

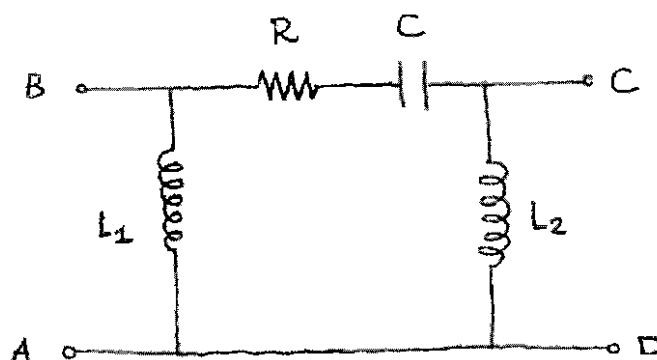
COMPITO DI ELETTRONICA 03/07/2013

Allievo.....Matricola.....

Corso di Laurea

Esercizio 1

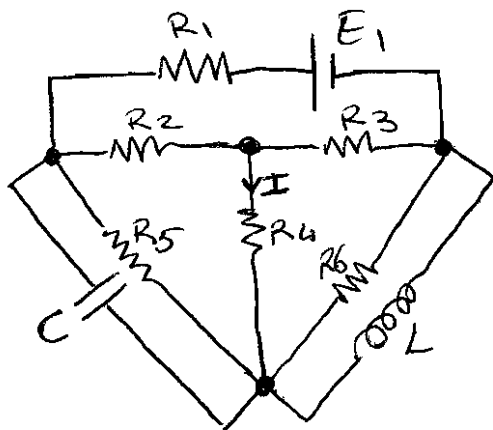
Data la rete in figura, determinare le espressioni delle tre frequenze di risonanza dai punti A-B, B-C e C-D in funzione di R , C , L_1 e L_2 .



Esercizio 2

Il sistema in figura si trova a regime. Determinare la corrente I .

$E_1=4V$; $R_1=1\ \Omega$; $R_2=R_3=2\ \Omega$; $R_4=4\ \Omega$; $R_5=R_6=5\ \Omega$; $C=1mF$; $L=1mH$



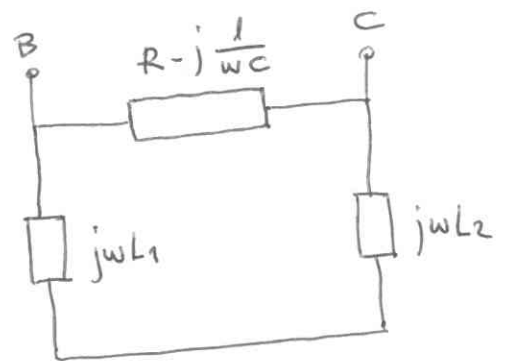
Soluzione Es. 1

Ricordiamo che una rete risona da due suoi punti se l'impedenza vista da quei due punti è puramente resistiva.

Calcoliamo quindi le impedenze viste da A-B, \bar{Z}_{AB} , da B-C, \bar{Z}_{BC} , e da C-D, \bar{Z}_{CD} .

Per semplicità, disegniamo la rete evidenziando le impedenze di ogni ramo.

Cominciamo con \bar{Z}_{BC} :



$$\begin{aligned} \bar{Z}_{BC} &= (R - j\frac{1}{\omega C}) \parallel (j\omega L_1 + j\omega L_2) = \\ &= \frac{(R - j\frac{1}{\omega C}) \cdot j\omega L_{12}}{R + j(\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})} = \quad (\text{con } L_{12} = L_1 + L_2) \\ &= \frac{[j\omega R L_{12} + \frac{L_{12}}{C}] \cdot [R - j(\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})]}{[R + j(\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})] \cdot [R - j(\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})]} = \\ &= \frac{[\frac{R L_{12}}{C} + \omega R L_{12} (\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})] + j[\omega R^2 L_{12} - \frac{L_{12}}{C} (\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})]}{R^2 + (\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})^2} \\ &= \frac{[\frac{R L_{12}}{C} + \omega^2 R L_{12}^2 - \frac{R L_{12}}{C}] + j[\omega R^2 L_{12} - \frac{\omega L_{12}^2}{C} + \frac{L_{12}}{\omega C^2}]}{R^2 + (\omega L_{12} - \frac{1}{\omega C})^2} \end{aligned}$$

