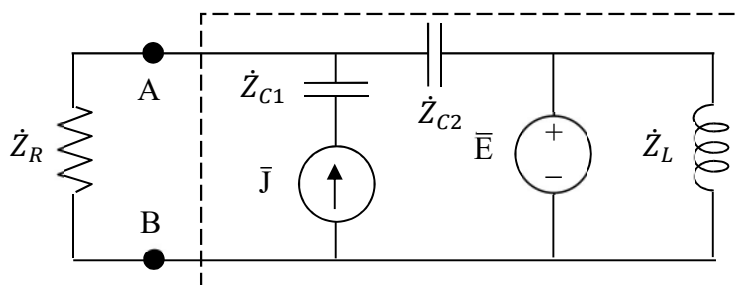
$$\dot{Z}_R = R = 20$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j20$$

$$\dot{Z}_{C1} = jX_{C1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j25$$

$$\dot{Z}_{C2} = jX_{C2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j20$$

La rete simbolica è riportata di seguito.

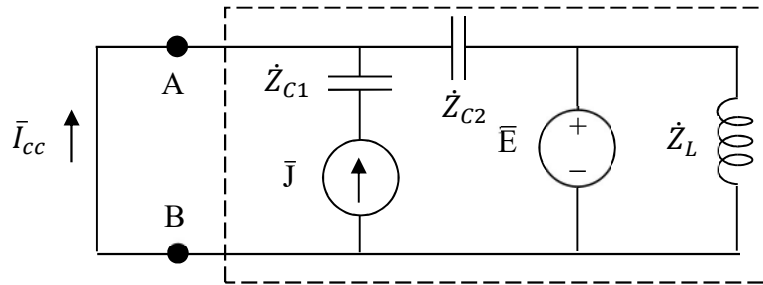


Si applica il teorema di Norton simbolico alla rete simbolica a destra della porta AB.

Si spengono i generatori ideali simbolici di tensione e di corrente. Si ottiene che l'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx}) è pari all'impedenza \dot{Z}_{C2} :

$$\dot{Z}_{ABeq_dx} = \dot{Z}_{C2} = -j 20$$

Si cortocircuita la porta AB. Per la corrente di cortocircuito è scelto (a piacere) un riferimento fra i due possibili per fare il calcolo: il valore che si calcola è associato al riferimento di corrente scelto. In figura è indicato il fasore della corrente di cortocircuito \bar{I}_{cc} con il riferimento scelto.



Per il calcolo si utilizza, ad esempio, il metodo della sovrapposizione degli effetti. Si ottiene:

$$\bar{I}_{cc}' = -\frac{\bar{E}}{\dot{Z}_{C2}} = -j10$$

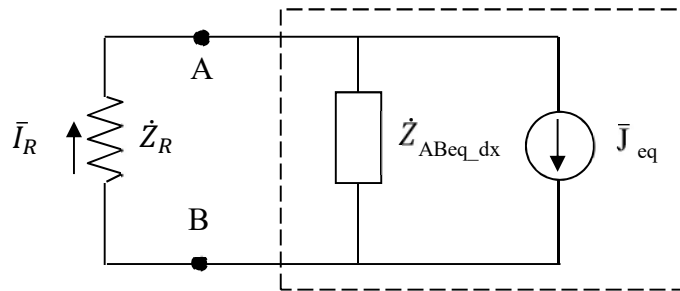
$$\bar{I}_{cc}'' = -\bar{J} = -j5$$

Si ottiene:

$$\bar{I}_{cc} = \bar{I}_{cc}' + \bar{I}_{cc}'' = -j15$$

La rete a destra della porta AB, per il teorema di Norton simbolico è quindi equivalente al parallelo di un generatore ideale simbolico di corrente e un'impedenza, indicati in figura, con:

$$\bar{J}_{eq} = \bar{I}_{cc} = -j 15 \text{ e } \dot{Z}_{ABeq_dx} = -j 20.$$



Si calcola il fasore \bar{I}_R con il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura.

