Risposta in frequenza e filtri

www.die.ing.unibo.it/pers/mastri/didattica.htm (versione del 23-3-2019)

Direttiva .AC

L'analisi nel dominio della frequenza è attivata mediante la direttiva .AC
che ha la forma seguente:

.AC tipo n-punti fmin fmax

dove

- tipo può essere
 lin = variazione lineare
 oct = variazione per ottave
 dec = variazioni per decadi
- n-punti indica il numero totale di punti nel caso di variazione lineare oppure il numero di punti per ottava o per decade
- fmin e fmax sono le frequenze minima e massima
- In LTspice è possibile utilizzare anche la forma:

.AC list elenco frequenze

Direttiva .AC

- Prima di eseguire l'analisi nel dominio della frequenza il programma esegue automaticamente un'analisi del punto di lavoro in continua (.op)
 - Se nel circuito sono presenti sia generatori sinusoidali sia generatori in continua, l'analisi in continua viene eseguita azzerando i generatori sinusoidali e l'analisi nel dominio della frequenza è eseguita azzerando i generatori in continua
 - Se sono presenti componenti non lineari, per eseguire l'analisi nel dominio della frequenza il circuito viene linearizzato nell'intorno del punto di lavoro
 - I risultati dell'analisi sono significativi se l'approssimazione lineare è accettabile (cioè in regime di piccoli segnali)

3

Generatori sinusoidali

- Per assegnare i valori a generatori di tensione o di corrente sinusoidali, occorre
 - selezionare il pulsante advanced nella finestra di dialogo che compare cliccando sul simbolo del componente
 - inserire i valore dell'ampiezza (in volt o ampere) e della fase (in gradi) nelle caselle AC Amplitude e AC Phase
 - si può omettere la fase se il suo valore è zero
- E' possibile assegnare allo stesso generatore sia un valore in continua (utilizzato per l'analisi del punto di lavoro) sia un valore in alternata (usato per l'analisi nel dominio della frequenza)
- Spesso l'analisi nel dominio della viene utilizzata per la determinazione di funzioni di rete
 - In questo caso normalmente ai generatori si assegna ampiezza unitaria e fase nulla

Visualizzazione dei risultati di un'analisi in frequenza

- In LTspice sono disponibili tre modalità per visualizzare grandezze complesse
 - Diagrammi di Bode: vengono visualizzati il modulo e la fase
 - per il modulo sono disponibili tre opzioni
 - valori in dB
 - valori in scala lineare
 - valori in scala logaritmica
 - Diagrammi cartesiani: vengono visualizzate la parte reale e la parte immaginaria
 - Diagrammi di Nyquist: viene riportata la parte reale sull'asse delle ascisse e la parte immaginaria sull'asse delle ordinate

5

Visualizzazione dei risultati di un'analisi in frequenza

- Nei diagrammi di Bode la rappresentazione della fase è controllata mediante la casella "Unravel Branch Wrap"
 - se la casella non è attivata la fase è rappresentata nell'intervallo tra –180° e +180°, quindi in alcuni casi il grafico può risultare discontinuo
 - se la casella è attivata i valori non sono limitati all'intervallo tra -180° e +180°
- Nell'analisi in frequenza non è possibile visualizzare direttamente le potenze come nelle analisi in continua o nel dominio del tempo
- E' comunque possibile ottenere i grafici delle potenze scrivendone le espressioni
 - Per i numeri complessi sono disponibili le funzioni
 - Re(x), Im(x): parte reale e immaginaria di x
 - Mag(x), Ph(x): modulo e fase di x
 - conj(x): coniugato di x

Rappresentazione di funzioni di trasferimento mediante generatori dipendenti

- Mediante la keyword "Laplace", è possibile assegnare ai componenti
 - E (generatore di tensione pilotato in tensione)
 - G (generatore di corrente pilotato in tensione)

una funzione di trasferimento che viene utilizzata per determinare tensione o la corrente alla porta 2 in funzione della tensione applicata alla porta 1

- La f.d.t. deve essere espressa mediante la variabile s e viene assegnata al posto del parametro di trasferimento del generatore
- In un'analisi di tipo AC la variabile s viene sostituita da j ω = $2\pi f$

Esempio



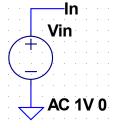
$$H(s) = \frac{5 \cdot 10^{-2} \, s \cdot (1 + 4 \cdot 10^{-6} \, s)}{(1 + 10^{-2} \, s)(1 + 10^{-5} \, s)^2}$$

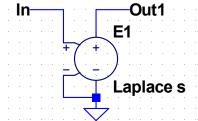
Laplace 5e-2*s * (1+4e-6*s) / ((1+0.01*s) * (1+1e-5*s)**2)

