



082742 – Elettrotecnica (E-O)

Prof. F. Bizzarri

Esame, 17 Settembre 2013

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	E2 -8.0/8.0 punti	E3 9.0 punti	E4 9.0 punti	Voto Finale
Voto					

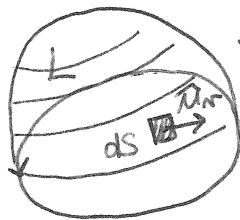
Riportare i risultati e i passaggi salienti nel riquadro relativo ad ogni esercizio

E1

Enunciare e discutere la legge di Ampere-Maxwell.

La legge di Ampere-Maxwell fu terminata da Maxwell che "corresse" la legge di Ampere per trovare un equivalente della legge di Faraday-Henry che legasse variazioni di un campo elettrico ad un campo magnetico. Legge di Ampere

$$\oint_L \vec{B} \cdot d\vec{e} = \mu_0 \int_S \vec{J} \cdot \hat{n}_r dS + \mu_0 \epsilon_0 \frac{d}{dt} \int_S \vec{E} \cdot \hat{n}_r dS$$



S con bordo L

↑ verso positivo delle correnti concatenate con L che fosse  $\hat{n}_r$  in ogni dS

questo termine ci dice che anche se  $\vec{J} \equiv 0$  (non a zero correnti concatenate con L) esiste se  $\vec{J}$  ha flusso netto attraverso S, la presenza di un campo  $\vec{E}$  il cui flusso attraverso S rie non costante nel tempo genera  $\vec{B}$ .

E2

Si risponda alle seguenti domande spuntando la domanda che si ritiene corretta senza riportare i calcoli. La risposta esatta vale 1 punto, una risposta errata vale -1 punto e la "non risposta" vale 0 punti.

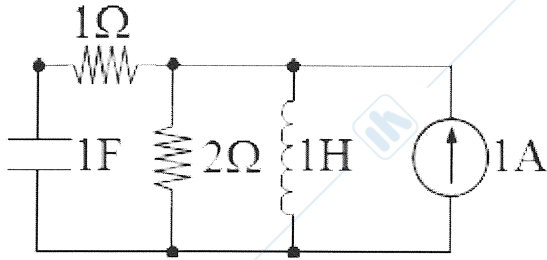


Figura 1

Il circuito in Figura 1 evolve in regime stazionario. L'energia immagazzinata nell'induttore vale:

- 0.5 J  
 0 J  
 0.5 J  
 1.0 J  
 nessuna delle precedenti  
 non lo so

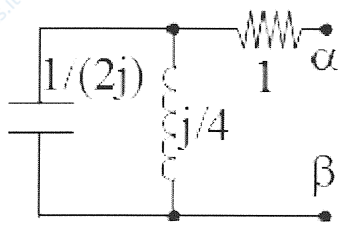


Figura 2

Nel circuito in Figura 2, l'impedenza tra i morsetti  $\alpha$  e  $\beta$  è di tipo

- capacitivo e vale  $1-0.5j$   
 induttivo e vale  $1+0.5j$   
 resistivo e vale 1  
 capacitivo e vale  $1+0.5j$   
 nessuna delle precedenti  
 non lo so