Si ottiene:

$$\bar{I}_R = \bar{J}_{eq} \frac{\dot{Z}_{ABeq_dx}}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_{ABeq_dx}} = -\frac{15}{2} (1 + j)$$

Il valore efficace è: $I_R = |\bar{I}_R| = \frac{15}{2} \sqrt{2} \text{ A}.$

Si ha quindi: $P_R = R I_R^2 = 2250 \text{ W}$

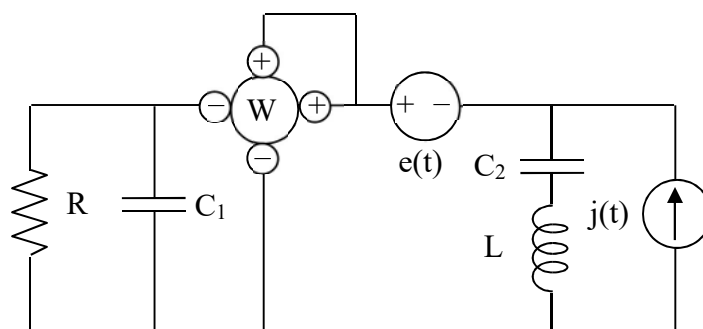
Esercizio 18. Risonanza serie

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C_1 , C_2 e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \cos(\omega t + \beta) .$$

Determinare:

-) il valore P_W misurato dal wattmetro ideale a valore medio;
-) il valore della potenza reattiva Q_{C_2} entrante nel condensatore ideale avente capacità C_2 .



Dati:

$$R = 5 \, \Omega; \quad L = 10 \, \text{mH}; \quad C_1 = 100 \, \mu\text{F}; \quad C_2 = 100 \, \mu\text{F}; \quad E = 20\sqrt{2} \, \text{V}; \quad \alpha = \pi/4 \, \text{rad}; \quad J = 4 \, \text{A}; \\ \beta = -\pi/2 \, \text{rad}; \quad \omega = 1000 \, \text{rad/s}$$

Risultati: $P_W = 160 \, \text{W}$; $Q_{C_2} = -400 \, \text{VAR}$

Soluzione

Si esprimono tutte le funzioni sinusoidali allo stesso modo: $j(t) = \sqrt{2} J \sin\left(\omega t + \beta + \frac{\pi}{2}\right)$

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze impresse sinusoidali:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 20\sqrt{2} e^{j\frac{\pi}{4}} = 20\sqrt{2} \left(\cos \frac{\pi}{4} + j \sin \frac{\pi}{4} \right) = 20(1 + j)$$

$$\bar{J} = J e^{j(\beta + \frac{\pi}{2})} = 4 e^{j0} = 4(\cos 0 + j \sin 0) = 4$$

Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 5$$

$$\dot{Z}_{C_1} = jX_{C_1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j10$$

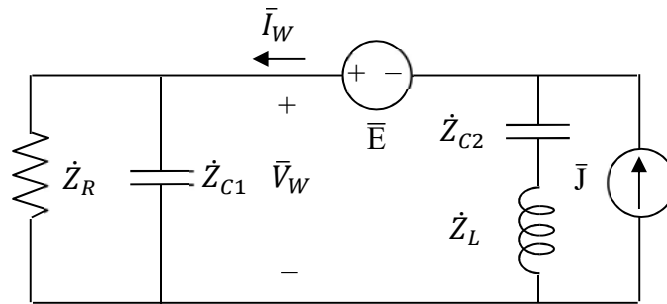
$$\dot{Z}_{C_2} = jX_{C_2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j10$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j10$$

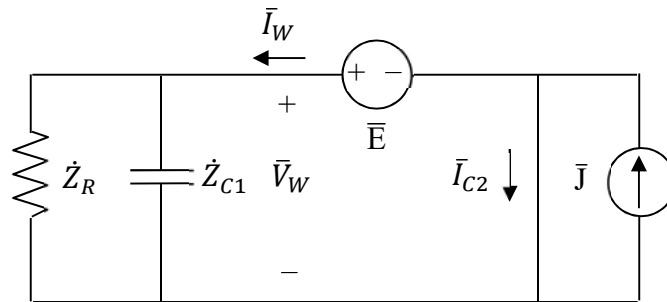
Per quanto riguarda il wattmetro ideale a valore medio, il tratto di circuito tra i morsetti amperometrici equivale a un cortocircuito mentre quello tra i morsetti voltmetrici equivale a un

circuito aperto: nella rete simbolica di figura sono indicati i riferimenti dei morsetti voltmetrici e amperometrici del wattmetro.

La rete simbolica è:



In questo caso, per la serie tra l'induttore ideale avente induttanza L e il condensatore ideale avente capacità C_2 , vale la condizione di risonanza serie: $X_L = -X_{C2}$. Pertanto la serie di tali due bipoli equivale a un cortocircuito: si ottiene la rete di seguito riportata in figura.



