

ESERCITAZIONE 1

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex1.1

Tre resistenze, collegate in serie e percorse da una corrente I di 2 A, dissipano rispettivamente le seguenti potenze:

$$P_1 = 20 \text{ W}$$

$$P_2 = 32 \text{ W}$$

$$P_3 = 24 \text{ W}$$

Determinare i valori delle rispettive tensioni e delle resistenze

$$[V_1 = 10 \text{ V}, V_2 = 16 \text{ V}, V_3 = 12 \text{ V}, R_1 = 5 \text{ } \Omega, R_2 = 8 \text{ } \Omega, R_3 = 6 \text{ } \Omega]$$

{Si ricorda che l'espressione della potenza dissipata in un resistore si può esprimere come: $P = V \cdot I = R \cdot I^2 = G \cdot V^2$. Quindi $V_1 = P_1/I = 10 \text{ V}$, $V_2 = P_2/I = 16 \text{ V}$ mentre $V_3 = P_3/I = 12 \text{ V}$. Le resistenze si ottengono o dall'espressione di P in funzione della resistenza e del quadrato della corrente o dalla equazione costitutiva del resistore $V = R \cdot I$. Risulta $R_1 = V_1/I = 5 \text{ } \Omega$, $R_2 = V_2/I = 8 \text{ } \Omega$ mentre $R_3 = V_3/I = 6 \text{ } \Omega$.}

Ex1.2

Tre resistenze collegate in parallelo, dissipano rispettivamente le seguenti potenze:

$$P_1 = 50 \text{ W}$$

$$P_2 = 25 \text{ W}$$

$$P_3 = 20 \text{ W}$$

Inoltre la corrente I_1 che percorre la resistenza R_1 è pari a 5 A.

Determinare i valori delle resistenze R_1 , R_2 , R_3 e la corrente totale.

$$[R_1 = 2 \text{ } \Omega, R_2 = 4 \text{ } \Omega, R_3 = 5 \text{ } \Omega, I_{tot} = 9.5 \text{ A}]$$

{Per ottenere i valori delle resistenze (o meglio, delle conduttanze) si sfrutta la relazione $P = G \cdot V^2$. Ora, V è la stessa per tutte le resistenze in parallelo. Conoscendo la corrente in una di esse (I_1) è possibile risalire quindi al valore della tensione $V = P_1/I_1 = 10 \text{ V}$. Così risulta:

$$G_1 = P_1/V^2 = 0.5 \text{ S da cui } R_1 = 1/G_1 = 2 \text{ } \Omega, G_2 = P_2/V^2 = 0.25 \text{ S da cui } R_2 = 1/G_2 = 4 \text{ } \Omega, \text{ mentre}$$

$$G_3 = P_3/V^2 = 0.2 \text{ S da cui } R_3 = 1/G_3 = 5 \text{ } \Omega. \text{ Si può calcolare la corrente totale o come il rapporto}$$

$$\text{tra la potenza totale e la tensione } (I_{tot} = P_{tot}/V = (P_1+P_2+P_3)/V = 9.5 \text{ A}) \text{ oppure come somma}$$

$$\text{delle correnti di ogni resistenza (legge al nodo) } I_{tot} = I_1+I_2+I_3 = V \cdot G_1+V \cdot G_2+V \cdot G_3 = 9.5 \text{ A.}$$

Dall'ultima espressione si nota che la corrente totale si può calcolare anche come prodotto della tensione per la conduttanza totale dell'oggetto costituito dal parallelo dei tre resistori

$$I_{tot} = G_{tot} \cdot V = (G_1+G_2+G_3) \cdot V = 9.5 \text{ A.}$$

Ex1.3

Dato il circuito in figura 1.1, sono noti:

$$P1 = 40 \text{ W}$$

$$P2 = 30 \text{ W}$$

$$P3 = 25 \text{ W}$$

$$P4 = 35 \text{ W}$$

$$I = 4 \text{ A.}$$

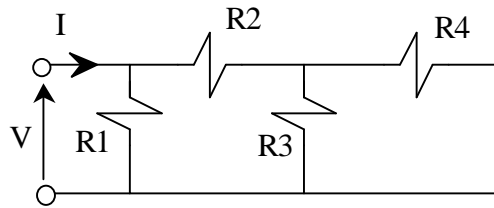


Fig. 1.1

Determinare i valori delle quattro resistenze e verificare il rapporto V/I .

$$[R1 = 26.41 \text{ } \Omega, R2 = 3.912 \text{ } \Omega, R3 = 18.78 \text{ } \Omega, R4 = 13.42 \text{ } \Omega, V/I = 8.125 \text{ } \Omega]$$

{Conoscendo la potenza dissipata in ogni resistore è possibile risalire al valore della totale potenza dissipata dall'oggetto a sinistra dei morsetti $P = P1+P2+P3+P4 = 130\text{W}$. Tale valore corrisponde anche al prodotto della tensione per la corrente; quindi $V = P/I = 32.5 \text{ V}$. Sfruttando ora le equazioni costitutive, le leggi ai nodi e le leggi alle maglie è possibile percorrere il circuito da sinistra a destra in modo da ottenere i valori delle quattro resistenze. Di R1 si conosce potenza dissipata e tensione: $G1 = P1/V^2 = 0.03787 \text{ S}$ da cui $R1 = 1/G1 = 26.41 \text{ W}$. Sfruttando la legge ai nodi e l'equazione costitutiva è possibile conoscere la corrente circolante in R2:

$I2 = I - G1 * V = 2.769 \text{ A}$. Quindi $R2 = P2/I2^2 = 3.912 \text{ W}$. Ora è possibile conoscere la tensione sull'oggetto costituito dal parallelo di R3 con R4 sfruttando una legge alle maglie ed una equazione costitutiva: $V34 (= V3 = V4) = V - R2 * I2 = 21.67 \text{ V}$. Quindi $G3 = P3/V3^2 = 0.05324 \text{ S}$ da cui $R3 = 1/G3 = 18.78 \text{ W}$ e $G4 = P4/V4^2 = 0.07453 \text{ S}$ da cui $R4 = 1/G4 = 13.42 \text{ W}$. La verifica del rapporto $V/I = 32.5 \text{ V} / 4 \text{ A} = 8.125 \text{ W}$ si ottiene considerando che tale rapporto corrisponde al valore della resistenza totale dell'oggetto a sinistra dei morsetti. Esso è costituito dal parallelo di R1 con un oggetto a sua volta costituito dalla serie di R2 con il parallelo di R3 con R4, la cui conduttanza vale $G34 = G3+G4 = 0.12777 \text{ S}$ da cui $R34 = 1/G34 = 7.827 \text{ W}$. La resistenza della serie vale allora $R234 = R2+R34 = 11.739 \text{ W}$ o meglio $G234 = 1/R234 = 0.08519 \text{ S}$. La conduttanza totale vale $G1234 = G1+G234 = 0.12305 \text{ S}$ e quindi $R1234 = 1/G1234 = 8.126 \text{ W}$, pari al valore di V/I (a parte i troncamenti effettuati).}

Ex1.4

Nel circuito in figura 1.2 sono noti:

$$R1 = 60 \text{ } \Omega, R2 = 60 \text{ } \Omega, R3 = 32 \text{ } \Omega, R4 = 80 \text{ } \Omega,$$

$$V = 125 \text{ V.}$$

Determinare i valori della totale corrente I e della tensione V2 ai capi della resistenza R2.

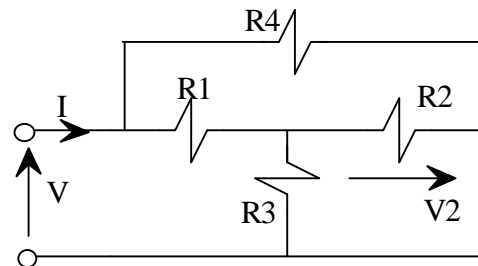


Fig. 1.2

$$[I = 3.108 \text{ A}, V2 = -32.26 \text{ V}]$$

{La totale corrente I è facilmente calcolabile se fosse conosciuto il valore della resistenza totale dell'oggetto a destra dei morsetti. Occorre ridisegnare il circuito e notare che R4 risulta in parallelo ad un oggetto costituito dalla serie di R1 con un oggetto costituito, a sua volta, dal parallelo di R3 con R2 che possiede una conduttanza $G23 = G2+G3 = 0.04792 \text{ S}$ e quindi una resistenza $R23 = 1/G23 = 20.87 \text{ W}$. Da qui, la serie di R1 con R23 equivale a $R123 = R1+R23 = 80.87 \text{ W}$. O meglio $G123 = 1/R123 = 0.01237 \text{ S}$. Quindi la conduttanza totale dell'oggetto a destra dei morsetti vale $G1234 = G4+ G123 = 0.02487 \text{ S}$. Quindi $I = G1234 * V = 3.108 \text{ A}$. La tensione V2 si ottiene notando che la tensione V insiste sulla serie di R1 con l'oggetto R23 e che V2 ne è una parte (è la

tensione sull'oggetto R23). Sfruttando la formula del partitore di tensione si ha che $V_2 = -V \cdot R_{23} / (R_{23} + R_1) = -32.26 \text{ V}$.)

Ex1.5

Sia dato il circuito rappresentato in figura 1.3, con i seguenti dati:
 $R_1 = 5 \Omega$, $R_2 = 10 \Omega$, $R_3 = 20 \Omega$, $R_4 = 30 \Omega$,
 $V_1 = 10 \text{ V}$.

Determinare la tensione V e la corrente I_4

[$V = -34 \text{ V}$, $I_4 = -0.8 \text{ A}$]

{Poichè R_2 non è percorso da corrente in quanto risulta in serie ad un circuito aperto, per la equazione cositutiva del resistore la tensione su R_2 è nulla e quindi, per la legge alle maglie, la tensione V_1 insiste sulla sola R_1 ed R_2 è ininfluente al problema. Di conseguenza si può facilmente calcolare la corrente $I = V_1 / R_1 = 2 \text{ A}$ che è la stessa corrente che circola nell'oggetto ottenuto dal parallelo di R_3 con R_4 . La sua conduttanza vale $G_{34} = G_3 + G_4 = 0.08333 \text{ S}$ mentre la sua resistenza è l'inverso $R_{34} = 1 / G_{34} = 12 \text{ W}$. Per la legge alle maglie risulta, quindi, $V = -R_{34} \cdot I - V_1 = -34 \text{ V}$. E' possibile calcolare la corrente I_4 dalla formula del partitore di corrente facendo attenzione ai segni:

$I_4 = -I \cdot G_4 / (G_3 + G_4) = -0.8 \text{ A}$.

Un altro approccio potrebbe essere quello di considerare che V insiste sulla serie di R_1 con un oggetto, costituito dal parallelo di R_3 con R_4 , di resistenza $R_{34} = 12 \text{ W}$. Per la formula del partitore di tensione si ha che $V = -V_1 \cdot (R_1 + R_{34}) / R_1 = -34 \text{ V}$. La corrente I_4 è facilmente calcolabile conoscendo la tensione V_4 che insiste su R_4 : $I_4 = V_4 / R_4$. Ma, per la legge alle maglie, $V_4 - V_1 - V = 0$ da cui $V_4 = -24 \text{ V}$ e quindi $I_4 = V_4 / R_4 = -0.8 \text{ A}$.)

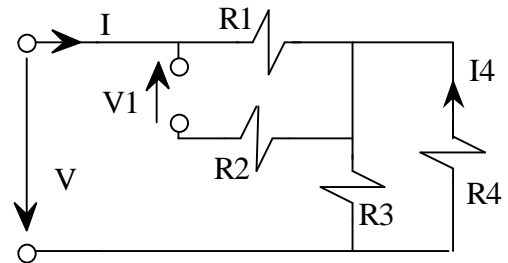


Fig. 1.3

Esercizi proposti

Ex1.6

Il circuito in figura 1.4 presenta:
 $R_1 = 20 \Omega$, $R_2 = 40 \Omega$, $R_3 = 20 \Omega$, $R_4 = 60 \Omega$,
 $V_2 = 100 \text{ V}$.

Determinare V , I

[$V = 175 \text{ V}$, $I = 3.75 \text{ A}$]

{La tensione V si ottiene utilizzando la formula del partitore di tensione, considerando che V insiste su R_1 e su un oggetto costituito dal parallelo di R_2 con la serie di R_3 ed R_4 . La serie di R_3 con R_4 equivale ad una resistenza $R_{34} = R_3 + R_4 = 80 \text{ W}$ mentre il parallelo tra R_2 ed R_{34} ha una conduttanza $G_{234} = G_2 + G_{34} = 1/R_2 + 1/R_{34} = 0.0375 \text{ S}$. La $R_{234} = 1/G_{234} = 26.67 \text{ W}$. Quindi, poichè $V_2 = R_{234} \cdot I / (R_1 + R_{234})$, si ha che $V = V_2 \cdot (R_1 + R_{234}) / R_{234} = 175 \text{ V}$. La corrente I si ottiene facilmente considerando che percorre oltre a R_1 anche R_{234} la cui tensione vale V_2 . Quindi $I = V_2 / R_{234} = 3.75 \text{ A}$.

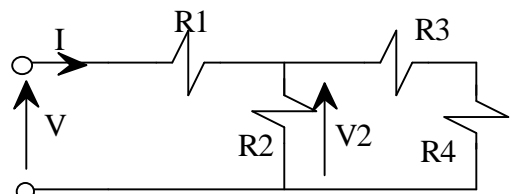


Fig. 1.4

Un altro metodo consiste nel calcolare la corrente nella resistenza R_2 come $I_2 = V_2/R_2 = 2.5$ A. Usando la formula del partitore di corrente è possibile ora risalire al valore della corrente I come $I = I_2*(G_2+G_{34})/G_2 = 3.75$ A. Da qui, per la legge alle maglie, si ottiene che $V = R_1*I + V_2 = 175$ V}

Ex1.7

Dato il circuito in figura 1.5 sono noti:

$R_1 = 60 \Omega$, $R_2 = 60 \Omega$, $R_3 = 32 \Omega$, $R_4 = 80 \Omega$,
 $I = 120$ A.

Determinare I_4 .

[$I_4 = 52.39$ A]

{ R_1 ed R_2 sono in parallelo attraverso il cortocircuito superiore; il circuito si riduce al parallelo di R_4 con un oggetto costituito dalla serie di R_3 con il parallelo tra R_1 ed R_2 ;

tale oggetto presenta una totale resistenza $R_{123} = R_3 + 1/G_{12}$ dove $G_{12} = G_1 + G_2 = 0.033333$ S. Quindi $R_{123} = 62$ W da cui $G_{123} = 0.01613$ S. Applicando la formula del partitore di corrente si ottiene:
 $I_4 = I * G_4 / (G_{123} + G_4) = 52.39$ A }

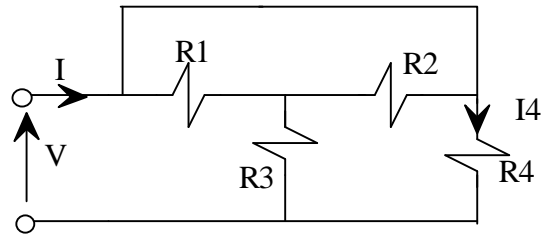


Fig. 1.5

Ex1.8

Date due resistenze R_1 ed R_2 in parallelo, sono noti: $R_1 = 20 \Omega$, $P_2 = 120$ W, $I_{tot} = 10$ A.

Determinare R_2 .

[$R_2 = 1.37 \Omega$ oppure $R_2 = 292 \Omega$]

{Supponendo di chiamare con I_2 la corrente che percorre il resistore R_2 si hanno due equazioni nelle due incognite I_2 ed R_2 :

$I_2 = I_{tot} * G_2 / (G_1 + G_2)$ che deriva dalla formula del partitore di corrente e

$P_2 = R_2 * I_2^2$. Il sistema si può ricondurre ad una equazione del secondo ordine in R_2 . Esisteranno due soluzioni. Sono accettabili solo quelle di valore positivo.}

Ex1.9

Il disco di un contatore di costante $N=1200$ giri/kWh ha impiegato 40 secondi per compiere 30 giri.

Determinare la potenza.

[$P=2250$ W]

{Occorre ricondurre il valore della costante al SI; ricordando che 1 kWh = 3600 kWs = 3600 kJ risulta $N = 1200/3600$ giri /kJ = 0.3333 giri/kJ; in 30 giri l'energia transitante vale

$DWe = 30/N = 90$ kJ = 90000 J. Quindi la potenza necessaria affinché in 40 secondi vi sia il transito di 90000 J risulta $P = DWe/40 = 2250$ W}

Ex1.10

Sia dato il circuito rappresentato in fig 1.6, sono noti
 $R1 = 4 \Omega$, $R2 = 20 \Omega$, $R3 = 80 \Omega$, $R4 = 50 \Omega$, $V = 100 \text{ V}$

Determinare $V1$ e la potenza $P4$ dissipata in $R4$

[$V1 = -20\text{V}$, $P4 = 200\text{W}$]

{La tensione $V1$ si ottiene mediante l'applicazione della formula del partitore di tensione alla serie di $R1$ con l'oggetto costituito dal parallelo tra $R2$ ed $R3$ ($R23 = 16 \text{ W}$). Quindi $V1 = -V \cdot R1 / (R1 + R23) = -20 \text{ V}$. La potenza dissipata in $R4$ (o meglio $G4$) si può ottenere ricordando che
 $P4 = G4 \cdot V4^2 = G4 \cdot V^2 = 200 \text{ W}$.}

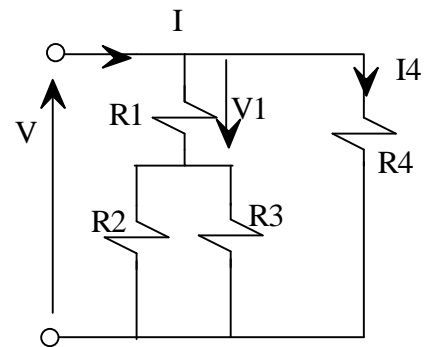


Fig. 1.6

ESERCITAZIONE 2

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex2.1

Dato il circuito in figura 2.1, sono noti:

$R1 = 40 \Omega, R2 = 60 \Omega, R3 = 12 \Omega$

$R4 = 80 \Omega, R5 = 70 \Omega$

$V1 = 120 \text{ V}, I4 = 50 \text{ A}, I5 = 40 \text{ A}.$

Determinare la potenza elettrica generata dalla sorgente di corrente $I4$

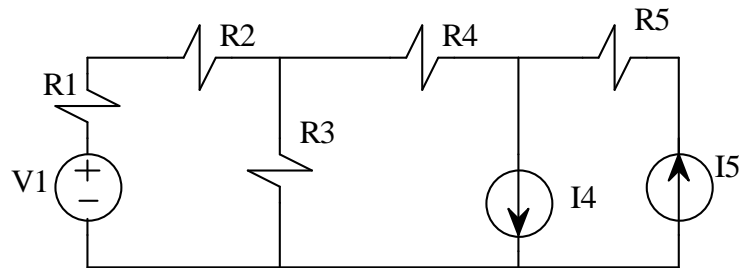


Fig. 2.1

$[P_{I4} = 45.6 \text{ kW}]$

*{La potenza elettrica generata da $I4$ puo' essere calcolata in due modi: come il prodotto della tensione $V4$ su $I4$ (morsetto contrassegnato in basso) per la corrente $I4$ stessa o come bilancio delle potenze (potenze generate da $V1$ e da $I5$ meno le potenze dissipate nei resistori). Conviene il primo approccio. Si operano, inizialmente, tutte le semplificazioni possibili al di fuori di $I4$, oggetto del presente studio. Il circuito di destra e' costituito dalla serie di un generatore di corrente con un resistore. E' equivalente ad un generatore di corrente pari a $I5$ (basta applicare Norton e notare che la G_{eq} e' nulla, mentre la corrente di corto circuito e' proprio $I5$). Si nota anche che la tensione $V4$ risulta anche la tensione sul parallelo dei due generatori di corrente $I4$ e $I5$, che equivalgono ad un generatore di corrente equivalente $I45 = I4 - I5$ (verso il basso). La parte del circuito di sinistra e' equivalente ad un bipolo serie. Per la legge di Thevenin la resistenza equivalente R_{1234} e' ottenuta dalla serie di $R4$ con il parallelo tra $R3$ e la serie di $R1$ con $R2$: $R_{1234} = 90.71 \Omega$. La tensione del generatore equivalente e' pari alla tensione a vuoto ai morsetti di $I45$, che coincide con la tensione su $R3$, che, a sua volta, e' una quota parte della totale tensione $V1$. Applicando la formula del partitore di tensione si ha che $V_{eq} = R3 * V1 / (R1 + R2 + R3) = 12.86 \text{ V}$. Rimangono in gioco un generatore ideale di tensione V_{eq} con in serie un resistore di resistenza R_{eq} ed il generatore di corrente $I45$. Si ha che $V4 = -V_{eq} + R_{eq} * I45 = 894.2 \text{ V}$. La potenza generata da $I4$ vale quindi $P4 = I4 * V4 = 45.6 \text{ kW}$.}*

Ex2.2

Dato il circuito in figura 2.2, sono noti:

$R1 = 10 \Omega, R2 = 5 \Omega, R3 = 3 \Omega$

$R4 = 4 \Omega, V1 = 30 \text{ V}, V2 = 15 \text{ V}, I4 = 18 \text{ A}.$

Determinare la totale potenza dissipata nei resistori

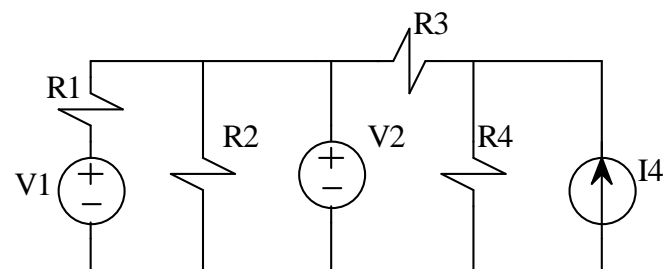


Fig. 2.2

$[P_{R1} = 22.5 \text{ W}, P_{R2} = 45 \text{ W}, P_{R3} = 198.9 \text{ W}, P_{R4} = 388.7 \text{ W}]$