$$\frac{1}{2} \text{sen} \left( \omega t + \frac{3}{4} \pi \right)$$

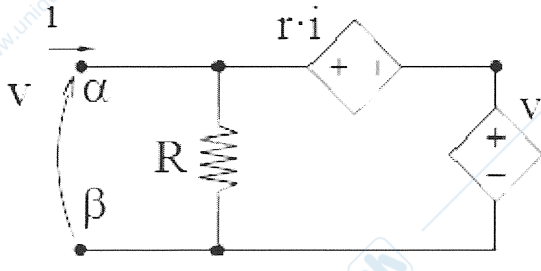
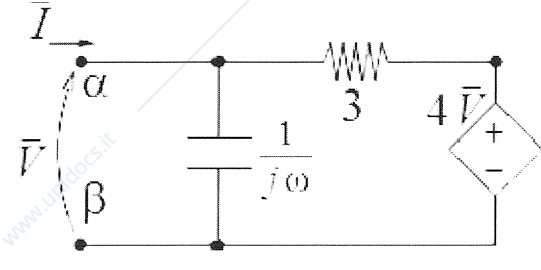
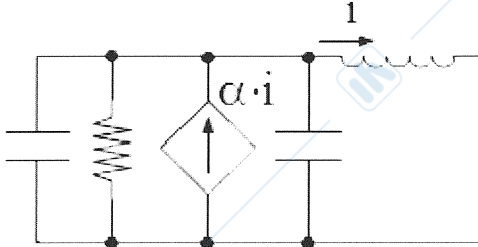
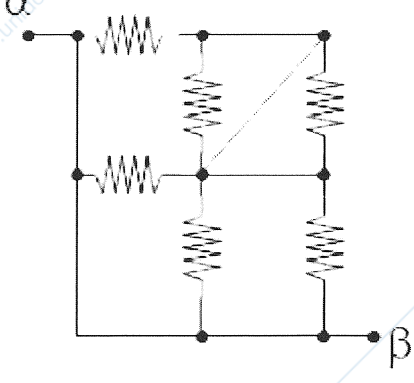
Il fasore corrispondente alla funzione nel riquadro a sinistra vale

- $\frac{1}{4}(1-j)$   
  $\frac{1}{4}(1+j)$   
  $\sqrt{\frac{1}{8}}(1+j)$   
  $\frac{\sqrt{2}}{2}(1-j)$   
 nessuna delle precedenti  
 non lo so

$$\begin{bmatrix} v_1 \\ v_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 5 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix}$$

Un doppio-bipolo DB è descritto dalla matrice di resistenza indicata nel riquadro di sinistra. La potenza assorbita da DB vale

- $i_1^2 + 5i_1i_2$   
  $(i_1 + 2i_2)^2$   
  $i_2^2 - i_1i_2$   
  $i_1^2 + i_2^2 + 4i_1i_2$   
 nessuna delle precedenti  
 non lo so

 <p><i>Figura 3</i></p>	<p><b>Il bipolo composto individuato ai morsetti <math>\alpha</math> e <math>\beta</math> in Figura 3 ammette</b></p> <ul style="list-style-type: none"> <li><input type="checkbox"/> base tensione e base corrente</li> <li><input checked="" type="checkbox"/> solo base tensione</li> <li><input type="checkbox"/> solo base corrente</li> <li><input type="checkbox"/> nessuna base</li> <li><input type="checkbox"/> nessuna delle precedenti</li> <li><input type="checkbox"/> non lo so</li> </ul>
 <p><i>Figura 4</i></p>	<p><b>La potenza complessa assorbita dal bipolo composto individuato ai morsetti <math>\alpha</math> e <math>\beta</math> in Figura 4 vale</b></p> <ul style="list-style-type: none"> <li><input type="checkbox"/> <math>\frac{1}{2}(1 + j\omega) \bar{V} ^2</math></li> <li><input type="checkbox"/> <math>(1 - j\omega) \bar{V} ^2</math></li> <li><input type="checkbox"/> <math>-\frac{1}{2}(1 - j\omega) \bar{V} ^2</math></li> <li><input checked="" type="checkbox"/> <math>-\frac{1}{2}(1 + j\omega) \bar{V} ^2</math></li> <li><input type="checkbox"/> nessuna delle precedenti</li> <li><input type="checkbox"/> non lo so</li> </ul>
 <p><i>Figura 5</i></p>	<p><b>Quante sono le variabili di stato del circuito in Figura 5?</b></p> <ul style="list-style-type: none"> <li><input type="checkbox"/> 3</li> <li><input checked="" type="checkbox"/> 2</li> <li><input type="checkbox"/> 1</li> <li><input type="checkbox"/> 0</li> <li><input type="checkbox"/> nessuna delle precedenti</li> <li><input type="checkbox"/> non lo so</li> </ul>
 <p><i>Figura 6</i></p>	<p><b>La resistenza equivalente individuata ai morsetti <math>\alpha</math> e <math>\beta</math> in Figura 6 vale</b></p> <ul style="list-style-type: none"> <li><input type="checkbox"/> <math>2R</math></li> <li><input type="checkbox"/> <math>R</math></li> <li><input type="checkbox"/> <math>0.5R</math></li> <li><input checked="" type="checkbox"/> <math>0</math></li> <li><input type="checkbox"/> nessuna delle precedenti</li> <li><input type="checkbox"/> non lo so</li> </ul>