Si ha che:

$$\bar{V}_W = \bar{E} = 20(1 + j)$$

Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_{C1} equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_{C1}}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_{C1}} = \frac{5(-j10)}{5 - j10} = \frac{-j10(1 + j2)}{(1 - j2)(1 + j2)} = -j2(1 + j2) = 2(2 - j)$$

Si ha che:

$$\bar{I}_W = \frac{\bar{E}}{\dot{Z}_1} = \frac{20(1 + j)}{2(2 - j)} = 10 \frac{(1 + j)(2 + j)}{(2 - j)(2 + j)} = 2(1 + j3)$$

La potenza complessa alla porta del wattmetro, con i riferimenti del wattmetro, risulta quindi:

$$\dot{S}_W = \bar{V}_W \bar{I}_W^* = 20(1 + j)2(1 - j3) = 40(4 - j2)$$

Il wattmetro ideale a valore medio misura la potenza attiva, che è pari alla parte reale della potenza complessa calcolata con i riferimenti del wattmetro:

$$P_W = \text{Re}\{\dot{S}_W\} = 160 \text{ W}$$

Per il calcolo della potenza reattiva entrante nel condensatore ideale avente capacità C_2 , si calcola il fasore \bar{I}_{C2} indicato in figura, utilizzando la LKC in forma simbolica. Si ha:

$$\bar{I}_W + \bar{I}_{C2} - \bar{J} = 0$$

Pertanto:

$$\bar{I}_{C2} = \bar{J} - \bar{I}_W = 4 - 2(1 + j3) = 2 - j6$$

Il valore efficace è:

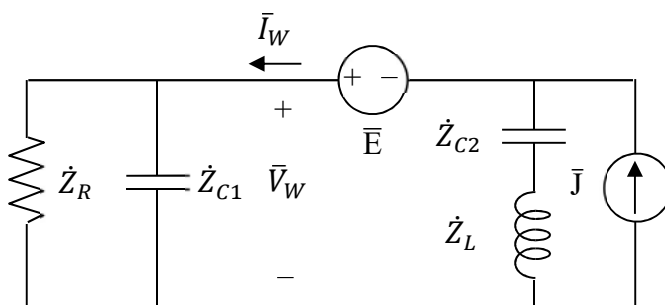
$$I_{C2} = |\bar{I}_{C2}| = 2\sqrt{10} \text{ A}$$

Si ha quindi:

$$Q_{C2} = X_{C2} I_{C2}^2 = -400 \text{ VAR}$$

Soluzione alternativa.

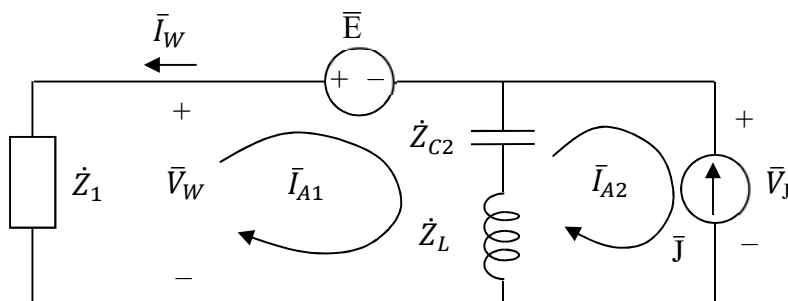
Si riparte dalla rete simbolica, riportata di seguito.



Si calcola, come sopra, l'impedenza del bipolo equivalente al parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_{C1} :

$$\dot{Z}_1 = \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_{C1}}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_{C1}} = \frac{5(-j10)}{5 - j10} = \frac{-j10(1 + j2)}{(1 - j2)(1 + j2)} = -j2(1 + j2) = 2(2 - j)$$

Si ottiene così:



Si considerano le due correnti di anello orientate allo stesso modo: per esempio in verso orario. Le correnti di anello sono indicate in figura. Si ha:

$$\begin{cases} (\dot{Z}_1 + \dot{Z}_L + \dot{Z}_{C2})\bar{I}_{A1} - (\dot{Z}_L + \dot{Z}_{C2})\bar{I}_{A2} = -\bar{E} \\ (\dot{Z}_L + \dot{Z}_{C2})\bar{I}_{A2} - (\dot{Z}_L + \dot{Z}_{C2})\bar{I}_{A1} = -\bar{V}_J \\ \bar{I}_{A2} = -\bar{J} \end{cases}$$

