



082742 – Elettrotecnica (E-O)

Prof. F. Bizzarri

Esame, 11 Febbraio 2016

Cognome _____ Nome _____

Matricola _____ Firma _____

AVVERTENZE

- La prova dura **3 ore**
- I punteggi massimi per ogni quesito sono indicati nella tabella sottostante; un punteggio complessivo inferiore a **16 punti** invalida la prova.

Quesito o Esercizio	E1 2.0 punti	E2a 3.0 punti	E2b 4.0 punti	E2c 2.0 punto	E3a 5.0 punti	E3b 3.0 punto	E4a 5.0 punto	E4b 4.0 punto	Voto Finale
Voto									

Riportare i risultati e i passaggi salienti nel riquadro relativo ad ogni esercizio

E1**Enunciare e discutere la legge di Ampere-Maxwell.**

Vedere dispense paragrafo 8.3.

E2a

Dato il circuito in Figura 1, si assuma $\alpha \neq 0$ e si determini l'equazione di stato che ne regola la dinamica.

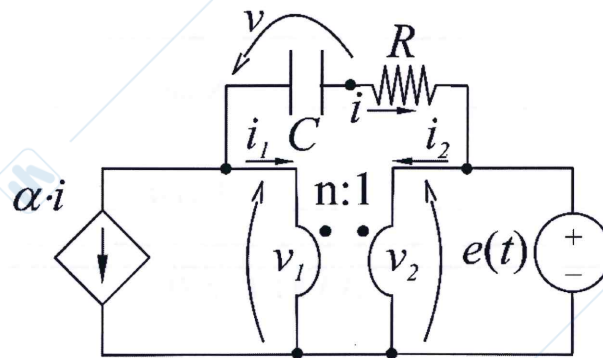


Figura 1

$$v_1 - v - Ri - e(t) = 0$$

$$v_1 = mv_2 = me(t)$$

$$i' = C \frac{dv}{dt}$$

$$RC \frac{dv}{dt} = me(t) - e(t) - v$$

$$\frac{dv}{dt} = -\frac{1}{RC}v + \frac{m-1}{RC}e(t)$$

E2b

Il generatore indipendente di tensione in Figura 1 imprime ai suoi capi una tensione pari a $e(t) = E_0 + E_1 u(t-2)$. Il circuito (con $\alpha \neq 0$) evolve in regime stazionario per $t = 2^-$. Si determinino $v(2^-)$ e $v(t)$ per $t > 2$.

in $t = 2^-$ regime stazionario quindi $i = C \frac{dv}{dt} \Big|_{t=2^-} = 0$

$$\frac{dv}{dt} \Big|_{t=2^-} = -\frac{1}{RC} v(2^-) + \frac{(n-1)E_0}{RC}$$

$$v(2^-) = (n-1)E_0$$

$v(2^+) = v(2^-)$ x che $v(t)$ è una variabile di stato ed è quindi più continua degli ingressi.

$$V(t) = H \quad \frac{dH}{dt} = 0 = -\frac{1}{RC} H + \frac{n-1}{RC} (E_0 + E_1)$$

$$H = (n-1)(E_0 + E_1)$$

$$v(t) = k e^{\lambda(t-2)} + H = k e^{-\frac{(t-2)}{RC}} + (n-1)(E_0 + E_1)$$

$$v(2) = k + (n-1)(E_0 + E_1) = (n-1)E_0 \quad k = -(n-1)E_1$$

$$v(t) \Big|_{t>2} = (1-n)E_1 e^{-\frac{t-2}{RC}} + (n-1)(E_0 + E_1)$$

E2c

Per il circuito in Figura 1, si determini la potenza assorbita dal generatore di corrente controllato in corrente ($\alpha \neq 0$) per $t = 2^-$ e per $t > 2$.

$$p_{\text{ass}}(t) = \alpha i \cdot v_1 = \alpha i m e(t)$$

$$t = 2^- \rightarrow i = \frac{C dv}{dt} = 0 \rightarrow p_{\text{ass}}(t) = \alpha \cdot 0 \cdot E_0 n = 0$$

$$t > 2 \rightarrow i = C \frac{dv}{dt} = - \frac{(1-n)E_1}{R} e^{-\frac{(t-2)}{RC}}$$

$$p_{\text{ass}}(t) \Big|_{t > 2} = \alpha (E_0 + E_1) n \frac{(n-1)E_1}{R} e^{-\frac{(t-2)}{RC}}$$

E3a

Il circuito in Figura 2 evolve in regime sinusoidale con $e(t) = E \sin(\omega t)$. L'amplificatore operazionale è ideale e lavora in condizioni di massa virtuale. Si determini la corrente $i(t)$.

