



Elettrotecnica (082742 – 082748 – 097245)
 Proff. Bizzarri, Gruosso

Esame, 25 Gennaio 2019

Cognome _____ Nome _____

Matricola _____ Firma _____

AVVERTENZE

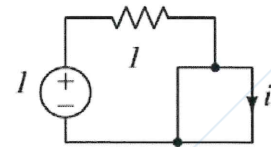
- La prova dura 2 ore.
- Le domande D1 – D7 a risposta multipla hanno ciascuna una sola risposta esatta (+2/-1/0 punti per ogni risposta giusta/errata/senza risposta).
- Gli studenti iscritti al corso 097245 (9CFU) non dovranno rispondere al quesito D7 e il punteggio conseguito complessivamente sarà rinormalizzato a 32.
- I punteggi massimi complessivi per ogni quesito sono riportati nella tabella sottostante; un punteggio inferiore a 16 invalida la prova.

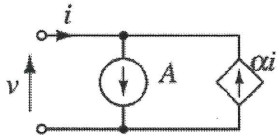
Esercizio	D1 – D7 14 punti	E1 6 punti	E2 6 punti	E3 6 punti				Voto Finale
Voto								

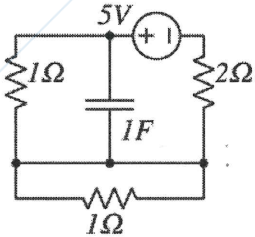
D1	La potenza assorbita da un carico trifase bilanciato è	
	a media nulla.	<input type="checkbox"/>
	sempre positiva.	<input type="checkbox"/>
	costante.	<input checked="" type="checkbox"/>

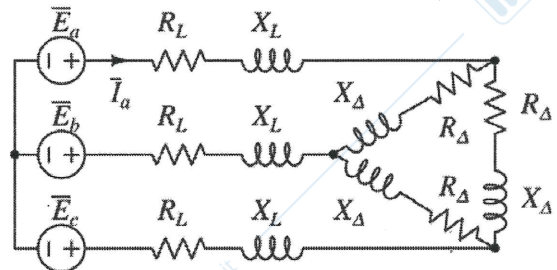
D2	La sinusoide $x(t) = 2\text{sen}\left(12t + \frac{\pi}{4}\right)$ ha fasore \bar{x} pari a	
	$2e^{j\frac{\pi}{4}}$	<input type="checkbox"/>
	$2je^{j\frac{\pi}{4}}$	<input type="checkbox"/>
	$2e^{-j\frac{\pi}{4}}$	<input checked="" type="checkbox"/>

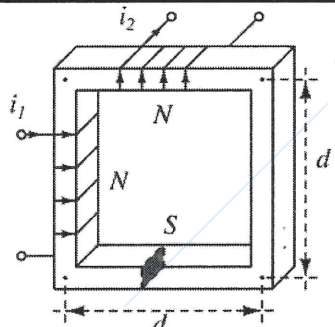
D3	Per il circuito in figura, la corrente i	
	vale 1A.	<input type="checkbox"/>
	vale 0.5A.	<input type="checkbox"/>
	è indeterminata.	<input checked="" type="checkbox"/>



D4	Il bipolo composto in figura		<input type="checkbox"/>	
			è controllabile in corrente.	<input type="checkbox"/>
			è equivalente ad un generatore indipendente di corrente.	<input checked="" type="checkbox"/>
	se α è nullo è passivo.		<input type="checkbox"/>	

D5	La costante di tempo τ del circuito in figura vale		<input type="checkbox"/>	
			3s	<input type="checkbox"/>
			2/3 s	<input checked="" type="checkbox"/>
	4s		<input type="checkbox"/>	

D6	<p>Per il sistema trifase simmetrico e bilanciato in sequenza positiva in figura siano:</p> $\bar{E}_a = \sqrt{2}e^{j\frac{\pi}{4}}, Z_L = R_L + jX_L = 1 + j$ $Z_\Delta = R_\Delta + jX_\Delta = 3 + j3.$ <p>La corrente \bar{I}_a vale</p>		<input checked="" type="checkbox"/>	
			$\frac{1}{2} A$	<input type="checkbox"/>
			$\frac{1}{7} A$	<input type="checkbox"/>
	$\frac{1}{10} A$		<input type="checkbox"/>	