E3

Il circuito in Figura 7, per  $t = t_0 > 0$  evolve in regime stazionario. Sapendo che

- $\alpha < 1$ ,
- $e(t) = E_0 > 0$  per  $t < t_0$ ,
- $e(t) = E_0 + E_1 > 0$  per  $t > t_0$ ,

determinare la corrente  $i_2(t_0^-)$  e  $i_2(t)$  per  $t \in (t_0^+, +\infty)$ .

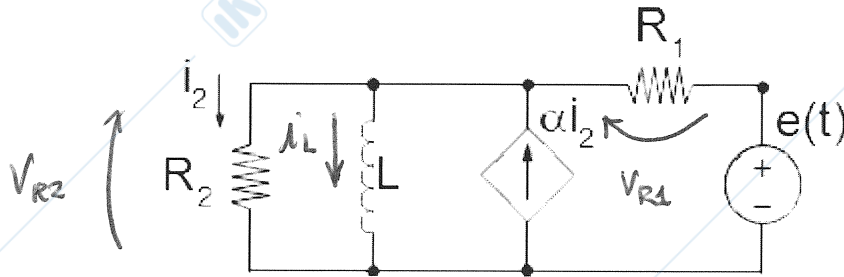
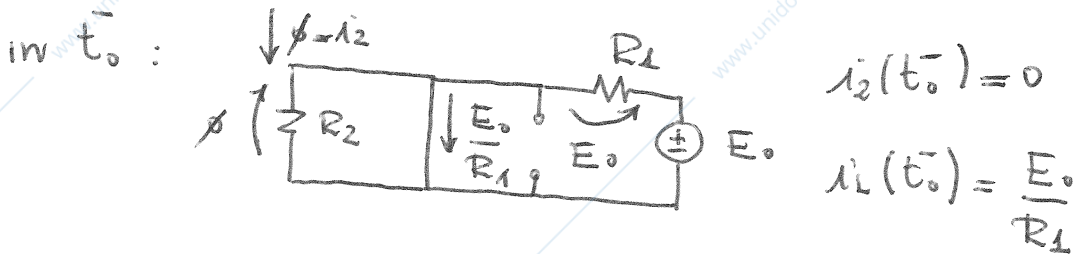


Figura 7



in  $t_0^+$ :  $i_L(0^+) = i_L(0^-)$  perché  $e(t)$  è discontinua ma  $i_L$  (variabile di stato) è più continua degli impedenzi. In generale, in reat,  $i_2(0^+) \neq i_2(0^-)$

$$i_2(t) \Big|_{t > t_0} = \frac{1}{R_2} \cdot L \frac{di_L}{dt} \text{ e quindi } i_2(t_0^+) = \frac{L}{R_2} \frac{di_L}{dt} \Big|_{t=t_0^+}$$

