Circuiti R-L-C per filtrare segnali sinusoidali

Scopo dell'esperimento

Analizzare il funzionamento di circuiti R-L-C progettati per filtrare segnali sinusoidali.

Richiamo teorico

In un circuito a corrente alternata la tensione (V) e la corrente (i) sono legate dalla legge di Ohm generalizzata

$$V = Z i$$

dove $V=V_0\sin(\omega t)$ è la tensione sinusoidale avente ampiezza V_0 e frequenza $f=\omega/2\pi f$, Z è l'impedenza del circuito, che per i diversi componenti può essere espressa mediante i seguenti numeri complessi (vedi appendice):

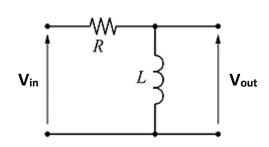
$$Z_R = R$$
 (impedenza di una resistenza R)

$$Z_C = \frac{1}{i\omega C}$$
 (reattanza capacitiva di una capacità C)

 $Z_L=j\omega L$ (reattanza induttiva di un'induttanza L)

Un *filtro passa-alto* è un circuito progettato per lasciare passare i segnali elettrici con frequenze maggiori rispetto ad una certa frequenza di taglio f_0 .

Esso può essere realizzato alimentando un circuito RL con una tensione di ingresso sinusoidale (V_{in} = segnale d'ingresso) e prendendo il segnale di uscita (V_{out} = segnale filtrato) ai capi dell'induttore (vedi figura a fianco).



Queste sono le espressioni per le tensioni:

$$V_{in} = V_0 \sin(\omega t)$$

$$V_{in} = Z i = (Z_R + Z_L) i = (R + j\omega L)i ; V_{out} = Z_L i = j\omega L i$$

Si può quindi calcolare la funzione di trasferimento $H(\omega)$:

$$H(\omega) = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{j\omega L}{R + j\omega L} = \frac{j\omega L/R}{1 + j\omega L/R} = \frac{(\omega L/R)^2 + j\omega L/R}{1 + (\omega L/R)^2}$$

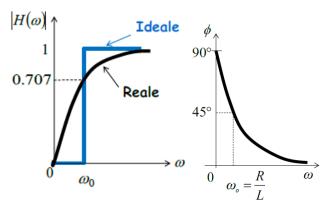
Il modulo $|H(\omega)|$, cioè l'ampiezza della funzione di trasferimento e la sua fase ϕ sono:

$$|H(\omega)| = \frac{\omega/\omega_0}{\sqrt{1 + (\omega/\omega_0)^2}} \; ; \; \phi = tan^{-1} \left(\frac{\omega_0}{\omega}\right) \qquad \frac{|H(\omega)|}{1}$$

dove ${f}_0=rac{\omega_0}{2\pi}=rac{R}{2\pi L}$ è la frequenza di taglio del circuito

- per
$$\omega = \omega_0 = \frac{R}{L} \rightarrow |H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{2}} \approx 0.707 \text{ e} \text{ } \phi = 45^{\circ}$$

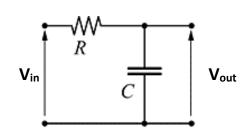
- per $\omega \ll \omega_0 \to |H(\omega)| \approx 0 \to \text{vengono attenuati i}$ segnali con frequenze basse rispetto a f $_0$



- per $\omega \gg \omega_0 \to |H(\omega)| \approx 1 \to \text{passano i segnali con frequenza alte rispetto a f}_0$

Un *filtro passa-basso* è un circuito progettato per lasciare passare i segnali elettrici con frequenze minori rispetto ad una certa frequenza di taglio f_0 .

Esso può essere realizzato alimentando un circuito RC con una tensione di ingresso sinusoidale (V_{in} = segnale d'ingresso) e prendendo il segnale di uscita (V_{out} = segnale filtrato) ai capi del condensatore (vedi figura a fianco).