{Il generatore ideale di tensione $V2$ fa si' che

il circuito alla sua destra non “veda” il circuito alla sua sinistra, e viceversa. Quello che entrambi i sotto-circuiti “vedono” è semplicemente V_2 (basta applicare Thevenin per accorgersi che la resistenza equivalente è nulla). Non solo, R_2 “vede” solo V_2 e così via. Quindi il problema si risolve studiando i tre sotto-circuiti separatamente. La potenza dissipata in R_2 è semplicemente data da $P_{R_2} = V_2^2 * G_2 = 45 \text{ W}$. La tensione su R_1 vale (per la legge alle maglie) $V_1 - V_2$. Quindi $P_{R_1} = (V_1 - V_2)^2 * G_1 = 22.5 \text{ W}$. Il circuito di destra si può semplificare sostituendo il bipolo parallelo $I_4 - G_4$ con l'equivalente serie $V_4 - R_4$ con $V_4 = I_4 * R_4 = 72 \text{ V}$. La tensione su R_3 vale allora (partitore di tensione) $V_{R_3} = (V_2 - V_4) * R_3 / (R_3 + R_4) = -24.43 \text{ V}$, da cui $P_{R_3} = 198.9 \text{ W}$. La potenza dissipata nella resistenza R_4 dell'equivalente serie non è la stessa della potenza dissipata nel resistore originale perché l'equivalenza è assicurata solo ai morsetti esterni, non interni. Infatti la potenza in R_4 dell'equivalente serie vale 265.22 W (la tensione ai suoi capi vale $(V_2 - V_4) * R_4 / (R_3 + R_4) = -32.57 \text{ V}$). La potenza richiesta, invece, può essere calcolata partendo dalla tensione sul bipolo parallelo che vale $V_2 - V_{R_3} = 39.43 \text{ V}$ da cui $P_{R_4} = 388.7 \text{ W}$ }

Ex2.3

Dato il circuito in figura 2.3, sono noti:

$$R_1 = 10 \Omega, R_2 = 5 \Omega, R_3 = 3 \Omega$$

$$R_4 = 4 \Omega, V_1 = 30 \text{ V}, I_4 = 18 \text{ A}, I_3 = 6 \text{ A}.$$

Determinare il valore della tensione misurata V_x

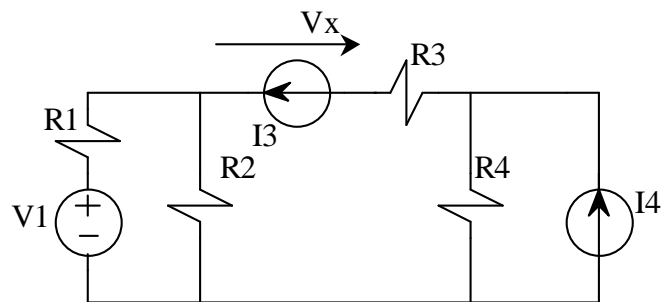


Fig. 2.3

$$[V_x = 0 \text{ V}]$$

{Per conoscere V_x basta semplificare il circuito intorno a I_3 . La parte sinistra

equivale ad un bipolo serie con generatore di tensione $V_{eq1} = V_1 * R_2 / (R_1 + R_2) = 10 \text{ V}$ e

resistenza equivalente $R_{eq1} = 1 / (G_1 + G_2) = 3.333 \Omega$. La parte di destra equivale ad un bipolo

serie con generatore di tensione $V_{eq2} = I_4 / G_4 = 72 \text{ V}$ e resistenza equivalente

$R_{eq2} = R_3 + R_4 = 7 \Omega$. V_x si ottiene, allora, con una legge all'unica maglia rimasta, sapendo che I_3 percorre tutti i bipoli serie: $V_{eq1} + R_{eq1} * I_3 + V_x + R_{eq2} * I_3 - V_{eq2} = 0$ da cui $V_x = 0 \text{ V}$.}

Ex2.4

Nel circuito in figura 2.4 sono noti:

$$R_2 = 4 \Omega, R_3 = 3 \Omega, R_4 = 2 \Omega,$$

$$R_5 = 6 \Omega, V_1 = 30 \text{ V}.$$

Calcolare R_x affinché $I_{rx} = 1 \text{ A}$ in valore assoluto.

$$[R_x = 6.667 \Omega]$$

{Il problema è localizzato su R_x . Conviene semplificare il circuito intorno a R_x utilizzando Thevenin o Norton. Il calcolo della resistenza equivalente “vista” dai morsetti di R_x può essere effettuato in due modi: o calcolando la resistenza equivalente vista dai morsetti di R_x dopo aver reso passiva la rete, o come rapporto tra la tensione del generatore equivalente (tensione a vuoto) del bipolo serie e la corrente del generatore equivalente

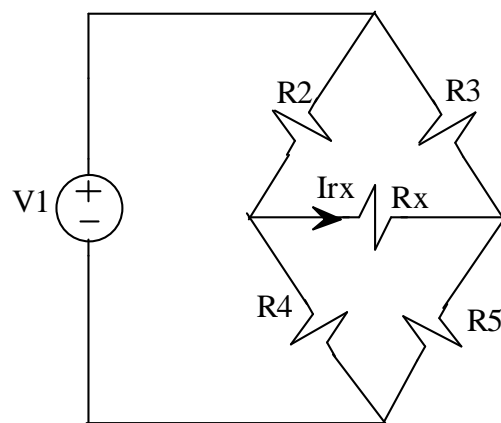


Fig. 2.4

del bipolo parallelo (corrente di corto circuito). La tensione a vuoto si trova appoggiandosi ad una maglia (ad esempio quella costituita da R2, R3 ed il posto vuoto lasciato da Rx). Le tensioni su R2 e su R3 si trovano utilizzando la formula del partitore di tensione:

$$V_{R2} = V1 * R2 / (R2 + R4) = 20 \text{ V}$$

$$V_{R3} = V1 * R3 / (R3 + R5) = 10 \text{ V}$$

$$V_o \text{ (verso sinistra)} = V_{R3} - V_{R2} = -10 \text{ V}$$

La resistenza equivalente si ottiene come serie del parallelo tra R2 e R4 e il parallelo tra R3 e R5, e vale $Req = (R2 // R4) + (R3 // R5) = 3.333 \Omega$ (il simbolo // viene usato per indicare il parallelo).

Considerando l'equivalente di tipo serie la corrente Ix si ottiene come $Ix = V_o / (Req + Rx)$. Quindi $Rx = V_o / Ix - Req = 6.667 \Omega$

L'altro metodo consiste nel calcolare la corrente di corto circuito. La corrente di corto circuito (verso destra) si ottiene con una legge ai nodi (ad esempio il nodo costituito da R2, R4 e il corto circuito). Le correnti in R2 e R4 si trovano come quota parte della totale corrente erogata dal generatore V1. La resistenza totale vista da V1 è ora ottenuta dalla serie di due oggetti: il parallelo di R2 con R3 ed il parallelo tra R4 e R5. La nuova R2345 vale:

$$R_{2345} = R2 // R3 + R4 // R5 = 3.214 \Omega$$

$$I_{tot} = V1 / R_{2345} = 9.334 \text{ A}$$

$$I_{R2} = I_{tot} * G2 / (G2 + G3) = 4 \text{ A}$$

$$I_{R4} = I_{tot} * G4 / (G4 + G5) = 7 \text{ A}$$

$$I_{cc} \text{ (verso destra)} = I_{R2} - I_{R4} = -3 \text{ A}$$

Quindi la resistenza equivalente vale $Req = V_o / I_{cc} = 3.333 \Omega$. }

Ex2.5

Sia dato il circuito rappresentato in figura 2.5, con i seguenti dati:

$$R1 = 5 \Omega, R2 = 6 \Omega, R3 = 3 \Omega, R4 = 6 \Omega,$$

$$V1 = 18 \text{ V}, I1 = 12 \text{ A}.$$

Determinare la potenza dissipata nel resistore R4.

$$[P_{R4} = 1.997 \text{ W}]$$

{Occorre semplificare il circuito esterno ad R4.

Dapprima si nota che il generatore di corrente I1 si

trova in parallelo al generatore di tensione V1. Agli effetti esterni equivalgono al solo generatore di tensione V1 (basta applicare Thevenin al parallelo di I1 e V1). Ora R4, R3, R1 ed il bipolo serie V1-R2 sono in parallelo. Trasformando il bipolo serie in un bipolo di tipo parallelo si ottengono quattro resistori (R1, R2, R3 e R4) in parallelo ad un generatore di corrente $I_{eq} = V1 / R2 = 3 \text{ A}$.

La potenza dissipata in R4 si conosce se si conosce la tensione o la corrente di R4. Ma la corrente in R4 è una quota parte della corrente I_{eq} : $I_{R4} = I_{eq} * G4 / (G1 + G2 + G3 + G4) = 0.5769 \text{ A}$.

$$\text{Allora } P_{R4} = R4 * I_{R4}^2 = 1.997 \text{ W}$$

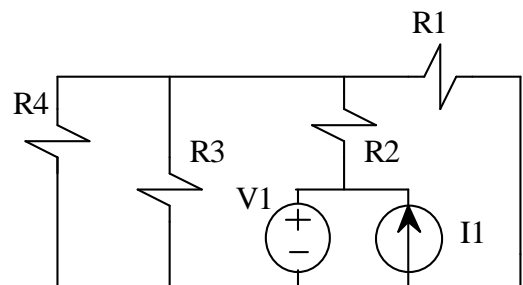


Fig. 2.5

Esercizi proposti

Ex2.6

Il circuito in figura 2.6 presenta:

$R1 = 5 \Omega$, $R2 = 3 \Omega$, $R3 = 2 \Omega$, $R4 = 6 \Omega$,

$V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 20 \text{ V}$, $I1 = 12 \text{ A}$.

Determinare la corrente $I11$ e la potenza elettrica assorbita dalla sorgente di tensione $V1$
 $[I11 = 3.625 \text{ A}$, $P_{V1} = 65.25 \text{ W}]$

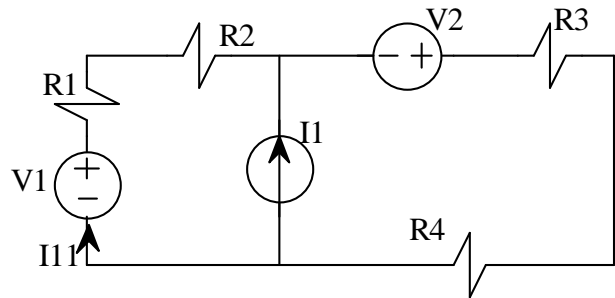


Fig. 2.6

{Nel circuito sono presenti tre bipoli in parallelo: il resistore $R12$ equivalente alla serie di $R1$ con $R2$, $V1$ con $R34$, equivalente alla serie di $R3$ e $R4$, $V2$ e $I1$. Trasformando tutti i componenti in bipoli di tipo parallelo si ottiene facilmente la tensione comune ai bipoli:

$$V = (V1 * G12 - V2 * G34 + I1) / (G34 + G12) = 47 \text{ V}$$

Tornando al circuito di fig. 2.6, è ora possibile calcolare la corrente $I11$:

$$I11 = (V1 - V) / (R1 + R2) = -3.625 \text{ A}.$$

La potenza assorbita dalla sorgente $V1$ è allora pari a $P_{V1} = -V1 * I11 = 65.25 \text{ W}$

Ex2.7

Dato il circuito in figura 2.7 sono noti:

$R1 = 4 \Omega$, $R2 = 6 \Omega$, $R3 = 2 \Omega$, $R4 = 5 \Omega$

$V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 20 \text{ V}$.

Determinare la potenza dissipata dal resistore $R4$ e le potenze generate P_{V1} e P_{V2} .

$$[P_{R4} = 1.304 \text{ W}$$
, $P_{V1} = 64.72 \text{ W}$, $P_{V2} = 82.12 \text{ W}]$

{Nel circuito sono presenti tre bipoli in parallelo: il resistore $R34$ equivalente alla serie di $R3$ con $R4$, $V1$ con $R2$ e $V2$ con $R1$. Trasformando tutti i componenti in bipoli di tipo parallelo si ottiene facilmente la tensione comune ai bipoli:

$$V = (V1 * G2 - V2 * G1) / (G34 + G2 + G1) = -3.574 \text{ V}$$

Tornando al circuito di fig. 2.7, è ora possibile calcolare tutte le correnti:

$$I_{R4} = V / (R3 + R4) = -0.5106 \text{ A}; I_{V1} \text{ (verso il basso)} = (V - V1) / R2 = -3.5957 \text{ A}$$

$$I_{V2} \text{ (verso il basso)} = -I_{R4} - I_{V1} = 4.106 \text{ A}. \text{ Quindi } P_{R4} = R4 * I_{R4}^2 = 1.304 \text{ W};$$

$$P_{V1} = V1 * (-I_{V1}) = 64.72 \text{ W}; P_{V2} = V2 * I_{V2} = 82.12 \text{ W}; \}$$

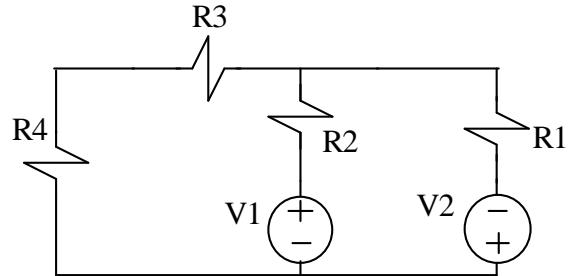


Fig. 2.7

Ex2.8

Dato il circuito in figura 2.8 sono noti:

$R1 = 4 \Omega$, $R2 = 15 \Omega$, $R3 = 5 \Omega$, $R4 = 10 \Omega$,

$R5 = 25 \Omega$, $R6 = 8 \Omega$, $V1 = 25 \text{ V}$, $I5 = 1 \text{ A}$

Determinare la potenza dissipata in $R6$
 $[P6 = 16.10 \text{ W}]$

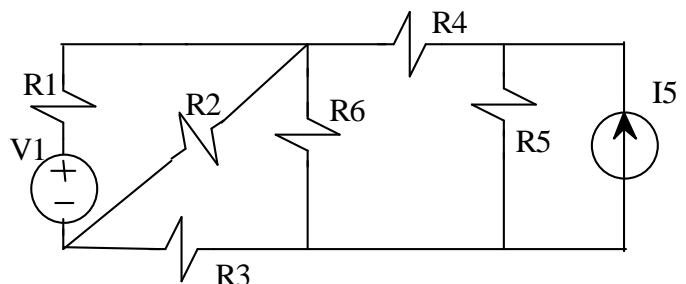


Fig. 2.8

{La potenza dissipata su R6 può essere calcolata come $P6 = R6 \cdot I6^2$ oppure come $P6 = G6 \cdot V6^2$.
 Conviene semplificare il circuito a sinistra e a destra del resistore R6 calcolando i parametri dei bipoli equivalenti serie o parallelo. Per quello che riguarda il circuito a sinistra si può notare che è costituito dal parallelo di V1 e R1 con R2 che sono a loro volta in serie a R3. Si può quindi calcolare il bipolo equivalente serie, la resistenza equivalente è data dalla serie del parallelo di R1 con R2 con R3:

$$Req = (R1 // R2) + R3 = 8.158 \Omega \text{ (il simbolo // indica il parallelo).}$$

La tensione a vuoto è la tensione sul resistore R2 e può essere calcolata con la formula del partitore di tensione come:

$$Vo = V1 \cdot R2 / (R1 + R2) = 17.73 \text{ V}$$

Il circuito di destra può essere trasformato nel suo equivalente serie con una resistenza equivalente Req1 pari alla serie di R4 e R5:

$$Req1 = R4 + R5 = 35 \Omega$$

E una tensione a vuoto pari a $Vo1 = R5 \cdot I5 = 25 \text{ V}$. LA tensione V6 ai capi di R6 può essere facilmente calcolata trasformando i bipoli serie nel loro equivalente parallelo come:

$$V6 = Geq \cdot Vo + Geq1 \cdot Vo1 / (Geq + Geq1 + G6) = 11.35 \text{ V}$$

La potenza dissipata su R6 vale quindi $P6 = G6 \cdot V6^2 = 16.10 \text{ W}$

Ex2.9

Dato il circuito di fig. 2.9 sono noti:

$R1 = 3 \Omega$, $R2 = 2 \Omega$, $R3 = 5 \Omega$, $R4 = 6 \Omega$,

$R5 = 4 \Omega$, $R6 = 1 \Omega$,

$V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 20 \text{ V}$, $I1 = 8 \text{ A}$

Determinare il bipolo equivalente serie visto dai terminali P Q

[$Vo = 40 \text{ V}$, $Req = 9 \Omega$]

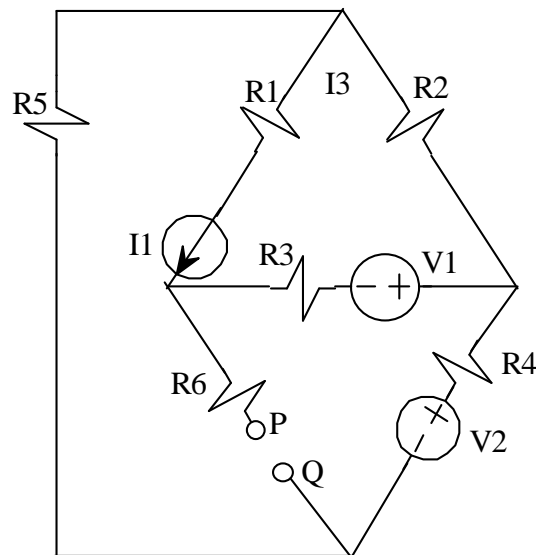


Fig. 2.9

ESERCITAZIONE 8

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex8.1

Dato il circuito in figura 8.1 funzionante in regime stazionario, sono noti:

$$R1 = 5 \Omega, R2 = 2 \Omega, R3 = 7 \Omega$$

$$\delta1 = 1 \text{ mm}, \delta2 = 1.3 \text{ mm}, \delta3 = 1.5 \text{ mm}$$

$$A = 8 \text{ cm}^2, N1 = 100, N2 = 500$$

$$V1 = 30 \text{ V}$$

Si consideri la permeabilità del ferro infinita.
 Determinare la totale energia immagazzinata.

$$[W=0.082 \text{ J}]$$

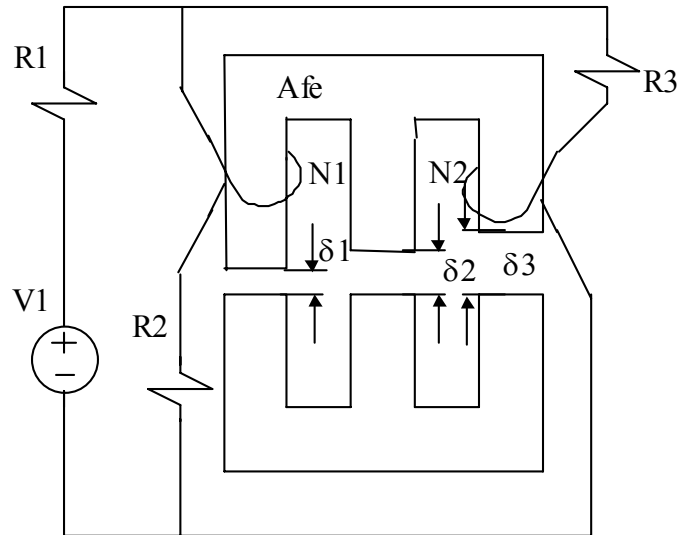


Fig. 8.1

{Per prima cosa è necessario calcolare i parametri di auto e mutua induttanza. Si disegna quindi la rete magnetica, poiché la permeabilità del ferro è ipotizzata infinita, nel

*circuito magnetico compariranno solo le riluttanza dei trasferri. In particolare si ottiene quanto segue: $\theta1 = \delta1/(\mu0 * Afe) = 9.957 * 10^5 H^{-1}$, $\theta2 = \delta2/(\mu0 * Afe) = 1.293 * 10^6 H^{-1}$ $\theta3 = \delta3/(\mu0 * Afe) = 1.492 * 10^6 H^{-1}$, dove $\mu0$ è la permeabilità dell'aria ($\mu0 = 4 * \pi * 10^{-7}$). Le auto induttanze si trovano come rapporto tra il numero di spire al quadrato e la riluttanza equivalente vista ai morsetti di na delle due f.m.m. quando il circuito sia reso passivo. Si ottiene quindi che $\thetaeq1 = 1/(\Lambda2 + \Lambda3) + \theta1$ e $L1 = N1^2 / \thetaeq1 = 5.926 \text{ mH}$. Per l'auto induttanza $L22$ si ha che $\thetaeq2 = 1/(\Lambda2 + \Lambda2) + \theta3$ e $L2 = N2^2 / \thetaeq2 = 122 \text{ mH}$. Per il calcolo della mutua induttanza si alimenta uno dei due avvolgimenti lasciando a vuoto il secondo e si calcola il rapporto tra il flusso concatenato con il secondo avvolgimento e la corrente che percorre il primo avvolgimento. Si ottiene quindi che $\thetaeq21 = (1/(\Lambda2 + \Lambda3) + \theta1) * (\Lambda3 / (\Lambda3 + \Lambda2))$ e $Lm = N1 * N2 / \thetaeq21 = 14 \text{ mH}$. Per il calcolo dell'energia immagazzinata è necessario calcolare la corrente Ia e Ib che percorre i due avvolgimenti. Conviene allora trasformare $V1-R1$ nel suo equivalente parallelo e utilizzare la regola del partitore di corrente. Si ottiene quindi $Ia = I1 * G2 / (G1 + G2 + G3) = 2.625 \text{ A}$, e $Ib = I1 * G3 / (G1 + G2 + G3) = 0.75 \text{ A}$. Poiché entrambe le correnti entrano nei morsetti contrassegnati si ottiene $W = \frac{1}{2} * L1 * Ia^2 + \frac{1}{2} * L2 * Ib^2 + Lm * Ia * Ib = 0.082 \text{ J}$ }*

Ex8.2

Dato il circuito in figura 8.2 funzionante in regime stazionario, sono noti:

$$R1 = 4 \Omega, R2 = 3 \Omega$$

$$R3 = 6 \Omega,$$

$$N1 = 2000, N2 = 1500,$$

$$V1 = 200 \text{ V}, V2 = 150 \text{ V}, I1 = 10 \text{ A}$$

$$A_{fe} = 5 \text{ cm}^2, \delta = 1 \text{ mm}, L = 1 \text{ mH}, \mu_{fe} \text{ infinita}$$

