



Università degli Studi di Cassino

Esercitazioni di Elettrotecnica: circuiti in evoluzione dinamica

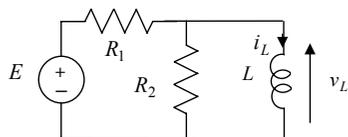
Antonio Maffucci

maffucci@unicas.it

ver.2 – ottobre 2006

1. Circuiti dinamici del primo ordine.

ES. 1.1 Nel seguente circuito è assegnata la corrente nell'induttore all'istante $t = 0$. Ricavare la corrente sull'induttore per $t > 0$, graficarne l'andamento e stimare la durata del transitorio.

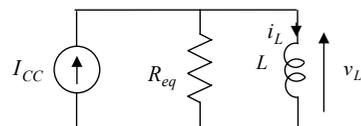


$E = 220 V$ per $t > 0$,
 $i_L(0) = 0.4 A$,
 $L = 0.1 H$, $R_1 = 1 k\Omega$, $R_2 = 200 \Omega$.

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

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

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



si ottiene la rete equivalente in figura, descritta dalle equazioni:

$$i_L + \frac{v_L}{R} = I_{cc}, \quad v_L = L \frac{di_L}{dt},$$

dalle quali si ricava facilmente l'equazione differenziale nell'incognita $i_L(t)$

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

Risolvendo l'equazione caratteristica dell'omogenea associata

$$\lambda + \frac{1}{\tau} = 0 \Rightarrow \lambda = -1/\tau = -1.67 \cdot 10^3 s^{-1},$$

possiamo esprimere la soluzione generale nella forma: $i_L(t) = Ke^{-1.67 \cdot 10^3 t} + i_{LP}(t)$,

dove $i_{LP}(t)$ rappresenta il termine di regime stazionario. In tale condizione l'induttore è equivalente ad un corto-circuito, per cui:

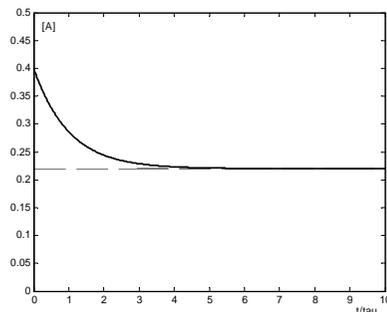
$$i_{LP}(t) = I_{CC} = 0.22 A.$$

La costante K si ottiene imponendo la continuità della variabile di stato $i_L(t)$ all'istante $t = 0$:

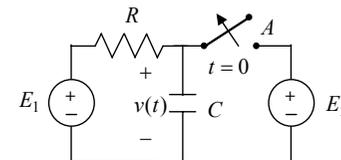
$$i_L(0^-) = 0.4 = i_L(0^+) = K - 0.22 \Rightarrow K = 0.18$$

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

il cui andamento nel tempo è graficato a lato. La durata del transitorio è stimata in $4\tau = 2.40 \text{ ms}$.



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



$E_1 = 8 V$, $E_2 = 2 V$
 $R = 10 k\Omega$, $C = 2 mF$

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

$$v(t) = E_2 = 2 V.$$

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 $v(t)$

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

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

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

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

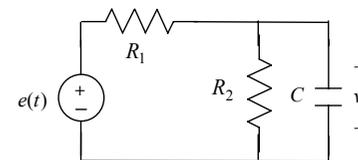
$$v_p(t) = E_1 = 8 V.$$

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

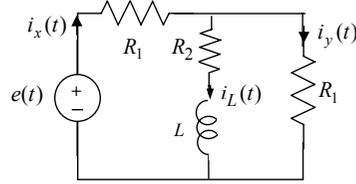
ES. 1.3 Dato il seguente circuito, valutare la tensione $v(t)$ per $t > 0$.



$e(t) = 50 V$ $t > 0$
 $v(t = 0) = 10 V$, $C = 1 mF$
 $R_1 = 20 \Omega$, $R_2 = 24 \Omega$.