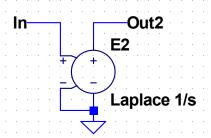
7

01-Bode1.asc

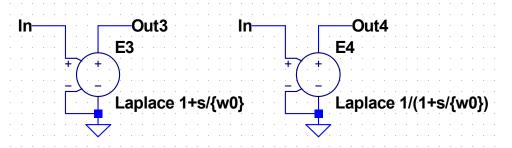
Diagrammi di Bode di funzioni elementari - Poli e zeri reali





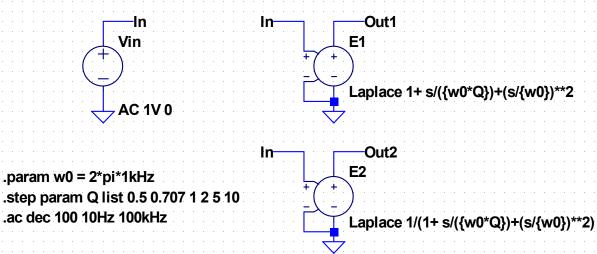


.param w0 = 2*pi*1kHz .ac dec 100 1Hz 1MegHz



02-Bode2.asc

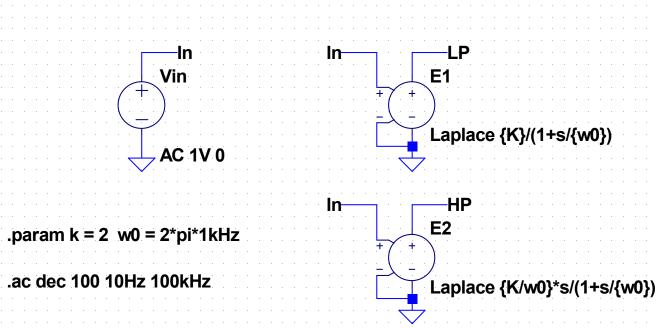
Diagrammi di Bode di funzioni elementari - Poli e zeri complessi coniugati



9

03-F1.asc

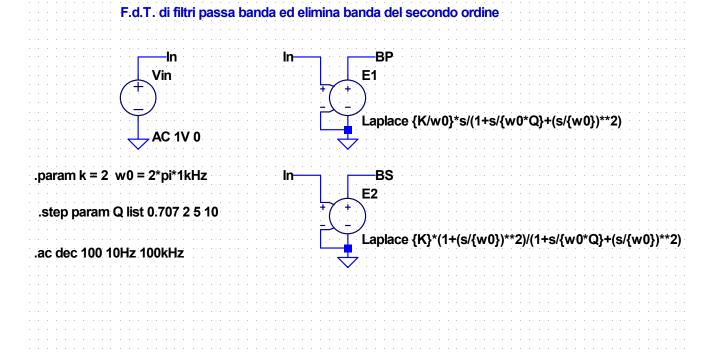




04-F2.asc

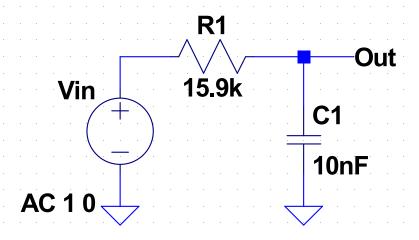
11

05-F2.asc



06-LP1-RC.asc

Filtro passa-basso del 1° ordine RC



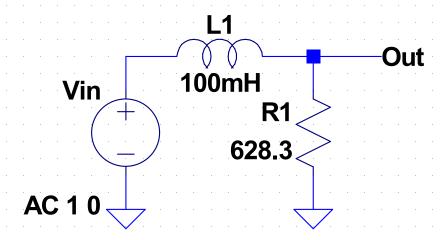
.ac dec 100 1Hz 100kHz

Frequenza di taglio 1 kHz

13

07-LP1-RL.asc

Filtro passa-basso del 1° ordine RL

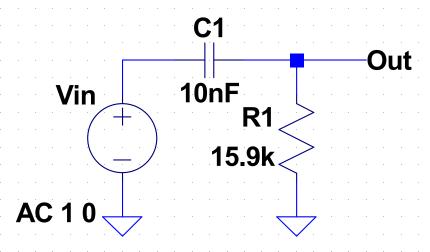


.ac dec 100 1Hz 100kHz

Frequenza di taglio 1 kHz

08-HP1-RC.asc





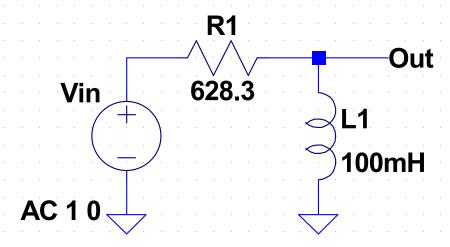
.ac dec 100 1Hz 100kHz

Frequenza di taglio 1 kHz

15

09-HP1-RL.asc

Filtro passa-alto del 1° ordine RC



.ac dec 100 1Hz 100kHz

Frequenza di taglio 1 kHz

Esempi di filtri del secondo ordine

Filtri derivati dal circuito risonante RLC serie

Per i 4 filtri valgono le relazioni

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \implies f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

$$Q = \frac{1}{R}\sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{\omega_0 L}{R}$$