Determinare la totale energia magnetica immagazzinata

$$[W_L = 1.25 \text{ J}, W_\mu = 0.681 \text{ J}, W_{tot} = 1.931 \text{ J}]$$

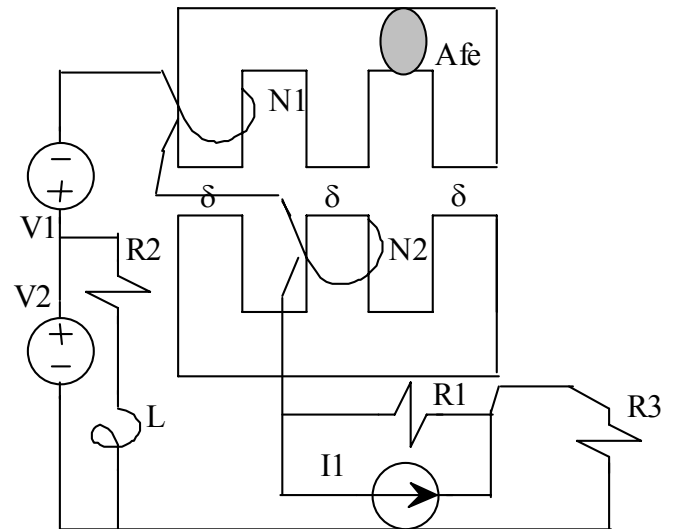


Fig. 8.2

{Si procede con il calcolo dei parametri di auto e mutua induttanza. L'auto induttanza è data da $L1 = N1^2/\theta_{eq1} = 1.676 \text{ H}$, dove la θ_{eq1} è data dalla serie del parallelo delle due riluttanze $\theta\delta$ con $\theta\delta$. L'auto induttanza $L2$ si calcola come rapporto tra il quadrato del numero di spire $N2$ e la riluttanza equivalente θ_{eq2} che visto la simmetria del circuito magnetico è pari a θ_{eq1} . Si ottiene quindi $L2 = N2^2/\theta_{eq2} = 0.942 \text{ H}$. Per il calcolo della mutua induttanza si alimenta uno dei due avvolgimenti lasciando a vuoto il secondo e si calcola il rapporto tra il flusso concatenato con il secondo avvolgimento e la corrente che percorre il primo avvolgimento. Si ottiene quindi che $\theta_{eq21} = (3*\theta\delta)$ e $Lm = N1*N2/\theta_{eq21} = 0.628 \text{ H}$. Si contrassegnano poi i morsetti dei due avvolgimenti e risulta che il morsetto superiore del primo avvolgimento e quello inferiore del secondo sono i morsetti corrispondenti. Ritornando al circuito elettrico è necessario calcolare la corrente che percorre il mutuo induttore per calcolare il contributo di energia immagazzinata legata al mutuo induttore. Trasformando il bipolo parallelo $R1-I1$ nell'equivalente serie si ottiene la corrente che percorre il mutuo induttore $I = (V2 - V1 + R1*I1)/(R1 + R3) = -1 \text{ A}$. Poiché tale corrente entra nel morsetto contrassegnato del primo avvolgimento ed esce da quello contrassegnato del secondo, l'espressione dell'energia è la seguente: $W = \frac{1}{2}*L1*Ia^2 + \frac{1}{2}*L2*Ib^2 - Lm*Ia*Ib = 0.681 \text{ J}$. Il contributo di energia legato all'induttanza L è dato da $W_L = \frac{1}{2}*L*I_L^2 = \frac{1}{2}*L*(V2/R2)^2 = 1.25 \text{ J}$ e quindi l'energia totale è data da $W_{tot} = W + W_L = 1.931 \text{ J}$ }

Ex 8.3

Dato il circuito in figura 8.3 funzionante in regime stazionario, sono noti:

$$V_2 = 40 \text{ V},$$

$$V_1 = 30 \text{ V},$$

$$R_1 = 6 \Omega,$$

$$R_2 = 10 \Omega,$$

$$R_3 = 4 \Omega,$$

$$R_4 = 2 \Omega$$

$$N_1 = 100, N_2 = 500 \text{ Afe} = 8 \text{ cm}^2, I_1 = 10 \text{ A}$$

$$\delta = 0.8 \text{ mm}$$

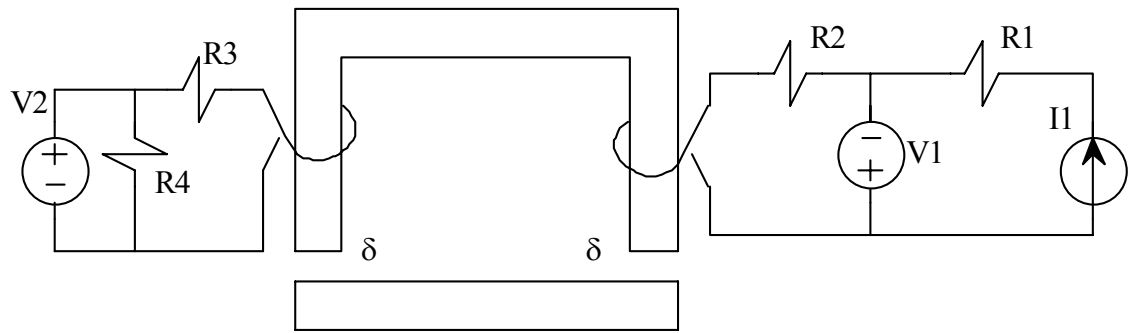


Fig. 8.3

Determinare i valori di auto e mutua induttanza e l'energia magnetica immagazzinata

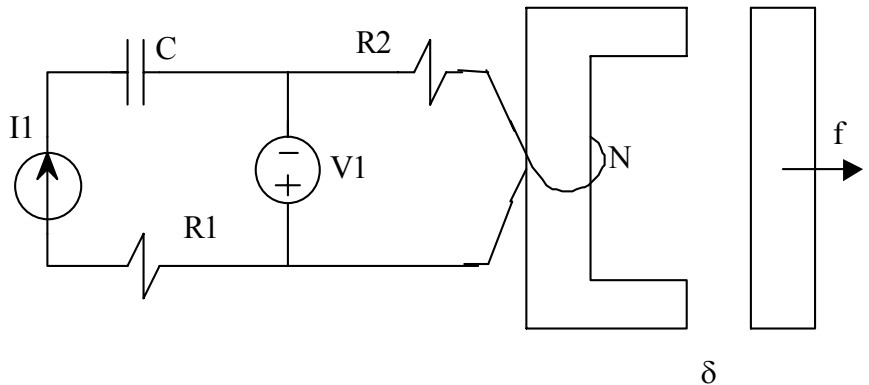
$$[L_2 = 157 \text{ mH}, L_1 = 6.283 \text{ mH}, L_m = 31 \text{ mH}, W_m = 0.079 \text{ J}]$$

{Si procede con il calcolo dell'auto e mutua induttanza. L'auto induttanza L_1 è data da $L_1 = N_1^2 / (2 * \theta \delta) = 6.283 \text{ mH}$, dove $\theta \delta = d / (\mu_0 * A_{fe})$. L'auto induttanza L_2 è data da $L_2 = N_2^2 / (2 * \theta \delta) = 157 \text{ mH}$. La mutua induttanza L_m è data da $L_m = N_1 * N_2 / (2 * \theta \delta) = 31 \text{ mH}$. I morsetti corrispondenti sono i due superiori dei due avvolgimenti. Per calcolare l'energia magnetica immagazzinata è necessario calcolare le correnti I_a e I_b che percorrono i due avvolgimenti. Sostituendo le induttanze con dei corto circuiti si ottiene $I_a = V_2 / R_3 = 10 \text{ A}$ (entrante nel morsetto contrassegnato), $I_b = V_1 / R_2 = 3 \text{ A}$ uscente dal morsetto contrassegnato. L'energia immagazzinata ha quindi la seguente espressione: $W = \frac{1}{2} * L_1 * I_a^2 + \frac{1}{2} * L_2 * I_b^2 - L_m * I_a * I_b = 0.079 \text{ J}$ }

Ex8.4

Dato il circuito in figura 8.4 funzionante in regime stazionario, sono noti:

- $R1 = 3 \Omega$, $R2 = 6 \Omega$
- $N = 100$,
- $V1 = 18 \text{ V}$, $A_{fe} = 100 \text{ cm}^2$,
- $\delta = 1 \text{ mm}$,
- $C = 6 \mu\text{F}$
- μ_{fe} infinita



Determinare la forza f

Fig. 8.4

$[f = - 282.74 \text{ N}]$

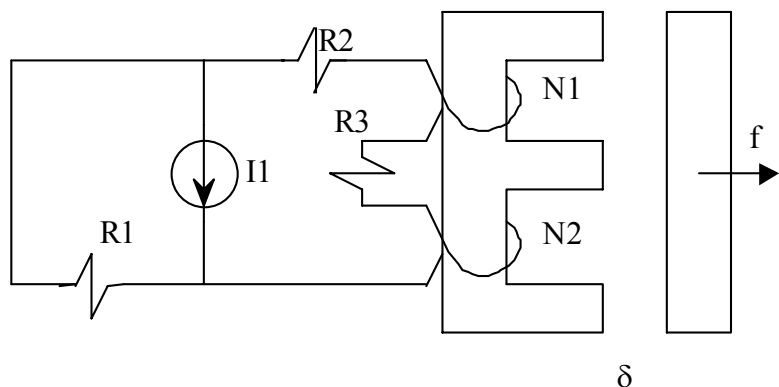
{Per il calcolo della forza è necessario calcolare il flusso ϕ che si ha nei traferri. Si procede quindi con il calcolo della corrente che percorre l'avvolgimento di N spire e poi si risolverà la rete magnetica. Ricordando che in regime stazionario le capacità si comportano come circuiti aperti e le induttanze come cortocircuiti, tale corrente è data da $I = V1/R2 = 3 \text{ A}$. Se si disegna la rete magnetica, si ottiene una sola maglia e il calcolo del flusso nei traferri porta a $\phi = (N \cdot I) / (2 \cdot \theta \delta) = 1.885 \text{ mWb}$. La forza f si calcola come $f = 2 \cdot \phi^2 / (2 \cdot \mu_0 \cdot A_{fe}) = 282.74 \text{ N}$ (è una forza attrattiva)}

Esercizi proposti

Ex8.5

Dato il circuito in figura 8.5 funzionante in regime stazionario, sono noti:

- $R1 = 3 \Omega$, $R2 = 6 \Omega$, $R3 = 8 \Omega$
- $N1 = 100$, $N2 = 150$
- $I1 = 18 \text{ A}$, $A_{fe} = 100 \text{ cm}^2$,
- $\delta = 1 \text{ mm}$,
- μ_{fe} infinita



Determinare la forza f

$[f = - 898.126 \text{ N}]$

{ Per il calcolo della forza è necessario calcolare il flusso f che si ha nei traferri. Si procede quindi con il calcolo della corrente che percorre l'avvolgimento di N spire e poi si risolverà la rete magnetica. Tale corrente si calcola utilizzando la regola del apertore di corrente ed è data da $I = I1 \cdot G23 / (G23 + G1) = 3.176 \text{ A}$, dove $G23 = 1 / (R2 + R3) = 0.071 \text{ S}$. Se si disegna la rete magnetica, si ottengono due maglie, trasformando i due bipoli serie $M1 - \theta \delta$ e $M2 - \theta \delta$

Fig. 8.5

nell'equivalente parallelo si ottiene la tensione magnetica ai capi della riluttanza del ramo centrale $U = ((N1 \cdot I / \theta \delta) - (N2 \cdot I / \theta \delta)) / (3 / \theta \delta) = -52.94$ Asp diretta verso sinistra. I flussi nei tre traferri sono espressi nel seguente modo $\phi_1 = (U - N1 \cdot I) / \theta \delta = -4.657$ mWb, $\phi_2 = (U) / \theta \delta = -0.6653$ mWb $\phi_3 = (U + N2 \cdot I) / \theta \delta = 5.322$ mWb. La forza f si calcola come $f = (\phi_1^2 + \phi_2^2 + \phi_3^2) / (2 \cdot \mu_0 \cdot A_{fe}) = 898.12$ N (è una forza attrattiva)}

Ex8.6

Dato il circuito in figura 8.4 funzionante in regime stazionario, sono noti:

$R_1 = 3 \Omega$, $R_2 = 5 \Omega$
 $N_1 = 100$, $N_2 = 500$,
 $V_1 = 20$ V, $A_{fe} = 8$ cm²,
 $L = 2$ mH, $C = 8$ μ F
 μ_{fe} infinita
 $\delta = 1.5$ mm

Determinare l'energia magnetica immagazzinata

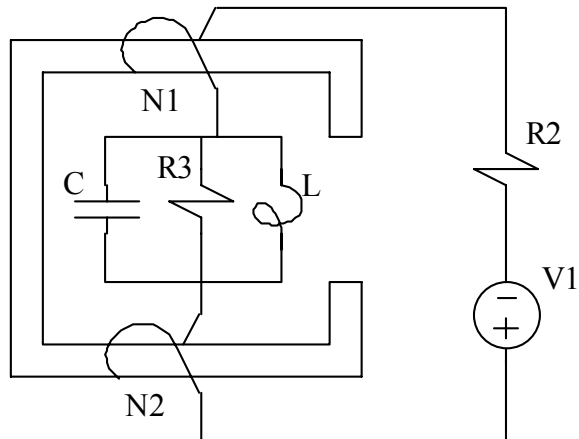


Fig. 8.6

[$W_L = 0.8579$ J, $W = 0.016$ J, $W_{tot} = 0.874$ J]

{Per il calcolo delle auto e mutue induttanze è necessario tracciare la rete magnetica. Si ottiene quindi che $L_1 = N_1^2 / (\theta \delta) = 6.702$ mH, $L_2 = N_2^2 / (\theta \delta) = 168$ mH. Il coefficiente di mutua induttanza è pari a $L_m = N_2 \cdot N_1 / (\theta \delta) = 34$ mH. I morsetti corrispondenti sono quello inferiore dell'avvolgimento N_1 e quello superiore dell'avvolgimento N_2 . Per calcolare la totale energia magnetica immagazzinata è necessario calcolare la corrente che percorre l'induttanza L e la corrente del mutuo induttore. Poiché il condensatore in regime stazionario equivale ad un circuito aperto, la resistenza R_3 risulta corto circuitata e il circuito elettrico è costituito da una sola maglia che comprende V_1 e R_2 . Tale corrente è pari a $I = V_1 / R_2 = 4$ A. L'energia immagazzinata nell'induttanza L è quindi pari a $W_L = \frac{1}{2} \cdot L \cdot I^2 = 0.016$ J e l'energia immagazzinata nel mutuo induttore è pari a $W = \frac{1}{2} \cdot L_1 \cdot I^2 + \frac{1}{2} \cdot L_2 \cdot I^2 - L_m \cdot I^2 = 0.8579$ J. Quindi la totale energia immagazzinata è data dalla somma dei due contributi ed è pari a $W_{tot} = 0.874$ J }

Ex8.7

Dato il circuito in figura 8.7 funzionante in regime stazionario, sono noti:

$$R1 = 5 \Omega, R2 = 7 \Omega,$$

$$N1 = 100, N2 = 250$$

$$L = 3 \text{ mH}, C = 4 \mu\text{F},$$

$$A_{fe} = 18 \text{ cm}^2,$$

$$\delta = 1.75 \text{ mm},$$

μ_{fe} infinita

$$V1 = 20 \text{ V}$$

Determinare la forza f agente sulla struttura di sinistra

$$[f = 384.045 \text{ N}]$$

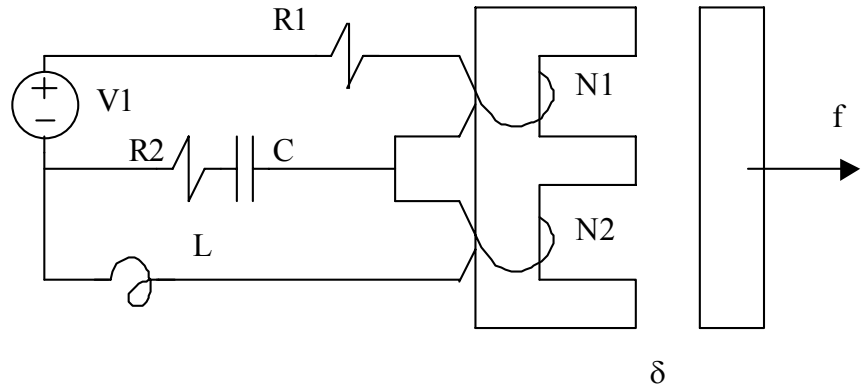


Fig. 8.7

{ Per il calcolo della forza è necessario calcolare i flussi nei trasferri. Essendo il regime stazionario si ha che la corrente I è pari a $I = V1/R1 = 4 \text{ A}$. La rete magnetica è costituita da 2 maglie, e trasformando tutti i bipoli nel loro equivalente parallelo è possibile calcolare la tensione magnetica tra i due nodi della rete magnetica. Questa vale $U = ((N1*I/\theta\delta) - (N2*I/\theta\delta))/(3/\theta\delta) = -200 \text{ Asp}$. Da cui è possibile calcolare i flussi $\phi1 = (N1*I - U)/\theta\delta = 0.77552 \text{ mWb}$, $\phi2 = -(U)/\theta\delta = -0.2585 \text{ mWb}$, $\phi3 = (U + N2*I)/\theta\delta = 1.034 \text{ mWb}$. La forza f di natura attrattiva è allora pari a come $f = (\phi1^2 + \phi2^2 + \phi3^2)/(2*\mu0*A_{fe}) = 384.045 \text{ N}$ }

ESERCITAZIONE 7

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex7.1

Dato il circuito in figura 7.1 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$$R1 = 0.1 \Omega, R2 = 5 \Omega, R3 = 5 \Omega$$

$$X4 = 3 \Omega, X5 = 4 \Omega$$

$$Xc = 6 \Omega$$

$$\bar{V}_s = 50 + j80 \text{ V}, \bar{I}_s = 10 \text{ A}$$

$$k = 0.8$$

Determinare la potenza dissipata su R1.

$$[P_{R1} = 6.4 \text{ W}]$$

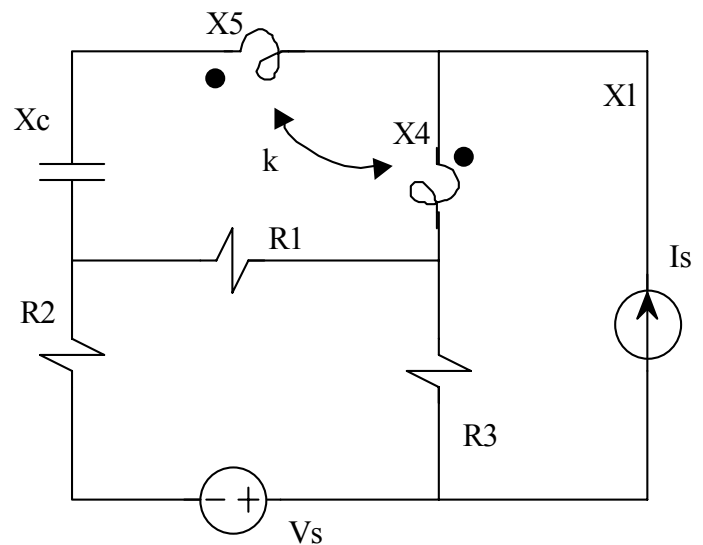


Fig. 7.1

{Conviene determinare il bipolo equivalente serie ai morsetti del resistore R1. E' quindi necessario determinare la tensione a vuoto e la resistenza equivalente.

Per determinare la tensione a vuoto conviene scrivere una legge alla maglia che comprende i resistori R2, R3 e il generatore Vs. Ipotizzando che la corrente I3 che percorre R3 sia diretta verso il basso e la corrente I4 che percorre R4 sia diretta verso l'alto, e calcolando la tensione a vuoto diretta verso sinistra, si ottiene la seguente equazione fasoriale:

$V_V = -(V_s + R_2 \cdot I_3 + R_3 \cdot I_4)$. E' quindi necessario determinare le due correnti. Per fare questo si scrive una equazione alle maglie più esterna e al nodo e si ottiene quanto segue:

$$V_s + V_{R3} + V_{X4} + V_{X5} + V_{Xc} + V_{R2} = 0$$

$$I_s = I_4 - I_3$$

I diversi contributi che compaiono nelle due equazioni sono i seguenti:

$V_{R3} = R_3 \cdot I_3$, $V_{R2} = R_2 \cdot I_2$, $V_{Xc} = -j \cdot X_c \cdot I_5$, $V_{X4} = j \cdot X_4 \cdot I_4 + j \cdot X_{45} \cdot I_5$, $V_{X5} = j \cdot X_{45} \cdot I_4 + j \cdot X_5 \cdot I_5$ (dove $X_{45} = k \cdot \sqrt{X_4 \cdot X_5} = 2.77 \Omega$). Si ottengono quindi due equazioni in due incognite, e sostituendo si ottiene $I_3 = (V_s + (R_3 + j(X_4 + X_{45})) \cdot I_s) / (R_2 + R_3 + j(X_4 + X_5 + 2 \cdot X_{45} - X_c)) = -13.31 - j5.06 \text{ A}$ e $I_4 = I_s + I_3 = -3.31 - j5.06 \text{ A}$.

Sostituendo si ottiene allora la tensione a vuoto che e' pari a $V_V = 33.12 - j29.38 \text{ V}$.