Con $\dot{Z}_{C2} + \dot{Z}_L = 0$ si ottiene:

$$\begin{cases} \dot{Z}_1 \bar{I}_{A1} - 0 \bar{I}_{A2} = -\bar{E} \\ 0 \bar{I}_{A2} - 0 \bar{I}_{A1} = -\bar{V}_J \\ \bar{I}_{A2} = -\bar{J} \end{cases}$$

Da cui si ottiene:

$$\bar{I}_{A1} = -\frac{\bar{E}}{\dot{Z}_1}$$

$$\bar{I}_{A2} = -\bar{J}$$

$$\bar{V}_J = 0$$

e quindi

$$\bar{I}_W = -\bar{I}_{A1} = \frac{\bar{E}}{\dot{Z}_1} = \frac{20(1+j)}{2(2-j)} = 10 \frac{(1+j)(2+j)}{(2-j)(2+j)} = 2(1+j3)$$

Osservando che:

$$\bar{V}_W = -\dot{Z}_1 \bar{I}_{A1} = 20(1+j)$$

si procede come sopra per il calcolo della P_W e della Q_{C2} .

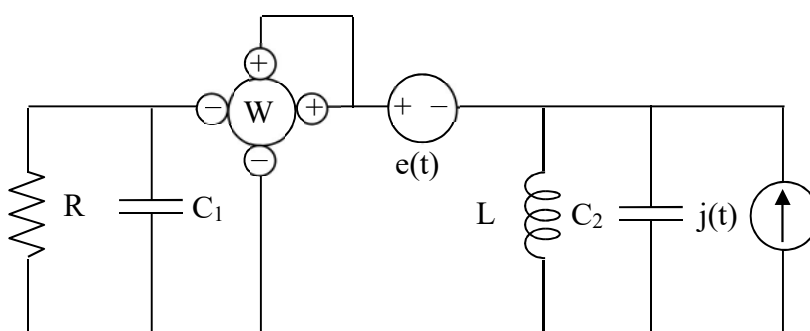
Esercizio 19. Risonanza parallelo

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R , L , C_1 , C_2 e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

Determinare:

- il valore P_W misurato dal wattmetro ideale a valore medio;
- il valore della potenza reattiva Q_{C_2} entrante nel condensatore ideale avente capacità C_2 .



Dati:

$R = 5 \, \Omega$; $L = 10 \, \text{mH}$; $C_1 = 100 \, \mu\text{F}$; $C_2 = 100 \, \mu\text{F}$; $E = 20 \, \text{V}$; $\alpha = \pi/4 \, \text{rad}$; $J = 4 \, \text{A}$; $\beta = \pi/4 \, \text{rad}$; $\omega = 1000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $P_W = 64 \, \text{W}$; $Q_{C_2} = -8 \, \text{VAR}$

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze impresse sinusoidali:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 20 e^{j\frac{\pi}{4}} = 20 \left(\cos \frac{\pi}{4} + j \sin \frac{\pi}{4} \right) = 10\sqrt{2}(1 + j)$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 4 e^{j\frac{\pi}{4}} = 4 \left(\cos \frac{\pi}{4} + j \sin \frac{\pi}{4} \right) = 2\sqrt{2}(1 + j)$$

Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_R = R = 5$$

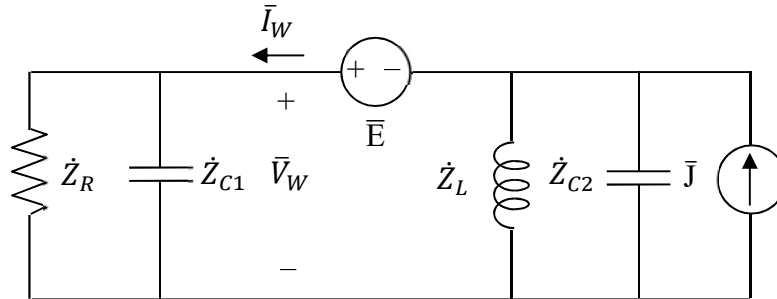
$$\dot{Z}_{C_1} = jX_{C_1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j10$$

$$\dot{Z}_{C_2} = jX_{C_2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j10$$

