



Università degli Studi di Cassino

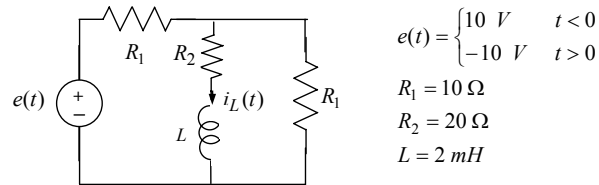
Esercitazioni di Elettrotecnica: circuiti in evoluzione dinamica

Antonio Maffucci

ver.1 – settembre 2005

1. Circuiti dinamici del primo ordine.

ES. 1.1 Considerato il seguente circuito, che fino all'istante $t = 0$ lavora in regime stazionario, calcolare la corrente nell'induttore per ogni istante.



Per $t < 0$ il circuito è in regime stazionario, quindi l'induttore si comporta come un corto circuito. Per tale ragione, posto $R_a = R_1 // R_2$ si ha:

$$i_L(t) = e(t) \frac{R_a}{R_a + R_1} \frac{1}{R_2} = 0.2 \text{ A} \quad t < 0.$$

Per $t > 0$, applicando le leggi di Kirchhoff si ha:

$$R_1 i_x + R_1 i_y = e, \quad R_1 i_y = R_2 i_L + L \frac{di_L}{dt}, \quad i_x = i_y + i_L,$$

da cui, sostituendo in modo da lasciare come unica incognita la corrente $i_L(t)$:

$$\frac{di_L}{dt} + \frac{1}{\tau} i_L = \frac{e}{2L} \quad \text{dove } \tau \equiv \frac{L}{R_{eq}}, \quad R_{eq} = R_2 + \frac{R_1}{2}.$$

Alternativamente si può dapprima valutare l'equivalente di Norton ai capi dell'induttore:

$$R_{eq} = R_2 + \frac{R_1}{2} \quad \text{e} \quad I_{cc}(t) = \frac{e(t)}{R_1 + 2R_2},$$

e quindi ricavare l'equazione differenziale nell'incognita $i_L(t)$

$$\frac{di_L}{dt} + \frac{i_L}{\tau} = \frac{I_{cc}}{\tau}.$$

La radice dell'equazione caratteristica dell'omogenea associata è pari a $\lambda = -1/\tau = -12.5 \cdot 10^3 \text{ s}^{-1}$, quindi la soluzione generale si esprime nella forma:

$$i_L(t) = K e^{-12.5 \cdot 10^3 t} + i_{LP}(t),$$

dove $i_{LP}(t)$ è una soluzione particolare che si può valutare calcolando la soluzione di regime. Essendo tale regime stazionario, utilizzando quanto ottenuto per $t < 0$ è facile ottenere

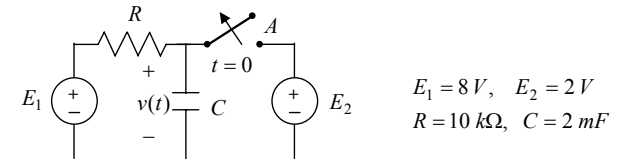
$$i_{LP}(t) = -0.2 \text{ A}$$

La costante K si ottiene imponendo la continuità della variabile di stato $i_L(t)$

$$i_L(0^-) = i_L(0^+) \Rightarrow 0.2 = K - 0.2 \Rightarrow K = 0.4,$$

da cui: $i_L(t) = -0.2 + 0.4 e^{-12.5 \cdot 10^3 t} \quad t > 0.$

ES. 1.2 Nel seguente circuito all'istante $t = 0$ si apre l'interruttore A. Calcolare la tensione sul condensatore per ogni istante.



Per $t < 0$ il circuito è in regime stazionario, quindi il condensatore si comporta come un circuito aperto. Per tale ragione si ha:

$$v(t) = E_2 = 2 \text{ V}.$$

Per $t > 0$, applicando la LKT all'unica maglia e la caratteristica del condensatore si ottiene facilmente l'eq. differenziale di primo ordine nell'incognita $v(t)$

$$Ri + v = E_1, \quad i = C \frac{dv}{dt}, \quad \Rightarrow \quad \frac{dv}{dt} + \frac{v}{\tau} = \frac{E_1}{\tau} \quad \text{dove } \tau = RC.$$

La radice dell'equazione caratteristica dell'omogenea associata è pari a $\lambda = -1/\tau = -0.05 \text{ s}^{-1}$, quindi la soluzione generale si esprime nella forma:

$$v(t) = K e^{-0.05t} + v_p(t),$$

dove $v_p(t)$ è una soluzione particolare che si può valutare calcolando la soluzione di regime. Poiché per $t \rightarrow \infty$ si tende ad un regime stazionario, il condensatore si comporta come un circuito aperto ai capi del quale ci sarà