Per determinare l'impedenza equivalente si rende la rete passiva, si impone una corrente sonda I^ e si calcola la tensione V^* che ne segue. Si trova quindi che l'impedenza equivalente $Z_{eq} = V^* / I^*$ e' data dal parallelo della resistenza $R_{23} = R_2 + R_3$ con l'impedenza $Z = j(X_4 + X_5 + 2 \cdot X_{45} - X_c)$, si ottiene allora $Z_{eq} = 1 / (1/Z + 1/R_{23}) = 3 + j4.58 \Omega$. La potenza dissipata e' data da $P_{R1} = R_1 \cdot I_{R1}^2$ il modulo della corrente che percorre la resistenza R1 e' pari a $I_{R1} = |V_V| / |Z_{eq} + R_1| = 8 \text{ A}$ da cui $P_{R1} = 6.4 \text{ W}$ }*

Ex7.2

Dato il circuito in figura 7.2 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$$R1 = 5 \Omega, R2 = 9 \Omega$$

$$C = 200 \mu\text{F}, L1 = 1 \text{ mH}, L2 = 3 \text{ mH}, k = 0.85$$

$$V = 80 \text{ V}, A = 10 \text{ A}, \phi = \pi/3, f = 100 \text{ Hz}$$

Determinare il bipolo equivalente serie visto ai morsetti AB

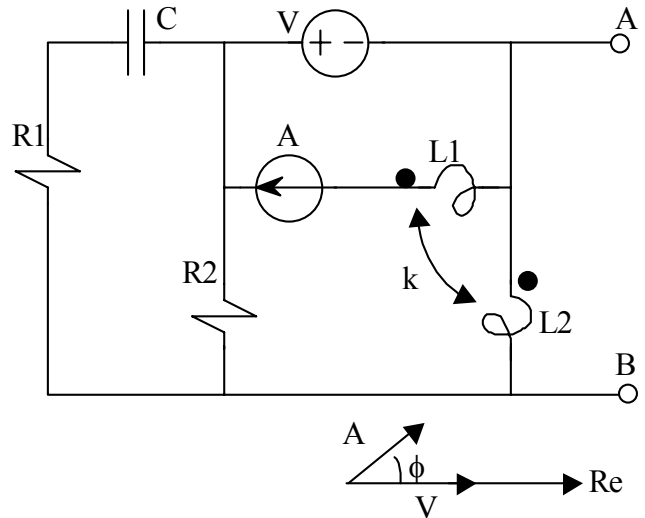


Fig. 7.2

$$[V_v = 10.735 - j40.125 \text{ V}, Z_{eq} = 0.755 - j1.983 \Omega]$$

{i fasori rappresentativi dei due generatori sono i seguenti: $A = A \cdot e^{j\phi} = 5 + j \cdot 8.667 \text{ A}$, $V = 80 \text{ V}$. La mutua induttanza e' data da $L_m = k \cdot \sqrt{L1 \cdot L2} = 1.472 \text{ mH}$. Da cui si ricavano le rispettive reattanze:

$$X1 = \omega L1 = 0.628 \Omega, X2 = \omega L2 = 1.885 \Omega, X_m = \omega L_m = 0.925 \Omega, \text{ inoltre } X_c = 1/(\omega C) = 7.958 \Omega.$$

Prima di cercare l'equivalente serie, e' possibile semplificare la rete sostituendo a $R1 - X_c - R2$ l'impedenza equivalente data dal parallelo della serie di $X_c - R1$ con $R2$, chiamando questa impedenza $Z1$ si ottiene $Z1 = 1/(Y1 + 1/R2) = 4.627 - j \cdot 2.486 \Omega$, dove $Y1 = 1/(R1 - jX_c)$.

La tensione a vuoto e' la tensione V_{X2} ed e' pari a $V_{X2} = jX2 \cdot I2 - jX_m \cdot A$ (con $I2$ diretta verso il basso). E' quindi necessario calcolare la corrente $I2$, conviene considerare la maglia esterna costituita da $Z1, V, X2$. La corrente che percorre $Z1$ e' ancora $I2$ e dalla legge alla maglia si ricava $I2 = (jX_m \cdot A - V)/(jX2 + Z1) = -18.83 - j1.445 \text{ A}$. La tensione a vuoto risulta allora pari a $V_v = 10.735 - j40.125 \text{ V}$. Per il calcolo di Z_{eq} si impone una tensione sonda V^* e si calcola la corrente I^* che ne deriva una volta che si sia resa la rete passiva. Si ottiene $Z_{eq} = V^*/I^* = 1/((1/Z1) + 1/(jX2)) = 0.755 + j1.983 \Omega$

Ex 7.3

Dato il circuito in figura 7.3 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$$V = 20 \text{ V}, R = 5 \Omega, X_c = 2 \Omega$$

$$X1 = 4 \Omega, X2 = 5 \Omega, k = 0.9$$

$$f = 50 \text{ Hz}, \delta = \pi/6$$

Determinare la tensione $v(t)$

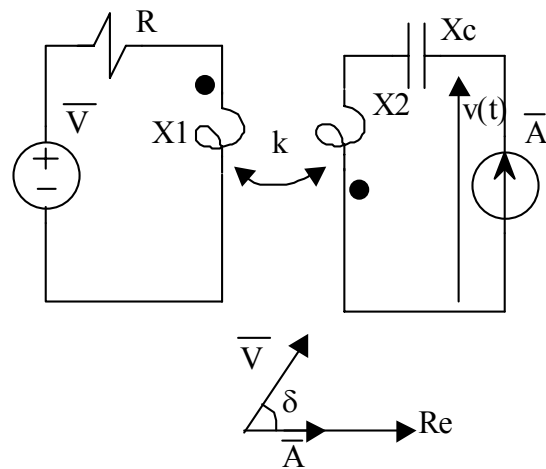


Fig. 7.3

$$[v(t) = 19.733 \cdot \cos(314.15t - 0.077) \text{ V}]$$

{Si calcola il bipolo equivalente serie visto ai morsetti del generatore di corrente. La tensione a vuoto e' data dalla sola $V2 = -jX_m I1$. La corrente $I1$ si trova scrivendo una

legge delle tensioni alla prima maglia che risulta la seguente: $V = R \cdot I + jX1 \cdot I$, da cui $I = V / (R + jX1) = 3.088 - j0.47 \text{ A}$ (presa entrante nel morsetto contrassegnato) e $V_v = -1.893 - j12.43 \text{ V}$. Per il calcolo dell'impedenza equivalente si impone una corrente sonda I^* e si calcola la tensione V^* che ne risulta, la Z_{eq} è data dal loro rapporto ($Z_{eq} = V^* / I^*$). Imponendo tale corrente si ottengono le seguenti due equazioni:

$$jX1 \cdot I - jXm \cdot I^* + R1 \cdot I = 0$$

$$V^* = jX2 \cdot I^* - jXm \cdot I - jXc \cdot I^*$$

Da cui si ricava $V^* / I^* = jX2 + Xm^2 / (R1 + jX1) - jXc = 1.976 + j \cdot 1.42 \ \Omega$

Il fasore rappresentativo della tensione V richiesta è pari a $V = V_v + Z_{eq} \cdot A = 13.953 \cdot e^{-j0.077}$, da cui si ottiene la seguente espressione in funzione del tempo: $v(t) = 19.733 \cdot \cos(314.15t - 0.077) \text{ V}$

Ex7.4

Dato il circuito in figura 7.4 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

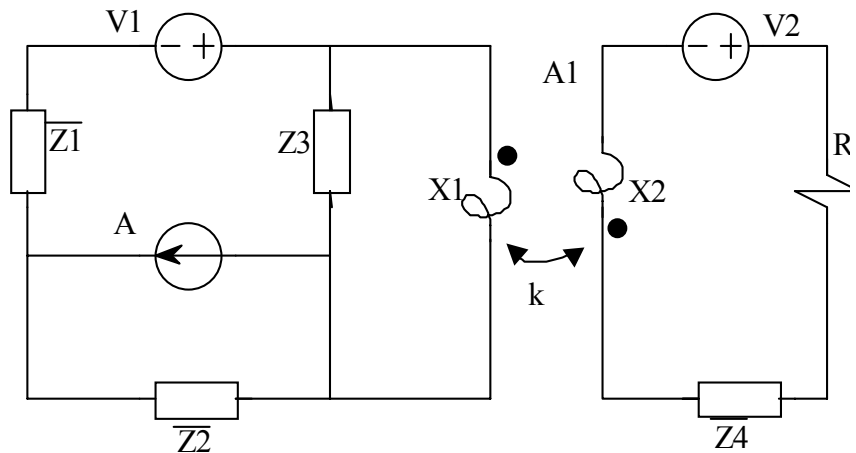
$$\overline{A1} = 5 - j5 \text{ A}, \overline{V1} = 40 \text{ V}$$

$$\overline{V2} = j30 \text{ V}, R = 4 \ \Omega,$$

$$X1 = 2 \ \Omega, X2 = 8 \ \Omega, k = 0.9$$

$$\overline{Z1} = 3 \ \Omega, \overline{Z2} = j2 \ \Omega,$$

$$\overline{Z3} = j2 \ \Omega, \overline{Z4} = 1 \ \Omega$$



Determinare la potenza dissipata sul resistore R.

$$[P_R = 23.75 \text{ W}]$$

Fig. 7.4

{Conviene calcolare il bipolo equivalente serie visto ai morsetti del resistore R. Procedendo per semplificazioni successive si trova il bipolo equivalente serie ai morsetti di X1 e poi quello a i morsetti di R. Per il calcolo del bipolo equivalente serie ai morsetti di X1, si calcola la tensione a vuoto V_{v1} e l'impedenza equivalente Z_{eq1} . La tensione a vuoto è data da $V_{v1} = Z3 \cdot I3$, trasformando il bipolo parallelo A-Z2 nel suo equivalente serie si trova con la legge del partitore di tensione la tensione a vuoto $V_{v1} = (V1 + Z2 \cdot A) \cdot Z3 / (Z3 + Z1 + Z2) = 13.6 + j \cdot 15.2 \text{ V}$. L'impedenza equivalente è data dal parallelo di Z3 con la serie di Z1 e Z2, $Z_{eq1} = 1 / ((1/Z3) + 1/(Z1 + Z2)) = 0.48 + j \cdot 1.36 \ \Omega$. Si calcola ora il bipolo equivalente serie visto dai morsetti del resistore La tensione a vuoto è pari alla somma di V_{X2} e di $V2$. La tensione V_{X2} è data da $V_{X2} = -jXm \cdot I$. La corrente I si calcola scrivendo una legge alla maglia, si ottiene quindi la seguente relazione $jX1 \cdot I - V_{v1} + Z_{eq1} \cdot I = 0$, da cui $I = 5 + j \cdot 3.33 \text{ A}$, sostituendo si ottiene la tensione a vuoto $V_v = -12 + j12 \text{ V}$. Per il calcolo dell'impedenza equivalente si impone una corrente sonda I^* entrante nel morsetto superiore e si calcola la tensione V^* diretta verso l'alto che ne deriva, l'impedenza equivalente è data dal rapporto di tale tensione e della corrente sonda. Si ottiene $V^* = jX2 \cdot I^* - jXm \cdot I + Z4 \cdot I^*$, dove la corrente I (diretta verso il morsetto contrassegnato) può essere calcolata considerando la prima maglia dalla seguente legge delle tensioni $jX1 \cdot I - jXm \cdot I^* + Z_{eq1} \cdot I = 0$, da cui $I = jXm \cdot I^* / (Z_{eq1} + jX1)$, sostituendo si ottiene l'impedenza equivalente $Z_{eq} = jX2 + Xm^2 / (Z_{eq1} + jX1) + Z4 = 1.54 + j4.22 \ \Omega$. La potenza dissipata è data dal prodotto della

resistenza per il modulo della corrente al quadrato, si ottiene allora $P_R = R \cdot \left| \frac{V_v}{R + Z_{eq}} \right|^2 = 23.75 \text{ W}$

ESERCITAZIONE 6

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex6.1

Dato il circuito in figura 6.1 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$R1 = 3 \Omega$, $R2 = 4 \Omega$, $R3 = 5 \Omega$
 $R4 = 4 \Omega$, $Xc1 = 2 \Omega$, $Xc2 = 3 \Omega$
 $Xl = 2 \Omega$, $Iz = 20 \text{ A}$, $Pz = 400 \text{ W}$
 $Qz = 300 \text{ Var (ind)}$

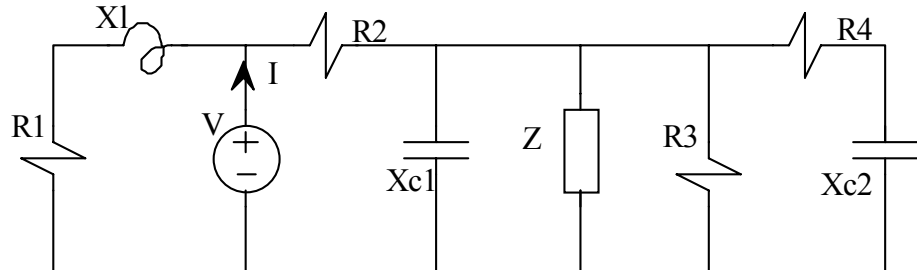


Fig. 6.1

Determinare i valori della tensione del generatore V, della corrente da esso erogata e del loro sfasamento reciproco.

[$V = 125.78 \text{ V}$, $I = 57.38 \text{ A}$, $\phi = 18.97^\circ \text{ (ind.)}$]

{Si procede seguendo il metodo di Boucherot. Per trovare la tensione V è necessario trovare la potenza attiva, reattiva e apparente totale ai morsetti del generatore. Per fare questo conviene dividere la rete in tre sezioni:

- sez. a comprende Xc1, Z, R3, R4 e Xc2
- sez. b comprende R2;
- sez. c comprende R1 e Xl

Alla sez. a la potenza attiva totale è la somma di diversi contributi:

$$Pa = Pz + PR3 + PR4$$

*dove $Pz = 400 \text{ W}$, $PR3 = VR3^2/R3$, $PR4 = R4 * IR4^2$. La tensione ai capi di R3 è la stessa che c'è ai capi di Z e vale $VR3 = \sqrt{Pz^2 + Qz^2} / Iz = 25 \text{ V}$. La corrente su R4 è pari a*

$$IR4 = Vz / \sqrt{R4^2 + Xc2^2} = 5 \text{ A quindi } Pa = 625 \text{ W.}$$

Mentre la potenza reattiva è la seguente:

$$Qa = -Q_{Xc2} + Qz - Q_{Xc1}, \text{ dove } Q_{Xc2} = Xc2 * IR4^2 = 75 \text{ Var}, Q_{Xc1} = Vz^2 / Xc1 = 312.5 \text{ Var}, \text{ da cui } Qa = -87.5 \text{ Var.}$$

*Alla sez. b si ha $Qb = Qa$, $Pb = Pa + R2 * I2^2$. La corrente I2 è data da*

$$I2 = \sqrt{Pa^2 + Qa^2} / Vz = 25.24 \text{ A. Quindi } Pb = 3174 \text{ W.}$$

*Alla sez. c $Pc = Pb + P1$, $Q1 = Qb + Q1$. Dove $P1 = R1 * I1^2$ e $Q1 = Xl * I1^2$. Per il calcolo della corrente I1 conviene calcolare la tensione ai capi dell'impedenza R1-Xl (che è la stessa che c'è ai capi del generatore V). Questa tensione è pari a $V1 = \sqrt{Pb^2 + Qb^2} / I2 = 125.78 \text{ V}$. Nota V1 la*

corrente I1 risulta pari a $I1 = V1 / \sqrt{R1^2 + Xl^2} = 34.89 \text{ A}$. Risulta allora $Pc = 6825 \text{ W}$ e $Qc = 2346.5$

Var. La potenza apparente totale è pari a $Ac = \sqrt{Pc^2 + Qc^2} = 7217.1 \text{ VA}$, la tensione del generatore vale $V = V1 = 125.78 \text{ V}$, la corrente ai capi del generatore è pari a $I = Ac / V = 57.38 \text{ A}$, lo sfasamento è pari a $\phi = \text{acos}(Pc / Ac) = 0.311 \text{ rad} = 18.97^\circ$ }

Ex6.2

Dato il circuito in figura 6.2, sono noti:

$R1 = 50 \Omega$, $R2 = 2 \Omega$, $R3 = 4 \Omega$, $R4 = 4 \Omega$,

$Xc1 = 3 \Omega$, $Xl = 6 \Omega$,

$Pz = 1600 \text{ W}$, $\cos\phi_z = 0.8$ (ind.) $Vz = 100\text{V}$

$f = 50 \text{ Hz}$.

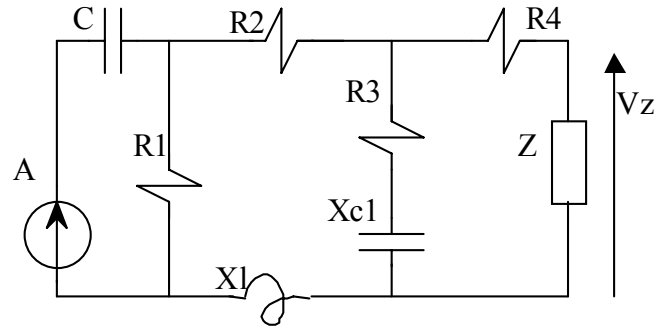


Fig. 6.2

Determinare il valore della capacità C affinché il fattore di potenza ($\cos\phi$) del generatore A risulti pari a 0.9 (ind.)

[$C = 2.131 \text{ mF}$]

{Si procede utilizzando il metodo di Boucherot per calcolare il fattore di potenza che risulta ai capi del generatore A quando non sia presente il condensatore C, e successivamente si calcola il valore della capacità C tale da avere un $\cos\phi = 0.9$ ind.

Si divide la rete nelle seguenti sezioni:

- sez. a -> impedenza Z e R4
- sez. b -> impedenza R3-Xc1
- sez. c -> impedenza R2-Xl
- sez. d -> R1
- sez. e -> C

Alla sez. a si ha $Pa = Pz + R4 \cdot Iz^2 = 3.2 \text{ kW}$, $Qz = Pz \cdot \tan(\phi) = 1.2 \text{ kVar}$, $Ia = Iz = P/(V \cdot \cos\phi) = 20 \text{ A}$, $Va = \sqrt{Pa^2 + Qa^2} / Iz = 170.88 \text{ V}$. Alla sez. b si ha $Pb = Pa + PR3$, $Qb = Qa - Q_{Xc1}$. Ma $PR3 = R3 \cdot I_{R3}^2$, dove $I_{R3} = Va / \sqrt{R3^2 + Xc1^2} = 34.176 \text{ A}$, quindi $Pb = 7.872 \text{ kW}$ e $Qb = -2.304 \text{ kVar}$ e $Ib = \sqrt{Pb^2 + Qb^2} / Va = 48 \text{ A}$.

Alla sez. c si ha $Pc = Pb + PR2$ e $Qc = Qb + Q_{Xl}$. Dove $PR2 = R2 \cdot I2^2$ e $Q_{Xl} = Xl \cdot I2^2$. La corrente I2 è pari a Ib quindi $Pc = 12.48 \text{ kW}$ e $Qc = 11.52 \text{ kVar}$. Alla sezione c si ha inoltre $Ic = Ib$, e $Vc = \sqrt{Pc^2 + Qc^2} / Ic = 353.84 \text{ V}$. Nella sez. d si ha $Pd = Pc + Vc^2 / R1 = 14.98 \text{ kW}$ e $Qd = Qc$. Si ha inoltre $Vd = Vc$ e $Id = \sqrt{Pd^2 + Qd^2} / Vc = 53.42 \text{ A}$

In assenza del condensatore il $\cos\phi$ è pari a $\cos\phi = Pd / \sqrt{Pd^2 + Qd^2} = 0.793$. Se si aggiunge il condensatore, nella sez. e si ha $Qe = Pd \cdot \tan\phi^* = Qd - Q^* = 7.257 \text{ kVar}$ quindi $Q^* = 4.263 \text{ kVar}$ (cap) da cui si ricava $C = Id^2 / (\omega \cdot Q^*) = 2.131 \text{ mF}$

Ex 6.3

Dato il circuito in figura 6.3 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$\bar{V} = 40 - j10 \text{ V}$, $R = 20 \Omega$, $Xc = 12 \Omega$

$X1 = 4 \Omega$, $X2 = 8 \Omega$, $k = 0.9$

Determinare la corrente I

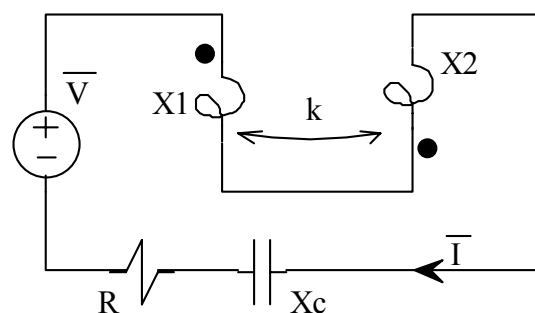


Fig. 6.3

Si consideri poi il caso in cui si abbia lo stesso circuito ma con il puntino su X2 posizionato in alto.

[CASO 1: $\bar{I} = 1.386-j1.206$ A

CASO 2: $\bar{I} = 1.79+j0.412$ A]

{Scrivendo la legge alla maglia si ottiene: $\bar{V} = \bar{V}_1 + \bar{V}_2 - jX_c \bar{I} + R \bar{I}$ del resto le tensioni V_1 e V_2

sono date da $\bar{V}_1 = jX_1 \bar{I}_1 + jX_m \bar{I}_2$ e $\bar{V}_2 = jX_m \bar{I}_1 + jX_2 \bar{I}_2$ dove $X_m = k \sqrt{X_1 X_2} = 5.091 \Omega$. La

corrente I e' data da $\bar{I} = \frac{\bar{V}}{j(X_1 + 2X_m + X_2 - X_c) + R} = 1.386-j1.206$ A.