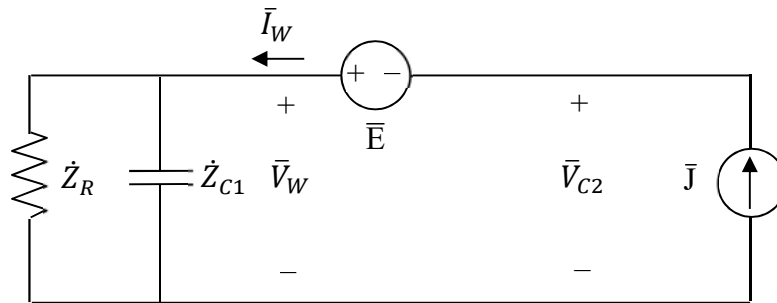
$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j10$$

Per quanto riguarda il wattmetro ideale a valore medio, il tratto di circuito tra i morsetti amperometrici equivale a un cortocircuito mentre quello tra i morsetti voltmetrici equivale a un circuito aperto: nella rete simbolica di figura sono indicati i riferimenti dei morsetti voltmetrici e amperometrici del wattmetro.

La rete simbolica è:



In questo caso, per il parallelo tra l'induttore ideale avente induttanza L e il condensatore ideale avente capacità C_2 , vale la condizione di risonanza parallelo: $X_L = -X_{C2}$. Pertanto il parallelo di tali due bipoli equivale a un circuito aperto: si ottiene la rete di seguito riportata in figura.



Si ha che: $\bar{I}_W = \bar{J} = 2\sqrt{2}(1 + j)$

Il parallelo dei bipoli aventi rispettivamente impedenza \dot{Z}_R e \dot{Z}_{C1} equivale a un bipolo la cui impedenza è:

$$\dot{Z}_1 = \frac{\dot{Z}_R \dot{Z}_{C1}}{\dot{Z}_R + \dot{Z}_{C1}} = \frac{5(-j10)}{5 - j10} = \frac{-j10(1 + j2)}{(1 - j2)(1 + j2)} = -j2(1 + j2) = 2(2 - j)$$

Si ha che:

$$\bar{V}_W = \dot{Z}_1 \bar{I}_W = 2(2 - j)2\sqrt{2}(1 + j) = 4\sqrt{2}(3 + j)$$

La potenza complessa alla porta del wattmetro, con i riferimenti del wattmetro, risulta quindi:

$$\dot{S}_W = \bar{V}_W \bar{I}_W^* = 4\sqrt{2}(3 + j)2\sqrt{2}(1 - j) = 32(2 - j)$$

Il wattmetro ideale a valore medio misura la potenza attiva, che è pari alla parte reale della potenza complessa calcolata con i riferimenti del wattmetro:

$$P_W = \text{Re}\{\dot{S}_W\} = 64 \text{ W}$$

Per il calcolo della potenza reattiva entrante nel condensatore ideale avente capacità C_2 , si calcola il fasore \bar{V}_{C2} indicato in figura, utilizzando la LKT in forma simbolica. Si ha:

$$\bar{E} + \bar{V}_{C2} - \bar{V}_W = 0$$

$$\text{Pertanto: } \bar{V}_{C2} = \bar{V}_W - \bar{E} = 4\sqrt{2}(3 + j) - 10\sqrt{2}(1 + j) = 2\sqrt{2}(1 - j3)$$

Il valore efficace è: $V_{C2} = |\bar{V}_{C2}| = 4\sqrt{5} \text{ V}$.

$$\text{Si ha quindi: } Q_{C2} = \frac{V_{C2}^2}{X_{C2}} = \frac{80}{-10} = -8 \text{ VAR}$$

Esercizio 20. Esercizio

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R_1 , R_2 , L , C_1 , C_2 e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

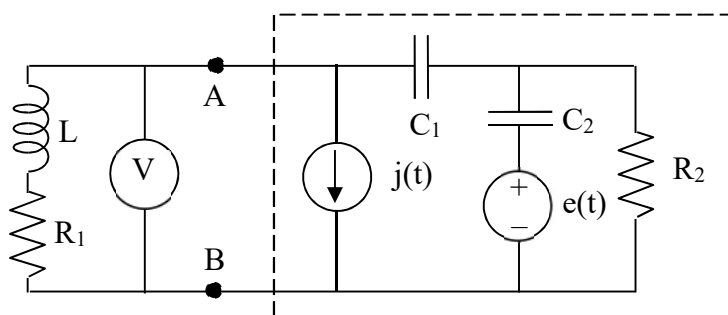
$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

1) Della rete simbolica associata alla rete a destra della porta AB (racchiusa nel riquadro tratteggiato) determinare:

- il valore dell'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx});
- il fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}).