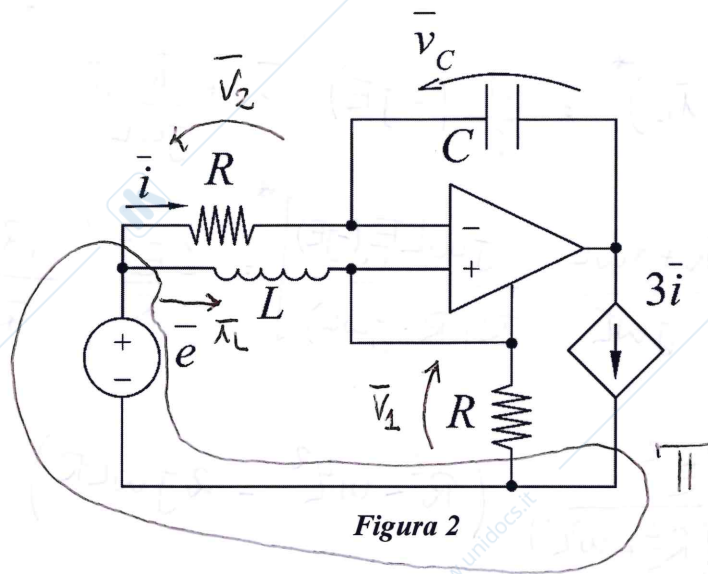


Figura 2

$$\bar{e} = -jE \quad \bar{i} = \frac{-jE - \bar{v}_1}{R} = \frac{\bar{v}_2}{R} \quad \bar{v}_1 = -jE - R\bar{i}$$

$$\bar{i}_L = \frac{\bar{v}_2}{j\omega L}$$

$$KLL_{\pi}: \bar{i} + \frac{R\bar{i}}{j\omega L} = 3\bar{i} + \frac{\bar{v}_1}{R}$$

$$\bar{i} \left(1 - 3 + \frac{R}{j\omega L} + 1 \right) = -\frac{jE}{R}$$

$$\bar{i} \left(\frac{R}{j\omega L} - 1 \right) = \frac{R - j\omega L}{j\omega L} \bar{i} = -\frac{jE}{R}$$

$$\bar{i} = \frac{-j^2 E \omega L}{R(R - j\omega L)} = \frac{E \omega L}{R(R - j\omega L)} = \frac{E \omega L}{R} \frac{R + j\omega L}{R^2 + \omega^2 L^2}$$

$$i(t) = \operatorname{Re} \left\{ \bar{i} e^{j\omega t} \right\} = \frac{E \omega L}{R(R^2 + \omega^2 L^2)} \left(R \cos \omega t - \omega L \sin \omega t \right)$$

E3b

Per il circuito in Figura 2, nelle stesse ipotesi del punto E3a, si determini il valore di ω tale che il generatore indipendente di tensione eroghi solo potenza reattiva.

$$\begin{aligned}\hat{P}_{\bar{e}}^{ev} &= \frac{1}{2} \bar{e} (\bar{i} + \bar{i}_L)^* = \frac{1}{2} (-jE) \left(\bar{i} + \frac{R}{j\omega L} \bar{i} \right)^* \\ &= \frac{1}{2} (-jE) \left[\frac{R+j\omega L}{j\omega L} \frac{j\omega L (-jE)}{R(R-j\omega L)} \right]^* = \frac{1}{2} \frac{E^2}{R} \left(\frac{(R+j\omega L)^2}{R^2+\omega^2 L^2} \right)^* \\ &= \frac{1}{2} \frac{E^2}{R(R^2+\omega^2 L^2)} (R^2 - \omega^2 L^2 - 2j\omega LR)\end{aligned}$$