Se il puntino su X2 è posizionato in alto le relazioni sul mutuo induttore diventano le seguenti:

$\bar{V}_1 = jX_1 \bar{I}_1 - jX_m \bar{I}_2$ e $\bar{V}_2 = jX_m \bar{I}_1 - jX_2 \bar{I}_2$ e quindi

$\bar{I} = \frac{\bar{V}}{j(X_1 - 2X_m + X_2 - X_c) + R} = 1.79+j0.412$ A}

Ex6.4

Dato il circuito in figura 6.4 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$\bar{A}_1 = 40-j10$ V, $R = 20 \Omega$,

$X_1 = 4 \Omega$, $X_2 = 8 \Omega$, $k = 0.9$

$f = 50$ Hz

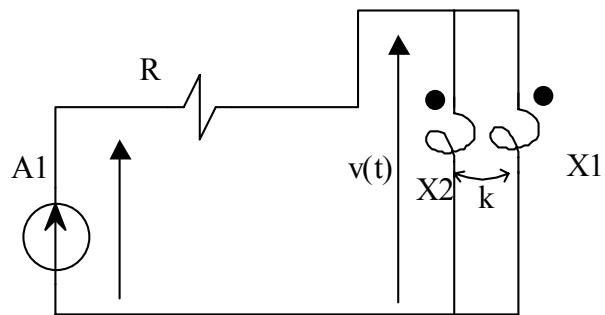


Fig. 6.4

Determinare la tensione $v(t)$

$[v(t) = 195.04 \cdot \cos(314.15 \cdot t + 1.326)]$ V]

{Il fasore tensione V è dato da $V = jX_1 \cdot I_1 + jX_m \cdot I_2 = jX_2 \cdot I_2 + jX_m \cdot I_1$. E' quindi necessario calcolare le due correnti I_1 e I_2 . Invertendo la relazione tensioni (V_1 , V_2) e (I_1 , I_2) si ottiene: $I_1 = j(X_2 - X_m) \cdot V / (X_m^2 - X_1 \cdot X_2)$ e $I_2 = j(X_1 - X_m) \cdot V / (X_m^2 - X_1 \cdot X_2)$. Introducendo la legge al nodo si ottiene $A_1 = V \cdot (j \cdot (X_1 + X_2 - 2X_m) / (X_m^2 - X_1 \cdot X_2))$ si ottiene quindi $V = A_1 \cdot j(X_1 X_2 - X_m^2) / (X_2 + X_1 - 2X_m) = 33.45 + j133.79$ e quindi $v(t) = 195.07 \cdot \cos(314.15 \cdot t + 1.326)$ }

Esercizi proposti

Ex 6.5

Dato il circuito in figura 6.5, sono noti:

$V_u = 280$ V $P_u = 1$ kW

$\phi_u = \pi/4$ (ind) $f = 50$ Hz $R_1 = 17 \Omega$

$X_c = 200 \Omega$, $R_2 = 10 \Omega$

Determinare il valore della capacità C_x in modo che la corrente I sia in fase con la tensione V_1

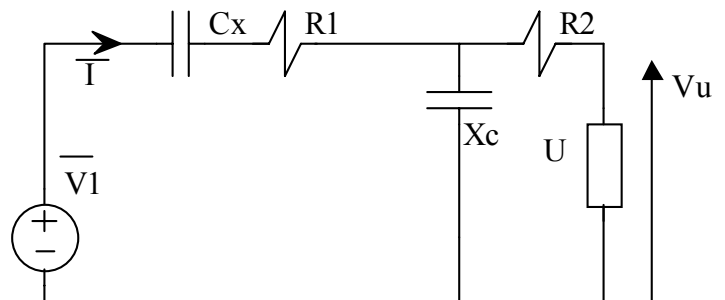


Fig. 6.5

[$C = 115.91 \mu\text{F}$]

{Si procede utilizzando il metodo di Boucherot. Si individuano le seguenti sezioni:

- sez a -> R-U
- sez b -> Xc
- sez c -> R1
- sez d -> Cx

Alla sez a si ha $P_a = P_u + PR_2 = P_u + R_2 \cdot I_u^2$, ma $I_u = P_u / (V_u \cdot \cos \phi) = 5.051 \text{ A}$, quindi $P_a = 1.255 \text{ kW}$
 $Q_a = Q_u = P_u \cdot \tan \phi = 1 \text{ kVar}$, $V_a = \sqrt{P_a^2 + Q_a^2} / I_u = 317.72 \text{ V}$. Nella sez. b si ha $P_b = P_a$, $Q_b = Q_a - V_a^2 / X_c = 495.2 \text{ Var}$ e $I_b = \sqrt{P_b^2 + Q_b^2} / V_a = 4.247 \text{ A}$. Il condensatore Cx deve fornire una potenza reattiva pari a Q_b e quindi $C_x = I_b^2 / (\omega \cdot Q_b) = 115.91 \mu\text{F}$.

L'esercizio poteva essere risolto anche in altro modo calcolando il modulo dell'impedenza Z_u come $Z_u = V_u / I_u$ e poi calcolando la parte reale e immaginaria di tale impedenza ($R_u = Z_u \cdot \cos \phi$ e $X_u = Z_u \cdot \sin \phi$). Affinché la corrente e la tensione siano in fase la parte immaginaria dell'impedenza vista ai morsetti di V1 deve essere nulla. Imponendo questa condizione si trova la soluzione}

Ex 6.6

Dato il circuito in figura 6.6, sono noti:

$V = 200 \text{ V}$, $I = 5 \text{ A ind.}$, $P = 800 \text{ W}$

$R_1 = 10 \Omega$, $X_c = 100 \Omega$, $X_l = 5 \Omega$

$R_2 = 50 \Omega$

Determinare l'impedenza Z

$[Z = 11.574 + j21.546 \Omega]$

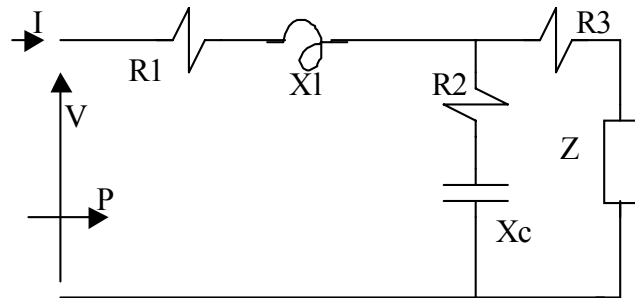


Fig. 6.6

{Si utilizza il metodo di Boucherot partendo da sinistra}

ESERCITAZIONE 5

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex5.1

Dato il circuito in figura 5.1, sono noti:

$R = 6 \Omega$, $L = 1 \text{ mH}$, $C = 12 \mu\text{F}$

$f = 50 \text{ Hz}$, $\delta = \pi/6$

$V_1 = 18 \text{ V}$, $I_1 = 18 \text{ A}$

Determinare la tensione $v(t)$ e lo sfasamento di V_r rispetto a I_c .

$[v(t) = 131.27 \cdot \cos(314.15 \cdot t + 0.598) \text{ V}$
 $\phi = 1.477 \text{ rad}]$

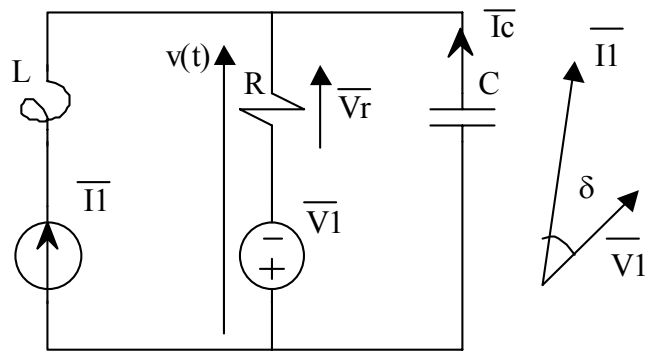


Fig. 5.1

{Scegliendo di posizionare l'asse reale allineato con il fasore tensione \bar{V}_1 , si ottiene che la

tensione \bar{V}_1 nel dominio fasoriale vale 18 V mentre la corrente $\bar{I}_1 = 18 \cdot e^{j\frac{\pi}{6}} = 15.59 + j9 \text{ A}$. La rete è costituita dal parallelo di \bar{I}_1 , $\bar{V}_1 - \bar{Z}_r$ (dove $\bar{Z}_r = R$), $\bar{Z}_c = -jX_c$. La reattanza X_c può essere facilmente calcolata come $X_c = 1/(\omega C) = 265.3 \Omega$, ($\omega = 2 \cdot \pi \cdot f$). X_l , essendo in serie ad un generatore di corrente, non viene visto ai morsetti esterni..

La tensione $v(t)$ richiesta è quella ai capi di X_c , che può essere calcolata in diversi modi: si può infatti semplificare la parte rimanente della rete cercando il bipolo equivalente serie oppure si può trasformare il bipolo $\bar{V}_1 - \bar{Z}_r$ nel suo equivalente parallelo riducendo così la rete nel parallelo di \bar{I}_1 , $\bar{V}_1/R_1 - Y_1$, Y_c . Ricordando la relazione $\bar{I} = \bar{Y} \cdot \bar{V}$ si può calcolare la tensione richiesta come $\bar{V} = (\bar{I}_1 - (\bar{V}_1/\bar{Z}_r))/((1/\bar{Z}_r) + 1/(\bar{Z}_c)) = 76.71 + j52.26 \text{ V}$, la tensione $v(t)$ risulta allora pari a $v(t) = |\bar{V}| \sqrt{2} \cdot \cos(\omega t + a \tan(\text{Im}(\bar{V})/\text{Re}(\bar{V}))) = 131.274 \cdot \cos(314.15 \cdot t + 0.598) \text{ V}$

La tensione \bar{V}_r si trova scrivendo la legge delle tensioni e risulta pari a $\bar{V}_r = \bar{V} + \bar{V}_1 = 94.71 + j52.265 \text{ V}$. La corrente \bar{I}_c risulta $\bar{I}_c = -\bar{V}/\bar{Z}_c = 0.197 - j0.289 \text{ A}$. L'angolo ϕ richiesto è pari a $\phi = \arg(\bar{V}_r \cdot \bar{I}_c) = 1.477 \text{ rad}$ }

Ex5.2

Dato il circuito in figura 5.2, sono noti:
 $\bar{V}_1 = 10 \text{ V}$, $\bar{V}_2 = j*12 \text{ V}$, $R_1 = 2 \Omega$, $R_2 = 4 \Omega$
 $R_3 = 5 \Omega$, $R_4 = 10 \Omega$, $X_c = 2 \Omega$, $X_l = 3 \Omega$,
 $f = 50 \text{ Hz}$.

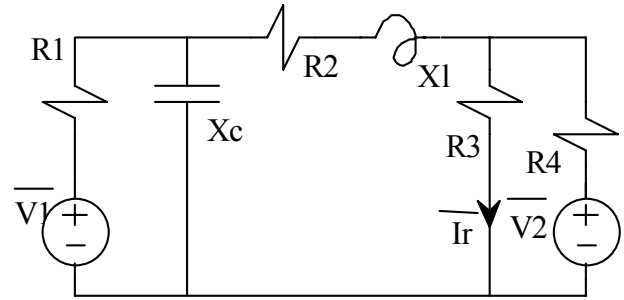


Fig. 5.2

Determinare $i_r(t)$

$[i_r(t) = 0.306*\cos(314.15*t+0.132) \text{ A}]$

{Conviene semplificare la parte di rete di sinistra (costituita dal bipolo a tipo serie costituito dal generatore di tensione \bar{V}_1 e dall'impedenza $\bar{Z}_1 = R_1$, in parallelo a $\bar{Z}_c = -j X_c$, in serie a $\bar{Z}_2 = R_2 + jX_l$). La tensione a vuoto si trova con la regola del partitore di tensione e vale $\bar{V}_v = \bar{V}_1 \cdot \bar{Z}_c / (\bar{Z}_c + \bar{Z}_1) = 5 - j5 \text{ V}$, l'impedenza equivalente è data dalla serie di \bar{Z}_2 e del parallelo di \bar{Z}_1 e \bar{Z}_c , $\bar{Z}_{eq} = 5 + j2 \Omega$. La corrente \bar{I}_r può essere calcolata trasformando i due bipoli $\bar{V}_v - \bar{Z}_{eq}$ e $\bar{V}_2 - \bar{Z}_4$ ($\bar{Z}_4 = R_4$) nel loro equivalente parallelo e applicando la regola del partitore di corrente, (dove $\bar{Y}_{eq} = 1/\bar{Z}_{eq}$, $\bar{Y}_3 = 1/\bar{Z}_3$, ($\bar{Z}_3 = R_3$) $\bar{Y}_4 = 1/\bar{Z}_4$) si ottiene quindi:

$\bar{I}_r = ((\bar{V}_v / \bar{Z}_{eq}) + (\bar{V}_2 / \bar{Z}_4)) * \bar{Y}_3 / (\bar{Y}_3 + \bar{Y}_4 + \bar{Y}_{eq}) = 0.215 + j0.028 \text{ A}$.

La corrente $i_r(t)$ risulta allora pari a $i_r(t) = 0.306*\cos(314.15*t+0.132) \text{ A}$

Ex5.3

Dato il circuito in figura 5.3 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:
 $\bar{Z}_1 = 1 - j \Omega$, $\bar{Z}_2 = 2 + j \Omega$, $\bar{Z}_3 = 1 - j2 \Omega$,
 $\bar{Z}_4 = 3 + j2 \Omega$, $V = 120 \text{ V}$,
 $I_1 = 80 \text{ A}$, $I_2 = 50 \text{ A}$

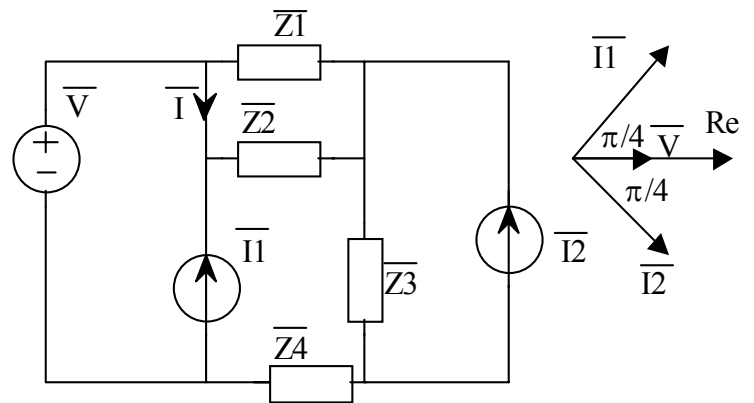


Fig. 5.3

Determinare in modulo e fase la corrente I

$[\bar{I} = -39 - j58.68 \text{ A}]$

{Conviene semplificare il circuito cercando il bipolo equivalente serie visto dai morsetti del ramo percorso dalla corrente I .

L'impedenza equivalente è data da

$\bar{Z}_{eq} = (\bar{Z}_3 + \bar{Z}_4) // \bar{Z}_1 + \bar{Z}_2 = 2.923 + j0.385 \Omega$ (dove // indica il parallelo). Per il calcolo della

tensione a vuoto conviene trasformare il bipolo parallelo $\bar{I}_2 - \bar{Z}_3$ nel suo equivalente serie $\bar{V}_2 - \bar{Z}_3$ dove $\bar{V}_2 = \bar{I}_2 * \bar{Z}_3$. Si osserva a questo punto che l'impedenza \bar{Z}_3 risulta in serie a \bar{Z}_4 e che la rete è quindi costituita dal parallelo di $\bar{V} - \bar{Z}_1$, $\bar{I}_1 - \bar{Z}_2$ e $\bar{V}_2 - (\bar{Z}_3 + \bar{Z}_4)$.

La tensione a vuoto può essere calcolata una volta nota la tensione V_u sul bipolo $V_1 - Z_1$, che risulta pari a $\bar{V}_u = (\bar{I}_1 + \bar{V} / \bar{Z}_1 + \bar{V}_2 / (\bar{Z}_3 + \bar{Z}_4)) / (1/\bar{Z}_1 + 1/(\bar{Z}_3 + \bar{Z}_4)) = 154.86 + j16.83 \text{ V}$, risulta allora che la tensione a vuoto è pari a $\bar{V}_v = \bar{V} - \bar{V}_u - \bar{Z}_2 * \bar{I}_1 = -91.43 - j186.5 \text{ V}$.

La corrente \bar{I} richiesta è allora data da $\bar{I} = \bar{V}_v / \bar{Z}_{eq} = -39 - j58.68 \text{ A} = 70.46 * e^{j123.6} \text{ A}$.

Ex5.4

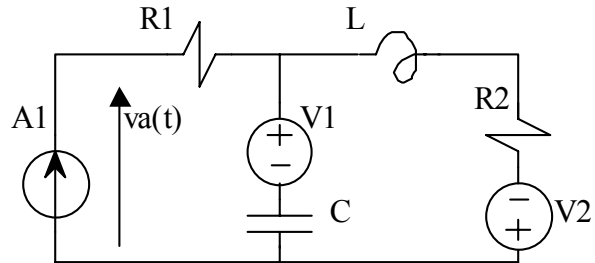
Dato il circuito in figura 5.4 funzionante in regime sinusoidale, sono noti:

$$v_1(t) = \sqrt{2} * 200 * \sin(500 * t) \text{ V}, v_2(t) = \sqrt{2} * 300 * \cos(500 * t) \text{ V}$$

$$a_1(t) = \sqrt{2} * 10 * \sin(500 * t - \pi/4) \text{ A}$$

$$R_1 = 5 \text{ } \Omega, R_2 = 10 \text{ } \Omega, L = 20 \text{ mH},$$

$$C = 100 \text{ } \mu\text{F}$$



Determinare la tensione $v_a(t)$

$$[v_a(t) = 428.46 * \cos(500 * t + 2.723) \text{ V}]$$

{I generatori di tensione e corrente espressi in regime fasoriale sono pari a :

$$V_1 = -j200 \text{ V}, V_2 = 300 \text{ V},$$

$$A_1 = 10 * e^{-j(\pi/4 + \pi/2)} \text{ A. Conviene semplificare}$$

*la rete di destra cercando il bipolo equivalente serie. Detti $Z_r = R_1, Z_c = -j/(\omega * C)$*

*(con $\omega = 500 \text{ rad/s}$), $Z_2 = R_2 + j * \omega * L$, l'impedenza equivalente Z_{eq} è data dalla serie di Z_r con il parallelo di Z_c e Z_2 . $Z_{eq} = Z_r + (Z_c // Z_2) = 25 \text{ } \Omega$.*

La tensione a vuoto è data dalla legge alla maglia e vale

$$V_v = V_1 - Z_c * (V_1 + V_2) / (Z_2 + Z_c) = -100 + j300 \text{ V}.$$

*La tensione $V_a = V_v + Z_{eq} * A_1 = -267.78 + j123.22 \text{ V}$. Ritornando nel dominio del tempo si trova $v_a(t) = 428.46 * \cos(500 * t + 2.723) \text{ V}$ }*

Fig. 5.4

Esercizi proposti

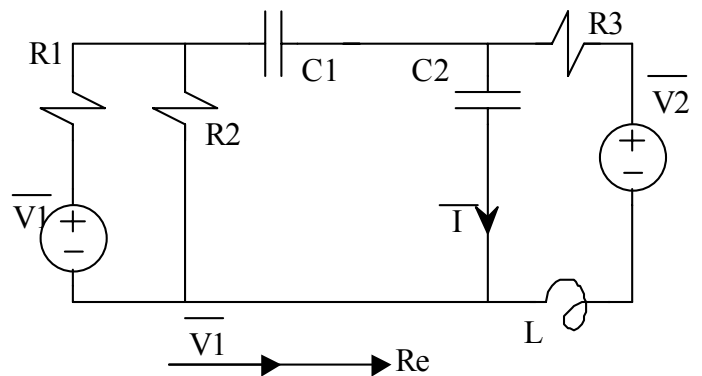
Ex5.5

Dato il circuito in figura 5.2, sono noti:

$$V_1 = 10 \text{ V}, R_1 = 5 \text{ } \Omega, R_2 = 20 \text{ } \Omega$$

$$R_3 = 6 \text{ } \Omega, R_4 = 10 \text{ } \Omega, C_1 = C_2 = 1 \text{ mF}$$

$$L = 0.1 \text{ H}, \omega = 100 \text{ rad/s}.$$



Calcolare V_2 in modulo e fase rispetto a V_1 in modo che $I = 0$.

$$[v_2(t) = 12.25 * \cos(100 * t - 0.921) \text{ V}]$$

Fig. 5.5

{Affinché la corrente I sia pari a zero dovrà

essere $I = V_{c2} / Z_{c2} = 0$ e quindi dovrà essere nulla la tensione ai capi di C_2 .

*Conviene semplificare la parte di rete di sinistra, costituita da $V_1 - R_1, R_2, C_1$. Detti $Z_1 = R_1, Z_2 = R_2, Z_c = -j/(\omega * C_2)$, l'impedenza equivalente risulta la serie di Z_c con il parallelo di Z_1 e Z_2 , $Z_{eq} = (Z_1 // Z_2) + Z_c = 4 - j * 10 \text{ } \Omega$. La tensione a vuoto può essere calcolata con la regola del partitore di tensione e risulta pari a $V_v = V_1 * Z_2 / (Z_2 + Z_1) = 8 \text{ V}$. La parte di rete di destra è costituita*

dall'impedenza $Z3 = R3 + j*(\omega*L)$ e dal generatore di tensione $V2$. Imponendo che la tensione ai capi di $C2$ sia nulla si ottiene: $Vc2 = Vv - Zeq*(Vv - V2)/(Zeq + Z3) = 0$, da cui si ottiene $V2 = 5.241 - j6.897$ e quindi $v2(t) = 12.25*cos(100*t - 0.921) V$

Ex5.6

Dato il circuito in figura 5.6, sono noti:

- $v1(t) = 14.139*\sin(10*t) V$, $R1 = 2 \Omega$, $R2 = 1 \Omega$
- $R3 = 4 \Omega$, $C1 = C2 = 0.1 F$
- $L1 = 0.1 H$, $L2 = 0.5 H$.

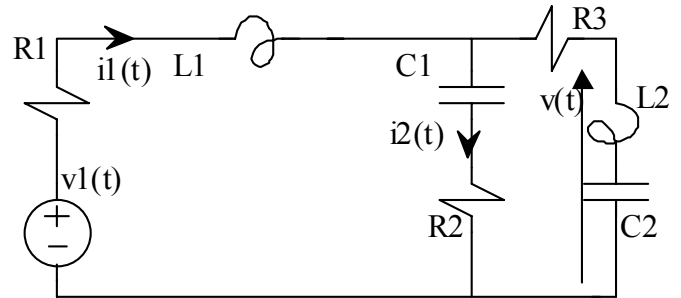


Fig. 5.6

Calcolare $i1(t)$, $i2(t)$, $v(t)$.

- $i1(t) = 4.432*cos(10*t - 1.663) A$,
- $i2(t) = 4.3*cos(10*t - 1.418) A$,
- $v(t) = 4.3*cos(10*t + 1.418) V$

{Il generatore di tensione $v1(t)$ in regime fasoriale è pari a $V1 = -j9.99 V$. La rete è costituita dal parallelo di 3 bipoli: $V1 - Z1$, $Z2$, $Z3$, dove $Z1 = R1 + j*\omega*L$, $Z2 = R2 - j/(\omega*C1)$, $Z3 = R3 + j*(\omega*L2 - 1/(\omega*C2))$. Per calcolare la tensione V conviene trasformare $V1 - Z1$ nel suo equivalente parallelo e notare che in tal modo si ottiene dalla relazione $I = Y*V$ che la tensione Vu ai capi di $Z2$ è pari a $Vu = (V1/Z1)/(1/Z1 + 1/Z2 + 1/Z3) = -2.543 - j3.467 V$. La tensione V si trova applicando la regola del partitore di tensione ed è pari a $V = Vu*(j*(\omega*L2 - 1/(\omega*C2)))/(Z3) = 0.462 - j3.005 V$, la corrente $I2$ è pari a $I2 = Vu/Z2 = 0.462 - j3.005 A$, la corrente $I1 = (V1 - Vu)/Z1 = -0.289 - j3.121 A$. Ritornando nel dominio del tempo si ottiene: $i1(t) = 4.432*cos(10*t - 1.663) A$, $i2(t) = 4.3*cos(10*t - 1.418) A$, $v(t) = 4.3*cos(10*t + 1.418) V$ }

ESERCITAZIONE 4

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex4.1

Dato il circuito in figura 4.1, sono noti:

$R = 8 \Omega$, $L = 10 \text{ mH}$, $C = 100 \mu\text{F}$.