2) Si considera la rete mostrata in figura nel suo complesso. Determinare:

- il valore V_V misurato dal voltmetro ideale a valore efficace.



Dati: $R_1 = 10 \, \Omega$; $R_2 = 20 \, \Omega$; $L = 10 \, \text{mH}$; $C_1 = 100 \, \mu\text{F}$; $C_2 = 50 \, \mu\text{F}$; $E = 160 \, \text{V}$; $\alpha = \pi/2 \, \text{rad}$; $J = 3\sqrt{2} \, \text{A}$; $\beta = \pi/4 \, \text{rad}$; $\omega = 1000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $\dot{Z}_{ABeq_dx} = 10 - j20$; $\bar{V}_{AB0_dx} = -170 + j110$; $V_V = 20\sqrt{41} \, \text{V}$.

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze impresse sinusoidali:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = 160 e^{j\frac{\pi}{2}} = 160 \left(\cos \frac{\pi}{2} + j \sin \frac{\pi}{2} \right) = j160$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = 3\sqrt{2} e^{j\frac{\pi}{4}} = 3\sqrt{2} \left(\cos \frac{\pi}{4} + j \sin \frac{\pi}{4} \right) = 3(1 + j)$$

Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 10$$

$$\dot{Z}_{R2} = R_2 = 20$$

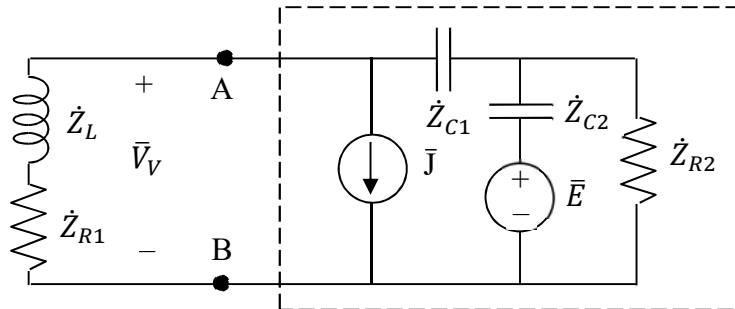
$$\dot{Z}_{C1} = jX_{C1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j10$$

$$\dot{Z}_{C2} = jX_{C2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j20$$

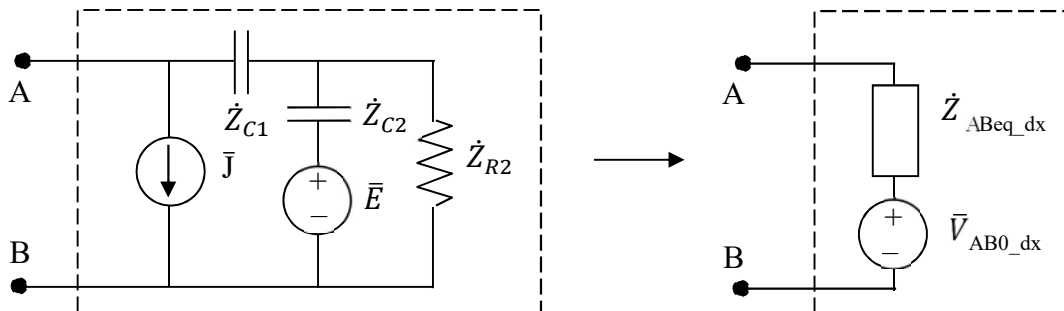
$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j10$$

Il voltmetro ideale a valore efficace equivale a un circuito aperto. Misura il valore efficace della tensione tra i due nodi a cui è collegato: pertanto è lo stesso scegliere per tale tensione un riferimento o il suo opposto, dato che il valore efficace della tensione non cambia quando si prende il riferimento opposto.

La rete simbolica è:



Si applica il teorema di Thevenin simbolico alla rete simbolica a destra della porta AB. Si ottiene:



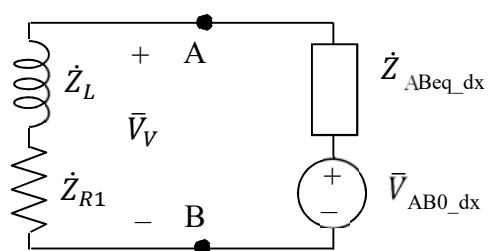
Il fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}) si può calcolare applicando la sovrapposizione degli effetti e analizzando le due reti simboliche risultanti. Si ottiene:

$$\bar{V}_{AB0_dx} = \bar{E} \frac{\dot{Z}_{R2}}{\dot{Z}_{R2} + \dot{Z}_{C2}} - \bar{J} \left(\dot{Z}_{C1} + \frac{\dot{Z}_{R2} \dot{Z}_{C2}}{\dot{Z}_{R2} + \dot{Z}_{C2}} \right) = -170 + j110$$