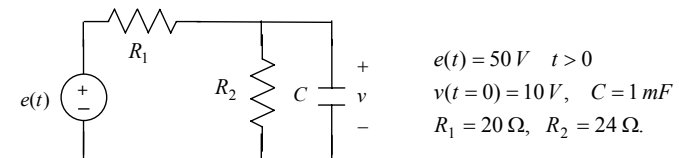
$$v_p(t) = E_1 = 8 \text{ V}.$$

Resta da determinare la costante K, che si ottiene dalla condizione iniziale, ottenuta imponendo la continuità della variabile di stato $v(t)$

$$v(0^-) = v(0^+) \Rightarrow 2 = K + 8 \Rightarrow K = -6,$$

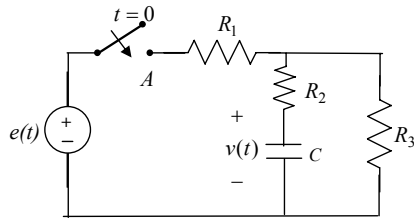
da cui $v(t) = 8 - 6 e^{-0.05t} \quad t > 0.$

ES. 1.3 Dato il seguente circuito, valutare la tensione $v(t)$ per $t > 0$.



Risultato: $v(t) = 27.3 - 17.3 e^{-91.7t} \text{ V}.$

ES. 1.4 Il seguente circuito è a riposo fino a $t = 0$, istante in cui si chiude l'interruttore A. Calcolare: a) la costante di tempo τ del circuito; b) la tensione ai capi del condensatore per $t > 0$ (tracciarne anche il grafico).



$$\begin{aligned} e(t) &= 10 \cos(\omega t) \\ \omega &= 100 \text{ rad/s} \\ R_1 &= 20 \, \Omega, \quad R_2 = 5 \, \Omega \\ R_3 &= 10 \, \Omega, \quad C = 1 \text{ mF} \end{aligned}$$

a) Per calcolare la costante di tempo basta valutare la resistenza dell'equivalente di Thévenin visto ai capi del condensatore:

$$R_{eq} = (R_1 \parallel R_3) + R_2 = \frac{35}{3} \, \Omega \quad \Rightarrow \quad \tau = R_{eq} C = 11.7 \text{ ms}$$

b) Per $t < 0$ il circuito è a riposo, quindi $v_c(0^-) = v_c(0^+) = 0$. Per $t > 0$, ricavando la tensione a vuoto dell'equivalente di Thévenin visto ai capi del condensatore si ha:

$$V_0(t) = \frac{e(t)R_3}{R_1 + R_3}.$$

Applicando le leggi di Kirchhoff al circuito ottenuto sostituendo ai capi di C il generatore equivalente di Thévenin si ricava l'equazione differenziale nell'incognita v_c :

$$\frac{dv_c}{dt} + \frac{v_c}{\tau} = \frac{V_0}{\tau}.$$

La radice dell'equazione caratteristica dell'omogenea associata è pari a $\lambda = -1/\tau = -85.5 \text{ s}^{-1}$, quindi la soluzione generale si esprime nella forma:

$$v_c(t) = A \exp(-85.5t) + v_{cp}(t),$$

dove $v_{cp}(t)$ è la soluzione di regime sinusoidale, valutabile attraverso il metodo fasoriale. Posto:

$$\bar{E} = 10, \quad \dot{Z}_1 = R_1 = 20, \quad \dot{Z}_2 = R_2 - \frac{j}{\omega C} = 5 - 10j, \quad \dot{Z}_3 = R_3 = 10,$$

e applicando ripetutamente la regola del partitore di tensione si ha, posto $\dot{Z}_x = \dot{Z}_2 \parallel \dot{Z}_3$:

$$\bar{V}_2 = \bar{E} \frac{\dot{Z}_x}{\dot{Z}_1 + \dot{Z}_x} \Rightarrow \bar{V}_c = \frac{\bar{V}_2 \dot{Z}_c}{R_2 + \dot{Z}_c} = 2.17 e^{-j0.86}$$

da cui: $v_{cp}(t) = 2.17 \cos(100t - 0.86) \text{ V}$

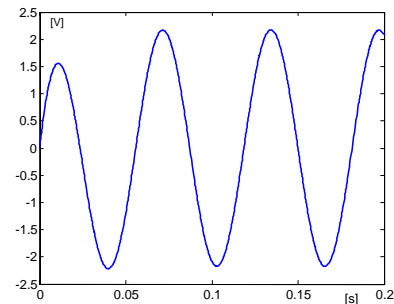
Dalla condizione iniziale si ha:

$$v_c(0^+) = 0 = A + 2.17 \cos(-0.86) \Rightarrow A = -1.41$$

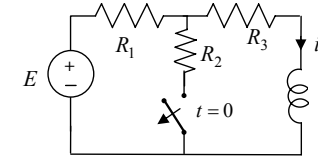
Quindi in definitiva si ottiene la tensione

$$v_c(t) = -1.41 \exp(-85.5t) + 2.17 \cos(100t - 0.86) \text{ V}$$

il cui andamento è tracciato nella figura a lato.