$v(t) = 50 \cdot \cos(300 \cdot t + \pi/6) \text{ V}$

Determinare la corrente, le tensioni sul resistore, sul condensatore e sull'induttore nel dominio del tempo ed in quello fasoriale.

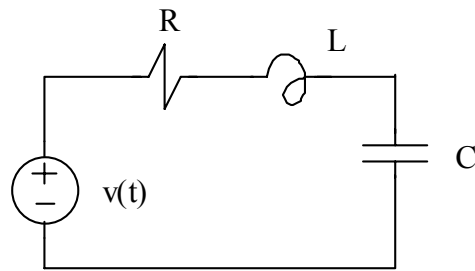


Fig. 4.1

$$\begin{aligned} [i(t) &= 1.594 \cdot \cos(300 \cdot t + 1.8387) \text{ A}, \\ v_r(t) &= 12.751 \cdot \cos(300 \cdot t + 1.837) \text{ V}, \\ v_l(t) &= 4.782 \cdot \cos(300 \cdot t + 3.407) \text{ V}, \\ v_c(t) &= 53.13 \cdot \cos(300 \cdot t + 0.266) \text{ V}] \end{aligned}$$

{E' necessario esprimere la sorgente di tensione nel dominio fasoriale. In tale dominio

$$\bar{V} = \frac{50}{\sqrt{2}} \cdot e^{j\frac{\pi}{6}} = \frac{50}{\sqrt{2}} \cdot (\cos \frac{\pi}{6} + j \cdot \sin \frac{\pi}{6}) = 30.62 + j \cdot 17.68 \text{ V. La pulsazione è pari a } \omega = 300 \text{ rad/s. Si}$$

può ricavare la reattanza induttiva $X_l = \omega \cdot L = 3 \Omega$, la reattanza capacitiva è pari a $X_c = 1/(\omega \cdot C) = 33.33 \Omega$. Scrivendo la legge alla maglia si ottiene la corrente

$\bar{I} = \bar{V} / (R + j \cdot (X_l - X_c)) = -0.296 + j \cdot 1.087 \text{ A}$. La tensione ai capi del resistore è pari a

$\bar{V}_r = R \cdot \bar{I} = -2.368 + j \cdot 8.7 \text{ V}$, la tensione sull'induttore vale $\bar{V}_l = j X_l \cdot \bar{I} = -3.262 - j \cdot 0.888 \text{ V}$, la tensione sul condensatore vale $\bar{V}_c = -j X_c \cdot \bar{I} = 36.249 + j \cdot 9.866 \text{ V}$. Per trasformare le grandezze trovate nel dominio del tempo si procede nel medesimo modo per tutte le grandezze. Ad esempio per la corrente si ha:

$$i(t) = I_M \cdot \cos(\omega t + \varphi), \text{ dove } I_M = \sqrt{2} \cdot \left\{ \sqrt{\text{Re}(\bar{I})^2 + \text{Im}(\bar{I})^2} \right\} \text{ e } \varphi = a \tan\left(\frac{\text{Im}(\bar{I})}{\text{Re}(\bar{I})}\right), \text{ se la parte reale è}$$

positiva, e $\varphi = a \tan\left(\frac{\text{Im}(\bar{I})}{\text{Re}(\bar{I})}\right) + \pi$ se è negativa. Si ottiene allora:

$$\begin{aligned} i(t) &= 1.594 \cdot \cos(300 \cdot t + 1.8387) \text{ A}, \\ v_r(t) &= 12.751 \cdot \cos(300 \cdot t + 1.837) \text{ V}, \\ v_l(t) &= 4.782 \cdot \cos(300 \cdot t + 3.407) \text{ V}, \\ v_c(t) &= 53.13 \cdot \cos(300 \cdot t + 0.266) \text{ V} \end{aligned}$$

Ex4.2

Dato il circuito in figura 4.2, sono noti:

$$I_1 = 18 \text{ A}, X_1 = 3 \Omega, R = 4 \Omega$$

$$X_c = 1 \Omega, \omega = 200 \text{ rad/s.}$$

Determinare lo sfasamento tra I_1 e V_1 , e $v_1(t)$

$$[\text{sfas} = 1.326 \text{ rad}, v_1(t) = 24.696 \cdot \cos(200 \cdot t - 0.54) \text{ V}]$$

{Il fasore \bar{I}_1 è pari a $\bar{I}_1 = 18 \cdot e^{j\pi/4} = 18 \cdot (\cos(\pi/4) + j \cdot \sin(\pi/4)) = 12.73 + j \cdot 12.73$. R e X_c sono in parallelo di conseguenza equivalgono ad una impedenza $\bar{Z}_{par} = 1/\bar{Y}_{par}$, dove $\bar{Y}_{par} = G + (-1/(j \cdot X_c))$, $\bar{Z}_{par} = 0.235 - j \cdot 0.941 \Omega$. La tensione \bar{V}_1 è pari a $\bar{V}_1 = \bar{I}_1 \cdot \bar{Z}_{par} = 14.974 - j \cdot 8.984 \text{ V}$. La tensione \bar{V}_1 nel dominio del tempo è pari a $v(t) = 24.696 \cdot \cos(200 \cdot t - 0.54) \text{ V}$. Lo sfasamento di \bar{I}_1 rispetto a \bar{V}_1 è pari alla differenza della fase della corrente e di quella della tensione: $\text{sfas} = \pi/4 - (-0.54) = 1.325 \text{ rad}$ }

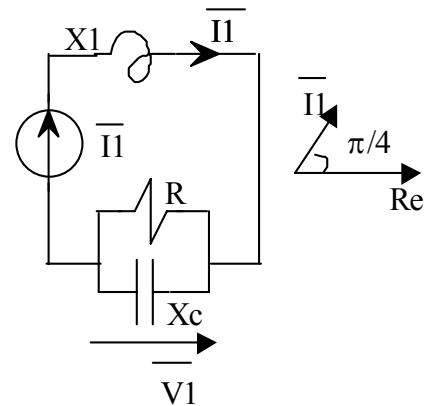


Fig. 4.2

Ex4.3

Dato il circuito in figura 4.3, sono noti:

$$X_1 = 30 \Omega, R_1 = 7 \Omega, R_2 = 10 \Omega, X_c = 18 \Omega$$

$$V_1 = 18 \text{ V}, V_2 = 20 \text{ V}, \delta = \pi/3$$

$$\omega = 100 \text{ rad/s}$$

Determinare la corrente $i(t)$ e il suo fasore rappresentativo

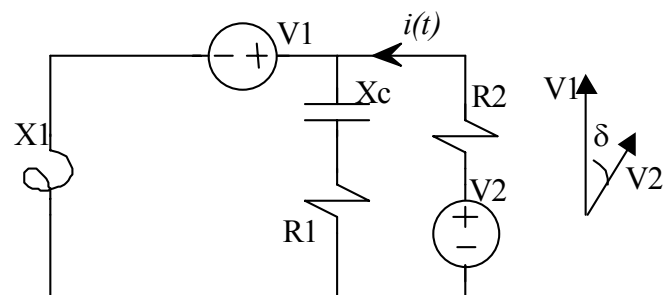


Fig. 4.3

$$[\bar{I} = -0.057 + j \cdot 0.511 \text{ A},$$

$$i(t) = 0.727 \cdot \cos(100 \cdot t + 1.682) \text{ A}]$$

{Poiché è dato lo sfasamento relativo tra \bar{V}_1 e \bar{V}_2 è necessario scegliere dove porre l'asse reale, la scelta più furba consiste nel posizionare tale asse su uno dei due fasori. Se si posiziona l'asse reale coincidente con \bar{V}_2 si ottiene: $\bar{V}_2 = 20 \text{ V}$, $\bar{V}_1 = 18 \cdot e^{j\delta} \text{ V} = 9 + j \cdot 15.59 \text{ V}$. A questo punto conviene semplificare la rete di sinistra che comprende $V_1 - X_1$, $R_1 - X_c$, trasformandolo nel bipolo equivalente serie. La tensione a vuoto può essere calcolata con la regola del partitore di tensione, $\bar{V}_v = \bar{V}_1 \cdot (R_1 - j \cdot X_c) / (j \cdot X_1 + R_1 - j \cdot X_c) = 9.174 - j \cdot 23.28 \text{ V}$. L'impedenza equivalente è pari al parallelo di X_1 con la serie di R_1 e X_c : $\bar{Z}_{eq} = 1 / (1/(j \cdot X_1) + 1/(R_1 - j \cdot X_c)) = 32.64 - j \cdot 25.96 \Omega$. A questo punto il fasore corrente può essere calcolato scrivendo una legge alla maglia e si ottiene: $\bar{I} = (\bar{V}_2 - \bar{V}_v) / (R_2 + \bar{Z}_{eq}) = -0.057 + j \cdot 0.511 \text{ A}$. Tornando nel dominio del tempo si ottiene $i(t) = 0.727 \cdot \cos(100 \cdot t + 1.682) \text{ A}$ }

ESERCITAZIONE 3

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex3.1

Dato il circuito in figura 3.1, sono noti:

$R1 = 3 \Omega$, $R2 = 5 \Omega$, $R3 = 2 \Omega$
 $V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 20 \text{ V}$, $I1 = 8 \text{ A}$,
 $I2 = 6 \text{ A}$, $I3 = 4 \text{ A}$.

L'interruttore S è aperto da un tempo infinito. Determinare alla chiusura di S il transitorio di $v(t)$ e tracciarne l'andamento in modo qualitativo

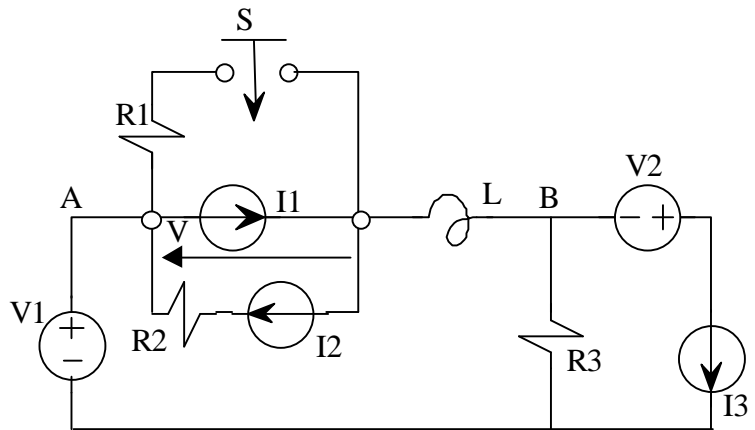


Fig. 3.1

$[v(t) = 13.2 \cdot (1 - e^{-t/\tau})]$, $\tau = 200 \mu\text{s}$

{Conviene semplificare il circuito

cercando il bipolo equivalente serie o

parallelo visto ai morsetti AB. La parte a destra è data dal generatore $I3$ con in parallelo $R3$, la parte a sinistra è data dal solo generatore $V1$; la tensione a vuoto (che punta verso A) si trova quindi scrivendo una legge delle tensioni e risulta pari a $V_{eq} = V1 + R3 \cdot I3 = 26 \text{ V}$. La resistenza equivalente può essere calcolata in due modi differenti:

come resistenza vista ai morsetti AB quando la rete sia resa passiva o come rapporto tra la tensione a vuoto e la corrente di corto circuito.

Seguendo il primo procedimento si trova subito che Req è pari alla sola $R3$. Seguendo il secondo procedimento si calcola la corrente di corto circuito I_{cc} che dalla legge al nodo B risulta pari a $I_{cc} = I3 + V1 \cdot G3 = 13 \text{ A}$ da cui la $Req = V_{eq}/I_{cc} = 2 \Omega = R3$

Si può poi calcolare il bipolo equivalente parallelo di $I1$ e $I2 - R2$ che risulta essere $I_{eq} = I1 - I2 = 2 \text{ A}$ e che è diretto verso sinistra, $G_{eq} = 0 \text{ S}$.

All'istante t_0 si calcola la corrente nell'induttore $i_{L0} = I_{eq} = 2 \text{ A}$; la tensione richiesta risulterà quindi pari a $v_0 = V_{eq} - Req \cdot I_{eq} = 22 \text{ V}$.

All'istante t_{0+} per la continuità sulla variabile di stato ($i_{L0} = i_{L0+}$) si sostituisce l'induttore con un generatore di corrente pari a 2 A ; la tensione v_{0+} risulta data da $v_{0+} = R1 \cdot (I_{eq} - i_{L0+}) = 0 \text{ V}$.

All'istante t_{inf} si sostituisce l'induttore con un corto circuito e la tensione richiesta si può calcolare trasformando il bipolo serie $V_{eq} - Req$ nel bipolo parallelo $I_{eq1} = V_{eq}/Req$ e $G_{eq} = 1/Req$. Risulta quindi $v_{inf} = (-I_{eq} + I_{eq1}) / (G1 + G_{eq}) = 13.2 \text{ V}$. La costante di tempo è pari a $t = L/Req_L$, dove Req_L è la resistenza della rete resa passiva vista dai morsetti dell'induttore ed è pari a

$Req_L = Req + R1 = 5 \Omega$, quindi $t = 200 \text{ ns}$. La tensione richiesta è così espressa: $v(t) = (v_{0+} - v_{inf}) \cdot e^{-t/\tau} + v_{inf} = 13.2 \cdot (1 - e^{-t/\tau})$

Ex3.2

Dato il circuito in figura 3.2, sono noti:

$R1 = 4 \Omega$, $R2 = 6 \Omega$, $V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 24 \text{ V}$,

$I1 = 6 \text{ A}$ $C = 6 \mu\text{F}$.

Determinare alla chiusura di S la tensione $v(t)$ ed il valore assunto per $t = 6 \mu\text{s}$

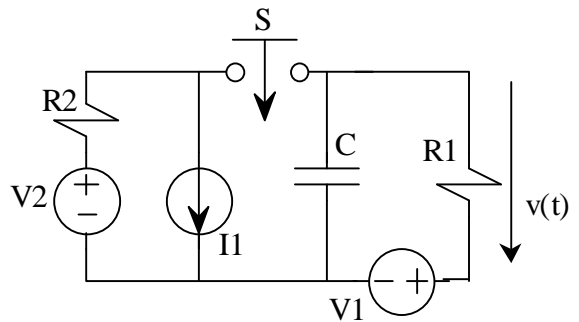


Fig. 3.2

$[v(t) = -12 * e^{(-t/\tau)} + 12 \text{ V}$, $\tau = 7.2 \mu\text{s}$, $v(6 \mu\text{s}) = 6.785 \text{ V}]$

{Conviene semplificare la parte di sinistra del

*circuito trasformandola nel bipolo equivalente serie; si ottiene allora che $V_{eq} = V2 - R2 * I1 = -12 \text{ V}$*

e $R_{eq} = R2 = 6 \Omega$. All'istante t_0 il condensatore si comporta come un circuito aperto e la tensione

ai suoi capi (diretta verso l'alto) è pari a $V1$, $v_{c0} = 18 \text{ V}$ e la tensione richiesta $v(t_0) = 0 \text{ V}$.

All'istante $t = 0+$ si sostituisce il condensatore con un generatore di tensione pari a v_{c0} e si

calcola la tensione richiesta. Si può notare in tal caso che $V_{eq} - R_{eq}$ risulta in parallelo ad un

generatore di tensione (v_{c0}) e quindi agli effetti esterni equivale al solo generatore di tensione. A

questo punto $v(t_{0+}) = V1 - v_{c0} = 0 \text{ V}$

A regime il condensatore si comporta come un circuito aperto, la tensione v_{inf} può essere calcolata

osservando che V_{eq} e $V1$ risultano in serie e con la regola del partitore di tensione si ottiene: $v_{inf} =$

*$(V1 - V_{eq}) * R1 / (R1 + R_{eq}) = 12 \text{ V}$. Per il calcolo della costante di tempo è necessario calcolare la*

G_{eq} vista dei morsetti del condensatore a manovra avvenuta e con la rete resa passiva; risulta

quindi che $G_{eq} = G_{eq} + G1 = 0.417 \text{ S}$

*la costante di tempo $t = C / G_{eq} = 7.2 \text{ ms}$. Segue $v(t) = -12 * e^{(-t/\tau)} + 12 \text{ V}$. $v(6 \text{ ms}) = 6.785 \text{ V}$ }*

Ex3.3

Dato il circuito in figura 3.3, sono noti:

$R1 = 2 \Omega$, $R2 = 3 \Omega$, $R3 = 5 \Omega$

$V1 = 8 \text{ V}$, $V2 = 10 \text{ V}$, $L = 1 \text{ mH}$.

Determinare $i(t)$ e stabilire il suo valore per $t = 2\tau$

$[i(t) = 0.5323 * e^{(-t/\tau)} + 0.9677 \text{ A}$, $\tau = 258.1 \mu\text{s}$,

$i(2\tau) = 1.0397 \text{ A}]$

{La rete e' gia' abbastanza semplificata. Se si

suppone che il circuito fosse a regime prima dell'evento, per $t=0-$ la tensione sull'induttanza è

nulla. La corrente nell'induttanza prima dell'evento (corrisponde anche alla corrente richiesta) è

sostenuta dai due generatori $V1$ e $V2$ (in serie) e limitata dalla serie dei due resistori $R1$ ed $R2$.

Quindi vale $i(0-) = (V2 - V1) / (R1 + R2) = 0.4 \text{ A}$. Al fine di risolvere il circuito all'istante $t=0+$,

l'induttanza può essere sostituita da un generatore di corrente $I_s = 0.4 \text{ A}$ (verso il basso), che

risulta, agli effetti esterni, in parallelo al resistore $R3$. Trasformando in equivalente serie,

*$i(0+) = (V2 + I_s * R3) / (R2 + R3) = 1.5 \text{ A}$. A regime il circuito si presenta come parallelo di tre bipoli*

di tipo serie. La tensione ai loro capi (verso l'alto) si trova trasformandoli in bipoli di tipo

*parallelo: $V = (V1 * G1 + V2 * G2) / (G1 + G2 + G3) = 7.097 \text{ V}$. Quindi $i(+\infty) = (V2 - V) / R2 = 0.9677 \text{ A}$.*

La costante di tempo t si ottiene come L / R_{eq} , dove R_{eq} è la resistenza "vista" da L dopo aver reso

passiva la rete $R_{eq} = R1 + (R2 // R3) = 3.875 \Omega$; da cui $t = 258.1 \text{ ns}$. Segue

*$i(t) = 0.5323 * e^{(-t/\tau)} + 0.9677 \text{ A}$. $i(2t) = 1.0397 \text{ A}$ }*

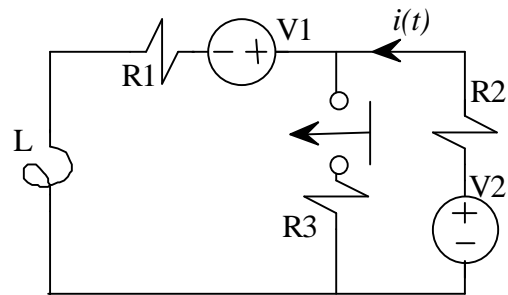


Fig. 3.3

Ex3.4

Dato il circuito in figura 3.4, sono noti:

$R_1 = 2 \Omega$, $R_2 = 3 \Omega$, $R_3 = 1 \Omega$
 $R_4 = 5 \Omega$, $R_5 = 4 \Omega$, $V_1 = 10 \text{ V}$,
 $V_2 = 12 \text{ V}$, $V_3 = 80 \text{ V}$, $C = 3 \mu\text{F}$.

L'interruttore S è chiuso da lungo tempo.
Determinare all'apertura di S il
transitorio di $i(t)$ e tracciarne
l'andamento in modo qualitativo

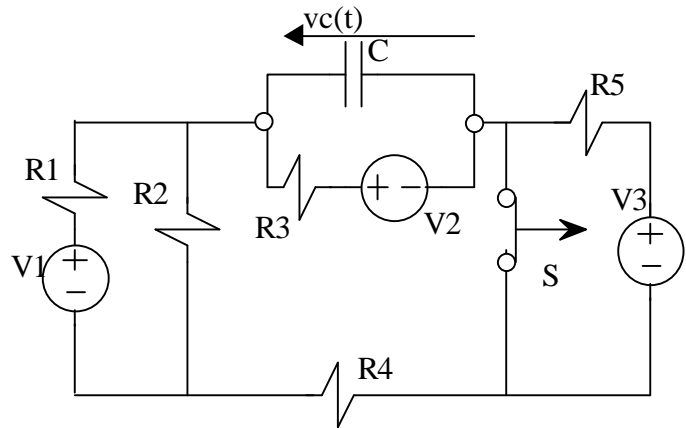


Fig. 3.4

$$[v(t) = 4.321 + 6.845 \cdot e^{(-t/\tau)} \text{ V}, \tau = 2.732 \mu\text{s}]$$

{A $t=0^-$ rimangono tre bipoli di tipo serie in parallelo tra loro: (V_1, R_1) , (R_2) e $(V_2, R_3 + R_4)$. La comune tensione vale $V = (V_1 \cdot G_1 + V_2 \cdot G_3) / (G_1 + G_2 + G_3) = 7 \text{ V}$, da cui

$v_C(0^-) = V_2 + R_3 \cdot (V - V_2) / (R_3 + R_4) = 11.167 \text{ V}$. A $t=0^+$ sono sempre tre i bipoli in parallelo: (V_1, R_1) , (R_2) e $(V_3 + v_C(0^-), R_5 + R_4)$. A regime nel condensatore non circola corrente; i tre bipoli in parallelo sono (V_1, R_1) , (R_2) e $(V_3 + V_2, R_3 + R_5 + R_4)$.

$V = (V_1 \cdot G_1 + (V_3 + V_2) \cdot G_4) / (G_1 + G_2 + G_4) = 15.214 \text{ V}$, da cui si può calcolare la tensione sul condensatore che è pari a : $v_C(\text{inf}) = (V - V_3 - V_2) \cdot R_3 / (R_3 + R_4 + R_5) + V_2 = 4.321 \text{ V}$

. La costante di tempo si ottiene come $t = C / G_{\text{eq}} = 2.732 \text{ ms}$.}

Esercizi proposti

Ex3.5

Nel circuito in figura 3.5 sono noti:

$R_1 = 8 \Omega$, $R_2 = 3 \Omega$, $R_3 = 5 \Omega$,
 $V_1 = 20 \text{ V}$, $V_2 = 22 \text{ V}$, $I_1 = 12 \text{ A}$, $L = 20 \text{ mH}$

Determinare $v(t)$ e tracciarne l'andamento in
funzione del tempo

$$[v(t) = 50.125 - 19.365 \cdot e^{(-t/\tau)} \text{ V}, \tau = 1.25 \text{ ms}]$$

{A $t=0^-$ rimangono tre bipoli in parallelo: R_2 ,
 I_1 e R_3, V_2 . Trasformando $V_2 - R_3$

nell'equivalente parallelo si può facilmente

calcolare la corrente ; $i_L(0^-) = (I_1 + V_2 / R_3) \cdot G_2 / (G_2 + G_3) = 10.25 \text{ A}$ (verso sinistra).