Queste sono le espressioni per le tensioni:

$$V_{in} = V_0 \sin(\omega t)$$

$$V_{in} = Z i = (Z_R + Z_C) i = \left(R + \frac{1}{i\omega C}\right) i ; V_{out} = Z_C i = \frac{1}{i\omega C} i$$

Si può quindi calcolare la funzione di trasferimento $H(\omega)$:

$$H(\omega) = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} = \frac{1}{1 + j\omega RC} = \frac{1 - j\omega RC}{1 + (\omega RC)^2}$$

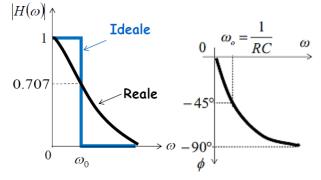
Il modulo $|H(\omega)|$, cioè l'ampiezza della funzione di trasferimento, e la sua fase ϕ sono:

$$|H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega/\omega_0)^2}}; \quad \phi = tan^{-1} \left(-\frac{\omega}{\omega_0}\right)$$

dove
$$f_0 = \frac{\omega_0}{2\pi} = \frac{1}{2\pi \, RC}$$
 è la frequenza di taglio

- per
$$\omega = \omega_0 = \frac{1}{RC} \to |H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{2}} \approx 0.707 \,\mathrm{e}\,\phi = -45^\circ$$

- per $\omega \ll \omega_0 \rightarrow |H(\omega)| \approx 1 \rightarrow$ passano i segnali con $_{0.707}$ frequenze basse rispetto a f₀
- per $\omega \gg \omega_0 \to |H(\omega)| \approx 0 \to \text{vengono attenuati i}$ segnali con frequenze alte rispetto a f₀



Un *filtro passa-banda* è un circuito progettato per lasciare passare i segnali elettrici con frequenze comprese in una banda $[f_1; f_2]$.

Esso può essere realizzato alimentando un circuito RLC con una tensione di ingresso sinusoidale (V_{in} = segnale d'ingresso) e prendendo il segnale di uscita (V_{out} = segnale filtrato) ai capi del resistore (vedi figura a fianco). Queste sono le espressioni per le tensioni:

$$V_{in} = V_0 \sin(\omega t)$$

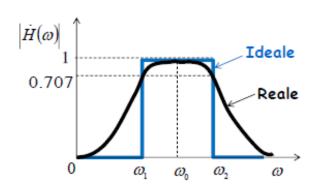
$$V_{in} = Z i = (Z_R + Z_L + Z_C) i = \left(R + j\omega L + \frac{1}{i\omega C}\right) i ; V_{out} = R i$$

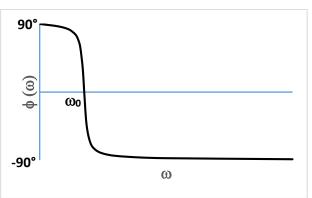
Si può quindi calcolare la funzione di trasferimento $H(\omega)$:

$$H(\omega) = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{R}{R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)} = \frac{R^2 - jR\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)}{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

Il modulo $|H(\omega)|$, cioè l'ampiezza della funzione di trasferimento e la sua fase ϕ sono:

$$|H(\omega)| = \frac{R}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}}; \phi = tan^{-1} \left(-\frac{\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)}{R}\right)$$





dove $f_0=rac{\omega_0}{2\pi}=rac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$ è la frequenza di centro banda del circuito, che corrisponde alla **frequenza di**

risonanza:

- per $\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \rightarrow$ condizione di risonanza \rightarrow H = 1 (ampiezza massima) e ϕ = 0
- per $\omega = \omega_1 = \frac{-R + \sqrt{R^2 + 4L/C}}{2L}$ e $\omega = \omega_2 = \frac{R + \sqrt{R^2 + 4L/C}}{2L} \rightarrow |H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{2}} \approx 0.707$
- per $\omega_1 < \omega < \omega_2 \to |H(\omega)| \approx 1 \to {\sf passano} {\sf i}$ segnali con frequenze comprese nella banda definita dall'intervallo $[f_1 = \frac{\omega_1}{2\pi}; \ f_2 = \frac{\omega_2}{2\pi}].$
- per $\omega < \omega_1 \ e \ \omega > \omega_2 \ \rightarrow |H(\omega)| \approx o$ vengono attenuati i segnali con frequenze esterne alla banda.