La \bar{Z}_{BC} si può quindi scrivere come

$$\bar{Z}_{BC} = \operatorname{Re}\{\bar{Z}_{BC}\} + j \operatorname{Im}\{\bar{Z}_{BC}\}$$

$$\text{con } \operatorname{Re}\{\bar{Z}_{BC}\} = \frac{\omega^2 R L_2^2}{R^2 + \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C}\right)^2} \quad \text{e} \quad \operatorname{Im}\{\bar{Z}_{BC}\} = \frac{\omega R^2 L_2 - \frac{\omega L_2^2}{C} + \frac{L_2}{\omega C}}{R^2 + \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

Affinché la rete vista da B-C risulti, la \bar{Z}_{BC} deve essere puramente resistiva, cioè reale, quindi dovrà essere $\operatorname{Im}\{\bar{Z}_{BC}\} = 0$

Ci accade se il numeratore di $\operatorname{Im}\{\bar{Z}_{BC}\}$ è uguale a zero ed il suo denominatore diverso da zero.

Quest'ultima condizione si verifica sempre se $R \neq 0$ o $\omega \neq \frac{1}{\sqrt{L_2 C}}$

La prima condizione si verifica se:

$$\omega R^2 L_2 - \frac{\omega L_2^2}{C} + \frac{L_2}{\omega C} = 0 \quad ; \quad \frac{\omega^2 R^2 C^2 - \omega^2 C L_2 + 1}{\omega C^2} = 0$$

Considerando $C \neq 0$, altrimenti tra B e C avremmo impedenza infinita, si ha:

$$\omega_0^2 = \frac{1}{C L_2 - R^2 C^2} \quad ; \quad \omega_0 = \pm \sqrt{\frac{1}{C L_2 - R^2 C^2}}$$

Nella condizione in cui $C L_2 - R^2 C^2 > 0$ allora, escludendo la soluzione negativa priva di significato fisico, si ha

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{C L_2 - R^2 C^2}} \quad \Rightarrow \quad f_{RIS_{BC}} = \frac{\omega_0}{2\pi} = \frac{1}{2\pi \sqrt{C L_2 - R^2 C^2}}$$

La \bar{Z}_{AB} è

$$\bar{Z}_{AB} = (j\omega L_1) \parallel \left(R + j\omega L_2 - j \frac{1}{\omega C} \right) =$$

$$= \frac{j\omega L_1 (R + j\omega L_2 - j \frac{1}{\omega C})}{R + j\omega L_2 - j \frac{1}{\omega C}} =$$

$$= \frac{\left[\frac{L_1}{C} - \omega^2 L_1 L_2 + j\omega R L_1 \right] \cdot \left[R - j \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C} \right) \right]}{R^2 + \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C} \right)^2}$$

$$\operatorname{Re} \{ \bar{Z}_{AB} \} = \frac{\cancel{\frac{R L_1}{C}} - \omega^2 R L_1 L_2 + \omega^2 R L_1 L_2 - \cancel{\frac{R L_1}{C}}}{R^2 + \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C} \right)^2}$$

$$\operatorname{Im} \{ \bar{Z}_{AB} \} = \frac{\omega R^2 L_1 - \left(\frac{L_1}{C} - \omega^2 L_1 L_2 \right) \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C} \right)}{R^2 + \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C} \right)^2} =$$

$$= \frac{\omega R^2 L_1 - \frac{\omega L_1 L_2}{C} + \frac{L_1}{\omega C^2} + \omega^3 L_1 L_2 L_2 - \frac{\omega L_1 L_2}{C}}{R^2 + \left(\omega L_2 - \frac{1}{\omega C} \right)^2}$$

$$\operatorname{Im} \{ \bar{Z}_{AB} \} = 0$$

per
$$\frac{\omega^2 R^2 C^2 L_1 - \omega^2 C L_1 L_2 + L_1 + \omega^4 C^2 L_1 L_2 L_2 - \omega^2 C L_1 L_2}{\omega C^2} = 0$$

$$C^2 L_1 L_2 L_2 \cdot \omega^4 + (R^2 C^2 L_1 - C L_1 L_2 - C L_1 L_2) \omega^2 + L_1 = 0$$

$$C^2 L_2 L_2 \omega^4 + (R^2 C^2 - C L_2 - C L_2) \omega^2 + 1 = 0$$

da cui:

$$\begin{aligned}\omega_0^2 &= \frac{(CL_1 + CL_2 - R^2C^2) \pm \sqrt{(CL_1 + CL_2 - R^2C^2)^2 - 4C^2L_1L_2}}{2C^2L_1L_2} = \\ &= \frac{L_1 + L_2 - R^2C \pm \sqrt{(L_1 + L_2 - R^2C)^2 - 4L_1L_2}}{2CL_1L_2}\end{aligned}$$