La tensione $v(0^-) = R_2 \cdot i_L(0^-) = 30.75 \text{ V}$.

All'istante $t = 0^+$ rimangono tre bipoli in parallelo: un generatore di corrente pari a $i_L(0^-)$, I_1 e $R_3 - V_2$. La tensione $v(0^+)$ può essere calcolata trasformando il bipolo serie $V_2 - R_3$ nell'equivalente parallelo e risulta pari a $v(0^+) = (I_1 + V_2 \cdot G_3 - i_L(0^-)) / (G_3) = 30.75 \text{ V}$;

La $v(\text{inf})$ si calcola osservando che a $t \rightarrow \text{inf}$ restano tre bipoli in parallelo: $V_1 - R_1 + R_2$, I_1 e $V_3 - R_3$. Si trova allora $v(\text{inf}) = (-G_{12} \cdot V_1 + I_1 + V_2 \cdot G_3) / (G_{12} + G_3) = 50.125 \text{ V}$ dove $G_{12} = 1 / (R_1 + R_2)$; $R_{\text{eq}} = 16 \Omega$; $t = 1.25 \text{ ms}$ }

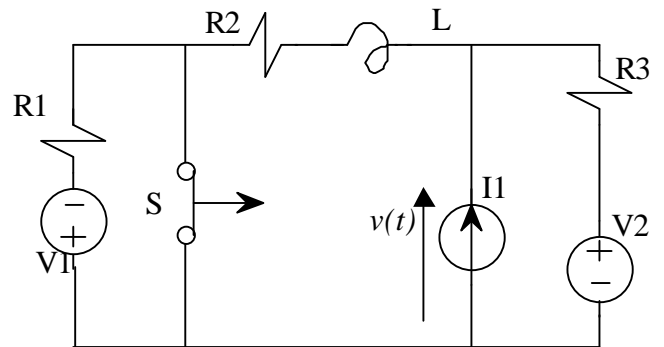


Fig. 3.5

Ex3.6

Sia dato il circuito rappresentato in figura 3.6, con i seguenti dati:

$R1 = 18 \Omega$, $R2 = 5 \Omega$, $R3 = 3 \Omega$, $R4 = 7 \Omega$,
 $V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 22 \text{ V}$, $L = 1 \text{ mH}$.

Determinare la tensione $v(t)$ alla chiusura dell'interruttore

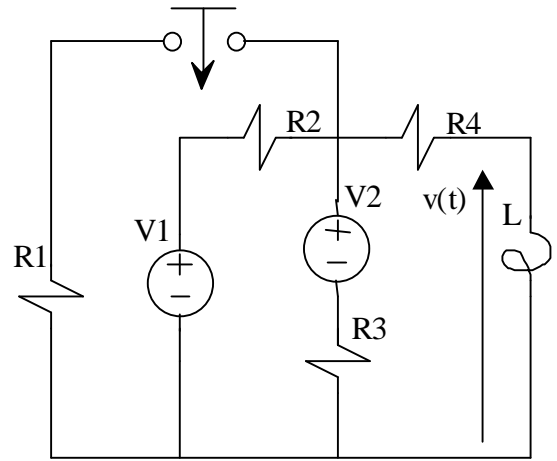


Fig. 3.6

$$[v(t) = -1.525 * e^{(-t/\tau)} \text{ V}, \tau = 114.97 \mu\text{s}]$$

{All'istante $t=0^-$ rimangono tre bipoli in parallelo:

$V1-R2$, $V2-R3$, $R4$. La corrente $i_{L0^-} =$

$$(G2 * V1 + V2 * G3) * G4 / (G2 + G3 + G4) = 2.31 \text{ A}$$

(diretta verso il basso). La tensione $v_{0^-} = 0$. A $t = 0^+$

rimangono quattro bipoli in parallelo: $R1$, $V1-R2$, $V2-R3$, $L-R4$. La tensione su $R4-L$ è pari a $V = (V1 * G2 + V2 * G3 - i_{L0^-}) / (G1 + G2 + G3) = 14.64 \text{ V}$, la tensione $v(0^+) = V - R4 * i_{L0^-} = -1.525 \text{ V}$. A regime la tensione è nulla.

La costante di tempo $t = L/Req$, $Req = R4 + (1/(G1 + G2 + G3)) = 8.698 \text{ m}\Omega$, $t = 1.1497 * 10^{-4} \text{ s}$ }

Ex3.7

Il circuito in figura 3.7 presenta:

$R1 = 6 \Omega$, $R2 = 8 \Omega$

$V1 = 18 \text{ V}$, $V2 = 20 \text{ V}$, $V3 = 22 \text{ V}$, $I1 = 12 \text{ A}$.

$C = 10 \mu\text{F}$

L'interruttore è chiuso da tempo infinito.

A $t = 0 \text{ s}$ si apre l'interruttore, determinare la tensione sul condensatore nel verso indicato in figura

$$[v_c(0^-) = v_c(0^+) = -20 \text{ V}, v_{cinf} = 40.86 \text{ V}, \tau = 3.429 * 10^{-5} \text{ s}]$$

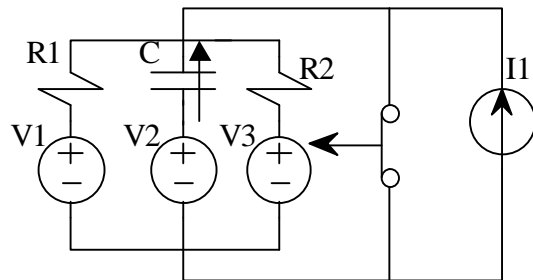


Fig. 3.7

{All'istante $t = 0^-$ resta $V2$ in serie ad un circuito aperto e un corto circuito, $v_{c0^-} = -V2 = -20 \text{ V}$

(diretto verso l'alto). All'istante t_{inf} il condensatore è un circuito aperto, la tensione ai capi di $V2-C$ si trova trasformando i bipoli nel loro equivalente parallelo ed è pari a $V =$

$(V1 * G1 + V3 * G2 + I1) / (G1 + G2) = 60.86 \text{ V}$; la tensione v_{cinf} vale : $V - V2 = 40.86 \text{ V}$. La costante di tempo $t = C/Geq$, $Geq = G1 + G2 = 0.292 \text{ S}$, $t = 34.29 \text{ ns}$, $v(t) = -60.86 * e^{-t/\tau} + 40.86$ }

ESERCITAZIONE 9

Esercizi svolti durante l'esercitazione.

Ex9.1

Dato il circuito trifase in figura 9.1, sono noti:
 $Z = 30 + j15 \Omega$ $V_{f1} = V_{f2} = V_{f3} = 100$ V (in modulo)

Determinare le correnti I_1 , I_2 e I_3 in modulo e fase.

$$\begin{aligned} I_1 &= 8 - j4 \text{ A} = 8.944 * e^{-j0.464} \text{ A}, \\ I_2 &= -7.464 - j4.928 \text{ A} = 8.944 * e^{-j2.558} \text{ A}, \\ I_3 &= -0.536 + j8.928 \text{ A} = 8.944 * e^{j1.631} \text{ A} \end{aligned}$$

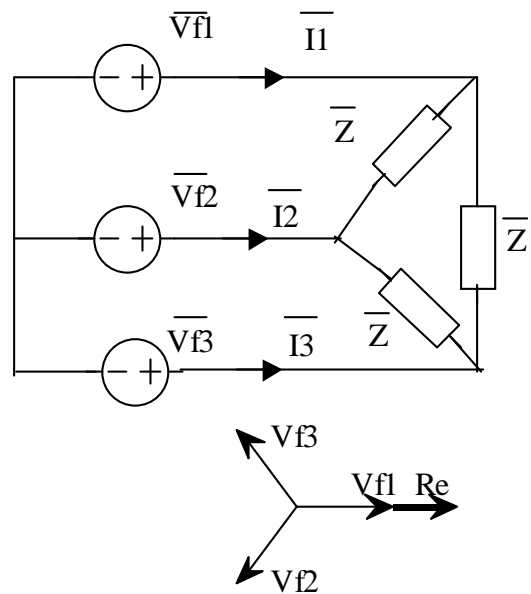


Fig. 9.1

{Poichè il sistema è simmetrico ed equilibrato conviene risolvere il circuito monofase equivalente. E' necessario trasformare il carico a triangolo nel suo equivalente a stella; ricordando che per carichi equilibrati

*l'impedenza della stella è un terzo di quella del triangolo si ottiene $Z_{tr} = 10 + j5 \Omega$. Risolvendo si ottiene che la corrente della fase 1 è pari a $I_1 = V_{f1}/Z_1 = 8 - j4$ A. Le correnti delle altre due fasi si ottengono da I_1 introducendo gli sfasamenti in ritardo e in anticipo di $2\pi/3$. In particolare $I_2 = I_1 * e^{-j2\pi/3}$, $I_3 = I_1 * e^{j2\pi/3}$ }*

Ex9.2

Dato il circuito trifase in figura 9.2, sono noti:

$V_{f1} = V_{f2} = V_{f3} = 220 \text{ V}$ (in modulo)

$R = 10 \Omega, R_2 = 15 \Omega$

$L = 6 \text{ mH}, L_2 = 4 \text{ mH}$

$C = 5 \mu\text{F}$

$f = 50 \text{ Hz}$

Determinare le tre correnti I_1, I_2, I_3 in modulo e fase

$[I_1 = 16.563 * e^{j0.324} \text{ A},$

$I_2 = 29.928 * e^{-j2.548} \text{ A}$

$I_3 = 14.634 * e^{j0.9} \text{ A}]$

{La terna di tensioni è data da $V_{f1} = 220 \text{ V}$, $V_{f2} = 220 * e^{-j2\pi/3} \text{ V}$, $V_{f3} = 220 * e^{j2\pi/3} \text{ V}$. Chiamiamo le tre impedenze longitudinali

$Z_1 = R + j\omega L = 10 + j1.885 \Omega,$

$Z_2 = R = 10 \Omega, Z_3 = R + j\omega L = 10 + j1.885 \Omega,$ (Y_1, Y_2 e Y_3 sono le rispettive ammettenze) e le tre

impedenze trasversali $Z_a = -j/(\omega C) = -j*636.61 \Omega, Z_b = R_2 + j\omega L_2 = Z_c = 15 + j1.257 \Omega.$ (Y_a, Y_b e Y_c sono le rispettive ammettenze).

Si calcola la tensione tra il centro stella della terna di tensioni e quello delle impedenze Z_1, Z_2 e Z_3

$V_{00} = (V_{f1} * Y_1 + V_{f2} * Y_2 + V_{f3} * Y_3) / (Y_1 + Y_2 + Y_3) = 70.66 - j78.875 \text{ V}.$ La tensione tra il centro stella

delle tensioni e quello delle impedenze Z_a, Z_b e Z_c è pari a $V_{00} =$

$(V_{f1} * Y_a + V_{f2} * Y_b + V_{f3} * Y_c) / (Y_a + Y_b + Y_c) = -15.927 - j98.603 \text{ V}.$

Le tre correnti richieste si possono calcolare con una legge al nodo considerando il contributo nei

due carichi. Le tre correnti I_{z1}, I_{z2} e I_{z3} che percorrono le tre impedenze Z_1, Z_2 e Z_3 si calcolano

con una legge alla maglia e sono pari a $I_{z1} = (V_{f1} - V_{00}) / Z_1 = 15.857 + j4.898 \text{ A}, I_{z2} = (V_{f2} - V_{00}) / Z_2 =$

$-18.066 - j11.165 \text{ A}, I_{z3} = (V_{f3} - V_{00}) / Z_3 = 2.209 + j6.267 \text{ A}.$ Le tre correnti I_{za}, I_{zb} e I_{zc} che

percorrono le tre impedenze Z_a, Z_b e Z_c si calcolano con una legge alla maglia e sono pari a $I_{za} =$

$(V_{f1} - V_{00}) / Z_a = -0.155 + j0.371 \text{ A}, I_{zb} = (V_{f2} - V_{00}) / Z_b = -6.738 - j5.564 \text{ A}, I_{zc} = (V_{f3} - V_{00}) / Z_c =$

$6.893 + j5.193 \text{ A}.$ Le tre correnti richieste si calcolano con una legge al nodo nel seguente modo:

$I_1 = I_{z1} + I_{za} = 16.563 * e^{j0.324} \text{ A}, I_2 = I_{z2} + I_{zb} = 29.928 * e^{-j2.548} \text{ A}, I_3 = I_{z3} + I_{zc} = 14.634 * e^{j0.9} \text{ A}$ }

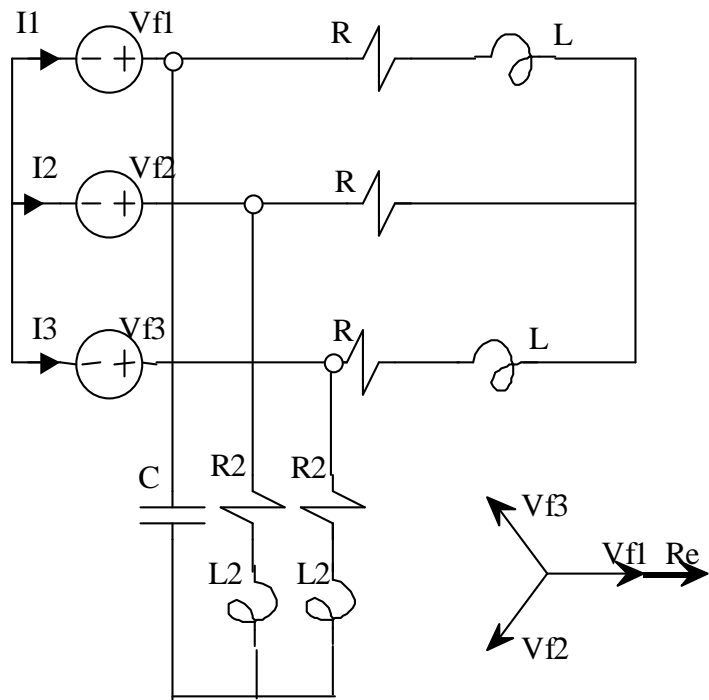


Fig. 9.2

Ex 9.3

Dato il circuito trifase in figura 9.3, sono noti:

$V_{f1} = V_{f2} = V_{f3} = 220 \text{ V}$ (in modulo),

$Z_1 = 30 + j10 \Omega$,

$Z_2 = 15 + j5 \Omega$,

I morsetti a e b designano i morsetti contrassegnati amperometrico e voltmetrico

Determinare l'indicazione del wattmetro

[$P_w = 12.62 \text{ kW}$]

{Il wattmetro fornisce un'indicazione di potenza attiva. Nel caso dell'esercizio per calcolare tale potenza attiva è necessario calcolare la corrente

*nella fase 1 entrante nel morsetto amperometrico contrassegnato e la tensione V_w . In particolare tale tensione è la tensione di linea $V_{12} = V_{f1} - V_{f2} = 330 + j190.526 \text{ V}$. Per calcolare la corrente I_w misurata dal wattmetro conviene considerare il circuito monofase equivalente essendo la rete simmetrica ed equilibrata. E' necessario trasformare il carico trasversale nel suo equivalente a stella, si ottiene quindi $Z_{2s} = Z_2/3 = 5 + j1.667 \Omega$. La rete monofase equivalente è costituita dal generatore di tensione V_{f1} e dal parallelo di Z_1 e Z_{2s} . La corrente richiesta è quindi data da $I_w = V_{f1} * (Y_1 + Y_{2s}) = 48 - j17.6 \text{ A}$ dove Y_1 e Y_{2s} sono le ammettenze corrispondenti a Z_1 e Z_{2s} rispettivamente. La potenza attiva misurata dal wattmetro è data da $P_w = \text{Re}(V_w * \underline{I}_w) = 12.62 \text{ kW}$ }*

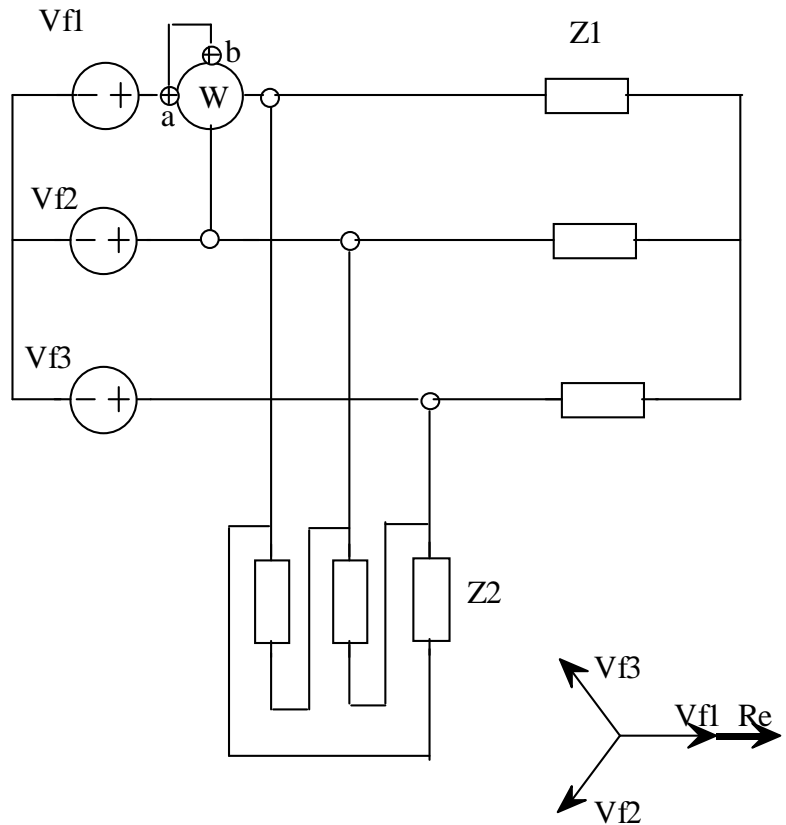


Fig. 9.3

Ex9.4

Dato il circuito trifase in figura

9.4, sono noti:

$$V_{f1} = 100 \text{ V}, V_{f2} = 200 \text{ V},$$

$$V_{f3} = 150 \text{ V}$$

$$R = 30 \Omega, X_L = 10 \Omega$$

I morsetti *a* e *b* designano i morsetti contrassegnati amperometrico e voltmetrico. Determinare l'indicazione del wattmetro.

$$[P_w = 1.875 \text{ kW}]$$

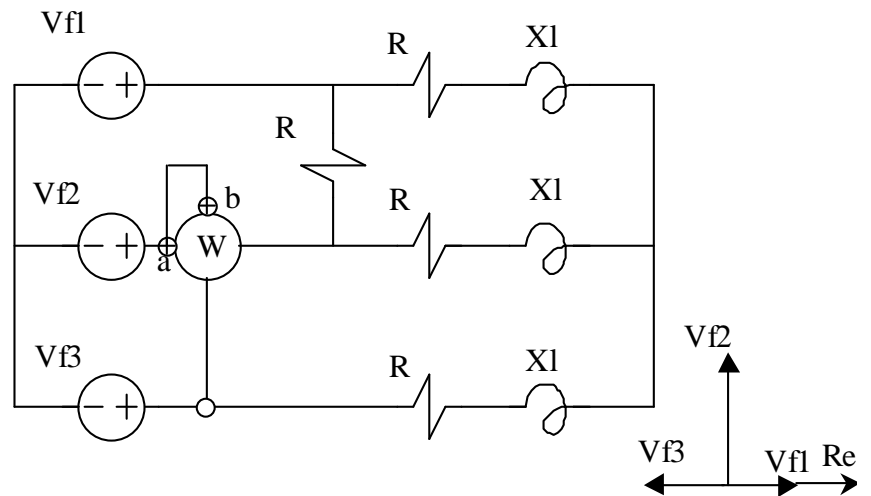


Fig. 9.4

{Per calcolare la potenza attiva misurata dal wattmetro è necessario calcolare la corrente I_w entrante nel morsetto amperometrico contrassegnato e la tensione V_w . Tale tensione è pari a $V_w = V_{f2} - V_{f3} = 150 + j200 \text{ V}$, dove $V_{f1} = 100 \text{ V}$, $V_{f2} = j200 \text{ V}$, $V_{f3} = -150 \text{ V}$.