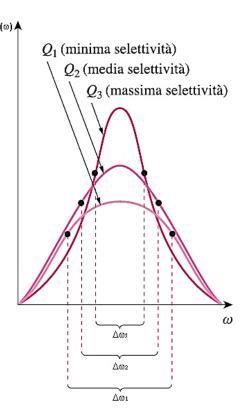
La larghezza della banda passante $\Delta f = f_2 - f_1 = \frac{1}{2\pi} \frac{R}{L}$ indica l'intervallo di frequenze che il filtro lascia passare; un fattore importante del circuito risonante RLC è il cosiddetto fattore di qualità $\mathbf Q$ che ci dice quanto è stretta la banda passante. Questo è definito dalla relazione seguente:

$$Q = \frac{f_0}{\Delta f} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

Più è alto il fattore di qualità più selettivo è il filtro perché più è stretta la banda di frequenze che vengono fatte passare (vedi figura a fianco in cui si ha $Q_3 > Q_2 > Q_1$)

Materiali e strumenti

- Scheda elettronica RLC (R = 100Ω ; L = 8.2 mH; C = 10 nF)
- Generatore di segnali sinusoidali
- Oscilloscopio digitale Peaktech
- Cavi di collegamento
- Software di analisi Dati (Excel, SciDavis)

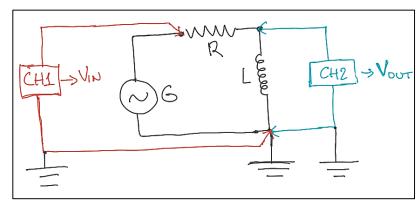




Procedimento sperimentale ed analisi dati

1. Filtro RL passa -alto

Collegare il generatore sinusoidale (G) al circuito RL (R = 100 Ω; L = 8,2 mH), poi collegare la sonda del canale 1 dell'oscilloscopio (CH1) in parallelo al generatore per misurare il segnale in ingresso V_{in}, infine collegare la sonda del canale 2 (CH2) in parallelo all'induttore per misurare il segnale filtrato V_{out}. Fare in modo che le masse delle sonde dell'oscilloscopio e del



generatore (i connettori di colore nero) siano collegate insieme (vedi figura a fianco).

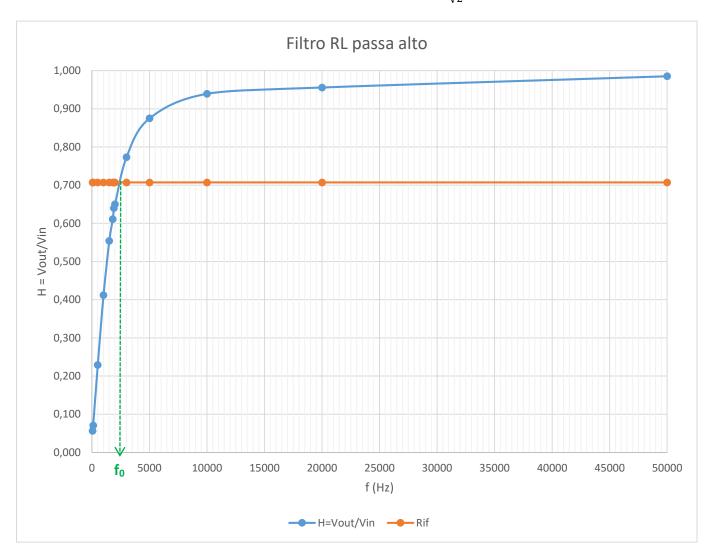
- Accendere il generatore, selezionare la forma d'onda sinusoidale, impostare una frequenza vicino al valore teorico $f_0 = \frac{R}{2\pi L} = 1$, 94 kHz e regolare al 50% circa l'ampiezza del segnale.
- Collegare l'oscilloscopio al computer tramite il cavo USB e aprire il software Peaktech
- Settare la stessa scala verticale (V/div) per i due segnali e sovrapporli resettando a zero la posizione di punto zero e impostando il trigger in modalità "Single" sul canale 1 → "Source CH1" (vedi figura sotto).