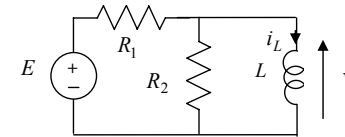
ES. 1.5 Il seguente circuito è in regime stazionario fino a $t = 0$, istante in cui si apre l'interruttore A. Calcolare la corrente nell'induttore in ogni istante e tracciarne l'andamento qualitativo.



$$\begin{aligned} E &= 220 \text{ V}, \quad L = 0.1 \text{ H}, \\ R_1 &= 1 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = R_3 = 500 \, \Omega. \end{aligned}$$

Risultato: $i_L(t) = 88 \text{ mA}$ per $t < 0$; $i_L(t) = 147 - 59e^{-15000t} \text{ mA}$ per $t > 0$.

ES. 1.6 Nel seguente circuito è assegnata la corrente nell'induttore all'istante $t = 0$. Ricavare la tensione sull'induttore per $t > 0$.

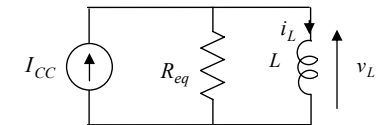


$$\begin{aligned} E &= 220 \text{ V per } t > 0, \\ i_L(0) &= 0.4 \text{ A}, \\ L &= 0.1 \text{ H}, \quad R_1 = 1 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = 200 \, \Omega \end{aligned}$$

Valutando l'equivalente di Norton ai capi dell'induttore:

$$R_{eq} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} = 166.67 \, \Omega,$$

$$I_{cc} = \frac{E}{R_1} = 0.22 \text{ A},$$



si ricavare facilmente l'equazione differenziale nell'incognita $i_L(t)$

$$\frac{di_L}{dt} + \frac{i_L}{\tau} = \frac{I_{cc}}{\tau}, \quad \text{dove } \tau = \frac{L}{R_{eq}} = 0.60 \text{ ms}$$

La radice dell'equazione caratteristica dell'omogenea associata è $\lambda = -1/\tau = -1.67 \cdot 10^3 \text{ s}^{-1}$, quindi la soluzione generale si esprime nella forma:

$$i_L(t) = K e^{-1.67 \cdot 10^3 t} + i_{LP}(t),$$

dove $i_{LP}(t)$ rappresenta il termine di regime stazionario:

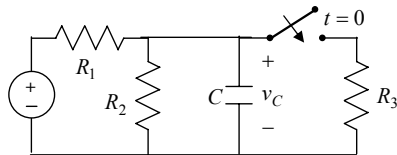
$$i_{LP}(t) = I_{cc} = 0.22 \text{ A}$$

La costante K si ottiene imponendo la condizione iniziale:

$$i_L(0^+) = 0.4 \Rightarrow 0.4 = K - 0.22 \Rightarrow K = 0.18,$$

da cui $i_L(t) = 0.18 e^{-1.67 \cdot 10^3 t} + 0.22 \text{ A}$ per $t > 0$.

ES. 1.7 Il seguente circuito è in regime stazionario fino a $t = 0$, istante in cui si chiude l'interruttore A. Calcolare la tensione sul condensatore in ogni istante e tracciarne l'andamento.

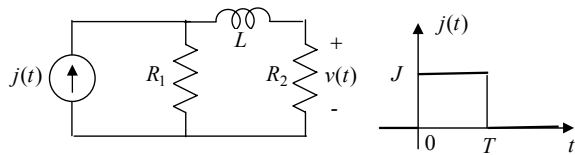


$$E = 220 \text{ V}, \quad C = 1 \text{ F}, \\ R_1 = R_3 = 1 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = 500 \Omega.$$

Risultato: $v_C(t) = 73.33 \text{ V}$ per $t < 0$; $v_C(t) = 54.59 + 18.74e^{-0.004t} \text{ V}$ per $t > 0$.

ES. 1.8 La seguente rete dinamica è a riposo per $t < 0$.

- Tracciare l'andamento della tensione ai capi di R_2 per $t > 0$.
- Calcolare l'energia dissipata da R_2 nell'intervallo $0 < t < 5 \text{ ms}$.



$$J = 40 \text{ A}, \quad T = 1 \text{ ms} \\ R_1 = 30 \Omega, \quad R_2 = 20 \Omega \\ L = 50 \text{ mH}$$

Per $t < 0$ il circuito è a riposo, quindi $i_L(t) = 0$.