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

ES. 1.4 Considerato il seguente circuito, che fino all'istante $t = 0$ lavora in regime stazionario, calcolare la corrente nell'induttore per ogni istante, graficare l'andamento e stimare la durata del transitorio.



$$e(t) = \begin{cases} 10 \text{ V} & t < 0 \\ -10 \text{ V} & t > 0 \end{cases}$$

$$R_1 = 10 \Omega$$

$$R_2 = 20 \Omega$$

$$L = 2 \text{ mH}$$

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 valutare la soluzione per $t > 0$ si può procedere come nell'esercizio 1.1, valutando dapprima l'equivalente di Norton ai capi dell'induttore:

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

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

$$\frac{di_L}{dt} + \frac{i_L}{\tau} = \frac{I_{cc}}{\tau}, \quad \text{dove } \tau \equiv \frac{L}{R_{eq}} = 80 \mu\text{s}.$$

Alternativamente si possono ovviamente applicare le leggi di Kirchhoff alla rete di partenza:

$$R_1 i_x + R_1 i_y = e, \quad R_1 i_y = R_2 i_L + L \frac{di_L}{dt}, \quad i_x = i_y + i_L, \quad \text{da cui } \frac{di_L}{dt} + \frac{1}{\tau} i_L = \frac{e}{2L}.$$

La radice dell'equazione caratteristica dell'omogenea associata è $\lambda = -1/\tau = -12.5 \cdot 10^3 \text{ s}^{-1}$, 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 la soluzione di regime stazionario:

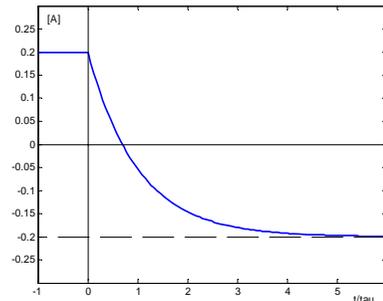
$$i_{LP}(t) = -0.2 \text{ A}.$$

Imponendo la continuità della corrente $i_L(t)$:

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

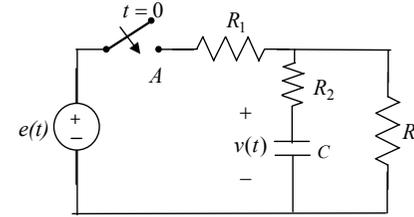
da cui: $i_L(t) = -0.2 + 0.4 e^{-12.5 \cdot 10^3 t} \quad t > 0.$

Il transitorio si estinguerà in circa $4\tau = 0.32 \text{ ms}.$



ES. 1.5 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).



$$e(t) = 10 \cos(\omega t)$$

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

$$R_1 = 20 \Omega, \quad R_2 = 5 \Omega$$

$$R_3 = 10 \Omega, \quad C = 1 \text{ mF}$$

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

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

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 $\dot{Z}_x = \dot{Z}_2 // \dot{Z}_3$:

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

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

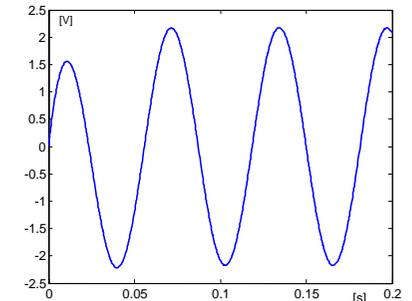
Dalla condizione iniziale si ha:

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

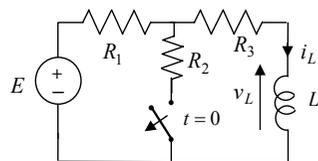
Quindi in definitiva si ottiene la tensione

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

il cui andamento è tracciato nella figura a lato.



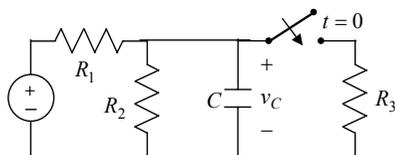
ES. 1.6 Il seguente circuito è in regime stazionario fino a $t = 0$, istante in cui si apre l'interruttore A. Calcolare la tensione ai capi dell'induttore in ogni istante e tracciarne il grafico.



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

Risultato: $v_L(t) = 0$ per $t < 0$; $v_L(t) = 88.5e^{-1.5 \cdot 10^4 t}$ V per $t > 0$.

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

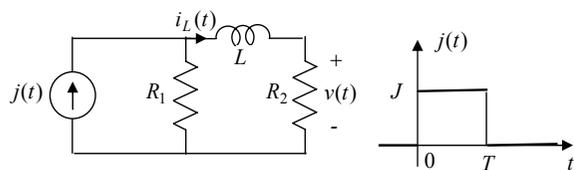


$$E = 220 \text{ V}, \quad C = 1 \text{ F}, \\ R_1 = R_3 = 1 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = 500 \Omega.$$

Risultato: $v_C(t) = 73.33$ V per $t < 0$; $v_C(t) = 54.59 + 18.74e^{-4 \cdot 10^{-3} t}$ 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 $0 < t < 5 \text{ ms}$.