Però x ricavare  $i_L(t)$  per  $t \in (t_0^+, +\infty)$  e quindi

ricavo  $i_2(t)$

$$i_2(t) + i_L(t) - \alpha i_2(t) + \frac{VR_1}{VR_2} = \frac{(R_2 i_2(t) - e(t))}{R_1} = 0$$

$$\left(1 - \alpha + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{L}{R_2} \frac{di_L}{dt} = - i_L(t) + \frac{e(t)}{R_1}$$

$$\frac{di_L}{dt} = - \frac{R_1 R_2}{[R_2 + (1 - \alpha) R_1] L} i_L(t) + \frac{R_1 R_2}{[R_2 + (1 - \alpha) R_1] L} \frac{E_0 + E_1}{R_1}$$

$$\lambda = - \frac{R_1 R_2}{[R_2 + (1-\alpha)R_1]L}$$

> 0 dato che  $\alpha < 1 \times k_p$

$$\lambda_{i.p.} = H$$

$$\frac{d}{dt} H = 0 = - \frac{R_1 R_2}{[R_2 + (1-\alpha)R_1]L} H + \frac{R_2 (E_0 + E_1)}{[R_2 + (1-\alpha)R_1]L}$$

$$H = \frac{E_0 + E_1}{R_1}$$

$$\lambda_i(t) \Big|_{t > t_0} = k e^{\lambda(t-t_0)} + H$$

$$\lambda_i(t_0^-) = \frac{E_0}{R_1} \rightarrow \lambda_i(t) = \left( \frac{E_0}{R_1} - \frac{E_1 + E_0}{R_1} \right) e^{\lambda(t-t_0)} + \frac{E_1 + E_0}{R_1} =$$

$$= - \frac{E_1}{R_1} e^{\lambda(t-t_0)} + \frac{E_1 + E_0}{R_1}$$

$$\lambda_2(t) = \frac{L}{R_2} \frac{d}{dt} \lambda_i(t) = \frac{L}{R_2} \left( - \frac{E_1}{R_1} \cdot - \frac{R_1 R_2}{[R_2 + (1-\alpha)R_1]L} \right) e^{\lambda(t-t_0)} =$$

$$= \frac{E_1}{R_2 + R_1(1-\alpha)} e^{\lambda(t-t_0)}$$

$$\lambda_2(t_0^+) = \frac{E_1}{R_2 + R_1(1-\alpha)}$$

E4

Il circuito in Figura 8 evolve in regime sinusoidale. Determinare la potenza attiva erogata dal generatore indipendente di tensione  $e(t)$ , associato al fasore  $\bar{E}$ .

caso particolare  $\omega$

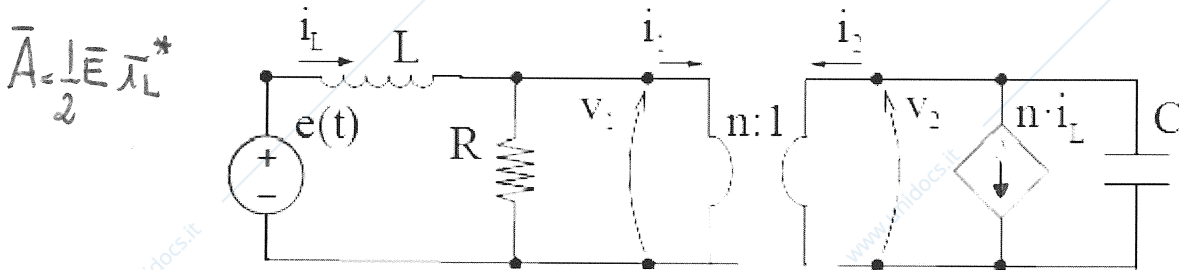


Figura 8

$$\bar{A}_2 = \frac{1}{2} \bar{E} \bar{i}_L^*$$

$$e(t) \leftrightarrow \bar{E}$$

$$\bar{V}_2 = \bar{E} - j\omega L \bar{i}_L \quad \bar{i}_2 = \bar{i}_L - (\bar{E} - j\omega L \bar{i}_L) R^{-1}$$

$$\bar{V}_2 = (\bar{E} - j\omega L \bar{i}_L) n^{-1} \quad \bar{i}_2 = -n (\bar{i}_L - (\bar{E} - j\omega L \bar{i}_L) R^{-1})$$