Si spengono i generatori ideali simbolici di tensione e di corrente. Si ottiene che l'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx}) è data dalla serie dell'impedenza \dot{Z}_{C1} con il parallelo delle impedenze \dot{Z}_{C2} e \dot{Z}_{R2} :

$$\dot{Z}_{ABeq_dx} = \dot{Z}_{C1} + \frac{\dot{Z}_{R2} \dot{Z}_{C2}}{\dot{Z}_{R2} + \dot{Z}_{C2}} = 10 - j20$$

Si ottiene:



Si ha che:

$$\bar{V}_V = \bar{V}_{AB0_dx} \frac{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_L}{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_L + \dot{Z}_{ABeq_dx}} = -100 - j80 = -20(5 + j4)$$

Il voltmetro ideale a valore efficace misura il modulo di \bar{V}_V . Si ottiene:

$$V_V = |\bar{V}_V| = 20\sqrt{41} \text{ V}$$

Esercizio 21. Esercizio

La rete mostrata in figura è a regime sinusoidale. Sono noti i parametri R_1 , R_2 , L , C_1 , C_2 e le grandezze sinusoidali impresse dai generatori ideali:

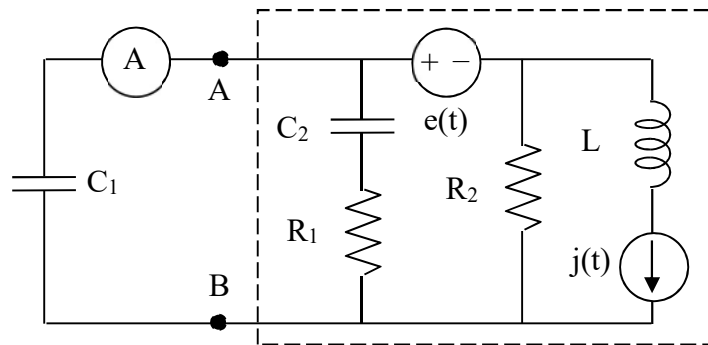
$$e(t) = \sqrt{2} E \sin(\omega t + \alpha) \quad ; \quad j(t) = \sqrt{2} J \sin(\omega t + \beta) .$$

1) Della rete simbolica associata alla rete a destra della porta AB (racchiusa nel riquadro tratteggiato) determinare:

- il valore dell'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx});
- il fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}).

2) Si considera la rete mostrata in figura nel suo complesso. Determinare:

- il valore I_A misurato dall'amperometro ideale a valore efficace.



Dati: $R_1 = 10 \, \Omega$; $R_2 = 10 \, \Omega$; $L = 40 \, \text{mH}$; $C_1 = 100 \, \mu\text{F}$; $C_2 = 100 \, \mu\text{F}$; $E = 100 \, \text{V}$; $\alpha = -\pi/2 \, \text{rad}$; $J = 5 \, \text{A}$; $\beta = \pi/2 \, \text{rad}$; $\omega = 1000 \, \text{rad/s}$

Risultati: $\dot{Z}_{ABeq_dx} = 6 - j2$; $\bar{V}_{AB0_dx} = -30 - j90$; $I_A = 5\sqrt{2} \, \text{A}$.

Soluzione

Si calcola la rete simbolica.

Fasori delle grandezze impresse sinusoidali:

$$\bar{E} = E e^{j\alpha} = -j100$$

$$\bar{J} = J e^{j\beta} = j5$$

Impedenze dei bipoli passivi:

$$\dot{Z}_{R1} = R_1 = 10$$

$$\dot{Z}_{R2} = R_2 = 10$$

$$\dot{Z}_{C1} = jX_{C1} = -j \frac{1}{\omega C_1} = -j10$$

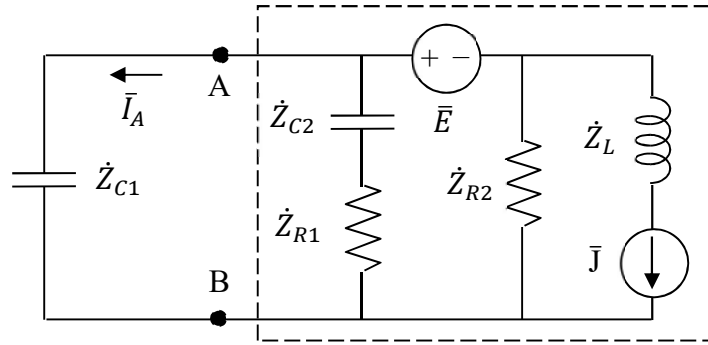
$$\dot{Z}_{C2} = jX_{C2} = -j \frac{1}{\omega C_2} = -j10$$