- Sotto il grafico a sinistra compaiono i valori della tensione picco-picco (Vpp) e della frequenza dei due segnali (se non appaiono cliccare sul numero del canale, poi sulle impostazioni selezionare frequency e Vpp)
- Mediante il generatore variare la frequenza nel range [50 Hz; 50000 Hz], cambiando se necessario la scala verticale delle tensioni (Volt/div) e quella orizzontale dei tempi (s/Div) in modo da visualizzare bene le forme d'onda, e annotare in una tabella per ciascuna frequenza i valori Vpp dei due canali misurati dall'oscilloscopio. Come esempio potete far riferimento ai seguenti valori di frequenza (fare piccoli step intorno al valore teorico f₀ = 1,94 kHz):

f (Hz)	Vpp IN (V)	Vpp OUT (V)	H=Vout/Vin
50			
100			
500			
1000			
1500			
1800			
1900			
2000			
3000			
5000			
10000			
20000			
50000			

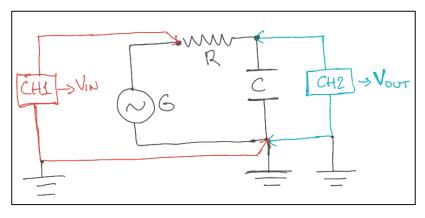
• Mediante Excel calcolare la funzione di trasferimento H = V_{out} / V_{in} e fare il grafico di H in funzione della frequenza, aggiungendo anche la retta di riferimento $H_{rif} = \frac{1}{\sqrt{2}}$ (vedi figura sotto).



Determinare graficamente il valore sperimentale frequenza di taglio f₀ (vedi figura precedente).

2. Filtro RC passa-basso

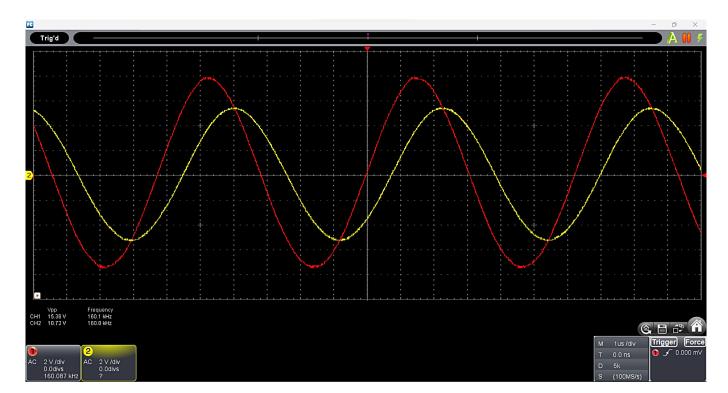
Collegare il generatore sinusoidale (G) al circuito RC (R = 100 Ω; C = 10 nF), poi collegare la sonda del canale 1 dell'oscilloscopio (CH1) in parallelo al generatore per misurare il segnale in ingresso V_{in}, infine collegare la sonda del canale 2 (CH2) in parallelo al condensatore per misurare il segnale filtrato V_{out}. Fare in modo che le masse delle sonde dell'oscilloscopio e del



generatore (i connettori di colore nero) siano collegate insieme (vedi figura a fianco).

• Accendere il generatore, selezionare la forma d'onda sinusoidale, impostare una frequenza vicino al valore teorico $f_0 = \frac{1}{2\pi RC} = 1,59 \cdot 10^5 Hz$ e regolare al 50% circa l'ampiezza del segnale.