La corrente I_w è data dalla somma algebrica di due contributi: quello che percorre l'impedenza $Z_2 = R + jX_L$ e quello che percorre la resistenza trasversale R . Chiamiamo Z_1 l'impedenza della fase 1 pari a $Z_1 = R + jX_L$, Z_2 quella della fase 2 pari a $Z_2 = R + jX_L$ e Z_3 quella della fase 3, pari a $Z_3 = R + jX_L$. La tensione tra il centro stella delle tensioni e quello delle tre impedenze Z_1 , Z_2 e Z_3 è pari a $V_{00} = (V_{f1} \cdot Y_1 + V_{f2} \cdot Y_2 + V_{f3} \cdot Y_3) / (Y_1 + Y_2 + Y_3) = -16.667 + j66.667 \text{ V}$, essendo Y_1 , Y_2 e Y_3 le tre ammettenze delle tre impedenze Z_1 , Z_2 e Z_3 . La corrente che percorre l'impedenza Z_2 verso destra è pari a $I_2 = (V_{f2} - V_{00}) / Z_2 = 1.833 + j3.833 \text{ A}$. La corrente che percorre la resistenza R trasversale è pari a $I_r = (V_{f2} - V_{f1}) / R = -3.33 + j6.667 \text{ A}$ diretta verso l'alto. La corrente entrante nel morsetto amperometrico del wattmetro è pari a $I_w = I_r + I_2 = -1.5 + j10.5 \text{ A}$. La potenza misurata è pari a $P_w = \text{Re}(V_w \cdot \underline{I_w}) = 1.875 \text{ kW}$

}

Ex9.5

Dato il circuito trifase in figura 9.5, sono noti:

$V = 380$ V (valore efficace della terna simmetrica di tensioni di linea)

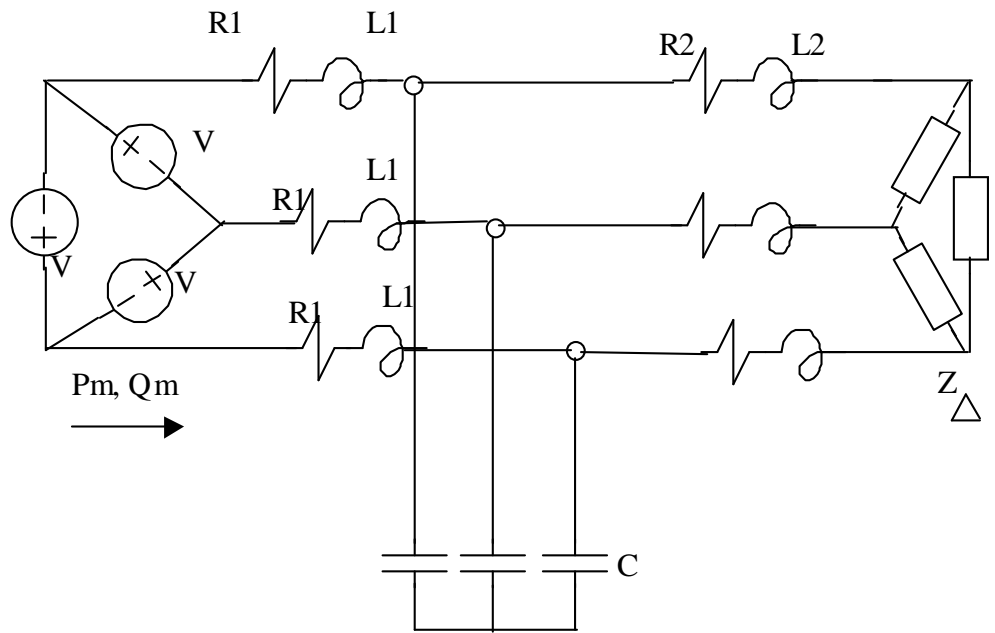
$R_1 = R_3 = 10 \Omega$

$L_1 = L_2 = 31.83$ mH

$C = 100 \mu\text{F}$

$P_m = 2266$ W,

$Q_m = -1632$ Var



Determinare l'impedenza Z del carico a triangolo a valle

$[Z = 58.978 + j88.848 \Omega]$

{Il sistema è simmetrico e equilibrato, conviene quindi considerare il circuito monofase

Fig. 9.5

equivalente. Per fare questo è necessario trasformare le tensioni di linea nelle corrispondenti tensioni di fase e trasformare tutti i carichi a triangolo nel loro equivalente a stella. Si ottiene un circuito monofase costituito dal parallelo di tre rami: il primo è costituito da un generatore di tensione con in serie l'impedenza $Z_1 = R_1 + j\omega L_1$, il secondo da una impedenza $Z_c = -jX_c$ e il terzo dalla serie di $Z_2 = R_2 + j\omega L_2$ e dall'equivalente a stella del carico incognito.

Nel circuito monofase la potenza attiva e reattiva fornite dal generatore sono pari a un terzo di quella relativa al circuito trifase. Si divide ora il circuito monofase in sezioni e si utilizza il metodo di Boucherot per la risoluzione. Si hanno le seguenti sezioni:

Sez. A: V_{f1}

Sez. B: Z_1

Sez. C: Z_c

Sez. D: Z_2

Sez. E: Z incognita.

Per la sez. A sono note la tensione $V_{f1} = V/\sqrt{3} = 219.393$ V, $P_a = P_m/3 = 755.333$ W, $Q_a = Q_m/3 =$

-544 Var. La corrente I_a si calcola nel seguente modo: $I_a = \sqrt{P_a^2 + Q_a^2} / V_{f1} = 4.243$ A. Per la

sezione B si ha $P_b = P_a - R_1 \cdot I_a^2 = 575.32$ W, $Q_b = Q_a - X_{L1} \cdot I_a^2 = -724.008$ Var. $I_b = I_a$ e V_b

$= \sqrt{P_b^2 + Q_b^2} / I_b = 217.96$ V. Per la sezione C si ha $P_c = P_b$, $V_c = V_b$, $Q_c = Q_b + V_b^2 / X_c = 768.452$

Var e $I_c = \sqrt{P_c^2 + Q_c^2} / V_c = 4.404$ A. Per la sezione D si ha $I_d = I_c$, $P_d = P_c - R_2 \cdot I_d^2 = 381.344$ W,

$Q_d = Q_c - X_{L2} \cdot I_d^2 = 574.482$ Var, $V_d = \sqrt{P_d^2 + Q_d^2} / I_d = 156.56$ V. La corrente che interessa la

sezione D è pari a I_c , di conseguenza si ricava che la resistenza e la reattanza del carico a stella

equivalente risultano pari a $R_s = P_d / I_c^2 = 19.659 \Omega$, $X_s = Q_d / I_c^2 = 29.616 \Omega$. Ritornando al carico

a triangolo si ottiene $R_t = 3 \cdot R_s = 58.978 \Omega$, $X_t = 3 \cdot X_s = 88.848 \Omega$. }

Ex9.6

Dato il circuito trifase in figura 9.6 sono noti:

$$v_1(t) = \sqrt{2} 220 \cos(\omega t)$$

$$v_2(t) = \sqrt{2} 220 \cos(\omega t + \pi/2)$$

$$v_3(t) = \sqrt{2} 220 \cos(\omega t - \pi/3)$$

$$R = 10 \Omega \quad L_1 = 5 \text{mH},$$

$$L_2 = 10 \text{mH}. \quad L_3 = 15 \text{mH}$$

$$f = 50 \text{ Hz}$$

Determinare la corrente I .

$$[I = 7.748 + j0.866 \text{ A}]$$

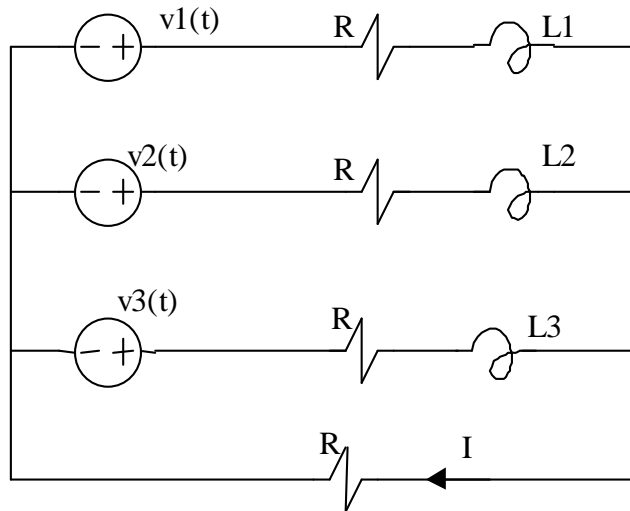


Fig. 9.6

{Per prima cosa è necessario passare dal dominio del tempo a quello fasoriale e si

ottiene $V_{f1} = 220 \text{ V}$, $V_{f2} = 220 e^{j\pi/2} \text{ V}$,

$V_{f3} = 220 e^{-j\pi/3} \text{ V}$. Chiamiamo Z_1, Z_2, Z_3 le impedenze delle tre fasi e $Z_0 = R$. La tensione tra i due

centri stella è data da $V_{00} = (V_{f1} Y_1 + V_{f2} Y_2 + V_{f3} Y_3) / (Y_1 + Y_2 + Y_3 + Y_0) = 77.477 + j8.665 \text{ V}$ dove

Y_1, Y_2, Y_3, Y_0 sono le ammettenze corrispondenti alle impedenze Z_1, Z_2, Z_3 e Z_0 . La corrente

richiesta è pari a $I = V_{00} / R = 7.748 + j0.866 \text{ A}$ }

Ex9.7

Dato il circuito trifase in figura 9.7, sono noti:

$V_{f1} = 80 \text{ V}$, $V_{f2} = 100 \text{ V}$, $V_{f3} = 120 \text{ V}$

$R = 7 \text{ } \Omega$, $Z_1 = 10+j20 \text{ } \Omega$

$Z_2 = 30 \text{ } \Omega$, $Z_3 = -j15 \text{ } \Omega$

$Z_0 = 3+j \text{ } \Omega$

I morsetti *a* e *b* designano i morsetti contrassegnati amperometrico e voltmetrico

Determinare l'indicazione del wattmetro

$[P = 218.908 \text{ W}]$

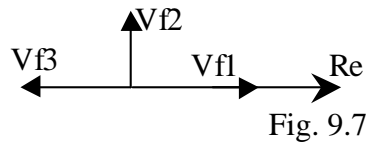
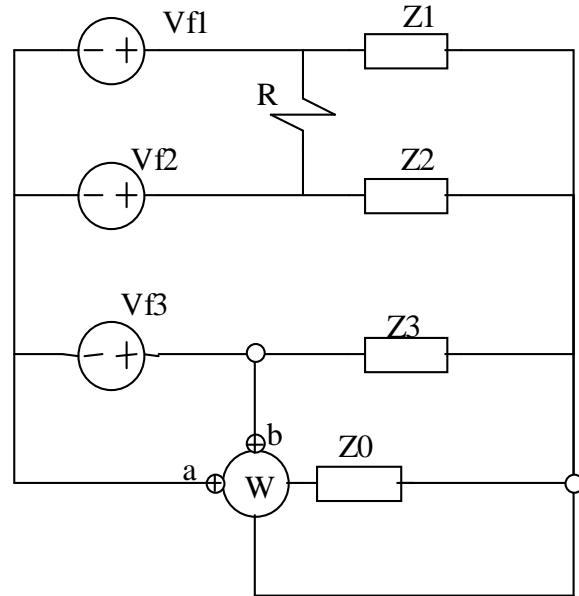


Fig. 9.7

{E' necessario calcolare la corrente I_w e La tensione V_w entranti nei morsetti contrassegnati. La tensione V_w è quella che si ha ai capi di Z_3 diretta verso sinistra, la corrente I_w è quella che percorre l'impedenza Z_0 verso destra.

La tensione tra il centro stella delle tensioni e il centro stella di Z_1, z_2, Z_3 e Z_0 è data

dalla seguente espressione: $V_{00} = (V_{f1} * Y_1 + V_{f2} * Y_2 + V_{f3} * Y_3) / (Y_1 + Y_2 + Y_3 + Y_0) = 8.772 - j20.444 \text{ V}$ dove Y_1, Y_2, Y_3, Y_0 sono le ammettenze corrispondenti. LA tensione V_w è pari a $V_w = V_{f3} - V_{00} = -128.771 + j20.444 \text{ V}$. La corrente I_w è pari a $I_w = -V_{00} / Z_0 = -0.587 + j7.01 \text{ A}$. La potenza è allora pari a $P_w = \text{Re}(V_w * \underline{I_w}) = 218.908 \text{ W}$

Ex9.8

Dato il circuito trifase in figura 9.8, alimentato da una terna simmetrica di tensioni, sono noti:

$V_f = 100 \text{ V}$

$R = 20 \text{ } \Omega$, $Z_1 = 2+j5 \text{ } \Omega$

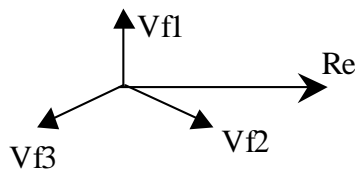
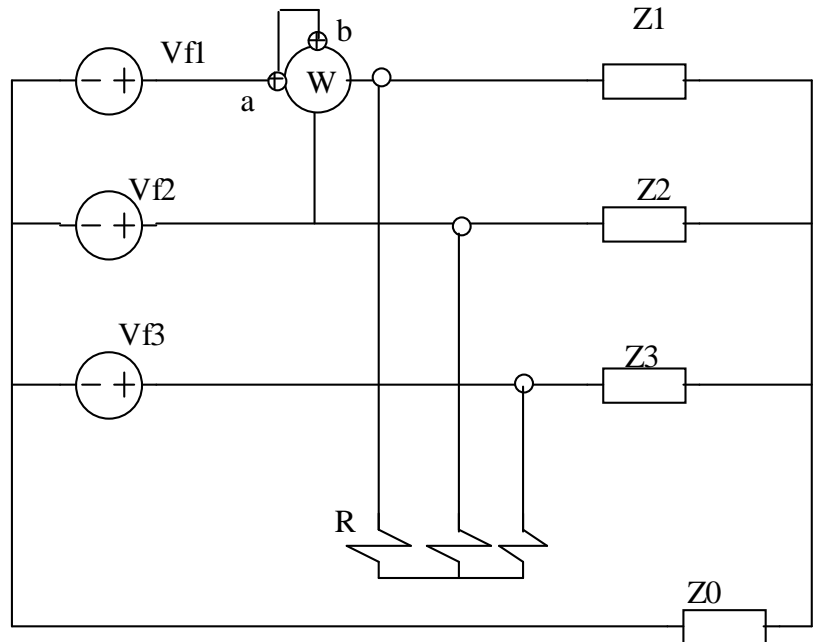
$Z_2 = 3-j7 \text{ } \Omega$, $Z_3 = 4 \text{ } \Omega$

$Z_0 = j9 \text{ } \Omega$

I morsetti *a* e *b* designano i morsetti contrassegnati amperometrico e voltemetrico del wattmetro.

Determinare l'indicazione del wattmetro

$[P = 710.537 \text{ W}]$



{E' necessario calcolare la corrente I_w e la tensione V_w entranti nei morsetti contrassegnati. La corrente I_w è

quella relativa alla fase 1, la tensione è pari a $V_w = V_{f1} - V_{f2} = -86.603 + j150 \text{ V}$. Per calcolare I_w è

necessario calcolare i due contributi di corrente che percorrono Z_1 e il carico trasversale R . La corrente che percorre Z_1 può essere calcolata una volta che sia nota la tensione tra il centro stella delle tensioni e quello dei carichi longitudinali. Tale tensione è pari a $V_{00} =$

*$(V_{f1} * Y_1 + V_{f2} * Y_2 + V_{f3} * Y_3) / (Y_1 + Y_2 + Y_3 + Y_0) = 11.557 + j11.18 \text{ V}$. La corrente che percorre Z_1 è*

data da $I_{z1} = (V_{f1} - V_{00}) / Z_1 = 14.517 + j8.118 \text{ A}$ (diretta verso sinistra). La tensione tra il centro stella delle tensioni e quello del carico trasversale è nulla essendo la terna simmetrica e il carico

*equilibrato, tale corrente è allora pari a $I_r = V_{f1} / R = j5 \text{ A}$. La corrente I_w si ottiene con una legge al nodo $I_w = I_r + I_{z1} = 14.517 + j13.118 \text{ A}$. La potenza è allora pari a $P_w = \text{Re}(V_w * \underline{I_w}) = 710.537 \text{ W}$*

}

Esercizi proposti

Ex9.9

Dato il circuito trifase in figura 9.9, alimentato da una terna simmetrica di tensioni, sono noti:

$V_f = 150 \text{ V}$

$Z_1 = 20 + j15 \ \Omega$

$Z_2 = 5 - j8 \ \Omega, Z_3 = 10 + j2 \ \Omega$

I morsetti *a* e *b* designano i morsetti contrassegnati amperometrico e voltmetrico del wattmetro.

Determinare l'indicazione del wattmetro

[$P_w = 3.132 \text{ kW}$]

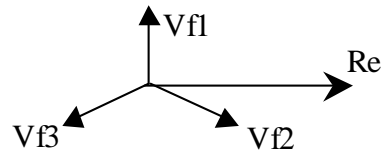
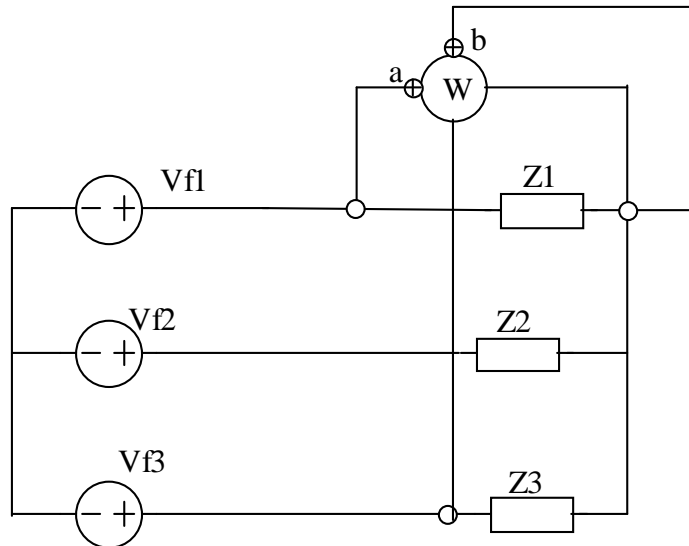


Fig. 9.9

{ E' necessario calcolare la corrente I_w e la tensione V_w entranti nei morsetti contrassegnati.

La corrente I_w è pari alla corrente che percorre il corto circuito in parallelo

all'impedenza Z_1 . La tensione V_w è data da $V_w = V_{f1} - V_{f3} = 129.904 + j225 \text{ V}$. La corrente I_w si può calcolare con una legge al nodo come somma algebrica dei due contributi relativi alle fasi 2 e 3. La tensione tra i due centri stella è infatti pari a V_{f1} , essendo cortocircuitata l'impedenza Z_1 . Si ottiene allora $I_2 = (V_{f1} - V_{f2}) / Z_2 = -27.523 + j0.964 \text{ A}$, diretta verso sinistra e $I_3 = (V_{f1} - V_{f3}) / Z_3 = 16.818 + j19.136 \text{ A}$, diretta verso sinistra. La corrente I_w è data da $I_w = I_2 + I_3 = -10.705 + j20.1 \text{ A}$. La potenza è allora pari a $P_w = \text{Re}(V_w * \underline{I}_w) = 3.132 \text{ kW}$ }

Ex9.10

Dato il circuito trifase
simmetrico ed equilibrato
in figura 9.10, sono noti:

$V_2 = 500 \text{ V}$,
 $P_2 = 10 \text{ kW}$ (potenza
attiva del carico Z_2)
 $Q_2 = 8 \text{ kVar}$ (potenza
reattiva del carico Z_2)
 $P_3 = 20 \text{ kW}$ (potenza
attiva del carico Z_3),
 $\cos\phi_3 = 0.809 \text{ ind.}$
 $Z_1 = 0.4 + j0.3 \ \Omega$
 $f = 50 \text{ Hz}$

Determinare il modulo
della tensione V e la
capacità C dei tre
condensatori affinché il
 $\cos\phi$ totale sia pari a 0.9.

[$V = 537.519 \text{ V}$, $C =$
 $31.580 \ \mu\text{F}$]

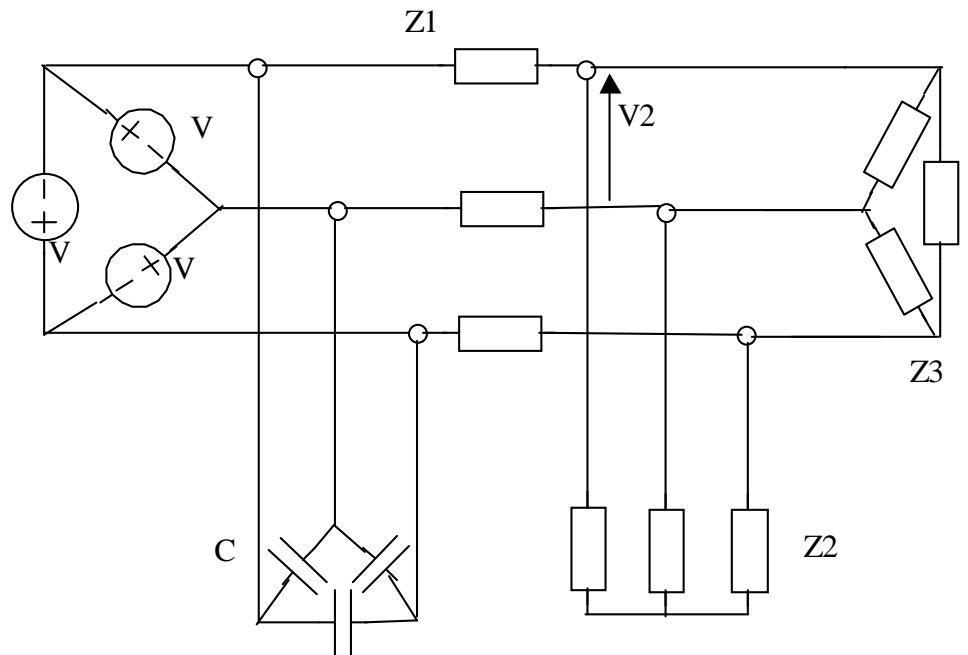


Fig. 9.10

{Si procede utilizzando il metodo di Boucherot. Si divide la rete nelle seguenti sezioni:

sez A: carico Z_3

Sez B: carico Z_2

Sez C: carico Z_1

Sez. D condensatori C.

Alla sezione B la potenza attiva totale P_b è data dalla somma dei due contributi P_2 e P_3 ; stesso discorso vale per la potenza reattiva. In particolare la potenza reattiva del carico Z_3 si può ricavare da P_3 e da $\cos\phi_3$ nel seguente modo: $Q_3 = P_3 \cdot \tan\phi_3 = 14.53 \text{ kVar}$. Risulta quindi $P_b = P_3 + P_2 = 30 \text{ kW}$, $Q_b = Q_2 + Q_3 = 22.53 \text{ kVar}$. Il modulo della corrente che interessa le impedenze Z_1 è pari a $I_b = (\sqrt{P_b^2 + Q_b^2}) / (V_2 \cdot \sqrt{3}) = 43.323 \text{ A}$. Alla sez. C la potenza attiva vale $P_c = P_b + \text{Re}(Z_1) \cdot I_b^2 \cdot 3 = 32.25 \text{ kW}$ e la potenza reattiva vale $Q_c = Q_b + \text{Im}(Z_1) \cdot I_b^2 \cdot 3 = 24.22 \text{ kVar}$. La tensione V richiesta vale allora $V = (\sqrt{P_c^2 + Q_c^2}) / (I_b \cdot \sqrt{3}) = 537.519 \text{ V}$.

Nella sez. D la potenza attiva è pari a quella che si ha nella sez. C, la potenza reattiva è data da $Q_d = P_d \cdot \tan\phi = 15.62 \text{ kVar}$. I tre condensatori devono allora fornire un contributo di potenza reattiva pari a $Q_{con} = Q_c - Q_d = 8.6 \text{ kVar}$. Poiché i tre condensatori sono connessi a triangolo $Q_{con} = 3V^2/X_c$, di conseguenza la reattanza di ciascuno di essi è pari a $X_c = 100.793 \ \Omega$ e la capacità di ciascuno è pari a $C = 1/(\omega \cdot X_c) = 31.58 \ \mu\text{F}$