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

Essendo $v(t) = R_2 i_L(t)$ è opportuno risolvere il problema nell'incognita $i_L(t)$, variabile di stato.

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

Per $0 < t < T$, valutando l'equivalente di Norton ai capi di L si ottiene:

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

da cui l'equazione differenziale nell'incognita $i_L(t)$:

$$\frac{di_L}{dt} + \frac{i_L}{\tau} = \frac{I_{cc}}{\tau}, \quad \text{con} \quad \tau = \frac{L}{R_{eq}} = 1 \text{ ms}.$$

L'omogenea associata fornisce un'equazione caratteristica avente radice $\lambda = -1/\tau = -10^3 \text{ s}^{-1}$.

La soluzione assume quindi la forma:

$$i_L(t) = Ke^{-1000t} + i_{LP}(t),$$

dove $i_{LP}(t)$ è la soluzione di regime stazionario, quindi assumendo L come corto circuito:

$$i_{LP}(t) = J \frac{R_1}{R_1 + R_2} = 24 \text{ A}.$$

Resta da determinare la costante K , che si ottiene dalla condizione iniziale:

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = 0 \quad \Rightarrow \quad 0 = K + 24 \quad \Rightarrow \quad K = -24,$$

da cui $v(t) = R_2 i_L(t) = 480(1 - e^{-1000t})$ per $0 < t < T$.

Per $t > T$ l'equazione differenziale sarà

$$\frac{di_L}{dt} + \frac{i_L}{\tau} = 0,$$

e quindi tutta la soluzione coincide con la soluzione dell'omogenea

$$i_L(t) = He^{-1000t},$$

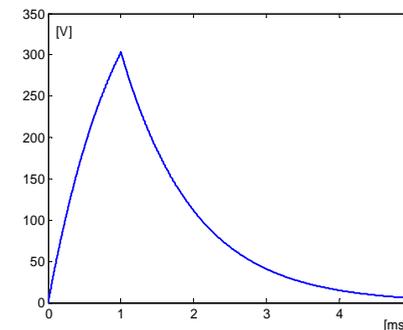
dove H è una costante arbitraria, determinata imponendo la condizione iniziale per $t = T^+$

$$i_L(T^+) = i_L(T^-) \quad \Rightarrow \\ 24(1 - e^{-1}) = He^{-1} \quad \Rightarrow \quad H = 41.24$$

da cui

$$v(t) = R_2 i_L(t) \approx 825e^{-1000t} \text{ V per } t > T.$$

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



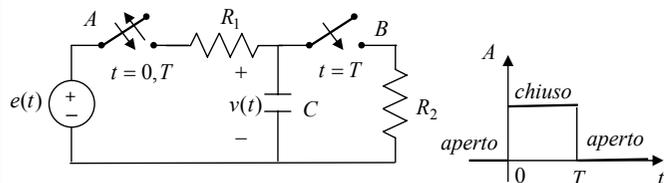
Per calcolare l'energia dissipata da R_2 nell'intervallo $[0, t_{fin}]$ con $t_{fin} = 5 \text{ ms}$, basta integrare la potenza istantanea assorbita:

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

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

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:

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



$$e(t) = 100\sin(20t) \text{ V}$$

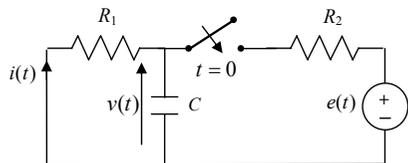
$$R_1 = 10 \Omega$$

$$C = 10 \text{ mF}$$

$$T = 2 \text{ s}$$

Risultato: a) $v(t) = 40e^{-10t} + 44.7\sin(20t - 1.11) \text{ V}$ per $0 < t < T$;
 b) $W_{\max} = 8.64 \text{ J}$;

ES. 1.10 Nella seguente rete è nota la tensione ai capi del condensatore all'istante di chiusura dell'interruttore $t=0$. Valutare la corrente $i(t)$ nel resistore R_1 per $t > 0$



$$e(t) = \sin(100t) \text{ V}$$

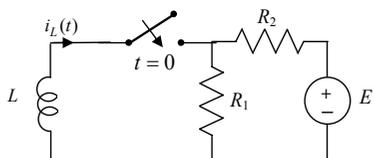
$$R_1 = 15 \Omega, R_2 = 10 \Omega,$$

$$C = 1 \text{ mF}, v(0^+) = 1 \text{ V}.$$

Risultato: $i(t) = -0.08e^{-t/0.006} - 0.03\sin(100t - 0.54) \text{ A}$

ES. 1.11 Nella seguente rete l'interruttore si chiude all'istante $t=0$, istante in cui la corrente circolante in L è nota. Calcolare:

- a) il circuito equivalente di Thevenin ai capi di L per $t > 0$;
- b) la corrente che circola nell'induttore per $t > 0$.