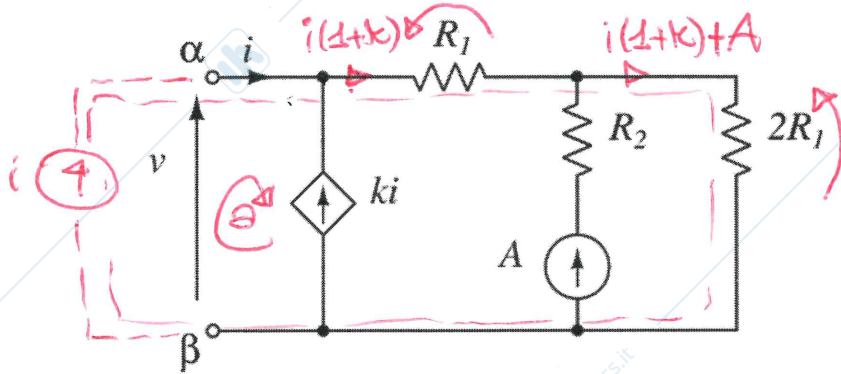
D7	<p>La struttura in figura, realizzata con due avvolgimenti di N spire su un materiale con permeabilità relativa μ_r, è caratterizzata dalla matrice di induttanze</p> $L = \begin{bmatrix} L_{11} & M \\ M & L_{22} \end{bmatrix}$ <p>Possiamo affermare che</p>		<input type="checkbox"/>	
			$L_{11} > L_{22}$	<input type="checkbox"/>
			$M > 0$	<input type="checkbox"/>
	$L_{22} = -M$		<input checked="" type="checkbox"/>	

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

E1

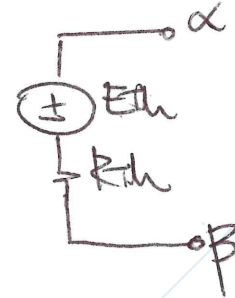
Dato il bipolo composto in figura determinare giustificando le risposte:

1. i parametri del circuito equivalente di Thévenin ai morsetti α e β ;
2. i valori del parametro k per i quali non è definito il circuito equivalente di Norton;
3. la potenza erogata dal bipolo composto qualora si colleghi un resistore R_3 tra i morsetti α e β .



KVL maglio ④:
$$v - R_1(1+k)i - 2R_1[i(1+k)+A] = 0$$

$$v = \underbrace{3R_1(1+k)}_{R_{th}} i + \underbrace{2R_1 A}_{E_{th}}$$

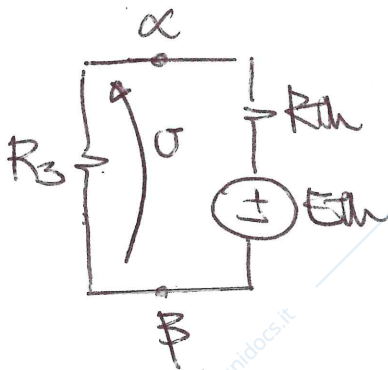


Circuito eq di Norton:

$$i = \underbrace{\frac{1}{3R_1(1+k)}}_{G_{nr}} v - \underbrace{\frac{2A}{3(1+k)}}_{A_{nr}}$$

il circuito eq di Norton esiste se $k \neq -1 \dots$

Considero ora R_3 tra α e β . Al posto del bipolo composto, disegno il suo eq. di Thévenin..



$$P_{E \text{ BIPLO COMPOSTO}} = P_{A R_3} =$$

$$= \frac{v^2}{R_3} = \frac{1}{R_3} \left(\frac{E_{th} \cdot R_3}{R_3 + R_{th}} \right)^2 =$$

$$= \frac{E_{th}^2 R_3}{(R_3 + R_{th})^2} = R_3 \left(\frac{2R_1 A}{R_3 + 3R_1(1+k)} \right)^2$$