$$\bar{i}_2 + n \bar{i}_L + j\omega C \bar{V}_2 = 0$$

$$-u(\bar{i}_L - (\bar{E} - j\omega L \bar{i}_L)R^{-1}) + u\bar{i}_L + j\omega C(\bar{E} - j\omega L \bar{i}_L)u^{-1} = 0$$

$$u\bar{E}R^{-1} - j\omega L \bar{i}_L R^{-1} + j\omega C u^{-1} \bar{E} + \omega^2 C L u^{-1} \bar{i}_L = 0$$

$$\bar{i}_L \left( \frac{\omega^2 C L}{u} - j\omega \frac{L}{R} \right) = - \left( \frac{u\bar{E}}{R} + j\omega \frac{C\bar{E}}{u} \right)$$

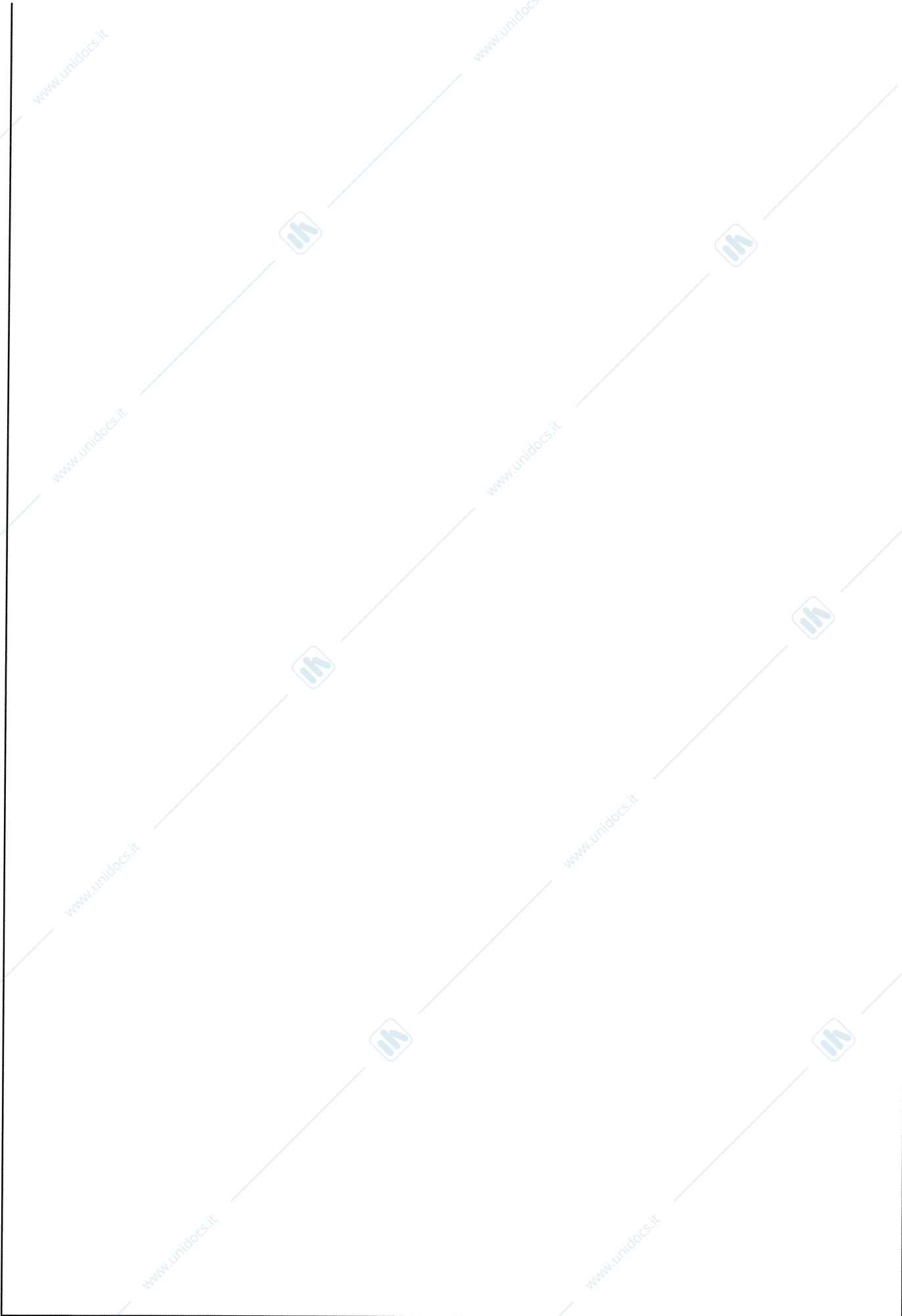
$$\bar{i}_L \left( \omega^2 L R C - j\omega L u^2 \right) = - (u^2 \bar{E} + j\omega R C \bar{E})$$