Per $0 < t < T$, applicando le leggi di Kirchhoff e scrivendo le caratteristiche dei bipoli si ha:

$$R_1 i_1 = L \frac{di_L}{dt} + v, \quad j = i_1 + i_L, \quad i_L = \frac{v}{R_2},$$

da cui si ricava l'equazione differenziale nell'incognita $v(t)$

$$\frac{dv}{dt} + \frac{R_1 + R_2}{L} v = \frac{R_1 R_2}{L} j,$$

la cui omogenea associata fornisce un'equazione caratteristica avente radice pari a $\lambda = -(R_1 + R_2)/L = -1000 \text{ s}^{-1}$. Pertanto si ha:

$$v(t) = K e^{-1000t} + v_p(t),$$

dove $v_p(t)$ è una soluzione particolare che si può valutare calcolando la soluzione di regime. Per $t \rightarrow \infty$ si tende ad un regime stazionario, quindi l'induttore si comporta come un corto circuito:

$$v_p(t) = J \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} = 480 \text{ V}.$$

Resta da determinare la costante K , che si ottiene dalla condizione iniziale (si osservi che la tensione v , pur non essendo una variabile di stato, è continua in quanto proporzionale ad una variabile di stato):

$$v(0^+) = R_2 i_L(0^+) = R_2 i_L(0^-) = v(0^-) = 0 \Rightarrow 0 = K + 480 \Rightarrow K = -480,$$

da cui $v(t) = 480(1 - e^{-1000t})$ $0 < t < T$.

Per $t > T$ l'equazione differenziale sarà

$$\frac{dv}{dt} + \frac{R_1 + R_2}{L} v = 0,$$

e quindi ragionando come prima si avrà

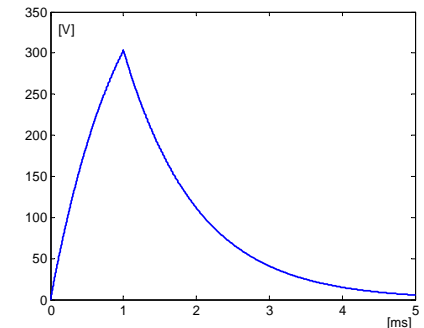
$$v(t) = H e^{-1000t},$$

dove H è una costante arbitraria, determinata imponendo la condizione iniziale per $t = T^+$

$$v(T^+) = R_2 i_L(T^+) = R_2 i_L(T^-) = v(T^-) \Rightarrow \\ 480(1 - e^{-1}) = H e^{-1} \Rightarrow H = 825$$

da cui $v(t) = 825 e^{-1000t} \text{ V}$, per $t > T$.

L'andamento della soluzione è tracciato nel grafico a lato.



Per calcolare l'energia dissipata da R_2

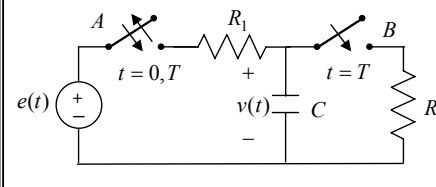
nell'intervallo $[0, t_{fin}]$ con $t_{fin} = 5 \text{ ms}$, basta integrare la potenza istantanea assorbita:

$$W_{R_2}(0, t_{fin}) = \int_0^{t_{fin}} \frac{v^2(t)}{R_2} dt = \int_0^T \frac{v^2(t)}{R_2} dt + \int_T^{t_{fin}} \frac{v^2(t)}{R_2} dt = \int_0^T \frac{480^2 (1 - e^{-1000t})^2}{20} dt + \int_T^{t_{fin}} \frac{825^2 e^{-2000t}}{20} dt$$

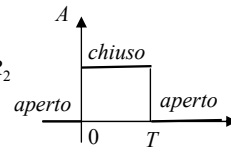
$$W_{R_2}(0, t_{fin}) = 25.48 \text{ J}$$

ES. 1.9 La seguente rete rappresenta un semplice circuito di carica e scarica di un condensatore. La carica avviene tra l'istante $t = 0$ e l'istante $t = T$, intervallo in cui l'interruttore A resta chiuso. Per $t > T$, invece, il condensatore C viene collegato al resto della rete attraverso la chiusura dell'interruttore B. Supponendo la rete a riposo per $t < 0$, valutare:

- la tensione sul condensatore $v(t)$ per $0 < t < T$;
- l'energia massima W_{max} erogabile da C per $t > T$;



$$e(t) = 100 \sin(20t) \text{ V} \\ R_1 = 10 \Omega \\ C = 10 \text{ mF} \\ T = 2 \text{ s}$$