$$\hat{P}_{\bar{e}}^{ev} = P_{\bar{e}}^{ev} + j Q_{\bar{e}}^{ev} \quad e \quad P_{\bar{e}}^{ev} = 0 \iff R^2 - \omega^2 L^2 = 0$$

$$\omega = \frac{R}{L}$$

E4a

Per il doppio-bipolo in Figura 3 (assumendo $\alpha > 1$) si determinino i parametri della rappresentazione ibrida $\begin{bmatrix} v_1 \\ i_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} h_{11} & h_{12} \\ h_{21} & h_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_1 \\ v_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} E_1 \\ A_2 \end{bmatrix}$.

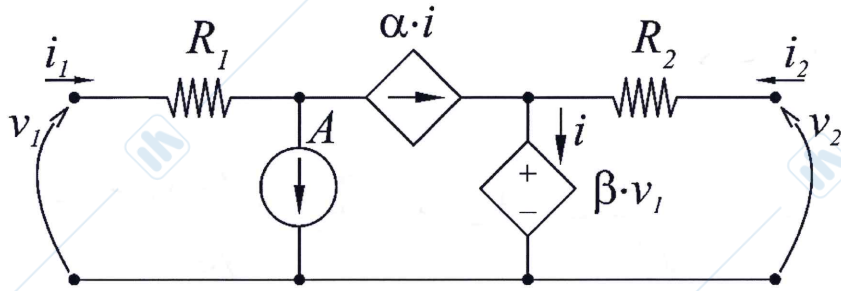


Figura 3

$$i_1 = \alpha i + A \quad i = (i_1 - A) / \alpha$$

$$\alpha i = i_1 - A \quad i = \frac{i_1 - A}{\alpha}$$

$$i_2 = (1 - \alpha) \frac{i_1 - A}{\alpha} = \underbrace{\frac{1 - \alpha}{\alpha}}_{h_{21}} i_1 + \underbrace{\frac{\alpha - 1}{\alpha} A}_{A_2} \quad h_{22} = \emptyset$$

$$\beta v_1 + R_2 i_2 - v_2 = 0$$

$$v_1 = \frac{1}{\beta} \left[R_2 \frac{1 - \alpha}{\alpha} i_2 + R_2 \frac{\alpha - 1}{\alpha} A + v_2 \right]$$

$$v_1 = \underbrace{\frac{R_2 (1 - \alpha)}{\alpha \beta}}_{h_{11}} i_2 + \underbrace{\frac{v_2}{\beta}}_{h_{12}} + \underbrace{\frac{\alpha - 1}{\alpha \beta} A R_2}_{E_1}$$

E4b

Cortocircuitando la porta "2" del doppio-bipolo in Figura 3, si determini la massima potenza istantanea erogabile dal bipolo composito risultante. ($\beta > 0$)

$$\text{se } V_2 = 0 \rightarrow$$

$$V_1 = \frac{\alpha - 1}{\alpha \beta} R_2 i_1 + \frac{R_2 (1 - \alpha) A}{\alpha \beta} =$$

$$= h_{11} i_1 + E_1$$

$$P_{ev} = -V_1 \cdot i_1 = -(h_{11} i_1 + E_1) i_1 = -h_{11} i_1^2 - E_1 i_1$$

$$\frac{d}{di_1} P_{ev} = -2h_{11} i_1 - E_1 = 0 \Leftrightarrow i_1 = -\frac{E_1}{2h_{11}} =$$

$$= -\frac{\frac{R_2 (1 - \alpha) A}{\alpha \beta}}{2 \frac{\alpha - 1}{\alpha \beta} R_2} = \frac{A}{2}$$

$$\frac{d^2}{di_1^2} P_{ev} = -2h_{11} < 0$$

$$P_{ev} \left(\frac{A}{2} \right) = \max_{i_1} P_{ev} = -\left(h_{11} \frac{A}{2} + E_1 \right) \frac{A}{2} =$$

$$= -\frac{\alpha - 1}{\alpha \beta} R_2 \left(\frac{A}{2} - A \right) \frac{A}{2} = \frac{\alpha - 1}{\alpha \beta} R_2 \frac{A^2}{4} > 0$$