$$\dot{Z}_L = jX_L = j\omega L = j40$$

L'amperometro ideale a valore efficace equivale a un cortocircuito. Misura il valore efficace della corrente del lato dove è inserito: pertanto è lo stesso scegliere per tale corrente un

riferimento o il suo opposto, dato che il valore efficace della corrente non cambia quando si prende il riferimento opposto.

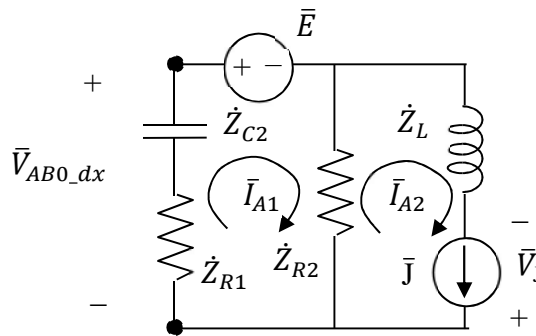
Si prende per il fasore \bar{I}_A il riferimento (scelto a piacere) indicato in figura.



Si applica il teorema di Thevenin simbolico alla rete simbolica a destra della porta AB. Si spengono i generatori ideali simbolici di tensione e di corrente. Si ottiene che l'impedenza equivalente alla porta AB (\dot{Z}_{ABeq_dx}) è data dal parallelo dell'impedenza \dot{Z}_{R2} con la serie delle impedenze \dot{Z}_{C2} e \dot{Z}_{R1} :

$$\dot{Z}_{ABeq_dx} = \frac{(\dot{Z}_{C2} + \dot{Z}_{R1})\dot{Z}_{R2}}{\dot{Z}_{C2} + \dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{R2}} = 6 - j2$$

Il fasore della tensione a vuoto alla porta AB con segno + della tensione in A (\bar{V}_{AB0_dx}) si può calcolare, ad esempio, applicando il metodo delle correnti di anello. Si considerano le due correnti di anello orientate allo stesso modo: per esempio in verso orario. Le correnti di anello sono indicate in figura. Si ottiene:



Si ha:

$$\begin{cases} (\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{C2} + \dot{Z}_{R2})\bar{I}_{A1} - \dot{Z}_{R2}\bar{I}_{A2} = -\bar{E} \\ (\dot{Z}_{R2} + \dot{Z}_L)\bar{I}_{A2} - \dot{Z}_{R2}\bar{I}_{A1} = \bar{V}_J \\ \bar{I}_{A2} = \bar{J} \end{cases}$$

Si ottiene:

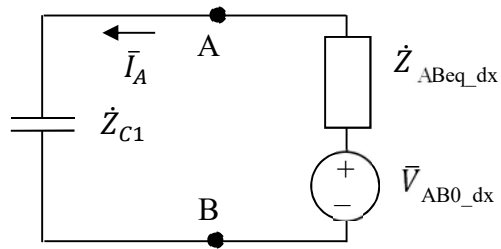
$$\bar{I}_{A2} = \bar{J} = j5$$

$$\bar{I}_{A1} = \frac{\dot{Z}_{R2}\bar{I}_{A2} - \bar{E}}{\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{C2} + \dot{Z}_{R2}} = \frac{j50 + j100}{10(2 - j)} = \frac{j15(2 + j)}{5} = 3(-1 + j2)$$

Si ottiene:

$$\bar{V}_{AB0_dx} = -(\dot{Z}_{R1} + \dot{Z}_{C2})\bar{I}_{A1} = -30 - j 90$$

Si ha quindi:



Si ha che:

$$\bar{I}_A = \bar{V}_{AB0_dx} \frac{1}{\dot{Z}_{C1} + \dot{Z}_{ABeq_dx}} = 5(1 - j)$$

L'amperometro ideale a valore efficace misura il modulo di \bar{I}_A . Si ottiene:

$$I_A = |\bar{I}_A| = 5\sqrt{2} \text{ A}$$