- Negli esempi si assumerà $L=10 \mathrm{mH},~C=100~\mathrm{nF}$ che corrisponde a $f_0\cong 5~\mathrm{kHz}$
- Le analisi verranno eseguite al variare del fattore di merito, che in questo caso, verrà fissato ponendo

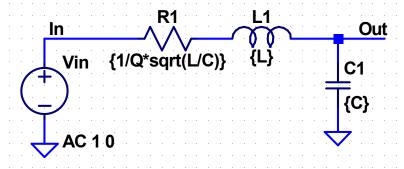
$$R = \frac{1}{Q} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

17

10-LP2.asc

Filtro passa-basso del 2° ordine (Circuito derivato dal risonatore RLC serie)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

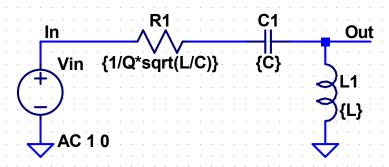
step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1Hz 1MegHz

11-HP2.asc

Filtro passa-alto del 2° ordine (Circuito derivato dal risonatore RLC serie)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1Hz 1MegHz

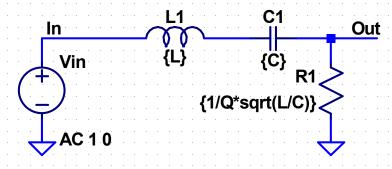
Frequenza di taglio 5.033 kHz

19

12-BP2.asc

Filtro passa-banda del 2° ordine (Circuito derivato dal risonatore RLC serie)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



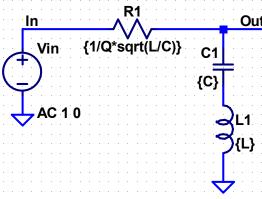
.param L=10mH C=100nF

.step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1Hz 1MegHz

Filtro elimina-banda del 2° ordine (Circuito derivato dal risonatore RLC serie)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

.step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1kHz 100kHz

Frequenza di taglio 5.033 kHz

21

Esempi di filtri del secondo ordine

Filtri derivati dal circuito risonante RLC parallelo

• Per i 4 filtri valgono le relazioni

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \implies f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

$$Q = R\sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{\omega_0 C}{G}$$

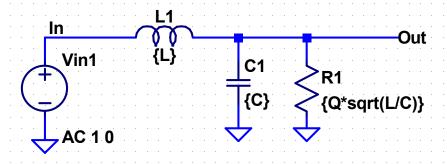
- Negli esempi si assumerà $L=10 \mathrm{mH},~C=100~\mathrm{nF}$ che corrisponde a $f_0\cong 5~\mathrm{kHz}$
- Le analisi verranno eseguite al variare del fattore di merito, che in questo caso, verrà fissato ponendo

$$R = Q\sqrt{\frac{L}{C}}$$

14-LP2.asc

Filtro passa-basso del 2° ordine (Circuito derivato dal risonatore RLC parallelo)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

.step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1Hz 1MegHz

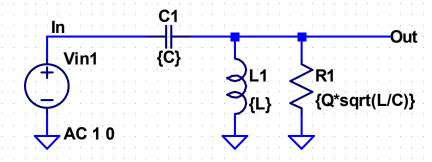
Frequenza di taglio 5.033 kHz

23

15-HP2.asc

Filtro passa-alto del 2° ordine (Circuito derivato dal risonatore RLC parallelo)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

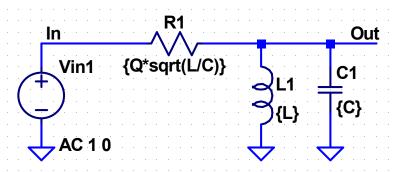
.step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1Hz 1MegHz

16-BP2.asc

Filtro passa-banda del 2° ordine Circuito derivato dal risonatore RLC parallelo)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1Hz 1MegHz

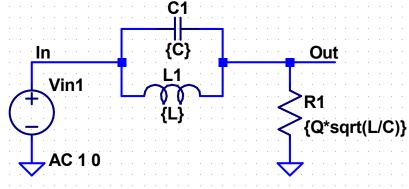
Frequenza di taglio 5.033 kHz

25

17-SB2.asc

Filtro elimina-banda del 2° ordine (Cirduito derivato dal risonatore RLC parallelo)