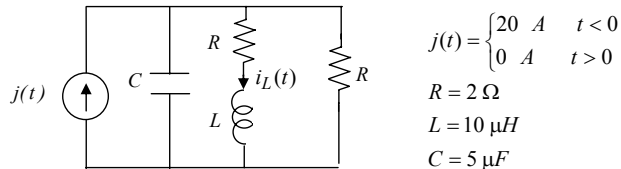
Risultato: a) $v(t) = 40e^{-10t} + 44.7 \sin(20t - 1.11) \text{ V}$ per $0 < t < T$;

b) $W_{max} = 8.64 \text{ J}$;

2. Circuiti dinamici del secondo ordine.

Es. 2.1 Il seguente circuito è in regime stazionario fino a $t = 0$, quando il generatore si spegne. Calcolare:

- il valore delle grandezze di stato all'istante $t = 0^+$
- la corrente $i_L(t)$ per $t > 0$



a) Per $t < 0$ il circuito è in regime stazionario, quindi il condensatore si comporta come un circuito aperto e l'induttore come un corto circuito. Per tale ragione:

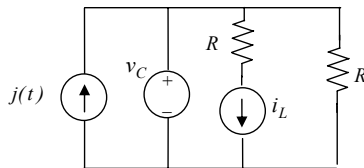
$$i_L(t) = j(t)/2 = 10 \text{ A}, \quad v_C(t) = j(t)R/2 = 20 \text{ V} \quad t < 0.$$

Per la continuità delle variabili di stato si ha: $v_C(0^-) = v_C(0^+) = 20 \text{ V}$ e $i_L(0^-) = i_L(0^+) = 10 \text{ A}$.

b) Per $t > 0$ il circuito è in evoluzione libera. Applicando le leggi di Kirchhoff e le caratteristiche dei bipoli si ricavano le equazioni di stato del sistema:

$$i_L + C \frac{dv_C}{dt} + \frac{v_C}{R} = 0, \quad v_C - Ri_L - L \frac{di_L}{dt} = 0.$$

Alle stesse equazioni si perviene risolvendo il circuito resistivo associato:



Ricavando v_C dalla prima e sostituendola nella seconda si ottiene l'equazione differenziale:

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + \left(\frac{1}{RC} + \frac{R}{L} \right) \frac{di_L}{dt} + \frac{2}{LC} i_L = 0,$$

la cui equazione caratteristica ammette le radici $\lambda_{1,2} = \alpha \pm j\beta = 10^5(-1.5 \pm 1.3j)$. La soluzione si può esprimere, quindi, nella forma: $i_L(t) = \exp(\alpha t)[k_1 \cos(\beta t) + k_2 \sin(\beta t)]$, dove le costanti k_1, k_2 vanno determinate imponendo le condizioni iniziali su i_L e su di_L/dt :

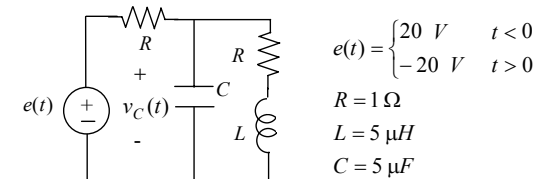
$$i_L(0^+) = 10 = k_1$$

$$\left. \frac{di_L}{dt} \right|_{0^+} = \frac{1}{L} [v_C(0^+) - Ri_L(0^+)] = 0 = \alpha k_1 + \beta k_2 \Rightarrow k_2 = -\frac{\alpha k_1}{\beta} = 11.5$$

La soluzione è, quindi:

$$i_L(t) = \exp(-1.5 \cdot 10^5 t) [10 \cos(1.3 \cdot 10^5 t) + 11.5 \sin(1.3 \cdot 10^5 t)] \quad t > 0.$$

ES. 2.2 Con riferimento al seguente circuito, in regime stazionario per $t < 0$, calcolare la tensione $v_C(t)$ e la potenza $p_C(t)$ assorbita dal condensatore in ogni istante



a) Per $t < 0$ il circuito è in regime stazionario, quindi il condensatore si comporta come un circuito aperto e l'induttore come un corto circuito. Per tale ragione:

$$i_L(t) = e(t)/2R = 10 \text{ A}, \quad v_C(t) = e(t)/2 = 10 \text{ V} \quad t < 0.$$

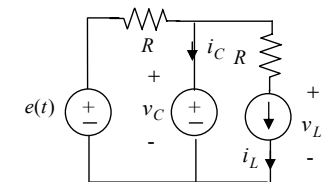
Per la continuità delle variabili di stato si ha: $v_C(0^-) = v_C(0^+) = 10 \text{ V}$ e $i_L(0^-) = i_L(0^+) = 10 \text{ A}$. Osserviamo che, essendo $i_C(t) = 0$, si ha banalmente $p_C(t) = v_C(t)i_C(t) = 0$.