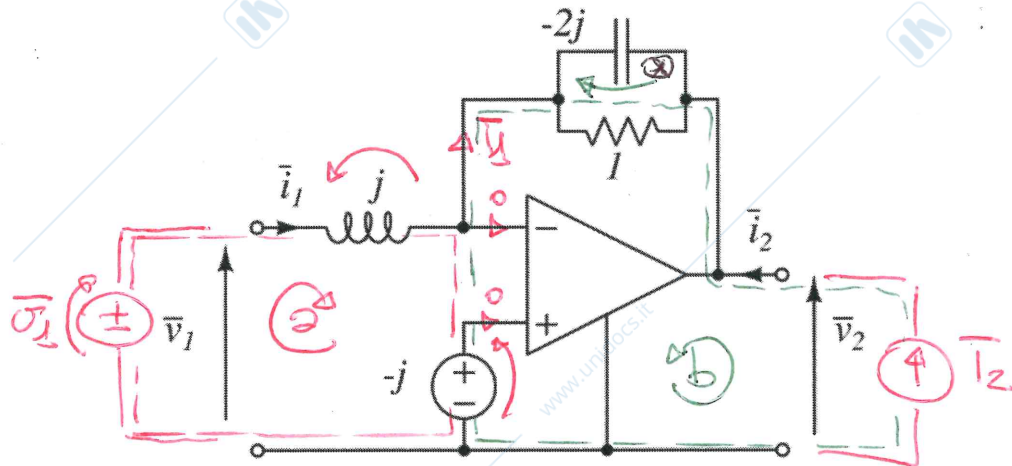
E2

Il doppio bipolo in figura evolve in regime sinusoidale (opera cioè in AC) e l'amplificatore operazionale è ideale e lavora in condizioni di massa virtuale. Si determinino:

1. i parametri della rappresentazione

$$\begin{pmatrix} \bar{i}_1 \\ \bar{v}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} \\ H_{21} & H_{22} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \bar{v}_1 \\ \bar{i}_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \bar{I} \\ \bar{E} \end{pmatrix}$$

2. assumendo $\bar{i}_2 = 0A$, $\bar{v}_1 = 1V$ e $\omega = 1 \text{ rad/s}$, si determini $v_2(t)$.



KVL maglia ②: $\bar{v}_1 - j\bar{i}_1 - (-j) = 0$

$$\bar{i}_1 = \frac{\bar{v}_1}{j} + 1 = -j\bar{v}_1 + 1$$

Poiché l'OPAMP è ideale, \bar{i}_1 circola interamente nel parallelo tra $-2j$ e 1

KVL maglia ③: $\bar{v}_2 + \frac{1(-j\bar{i}_2)}{1-j} - (-j) = 0$

$$\bar{v}_2 - \frac{j^2}{1-j} (-j\bar{v}_1 + 1) + j = 0$$

$$\bar{v}_2 = \frac{2}{1-j} \bar{v}_1 + \frac{j^2}{1-j} - j =$$

$$= \frac{2}{1-j} \bar{v}_1 - \frac{2-j}{1-j}$$

Otengo quindi: $\begin{bmatrix} \bar{i}_1 \\ \bar{v}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -j & 0 \\ \frac{2}{1-j} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \bar{v}_1 \\ \bar{i}_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ -\frac{2-j}{1-j} \end{bmatrix}$

Posto $\bar{i}_2 = 0A$ e $\bar{v}_1 = 1V$, ottengo:

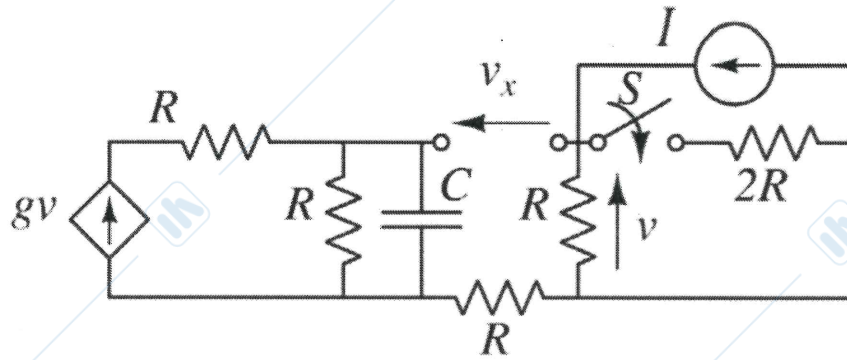
$$\bar{v}_2 = \frac{2}{1-j} \cdot 1 - \frac{2-j}{1-j} = \frac{j}{1-j} \frac{1+j}{1+j} = \frac{-2+j}{5}$$

$$v_2(t) = \text{Re} \left\{ \bar{v}_2 e^{j\omega t} \right\} = -\frac{2}{5} \cos(t) - \frac{1}{5} \sin(t)$$