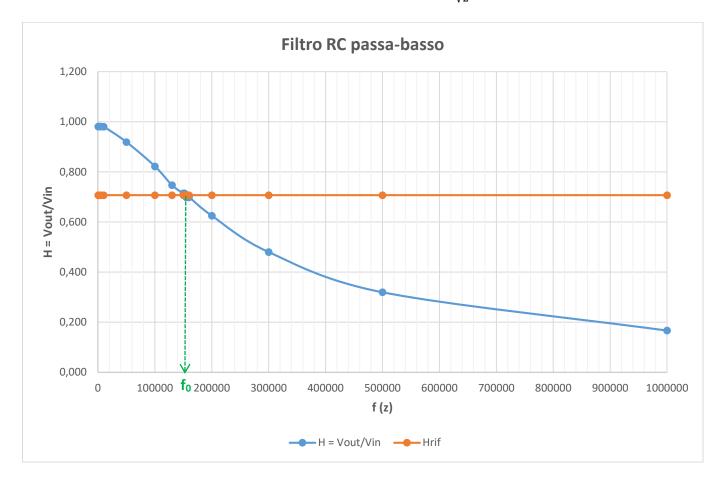
- Collegare l'oscilloscopio al computer tramite il cavo USB e aprire il software Peaktech
- Settare la stessa scala verticale (V/div) per i due segnali e sovrapporli resettando a zero la posizione di punto zero e impostando il trigger in modalità "Single" sul canale $1 \rightarrow$ "Source CH1" (vedi figura sotto).



- Sotto il grafico a sinistra compaiono i valori della tensione picco-picco (Vpp) e della frequenza dei due segnali (se non appaiono, cliccate sul canale, poi sulle impostazioni e selezionare frequency e Vpp)
- Mediante il generatore variare la frequenza nel range [500 Hz; 1 MHz], cambiando se necessario la scala verticale delle tensioni (Volt/div) e quella orizzontale dei tempi (s/Div) in modo da visualizzare bene le forme d'onda, e annotare in una tabella per ciascuna frequenza i valori Vpp dei due canali misurati dall'oscilloscopio. Come esempio potete far riferimento ai seguenti valori di frequenza (fare piccoli step intorno al valore teorico $f_0 = 1,59 \cdot 10^5$ Hz):

f (Hz)	Vpp IN (V)	Vpp OUT (V)	H = Vout/Vin
500			
1000			
5000			
10000			
50000			
100000			
130000			
150000			
152000			
155000			
160000			
200000			
300000			
500000			
1000000			

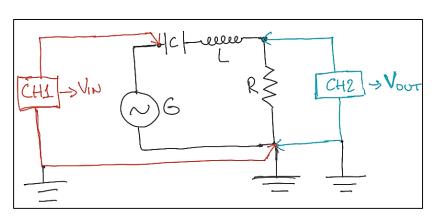
• Mediante Excel calcolare la funzione di trasferimento H = V_{out} / V_{in} e fare il grafico di H in funzione della frequenza, aggiungendo anche la retta di riferimento $H_{rif} = \frac{1}{\sqrt{2}}$ (vedi figura sotto).



Determinare graficamente il valore sperimentale frequenza di taglio f₀ (vedi figura precedente).

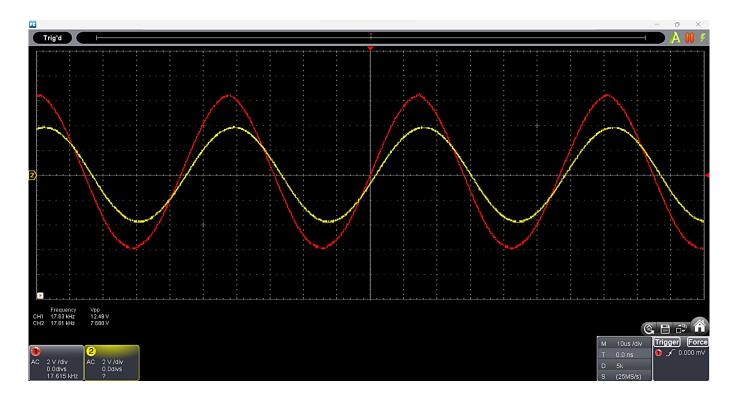
Filtro RLC passa-banda

Collegare il generatore sinusoidale (G) al circuito RLC (R = 100 Ω; L = 8,2 mH; C = 10 nF), poi collegare la sonda del canale 1 dell'oscilloscopio (CH1) in parallelo al generatore per misurare il segnale in ingresso V_{in}, infine collegare la sonda del canale 2 (CH2) in parallelo al resistore per misurare il segnale filtrato V_{out}, facendo in modo che le masse delle sonde dell'oscilloscopio e del generatore (i connettori di colore



nero) siano collegate insieme (vedi figura a fianco).