b) Per $t > 0$ il circuito è forzato dal generatore $e(t)$, a partire dalle condizioni iniziali individuate al punto a). Risolvendo il circuito resistivo associato mostrato in figura:

$$i_C = \frac{e - v_C}{R} - i_L, \quad v_L = v_C - Ri_L$$

si ottengono le equazioni di stato:

$$\frac{dv_C}{dt} = \frac{e}{RC} - \frac{v_C}{RC} - \frac{i_L}{C}, \quad \frac{di_L}{dt} = \frac{v_C}{L} - \frac{Ri_L}{L}.$$



Ricavando i_L dalla prima e sostituendola nella seconda si ottiene l'equazione differenziale:

$$\frac{d^2 v_C}{dt^2} + \left(\frac{1}{RC} + \frac{R}{L} \right) \frac{dv_C}{dt} + \frac{2}{LC} v_C = \frac{1}{RC} \frac{de}{dt} + \frac{e}{LC}.$$

L'equazione caratteristica dell'omogenea associata fornisce: $\lambda_{1,2} = \alpha \pm j\beta = 2 \cdot 10^5(-1 \pm j)$, quindi la soluzione si può esprimere nella forma:

$$v_C(t) = e^{\alpha t} [k_1 \cos(\beta t) + k_2 \sin(\beta t)] + v_{CP}(t),$$

dove $v_{CP}(t)$ è una soluzione particolare che può essere scelta come la soluzione di regime a cui il circuito tende per $t \rightarrow \infty$ (regime stazionario):

$$v_{CP}(t) = e(t)/2 = -10 \text{ V}.$$

Le costanti k_1, k_2 vanno determinate imponendo le condizioni iniziali su v_C e su dv_C/dt :

$$v_C(0^+) = 10 = k_1 - 10 \Rightarrow k_1 = 20;$$

$$\left. \frac{dv_C}{dt} \right|_{0^+} = -\frac{1}{C} \left[i_L(0^+) + \frac{v_C(0^+) - e(0^+)}{R} \right] = -8 \cdot 10^6 = \alpha k_1 + \beta k_2 \Rightarrow k_2 = 20.$$

La tensione sul condensatore per $t > 0$ è, quindi:

$$v_C(t) = 20e^{-2 \cdot 10^5 t} [\cos(2 \cdot 10^5 t) - \sin(2 \cdot 10^5 t)] - 10 = 28.3e^{-2 \cdot 10^5 t} [\cos(2 \cdot 10^5 t + 0.79)] - 10 \text{ V}.$$

La potenza assorbita per $t > 0$ si può valutare in due modi: possiamo calcolare preliminarmente la corrente che circola nel condensatore:

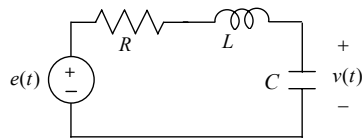
$$i_C(t) = C \frac{dv_C(t)}{dt} = -40e^{-2 \cdot 10^5 t} \sin(2 \cdot 10^5 t + 1.57) \text{ A, da cui:}$$

$$p_C(t) = v_C(t)i_C(t) = -565e^{-4 \cdot 10^5 t} [\sin(4 \cdot 10^5 t + 2.36) + 0.71] + 400e^{-2 \cdot 10^5 t} \sin(2 \cdot 10^5 t + 1.57) \text{ W}$$

Allo stesso risultato si perviene ricordando l'espressione dell'energia di un condensatore:

$$p_C(t) = \frac{C}{2} \frac{dv_C^2(t)}{dt} = 2.5 \cdot 10^{-6} \frac{d}{dt} [28.3e^{-2 \cdot 10^5 t} \cos(2 \cdot 10^5 t + 0.79) - 10]^2.$$

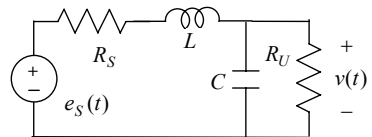
ES. 2.3 Nella seguente rete sono assegnati i valori delle grandezze di stato all'istante $t = 0$. Calcolare la tensione sul condensatore per $t > 0$.



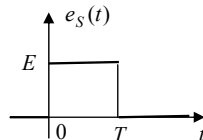
$$\begin{aligned} v(0) &= 1 \text{ V}, \quad i(0) = 0 \text{ A} \\ E &= 1 \text{ V per } t > 0 \\ R &= 1 \Omega, L = 1 \mu\text{H}, C = 1 \mu\text{F} \end{aligned}$$

Risultato: $v_C(t) = e^{-5 \cdot 10^5 t} [\cos(8.7 \cdot 10^5 t) + 0.57 \sin(8.7 \cdot 10^5 t)] \text{ V per } t > 0$.

ES. 2.4 Il seguente circuito rappresenta un semplice sistema trasmettitore-canale-ricevitore. Calcolare la tensione sul ricevitore (R_U) in ogni istante e tracciarne l'andamento.

