Università degli Studi di Trento

Laboratorio di Fisica II

Circuiti RLC

Autori - Gruppo A02 Appoloni Alberto Malvezzi Alberto

22 dicembre 2020

1 Introduzione

Nella prima parte dell'esperienza si analizza il decadimento all'equilibrio in un circuito RL: la tensione V decade secondo la curva esponenziale

$$V(t) = \varepsilon e^{-\frac{t}{\tau}}$$

dove ε è la tensione all'equilibrio, t sono gli istanti di tempo e $\tau = \frac{L}{R}$ è la costante di tempo del circuito. Usando diverse R otteniamo curve di scarica V(t) attraverso le quali arriviamo a stimare il valore dell'induttanza dell'induttore L.

Nella seconda parte dell'esperienza costruiamo un filtro RLC per il quale vale il modello

$$H(\omega) = \frac{V_{OUT}(\omega)}{V_{IN}(\omega)} \cdot e^{j\Delta\Phi}$$

dove ω è la frequenza. Usando due resistenze differenti e cambiando la frequenza, otteniamo la funzione di trasferimento $H(\omega)$, quindi si costruisce il diagramma di Bode per il filtro e lo si confronta con il modello. Per valutare la capacità parassita dell'induttore C_L cerchiamo la frequenza di risonanza del circuito in assenza del condensatore C utilizzando una resistenza R molto grande.

2 Materiali e acquisizione dati

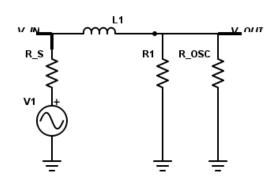
2.1 Materiali disponibili

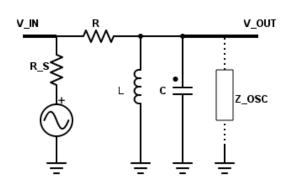
I materiali da utilizzare sono: breadbord, elementi di circuito, oscilloscopio, condensatore da 6.8 nF (valore nominale), induttore con induttanza da stimare nell'esperienza, 5 resistenze per la parte A dai valori nominali di 390 Ω , 1000 Ω , 820 Ω , 470 Ω e 270 Ω , 2 resistenze per la parte B da valori nominali di 6.9 k Ω e 100 k Ω .

2.2 Procedure operativa

Figura 1

Figura 2





2.2.1 Parte A: circuito RL

Si misura il valore di resistenza dell'induttore R_L con il DMM: $R_L = 0.97~\Omega$. Si monta il circuito come in figura 1. Prestare attenzione alla connessione tra breadbord e bobina: i contatti sono delicati e possono generare resistenze parassite rilevanti nell'acquisizione delle misure.

Si scelgono le resistenze R con il seguente criterio: il $\tau \approx \frac{L}{R}$ deve essere nell'intervallo 10-20 μ s (si supponga un valore di L di 5-10 mH).

Si imposta come segnale d'ingresso un'onda quadra $0-V_0$ con $V_0=2-V$, verificando che la corrente massima che può scorrere $I_{MAX}=\frac{V_0}{R}$ non possa dissipare una potenza superiore a 0.25 W o danneggi la bobina (di diametro 315 μ m con densità massima di corrente 4 A/mm²). Si acquisiscono 6 forme d'onda di scarica per ogni resistenza. Infine, si misurano con il DMM i valori di resistenza: $R_1=381\pm1~\Omega$, $R_2=987\pm1~\Omega$, $R_3=460\pm1~\Omega$, $R_4=820\pm1~\Omega$, $R_5=269\pm1~\Omega$. Si considera un'incertezza $\sigma_{\Delta V}$ sui valori di ΔV misurati pari al 2% del valore misurato.

2.2.2 Parte B: Filtro passa banda RLC

Si monta il circuito RLC come in figura 2 prestando attenzione ai contatti tra la bobina e la breadboard. Si scelgono due valori di resistenze nell'intervallo tra 1 k Ω e 100 k Ω . Si scelgono così due resistenze, da 6.9 k Ω e 100 k Ω rispettivamente. Si effettuano 12 misure del modulo e della fase relativa $\tilde{V_{IN}}$ e $\tilde{V_{OUT}}$ effettuate a diverse frequenze nell'intervallo tra 10 Hz e 100 kHz. Infine si misura la funzione di trasferimento del filtro passa banda. Nella raccolta delle misure si presti maggior attenzione a ottenere punti vicino alla fase di risonanza per poter confrontare la frequenza f_0 , l'altezza del picco ($|H(f_0)|$) e la sua larghezza Δf . Infine si ripete

la misura della frequenza di risonanza in assenza del condensatore C, in modo da poter poi stimare in seguito la capacità parassita del circuito, C_L .

3 Risultati e discussione

3.1 Circuito RL

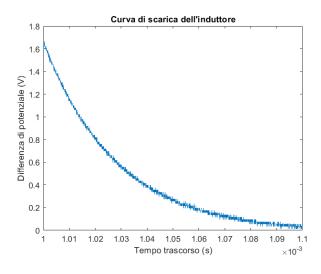


Figura 3

Dal grafico (Figura 3) della curva di scarica dell'induttore, per la resistenza di $269\pm1~\Omega,~V_{OUT}$ in funzione del tempo, si può notare qualitativamente un andamento esponenziale. Si graficano quindi i punti con relativa regressione lineare di $1/\tau$ in funzione di R.