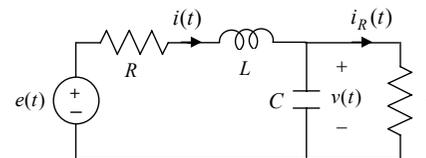
$$E = 10 \text{ V}, i_L(0) = 2 \text{ A}$$

$$R_1 = 5 \Omega, R_2 = 4 \Omega, L = 1 \text{ mH}.$$

Risultato: a) $R_{eq} = 2.22 \Omega, E_0 = 5.55 \text{ V}$
 b) $i_L(t) = -2.5 + 4.5e^{-t/\tau} \text{ A}$, con $\tau = 0.45 \text{ ms}$.

2. Circuiti dinamici del secondo ordine.

ES. 2.1 La seguente rete è in regime stazionario fino all'istante $t=0$. Calcolare la tensione sul condensatore in ogni istante, graficarne l'andamento e stimare la durata del transitorio.



$$e(t) = \begin{cases} 2 \text{ V} & \text{per } t < 0 \\ -2 \text{ V} & \text{per } t > 0 \end{cases}$$

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

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:

$$v(t) = e(t) \frac{R}{2R} = 1 \text{ V}, \quad i(t) = \frac{e(t)}{2R} = 1 \text{ A}.$$

Per la continuità delle variabili di stato si avrà: $v(0^-) = v(0^+) = 1 \text{ V}$ e $i(0^-) = i(0^+) = 1 \text{ A}$.

L'evoluzione dinamica del circuito per $t > 0$ sarà descritta dalle seguenti equazioni derivate imponendo le leggi di Kirchhoff e le caratteristiche dei bipoli:

$$Ri + L \frac{di}{dt} + v = e, \quad i = \frac{v}{R} + C \frac{dv}{dt}.$$

Da tali equazioni si perviene al sistema delle equazioni di stato:

$$\frac{di}{dt} = \frac{e-v}{L} - \frac{Ri}{L} \quad \frac{dv}{dt} = \frac{i}{C} - \frac{v}{CR}.$$

L'equazione differenziale nell'incognita $v(t)$ sarà quindi

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

L'equazione caratteristica dell'omogenea associata è la seguente:

$$\lambda^2 + 2 \cdot 10^6 \lambda + 2 \cdot 10^6 = 0,$$

e fornisce le radici $\lambda_{1,2} = \alpha \pm j\beta = 10^6(-1 \pm j)$. La soluzione dell'omogenea associata può quindi essere espressa nella forma:

$$v_0(t) = e^{\alpha t} [k_1 \cos(\beta t) + k_2 \sin(\beta t)].$$

A tale soluzione va aggiunta la soluzione di regime stazionario che, per effetto delle considerazioni svolte precedentemente, sarà banalmente pari a: $v_p(t) = -1 \text{ V}$. La soluzione generale per $t > 0$ assume quindi la forma:

$$v(t) = e^{\alpha t} [k_1 \cos(\beta t) + k_2 \sin(\beta t)] - 1.$$

Le costanti arbitrarie si determinano imponendo la continuità delle variabili di stato nell'istante $t = 0$. Tale proprietà impone le seguenti condizioni iniziali su $v(t)$ e su $v'(t)$:

$$v(0^+) = 1 = k_1 - 1 \Rightarrow k_1 = 2$$

$$\left. \frac{dv}{dt} \right|_{0^+} = \frac{1}{C} \left[i(0^+) - \frac{v(0^+)}{R} \right] = 0 = \alpha k_1 + \beta k_2 \Rightarrow k_2 = -\frac{\alpha k_1}{\beta} = 2.$$

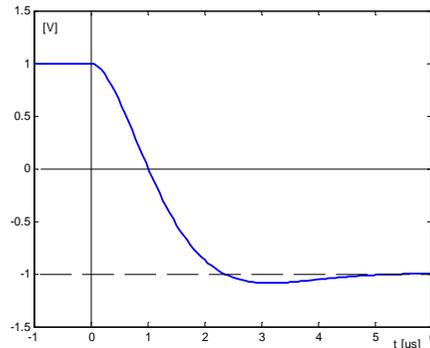
La soluzione è, quindi:

$$v(t) = -1 - 2e^{-10^6 t} [\cos(10^6 t) + \sin(10^6 t)] \text{ V.}$$

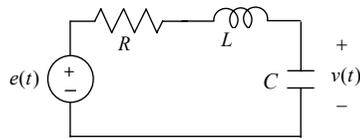
L'andamento della tensione in ogni istante di tempo è riportato nel grafico a lato.