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

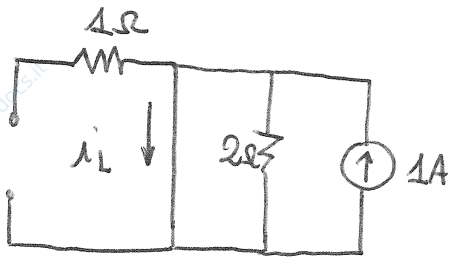
$$\bar{A} = \frac{1}{2} \bar{E} \bar{i}_L^* = - \frac{1}{2} \bar{E} \left( \frac{(u^2 + j\omega R C)(\omega^2 L R C + j\omega L u^2)}{(\omega^2 L R C)^2 + (\omega L u^2)^2} \right)^* \bar{E}^*$$

$$= - \frac{1}{2} |\bar{E}|^2 \frac{[u^2 \omega^2 L R C - \omega^2 R C L u^2 + j(\omega^3 R C^2 L + \omega L u^4)]^*}{(\omega^2 L R C)^2 + (\omega L u^2)^2}$$

$$\text{Re}(\bar{A}) \equiv 0$$



Test 1.



$$i_L = 1A$$

$$E = \frac{1}{2} L i_L^2 = \frac{1}{2} \cdot 1 \cdot 1 = 1/2$$

test 2

$$Z_{eq} = 1 + \frac{1}{\frac{4}{j} + 2j} = 1 + \frac{1}{4 - 2} j = 1 + 0.5j$$

$$\operatorname{Re}\{Z_{eq}\} \neq 0 \quad \operatorname{Im}\{Z_{eq}\} > 0 \rightarrow \text{induttiva}$$

test 3

$$\begin{aligned} \frac{1}{2} \sin\left(\omega t + \frac{3\pi}{4}\right) &= \frac{1}{2} \cos\left(\omega t + \frac{3\pi}{4} - \frac{\pi}{2}\right) = \\ &= \frac{1}{2} \cos\left(\omega t + \frac{\pi}{4}\right) \longleftrightarrow \frac{1}{2} e^{j\pi/4} = \frac{\sqrt{2}}{4} (1+j) = \\ &= \sqrt{\frac{1}{8}} (1+j) \end{aligned}$$

test 4

$$\begin{aligned} p &= v_1 i_1 + v_2 i_2 = (i_1 + 5i_2) i_1 + (-i_2 + i_2) i_2 = \\ &= i_1^2 + i_2^2 + 4i_1 i_2 \end{aligned}$$

## Test 5

$$V = zI + V \rightarrow I = 0 \quad \text{solo base funzione}$$

## Test 6

$$\begin{aligned} \frac{1}{2} \bar{V} \bar{V}^* &= \frac{1}{2} \bar{V} \left( j\omega \bar{V} + \frac{\bar{V} - 4\bar{V}}{3} \right)^* = \frac{1}{2} |\bar{V}|^2 (-1 - j\omega) = \\ &= -\frac{1}{2} |\bar{V}|^2 (1 + j\omega) \end{aligned}$$

## Test 7

3 candidate, 1 maglie C  $\rightarrow$  2. r. di stato

## Test 8

A e B sono equipotenziali  $\rightarrow R_{\alpha\beta} = \phi$