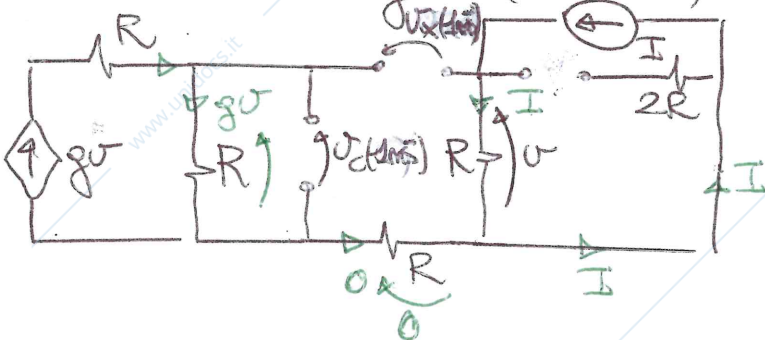
$\omega = 1 \text{ rad/s}$

E3

Il circuito in figura si trova a regime immediatamente prima che in $t = 1\text{ms}$ il tasto S si chiuda. Determinare $v_x(t)$ per $t \geq 1\text{ms}$ sapendo che $I = 1\text{mA}$, $g = 1\text{mS}$, $C = 1\mu\text{F}$ e $R = 1\text{k}\Omega$.



Studio la rete a regime ($t = 1\text{ms}^-$)



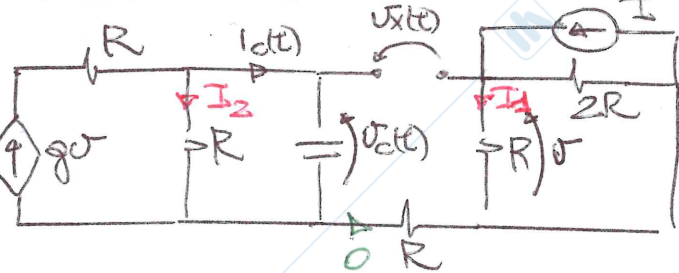
$$v = RI$$

$$v_c(1\text{ms}^-) = g v R = g R^2 I$$

$$v_x(1\text{ms}^-) = v_c(1\text{ms}^-) - v = g R^2 I - RI = RI (Rg - 1)$$

partitore di corrente

Analizzo il circuito in $t > 1\text{ms}$



$$v = RI_1 = R \frac{I_2 R}{R + 2R} = \frac{2}{3} RI$$

$$v_x(t) = v_c(t) - v = v_c(t) - \frac{2}{3} RI$$

$$v_c(t) = RI_2 = R(gV - i_c(t)) = R(g \frac{2}{3} RI - i_c(t))$$

$$RI_1(t) = -v_c(t) + \frac{2}{3} g R^2 I$$

$$\frac{dv_c(t)}{dt} = -\frac{1}{RC} v_c(t) + \frac{2gRI}{3C} \rightarrow \text{eq di stato}$$

Ricerca v_{cip}

Poiché $v_c(t) = \text{cost}$, $v_{cip}(t) = a = \text{cost} \rightarrow \frac{da}{dt} = -\frac{1}{RC} a + \frac{2gRI}{3C}$

$$a = \frac{2}{3} g R^2 I = v_{cip}$$

Poiché $v_c(t)$ ha un salto limitato (λ non varia), vale la continuità delle variabili di stato $\rightarrow v_c(1\text{ms}^-) = v_c(1\text{ms}^+)$

$$v_c(1\text{ms}^-) = v_c(1\text{ms}^+) = K + v_{cip} \rightarrow K = v_c(1\text{ms}^-) - v_{cip} = g R^2 I - \frac{2}{3} g R^2 I = \frac{1}{3} g R^2 I$$

$\hookrightarrow t = 1\text{ms}$

Ottengo quindi $v_c(t) = \frac{1}{3} g R^2 I e^{-\frac{t-1\text{ms}}{RC}} + \frac{2}{3} g R^2 I$, $t \geq 1\text{ms}$

Per quanto riguarda $v_x(t)$, vale quanto segue:

$$v_x(t) = \begin{cases} RI(Rg - 1) = 0, & t = 1\text{ms}^- \\ \frac{1}{3} g R^2 I e^{-\frac{t-1\text{ms}}{RC}} + \frac{2}{3} g R^2 I - \frac{2}{3} RI = \frac{1}{3} e^{-\frac{t-1\text{ms}}{RC}}, & t > 1\text{ms} \end{cases}$$

NB: $v_x(t)$ è discontinua!