La costante di tempo della rete è pari a $\tau = -1/\alpha = 1 \mu\text{s}$, mentre il periodo delle oscillazioni naturali è pari a $T = -2\pi/\beta = 6.28 \mu\text{s}$.

Durante il transitorio, quindi, è visibile meno di una oscillazione naturale completa.



ES. 2.2 Nella seguente rete sono assegnati i valori delle grandezze di stato all'istante $t = 0$. Calcolare la tensione sul condensatore per $t > 0$.

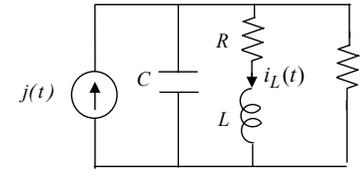


$$\begin{aligned} v(0) &= 1 \text{ V, } i(0) = 0 \text{ A} \\ E &= 1 \text{ V per } t > 0 \\ R &= 1\Omega, L = 1\mu\text{H}, C = 1\mu\text{F} \end{aligned}$$

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. 2.3 Il seguente circuito è in regime stazionario fino a $t = 0$. Calcolare:

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



$$\begin{aligned} j(t) &= \begin{cases} 20 \text{ A} & t < 0 \\ 0 \text{ A} & t > 0 \end{cases} \\ R &= 2 \Omega \\ L &= 10 \mu\text{H} \\ C &= 5 \mu\text{F} \end{aligned}$$

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 $i_L(0^-) = i_L(0^+) = 10 \text{ A}$.

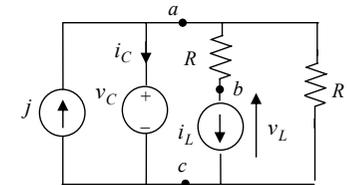
b) Per $t > 0$ il circuito è in evoluzione libera. Per ottenere le equazioni di stato si possono imporre le equazioni di Kirchhoff e le caratteristiche, come fatto nell'esercizio 1.1. Un metodo più efficace consiste nella risoluzione preliminare del *circuito resistivo associato*.

Questo circuito può essere studiato applicando, ad esempio, il metodo dei potenziali nodali modificato. Considerando c come nodo di riferimento e osservando che il potenziale del nodo a è pari a v_C mentre quello del nodo b è pari a v_L si ha:

$$\frac{v_C - v_L}{R} = i_L, \quad i_L + \frac{v_C}{R} + i_C - j = 0.$$

Le variabili non di stato saranno esprimibili come:

$$v_L = v_C - Ri_L, \quad i_C = -i_L - \frac{v_C}{R} + j.$$



Ricordando le caratteristiche dei bipoli dinamici, da queste equazioni si ottengono immediatamente le equazioni di stato della rete:

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

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 fornisce $\lambda_{1,2} = \alpha \pm j\beta = 10^5 (-1.5 \pm 1.3j)$. La soluzione è, quindi:

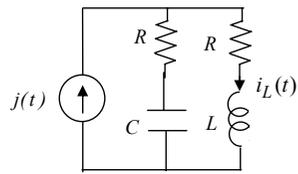
$$i_L(t) = \exp(\alpha t) [k_1 \cos(\beta t) + k_2 \sin(\beta t)],$$

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

$$i_L(0^+) = 10 = k_1, \quad \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{0^+} = \frac{v_C(0^+) - Ri_L(0^+)}{L} = 0 = \alpha k_1 + \beta k_2 \Rightarrow k_2 = -\frac{\alpha k_1}{\beta} = 11.5.$$

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

ES. 2.4 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.



$$j(t) = \begin{cases} 10 \cos(100t) \text{ A} & t < 0 \\ 0 \text{ A} & t > 0 \end{cases}$$

$$R = 0.5 \Omega$$

$$L = 10 \text{ mH}$$

$$C = 50 \text{ mF}$$

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

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

Per il partitore di corrente, la corrente dell'induttore sarà

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

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

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

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 :