Analisi per diversi valori del fattore di merito



.param L=10mH C=100nF

.step param Q list 0.5 0.707 1 2 5 10

.ac dec 100 1kHz 100kHz

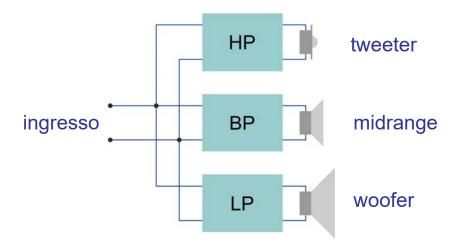
Esempio - Filtro crossover

- Normalmente gli altoparlanti non sono in grado di riprodurre in modo ottimale tutte le frequenze dello spettro udibile (20 Hz - 20 kHz)
- Per questo motivo nei diffusori acustici si utilizzano più altoparlanti, ciascuno dei quali viene utilizzato solo per riprodurre una determinata banda di frequenze
- A ciascun altoparlante vengono inviate solo le componenti spettrali del segnale contenute nella banda di frequenze che deve riprodurre
- Per suddividere le componenti spettrali del segnale audio nelle bande destinate ai singoli altoparlanti si fa uso di un filtro ripartitore (detto filtro di crossover)

27

Esempio - Filtro crossover

- Si considera un sistema a 3 vie, in cui si utilizzano tre altoparlanti:
 - woofer per le frequenze basse
 - midrange per le frequenze intermedie
 - tweeter per le frequenze acute
- Per suddividere le componenti armoniche del segnale audio si utilizzano 3 filtri: passa-basso (LP), passa-banda (BP), passa-alto (HP)



Esempio – Filtro crossover

- Si assume, per semplicità, che l'impedenza degli altoparlanti sia puramente resistiva e valga 8Ω
- Bande degli altoparlanti

woofer: 20-500 Hz

midrange: 500-5000 Hz

tweeter: 5000-20000 Hz

- Filtri utilizzati
 - LP: filtro RL del 1° ordine con frequenza di taglio $f_L = 500 \text{ Hz}$
 - HP: filtro RC del 1° ordine con frequenza di taglio $f_H = 5000 \; \mathrm{Hz}$
 - BP: filtro RLC serie del 2° ordine con frequenze di taglio $f_L = 500 \text{ Hz e } f_H = 5000 \text{ Hz}$
- Per il filtro BP si ha:

$$\mathbf{f}_0 = \sqrt{\mathbf{f}_L \mathbf{f}_H} = 1.581 \, \mathrm{Hz}$$

$$Q = \frac{f_0}{f_H - f_I} = 0.351$$

Per i tre filtri R è la resistenza degli altoparlanti

29

Esempio – Filtro crossover

Dimensionamento del filtro passa-basso

$$f_L = \frac{\omega_{0LP}}{2\pi} = \frac{1}{2\pi L_1/R}$$



$$L_1 = \frac{\omega_{0LP}}{2\pi} = \frac{R}{2\pi f_L} = 2.55 \,\text{mH}$$

Dimensionamento del filtro passa-banda

$$\omega_{0BP} = 2\pi \sqrt{f_L f_H} = \frac{1}{\sqrt{L_2 C_2}}$$

$$L_2 = \frac{R}{2\pi (f_H - f_L)} = 283 \,\mu\text{H}$$

$$L_2 = \frac{R}{2\pi (f_H - f_L)} = 283 \,\mu$$

$$2\pi (f_H - f_L) = \frac{\omega_{0BP}}{Q} = \frac{R}{L_2}$$

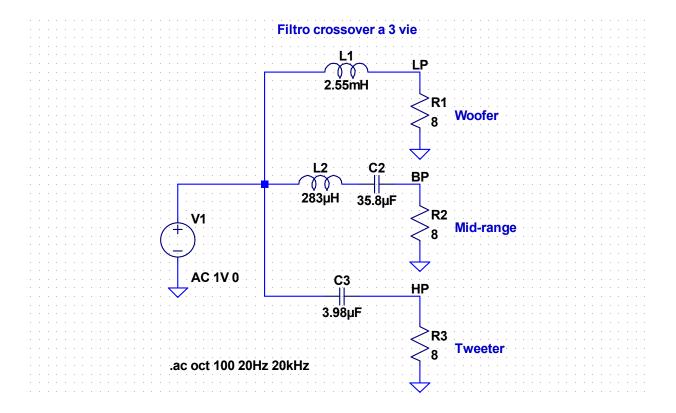
$$2\pi(f_H - f_L) = \frac{\omega_{0BP}}{Q} = \frac{R}{L_2}$$
 $C_2 = \frac{f_H - f_L}{2\pi f_L f_H R} = 35.8 \,\mu\text{F}$

Dimensionamento del filtro passa-alto

$$f_H = \frac{\omega_{0HP}}{2\pi} = \frac{1}{2\pi RC_3}$$

$$C_3 = \frac{1}{2\pi f_H R} = 3.98 \,\mu\text{F}$$

18-crossover.asc



31