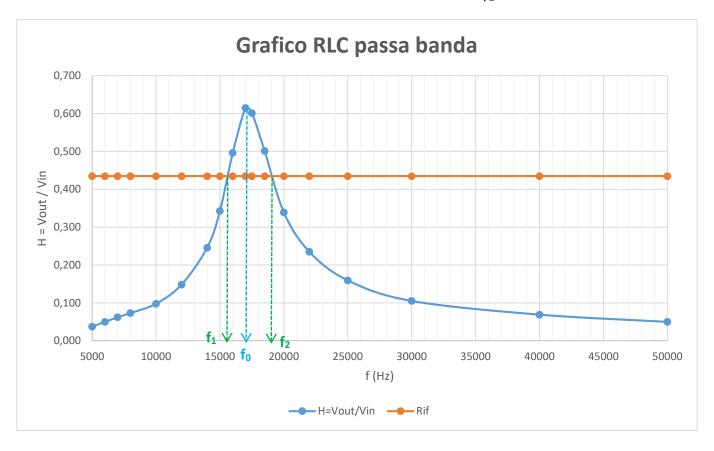
- Accendere il generatore, selezionare la forma d'onda sinusoidale, impostare una frequenza vicino al valore teorico $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} = 17,6~kHz$ e regolare al 50% circa l'ampiezza del segnale.
- Collegare l'oscilloscopio al computer tramite il cavo USB e aprire il software Peaktech
- Settare la stessa scala verticale (V/div) per i due segnali e sovrapporli resettando a zero la posizione di punto zero e impostando il trigger in modalità "Single" sul canale $1 \rightarrow$ "Source CH1" (vedi figura sotto).



- Sotto il grafico a sinistra compaiono i valori della tensione picco-picco (Vpp) e della frequenza dei due segnali (se non appaiono, cliccate sul canale, poi sulle impostazioni e selezionare frequency e Vpp)
- Mediante il generatore variare la frequenza nel range [5 kHz; 50 kHz], variando se necessario la scala verticale delle tensioni (Volt/div) e quella orizzontale dei tempi (s/Div) in modo da visualizzare bene le forme d'onda, e annotare in una tabella per ciascuna frequenza i valori Vpp dei due canali misurati dall'oscilloscopio. Come esempio potete far riferimento ai seguenti valori di frequenza (fare piccoli step intorno al valore teorico $f_0 = 1,59\cdot10^5$ Hz):

f (Hz)	Vpp IN (V)	Vpp OUT (V)	H=Vout/Vin
5000			
6000			
7000			
8000			
10000			
12000			
14000			
15000			
16000			
17000			
17500			
18500			
20000			
22000			
25000			
30000			
40000			
50000			

• Mediante Excel calcolare la funzione di trasferimento H = V_{out} / V_{in} e fare il grafico di H in funzione della frequenza, aggiungendo anche la retta di riferimento $H_{rif} = \frac{H_{max}}{\sqrt{2}}$ (vedi figura sotto)¹.



• Determinare graficamente i valori sperimentali delle frequenze della banda passante $[f_1; f_2]$ e il valore della frequenza di risonanza f_0 (vedi figura precedente).

