

### 1) Filtro passa-basso

Progettare e realizzare un semplice filtro passa-basso costituito da un circuito del primo ordine con una frequenza di taglio  $\nu_T = 10$  kHz.

Il circuito dovrà essere realizzato utilizzando un induttore con  $L = 10$  mH  $R_L = 40 \Omega$  ed un resistore con resistenza  $R$  scelta opportunamente. Si noti che l'induttore disponibile in laboratorio non ha un comportamento ideale; si può considerare equivalente ad un induttore ideale in serie ad un resistore di resistenza  $R_L$ .

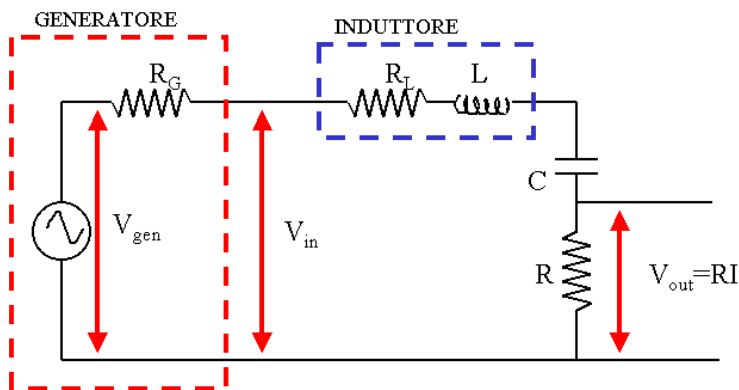
Misurare la *risposta in frequenza*  $H(j\omega) = V_{out}/V_{in}$  del filtro, cioè l'andamento del modulo  $|H(j\omega)|$  (*risposta in ampiezza*) e della fase  $\arg[H(j\omega)]$  (*risposta in fase*) in funzione della frequenza, e confrontarla qualitativamente con quella attesa.

Determinare la frequenza di taglio effettiva del filtro sia dal grafico della risposta in ampiezza che da quella in fase e confrontarla col valore di progetto.

I grafici dovranno essere effettuati su carta millimetrata (non al calcolatore) ed avere la scala logaritmica per le frequenze (in ascissa) e lineare per  $|H(j\omega)|$  o  $\arg[H(j\omega)]$  (in ordinata).

### 2) Circuito RLC serie in regime sinusoidale; uscita ai capi del resistore

Montare sulla basetta il circuito risonante:



Si consiglia di utilizzare i componenti con i seguenti valori:

$$L = 10 \text{ mH} \quad R_L = 40 \Omega$$

$$C = 4.7 \text{ nF}$$

$$R = 470 \Omega$$

(alla fine della prova conservare i componenti ed utilizzarli per la prossima esercitazione!!)

Si noti che l'induttore disponibile in laboratorio non ha un comportamento ideale; si può considerare equivalente ad un induttore ideale in serie ad un resistore di resistenza  $R_L$ .

Il generatore di segnale può essere schematizzato col suo equivalente di Thevenin ed ha una resistenza interna  $R_G = 50 \Omega$ . Tuttavia la sua presenza può essere trascurata nei calcoli se si misura  $V_{in}$  oltre che  $V_{out}$ .

Misurare la risposta in frequenza del circuito  $H(j\omega) = V_{out}/V_{in}$  dove  $V_{in}$  è la tensione in uscita dal generatore sinusoidale e  $V_{out}$  la tensione ai capi del resistore. (Attenzione!  $V_{in}$  non è costante in funzione della frequenza e deve essere misurata per ogni frequenza scelta.)

Determinare la frequenza di risonanza  $\nu_0$  del circuito sia dalla risposta in ampiezza che da quella in fase ( $\nu_0$  si può anche determinare "visivamente" all'oscilloscopio). Dal grafico della risposta in ampiezza determinare le due frequenze  $\nu_1$  e  $\nu_2$  per cui  $|H(j\omega)|$  si riduce di un fattore  $1/\sqrt{2}$ ; determinare il fattore di qualità  $Q$  del circuito.

Confrontare i valori di  $\nu_0$  e  $Q$  ottenuti dalle misure con quelli calcolati dai valori di  $R$ ,  $L$  e  $C$ .

### 3) Circuito RLC serie in regime sinusoidale; uscita ai capi del condensatore

Misurare  $|V_{out}|$  e  $|V_{in}|$  e quindi la risposta in ampiezza del circuito  $|H(j\omega)| = |V_{out}|/|V_{in}|$  dove  $V_{in}$  è la tensione in uscita dal generatore sinusoidale e  $V_{out}$  la tensione ai capi del condensatore. Evidenziare l'extra-tensione in prossimità della risonanza.

Richiami di teoria per il circuito RLC serie (caso con induttore non ideale):

La corrente che scorre nel circuito è:

$$I = \frac{V_{in}}{R + R_L + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)}$$

La tensione ai capi di R è:

$$V_{out} = IR = \frac{R}{R + R_L + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)} \cdot V_{in} = H(j\omega) \cdot V_{in}$$

da cui

$$|H(j\omega)| = \frac{R}{\sqrt{(R + R_L)^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}} \quad \text{e} \quad \arg[H(j\omega)] = -\arctan\left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R + R_L}\right)$$

La tensione ai capi di C è:

$$V_{out} = I \frac{1}{j\omega C} = \frac{1/j\omega C}{R + R_L + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)} \cdot V_{in} = H(j\omega) \cdot V_{in} \quad \text{da cui}$$

$$|H(j\omega)| = \frac{1/\omega C}{\sqrt{(R + R_L)^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}} \quad \text{e} \quad \arg[H(j\omega)] = -\frac{\pi}{2} - \arctan\left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R + R_L}\right)$$

Alla frequenza di risonanza il circuito si comporta come se fosse puramente resistivo e si annulla l'impedenza della serie C + L, cioè

$$Z_{C+L} = j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) = 0.$$

La frequenza di risonanza è  $\nu_0 = \frac{\omega_0}{2\pi}$  con  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$

Il fattore di qualità è definito come :

$$Q = \frac{\nu_0}{|\nu_1 - \nu_2|} \quad (\text{dove } \nu_1 \text{ e } \nu_2 \text{ sono le frequenze per cui la risposta ai capi di R si riduce di } 1/\sqrt{2} \text{ rispetto al}$$

massimo, cioè  $|H(j\omega_0)| = \frac{R}{(R + R_L)}$  e  $|H(j\omega_{1,2})| = \frac{1}{\sqrt{2}} \frac{R}{(R + R_L)}$ ) e vale:

$$Q = \frac{\omega_0 L}{(R + R_L)} = \frac{1}{(R + R_L)} \sqrt{\frac{L}{C}}.$$

Alla risonanza ai capi di C si ha una extra-tensione pari a  $|V_{out}| = Q|V_{in}|$

### Consigli pratici:

- Misurare sempre i valori dei componenti scelti utilizzando il ponte d'impedenze ed il mutimetro a disposizione in laboratorio. Questi sono i valori da usare per il calcolo "teorico" delle grandezze che caratterizzano il circuito, come  $\omega_0$ .
- Il valore  $V_{in}$  potrebbe cambiare in funzione della frequenza. Misurarli sempre insieme a  $V_{out}$ .
- Nell'effettuare le connessioni ricordarsi che i terminali "ground" dei due canali dell'oscilloscopio sono connessi internamente. Connettere il terminale "ground" del generatore di segnali con il "ground" del circuito e con quello dell'oscilloscopio.