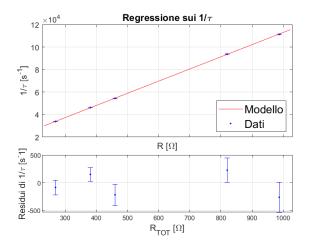


Figura 4: regressione lineare di $1/\tau$ in funzione di R

Qualitativamente si nota un buon accordo tra i punti sperimentali e il modello. I residui non mostrano particolari strutture. Per avere una conferma quantitativa si effettua il test del χ^2 : $\chi^2/3=1.7$. Con una affidabilità pari a 2σ l'intervallo di accettazione è [0.3-9.0], pertanto il test ha avuto esito positivo. Da ciò si può evincere che i dati sperimentali presentano un buon accordo con il modello dato dalla regressione lineare. Si ricava quindi $L=\frac{1}{m}=9.25\pm0.03$ mH e $R_s=\frac{b}{m}=45\pm2\Omega$, dove $\sigma_l=\frac{\sigma_m}{m^2}$ $\sigma_{R_s}=\sqrt{\left(\frac{\sigma_b}{m}\right)^2+\left(\frac{b\cdot\sigma_m}{m^2}\right)^2}$, m è il coefficiente angolare della retta e b l'intercetta verticale. Si nota che R_s è compatibile con $R_{s-nom}=50~\Omega$ a meno di 3σ .

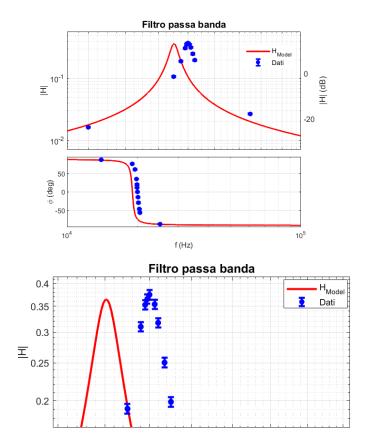
3.2 Filtro RLC

Si riporta il diagramma di Bode previsto dal modello del filtro RLC per la resistenza da 100 k Ω , induttanza di L=9.25±0.03 mH e condensatore da C=7.2±0.1 pF insieme ai punti ottenuti sperimentalmente in laboratorio (Figura 5). Riportiamo anche il rispettivo zoom nella zona di risonanza.

Si nota visibilmente uno scarso accordo tra il modello e i dati: per risolvere il problema, ricaviamo L_{eff} invertendo la formula

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{L_{eff}(C + C_L + C_{OSC})}}$$

dove $f_0=20$ kHz è la frequenza di risonanza osservata sperimentalmente, $C_L=155$ pF è la capacità dell'induttore e $C_{OSC}=128$ pF è la capacità di oscilloscopio e



Figutra 5: diagramma di Bode per filtro RLC, $R=100~\mathrm{k}\Omega$ e relativo zoom intorno alla risonanza

cavi coassiali. Otteniamo $L_{eff}=8.46$ mH. Si ipotizza anche una piccola resistenza parassita in serie dovuta all'induttore, $R_L=0.97+8.46=9.43~\Omega$ (resistenza misurata sperimentalmente + 100 Ω di resistenza per 100 mH di induttanza). Sostituendo questi valori osserviamo un accordo migliore con i dati, come riportato in appendice dai grafici.

Si ipotizza che l'induttanza misurata nella prima parte dell'esperienza sia poco consistente con il valore vero di L perché contiene delle induttanze parassite, le quali sono prodotte dai componenti circuitali del circuito RL a basse resistenze. Un altro motivo dello scarso accordo potrebbe essere dovuto al fatto che allontanandosi dalla frequenza di banda la differenza di potenziale misurata è molto piccola. Di conseguenza, il rumore prodotto dall'oscilloscopio diventa rilevante e altera sostanzialmente le misure di d.d.p..

Le medesime conclusioni si possono trarre per il circuito RLC con R da 6.9 k Ω , dove però le differenze notate sono minori (Figura 6 - Appendice).

4 Conclusione

La regressione lineare ottenuta per $\frac{1}{\tau}$ risulta compatibile qualitativamente e quantitativamente con la curva di scarica del condensatore. Il valore dell'induttanza dell'induttore è $L=9.25\pm0.03$ mH, la resistenza ottenuta per il generatore d'onda è $R_S=45\pm2~\Omega$, compatibile con quella nominale entro 3σ .

Il diagramma di Bode ottenuto sperimentalmente non corrisponde alla previsione teorica del modello: supponiamo che questo sia dovuto a induttanze parassite che alterano il risultato di induttanza della regressione per basse resistenze ed a rumori dell'oscilloscopio. Con le dovute correzioni di $L_{eff}=8.46$ mH e resistenza dell'induttore $R_L=9.43~\Omega$ il modello è corretto e rappresenta meglio i dati ottenuti.

5 Appendice

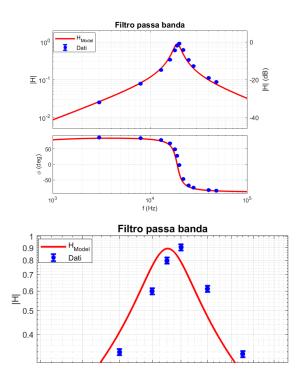
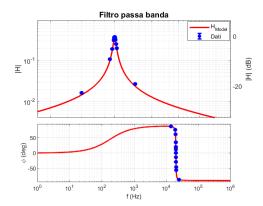
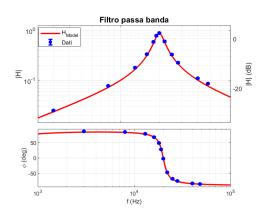


Figura 6: Diagramma di Bode per filtro RLC, $R=6.9~\mathrm{k}\Omega$ e relativo zoom intorno alla risonanza

5.1 Correzione dei filtri RLC





Correzione sperimentale del diagramma di Bode per il filtro RLC da 100 k Ω

Correzione sperimentale del diagramma di Bode per il filtro RLC da 6.9 k Ω