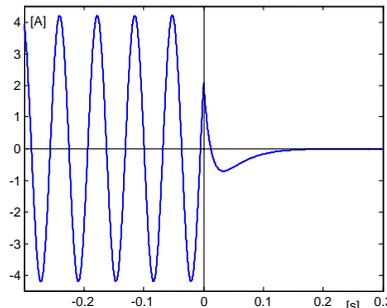
$$i_L(0^+) = 2.07 = k_1 + k_2,$$

$$\left. \frac{di_L}{dt} \right|_{0^+} = -\frac{v_C(0^+) + 2Ri_L(0^+)}{L} = -280 = \lambda_1 k_1 + \lambda_2 k_2.$$

Risolviendo tale sistema si ottengono: $k_1 = 4.98$,

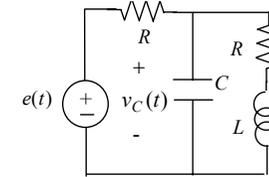
$k_2 = -2.91$ quindi per $t > 0$ la soluzione è data da:

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



Andamento della soluzione in ogni istante.

ES. 2.5 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



$$e(t) = \begin{cases} 20 \text{ V} & t < 0 \\ -20 \text{ V} & t > 0 \end{cases}$$

$$R = 1 \Omega$$

$$L = 5 \mu\text{H}$$

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

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 $i_L(0^-) = i_L(0^+) = 10 \text{ A}$.

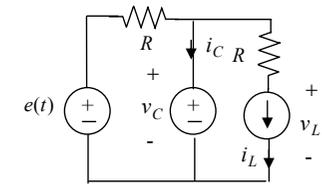
Osserviamo che, essendo $i_C(t) = 0$, si ha banalmente $p_C(t) = v_C(t)i_C(t) = 0$.

Per $t > 0$ il circuito è forzato dal generatore $e(t)$, a partire dalle condizioni iniziali individuate precedentemente. 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:

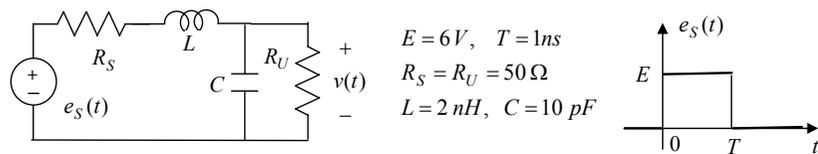
$$i_C(t) = C \frac{dv_C(t)}{dt} = -40e^{-2 \cdot 10^5 t} \sin(2 \cdot 10^5 t + 1.57) \text{ A, da cui:}$$

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

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

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

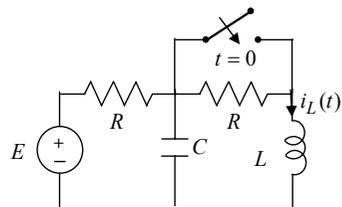
ES. 2.6 Il seguente circuito rappresenta un semplice sistema trasmettitore-canale-ricevitore. Calcolare la tensione sul ricevitore (R_U) in ogni istante e tracciarne l'andamento.



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

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 $0 < t < T$;
 $v(t) = 320e^{-4.45 \cdot 10^9 t} - 4.6 \cdot 10^9 e^{-22.55 \cdot 10^9 t}$ per $t > T$.

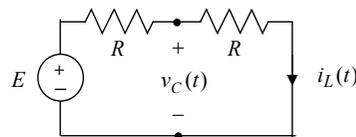
ES. 2.7 La rete in figura è in regime stazionario fino $t = 0$, istante in cui si chiude l'interruttore. Calcolare la corrente $i_L(t)$ per $t > 0$.



$E = 2 \text{ V}$
 $R = 1/3 \Omega$
 $L = 1 \text{ mH}$
 $C = 2 \text{ mF}$

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:

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



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

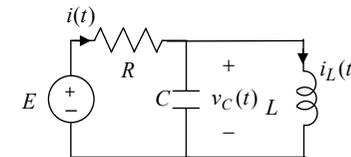
Il circuito da analizzare per $t > 0$ è disegnato a lato.

Dal circuito resistivo associato si ricavano le 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): $i_{LP}(t) = E/R = 6 \text{ A}$.

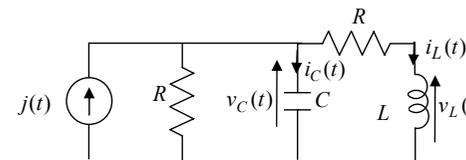
Le costanti k_1, k_2 vanno determinate imponendo le condizioni iniziali su i_L e su di_L/dt :

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

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. 2.8 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 $t > 0$.