Conclusioni

- Per il filtro RL passa-alto confrontare il valore sperimentale della frequenza di taglio con quello teorico $f_0 = \frac{R}{2\pi L}$ e verificare che la curva sperimentale della funzione di trasferimento tende a zero per valori di frequenza f << f₀ e si avvicina ad 1 per frequenze f >> f₀.
- Per il filtro RC passa-basso confrontare il valore sperimentale della frequenza di taglio con quello teorico $f_0 = \frac{1}{2\pi RC}$ e verificare che la curva sperimentale della funzione di trasferimento tende a 1 per valori di frequenza f << f₀ e si avvicina a zero per frequenze f >> f₀.
- Per il filtro RLC passa-banda determinare il fattore di qualità del filtro (mediante le frequenze della banda passante e quella di risonanza $\Rightarrow Q = \frac{f_0}{f_2 f_1}$) e confrontarlo col valore teorico; verificare che la curva sperimentale della funzione di trasferimento assume il valore massimo per valori di frequenza interni alla banda passante [f₁; f₂] e si avvicini a zero per frequenze esterne.

10

¹ H_{max} < 1 a causa della resistenza parassita dell'induttore (R_L): $H(\omega) = \frac{R}{R + R_L + j\left(\omega_L - \frac{1}{\omega_C}\right)} \rightarrow H_{max} = \frac{R}{R + R_L} < 1 \ per \ \omega = \omega_0$

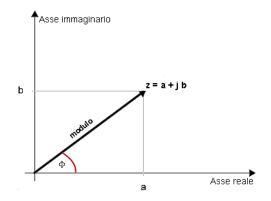
APPENDICE

Numeri complessi

Nella rappresentazione cartesiana un numero complesso z può essere espresso nella formula:

$$z = a + jb$$

dove $a=|z|cos(\phi)$ è la sua parte reale , $b=|z|sin(\phi)$ è la sua parte immaginaria e j è l'unità immaginaria \Rightarrow j² = -1 Il modulo del numero complesso è $|z|=\sqrt{a^2+b^2}$ La sua fase (argomento) è $\phi=tan^{-1}(b/a)$



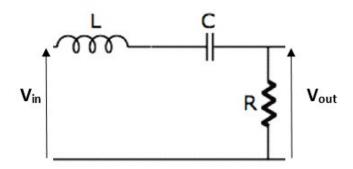
Mediante l'identità di Eulero:

$$e^{j\Phi} = cos(\Phi) + j sin(\Phi)$$

un numero complesso può anche essere scritto in forma esponenziale:

$$z = |z|(\cos\phi + j\sin\phi) = |z|e^{j\Phi}$$

Analisi del circuito RLC mediante i numeri complessi (fasori)



La tensione sinusoidale di ingresso fornita dal generatore $V_{in} = V_0 \sin(\omega t)$ può essere scritta mediante il numero complesso (fasore):

$$V_{in} = V_0 e^{j\omega t}$$

La corrente sinusoidale che passa nel circuito $i=i_0\sin(\omega t+\phi)$ può essere scritta mediante il numero complesso (fasore):

$$i=i_0e^{j(\omega\mathsf{t}+\varphi)}$$

La seconda legge di Kirchhoff per il circuito RLC è espressa dall'equazione:

$$V_{in} = V_R + V_L + V_C = Ri + L\frac{di}{dt} + \frac{Q}{C}$$

Derivando ambo i membri rispetto al tempo e ricordando la relazione $i=\frac{dQ}{dt}$ si ottiene l'equazione:

$$\frac{dV_{in}}{dt} = R\frac{di}{dt} + L\frac{d^2i}{dt^2} + \frac{1}{C}i$$

Sostituendo i fasori $V_{in}=V_0e^{j\omega t}$ $i=i_0e^{j(\omega t+\varphi)}$ nell'equazione suddetta si ottiene:

$$j\omega V_{in} = Rj\omega i - \omega^2 L i + \frac{1}{C}i$$

11

$$\to V_{in} = \left[R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}\right]i$$

Ricordando la legge di Ohm generalizzata che lega tensione e corrente:

$$V_{in} = Z i = (Z_R + Z_L + Z_C) i$$

si possono ricavare i valori delle impedenze e delle reattanze:

 $Z_R = R$ (impedenza di una resistenza R)

$$Z_C = \frac{1}{i\omega C}$$
 (reattanza capacitiva di una capacità C)

 $Z_L=j\omega L$ (reattanza induttiva di un'induttanza L)