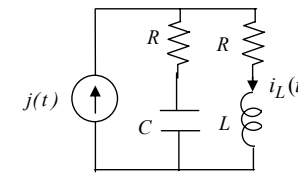


$$\begin{aligned} E &= 6 \text{ V}, \quad T = 1 \text{ ns} \\ R_S &= R_U = 50 \Omega \\ L &= 2 \text{ nH}, \quad C = 10 \text{ pF} \end{aligned}$$



Risultato: $v(t) = 0 \text{ V per } t < 0$; $v(t) = -3.74e^{-4.45 \cdot 10^9 t} + 0.74e^{-22.55 \cdot 10^9 t} + 3 \text{ V per } 0 < t < T$;
 $v(t) = 320e^{-4.45 \cdot 10^9 t} - 4.6 \cdot 10^9 e^{-22.55 \cdot 10^9 t} \text{ per } t > T$.

ES. 2.5 Il seguente circuito è in regime sinusoidale fino $t = 0$, istante in cui il generatore si spegne. Calcolare la corrente $i_L(t)$ in ogni istante e tracciarne l'andamento.



$$\begin{aligned} j(t) &= \begin{cases} 10 \cos(100t) \text{ A} & t < 0 \\ 0 \text{ A} & t > 0 \end{cases} \\ R &= 0.5 \Omega \\ L &= 10 \text{ mH} \\ C &= 50 \text{ mF} \end{aligned}$$

Per $t < 0$ il circuito è in regime sinusoidale, quindi si può ricorrere al metodo fasoriale, ponendo:

$$\bar{J} = 10, \quad \bar{Z}_1 = \bar{Z}_C + \bar{Z}_R = 0.5 - 0.2j, \quad \bar{Z}_2 = \bar{Z}_L + \bar{Z}_R = 0.5 + j.$$

Per il partitore di corrente, nell'induttore si ha:

$$\bar{I}_L = \bar{J} \frac{\bar{Z}_1}{\bar{Z}_1 + \bar{Z}_2} = 2.07 - 3.66j = 4.21 \exp(-1.06j) \Rightarrow i_L(t) = 4.21 \cos(100t - 1.06) \text{ A}.$$

Applicando la LKC si ricava: $\bar{I}_C = \bar{J} - \bar{I}_L = 7.93 + 3.66j$, da cui la tensione:

$$\bar{V}_C = \bar{Z}_C \bar{I}_C = 1.74 \exp(-1.14j) \Rightarrow v_C(t) = 1.74 \cos(100t - 1.14) \text{ V}.$$

Per la continuità delle variabili di stato: $v_C(0^-) = v_C(0^+) = 0.73 \text{ V}$, $i_L(0^-) = i_L(0^+) = 2.07 \text{ A}$.

Per $t > 0$ il circuito è in evoluzione libera. Applicando la LKT all'unica maglia si ottiene:

$$v_C + 2Ri_L + L \frac{di_L}{dt} = 0.$$

Derivando tale equazione e sostituendovi la caratteristica di C si ottiene l'equazione differenziale

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + \frac{2R}{L} \frac{di_L}{dt} + \frac{1}{LC} i_L = 0,$$

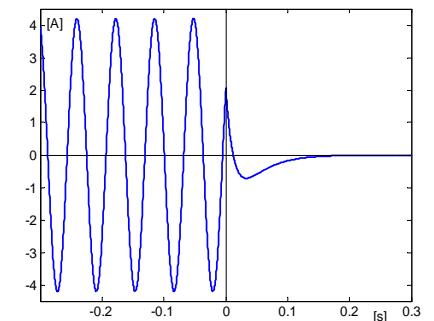
la cui equazione caratteristica ammette le radici $\lambda_1 = -72.4$ e $\lambda_2 = -27.6$. La soluzione si può esprimere, quindi, nella forma: $i_L(t) = k_1 \exp(\lambda_1 t) + k_2 \exp(\lambda_2 t)$, dove le costanti k_1, k_2 sono determinate dalle condizioni iniziali su i_L e su di_L/dt :

$$\begin{aligned} i_L(0^+) &= 2.07 = k_1 + k_2, \\ \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{0^+} &= -\frac{v_C(0^+) + 2Ri_L(0^+)}{L} = -280 \Rightarrow \\ -280 &= \lambda_1 k_1 + \lambda_2 k_2 \Rightarrow k_1 = 4.98, \quad k_2 = -2.91 \end{aligned}$$

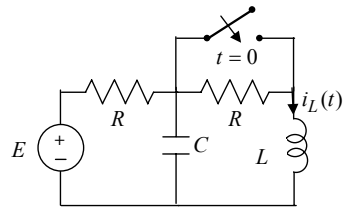
Per $t > 0$ la soluzione è, quindi, data da:

$$i_L(t) = 4.98 \exp(-72.4t) - 2.91 \exp(-27.6t) \text{ A}.$$

La figura a lato riporta l'andamento della soluzione in ogni istante.