Nella condizione in cui il radicando sia maggiore di zero, cioè $(L_1 + L_2 - R^2C)^2 > 4L_1L_2$

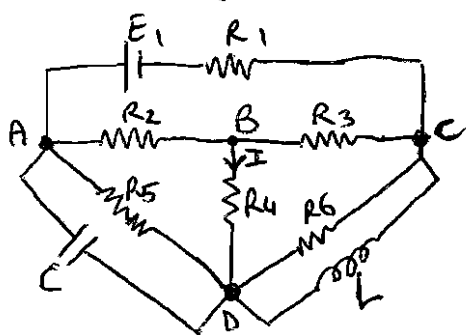
e l'intera quantità a secondo membro sia positiva, allora:

$$f_{RIS,AB} = \frac{\omega_0}{2\pi} = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{L_1 + L_2 - R^2C \pm \sqrt{(L_1 + L_2 - R^2C)^2 - 4L_1L_2}}{2CL_1L_2}}$$

Per simmetria la frequenza di risonanza della rete dai punti C-D si ottiene dalla precedente, sostituendo L_1 con L_2 e viceversa.

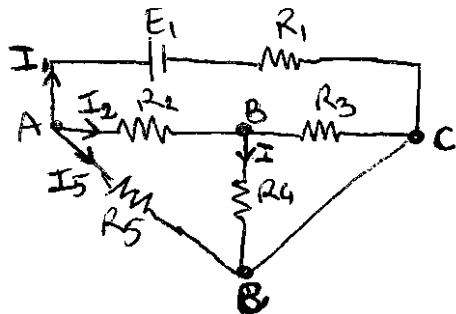
In entrambi i casi si possono avere anche due frequenze di risonanza, visto il segno \pm , sempre a condizione che la quantità sotto radice sia positiva.

ES. N° 2



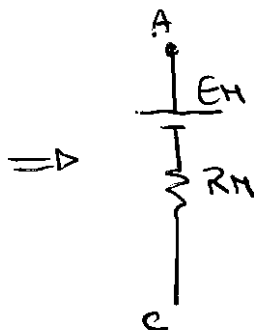
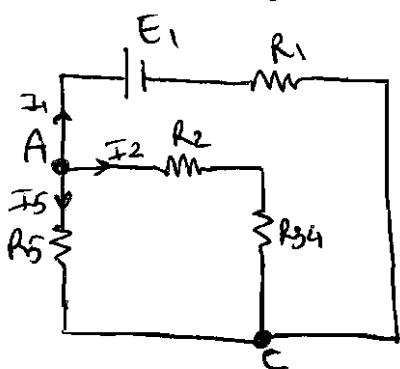
L si compone da c.c. e quindi R6 si può trascurare in quanto parallelo ad un corto circuito.

C si compone da c.a. Rediseguiamo il circuito:



$$R_{34} = R_3 \parallel R_4$$

Applichiamo Millman tra i punti A-C:



$$E_M = \frac{\frac{E_1}{R_1}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2 + R_{34}} + \frac{1}{R_5}}$$

$$V_{AC} = E_M$$

$$V_{AC} = E_1 + I_1 R_1 \Rightarrow I_1 = \frac{V_{AC} - E_1}{R_1}$$

$$V_{AC} = I_5 R_5 \Rightarrow I_5 = \frac{V_{AC}}{R_5}$$

$$I_2 = -I_5 + I_1$$

$$V_{AB} = I_2 R_2$$

$$V_{AC} = V_{AB} + V_{BC} \Rightarrow V_{BC} = V_{AC} - V_{AB}$$

$$V_{BC} = I R_4 \Rightarrow I = \frac{V_{BC}}{R_4}$$