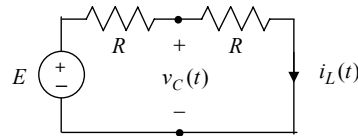


ES. 2.6 La rete in figura è in regime stazionario fino $t = 0$, istante in cui si chiude l'interruttore. Calcolare la corrente $i_L(t)$ per $t > 0$.



$$\begin{aligned} E &= 2 \text{ V} \\ R &= 1/3 \, \Omega \\ L &= 1 \text{ mH} \\ C &= 2 \text{ mF} \end{aligned}$$

Il circuito da analizzare per $t < 0$ è disegnato a lato. Essendo in regime stazionario, il condensatore si comporta come un circuito aperto e l'induttore come un corto circuito:



$$i_L(t) = E/2R = 3 \text{ A}, \quad v_C(t) = E/2 = 1 \text{ V} \quad (t < 0).$$

Per la continuità delle variabili di stato si ha: $v_C(0^-) = v_C(0^+) = 1 \text{ V}$ e $i_L(0^-) = i_L(0^+) = 3 \text{ A}$.

Il circuito da analizzare per $t > 0$ è disegnato a lato. Analizzando il circuito resistivo associato si ricava il sistema di equazioni:

$$i_L + i_C = \frac{E - v_C}{R}, \quad v_C = v_L,$$

da cui è semplice ottenere le equazioni di stato della rete:

$$\frac{dv_C}{dt} = \frac{E}{RC} - \frac{v_C}{RC} - \frac{i_L}{C}, \quad \frac{di_L}{dt} = \frac{v_C}{L},$$

Ricavando v_C dalla seconda e sostituendola nella prima si ottiene l'equazione differenziale:

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + \frac{1}{RC} \frac{di_L}{dt} + \frac{1}{LC} i_L = \frac{E}{RLC}.$$

Le radici dell'equazione caratteristica dell'omogenea associata sono: $\lambda_1 = -1000, \lambda_2 = -500$, quindi la soluzione si può esprimere nella forma:

$$i_L(t) = k_1 e^{-1000t} + k_2 e^{-500t} + i_{LP}(t),$$

dove $i_{LP}(t)$ è una soluzione particolare che può essere scelta come la soluzione di regime a cui il circuito tende per $t \rightarrow \infty$ (regime stazionario): $i_{LP}(t) = E/R = 6 \text{ A}$.

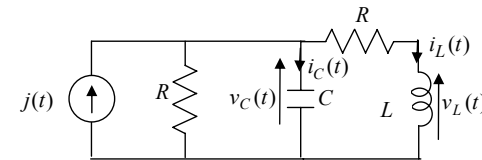
Le costanti k_1, k_2 vanno determinate imponendo le condizioni iniziali su i_L e su di_L/dt :

$$i_L(0^+) = 3 = k_1 + k_2 + 6; \quad \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{0^+} = \frac{1}{L} v_C(0^+) = 1000 = -1000k_1 - 500k_2,$$

da cui: $k_1 = 1, k_2 = -4$, e quindi la soluzione per $t > 0$ è $i_L(t) = e^{-1000t} - 4e^{-500t} + 6 \text{ A}$.

ES. 2.7 La rete in figura è in regime stazionario per $t < 0$. Determinare:

- le grandezze di stato all'istante $t = 0^+$
- la corrente nel condensatore e la tensione nell'induttore all'istante $t = 0^+$
- la tensione sul condensatore per $t > 0$
- la tensione sull'induttore per $t > 0$



$$j(t) = \begin{cases} 2 & t < 0 \\ 2 \sin(\omega t) & t > 0 \end{cases}$$

$$\omega = 10^6 \text{ rad/s}, R = 1 \, \Omega$$

$$L = 1 \, \mu\text{H}, C = 2 \, \mu\text{F}$$

Risultato:

- $v_C(0^+) = 1 \text{ V}, i_L(0^+) = 1 \text{ A}$
- $i_C(0^+) = -2 \text{ A}, v_L(0^+) = 0 \text{ V}$
- $v_C(t) = 2.28e^{-10^6 t} \cos(10^6 t + 0.90) + 1.26 \cos(10^6 t - 0.32) \text{ V}$ per $t > 0$
- $v_L(t) = 4.46 \cos(10^6 t - 0.46) - e^{-10^6 t} [3.22 \sin(10^6 t + 1.69) - 9.12 \sin(10^6 t + 2.48)] \text{ V}$ per $t > 0$