# Es02B: Circuito RC - Filtri passivi

## Gruppo 1G.BT Lorenzo Cavuoti, Francesco Sacco

October 16, 2018

## 1 Filtro passa basso

### 1.1

Usando il multimetro digitale abbiamo misurato il valore di  $R1 = 3.29 \pm 0.03 k\Omega$  e il valore di  $C1 = 9.9 \pm 0.4 nF$ , la frequenza di taglio teorica risulta quindi  $F_{Tteorica} = 4.9 \pm 0.2$  con errore dominato dall'incertezza sulla misura della capacità del condensatore. Sempre dalla teoria sappiamo che il guadagno è dato da

$$A_f = \frac{1}{\sqrt{1 + (f/f_T)^2}}\tag{1}$$

Per  $f\approx 0$   $A_f\approx 1$ , ovvero a bassa frequenza il filtro non attenua il segnale, per f=2kHz  $A_{Vteorica}=0.93\pm0.02$  invece per f=20kHz  $A_{Vteorica}=0.238\pm0.006$ 

#### 1.2

Dalla misura con l'oscilloscopio risulta  $A_V(2kHz)_{mis}=0.92\pm0.05$  e  $A_V(20kHz)_{mis}=0.241\pm0.013$  entrambi compatibili entro una barra di errore dalla misura teorica.

La frequenza di taglio misurata vedendo la frequenza a -3dB risulta  $f_{Tmis} = 4.83 \pm 0.06 kHz$  con errore dominato dall'incertezza sulla scelta della frequenza, invece quella facendo il fit(absoute-sigma=False) risulta  $f_{Tfit} = 4.90 \pm 0.09 kHz$ . Anche in questi ultimi due casi il risultato è compatibile con il valore teorico atteso.

| C[TT ]              | T7 [T7]     | [1 7]       | T7 [T7]             | [ T 7]             | 4                     |                      |
|---------------------|-------------|-------------|---------------------|--------------------|-----------------------|----------------------|
| f[Hz]               | $V_{in}[V]$ | $\sigma[V]$ | $V_{out}[V]$        | $\sigma[V]$        | $A_V$                 | $\sigma$             |
| 56                  | 12.5        | 0.5         | 12.4                | 0.5                | 0.99                  | 0.06                 |
| 100                 | 12.5        | 0.5         | 12.5                | 0.5                | 1.00                  | 0.06                 |
| 194                 | 12.5        | 0.5         | 12.5                | 0.5                | 1.00                  | 0.06                 |
| 467                 | 12.5        | 0.5         | 12.4                | 0.5                | 0.99                  | 0.06                 |
| $2.08 \mathrm{\ k}$ | 12.5        | 0.5         | 11.7                | 0.5                | 0.94                  | 0.06                 |
| $4.85~\mathrm{k}$   | 12.5        | 0.5         | 8.9                 | 0.4                | 0.71                  | 0.04                 |
| $8.56~\mathrm{k}$   | 12.5        | 0.5         | 6.2                 | 0.3                | 0.50                  | 0.03                 |
| 20.0  k             | 12.5        | 0.5         | 3.01                | 0.13               | 0.241                 | 0.015                |
| $22.5 \mathrm{\ k}$ | 12.5        | 0.5         | 2.68                | 0.11               | 0.214                 | 0.012                |
| $76.1~\mathrm{k}$   | 12.5        | 0.5         | 0.80                | 0.04               | $64 \times 10^{-3}$   | $4 \times 10^{-3}$   |
| $96.4 \mathrm{\ k}$ | 12.5        | 0.5         | 0.63                | 0.03               | $50 \times 10^{-3}$   | $3 \times 10^{-3}$   |
| 294  k              | 12.5        | 0.5         | 0.21                | 0.01               | $16.7 \times 10^{-3}$ | $0.9 \times 10^{-3}$ |
| $1.07~\mathrm{M}$   | 12.5        | 0.5         | $55 \times 10^{-3}$ | $2 \times 10^{-3}$ | $4.4 \times 10^{-3}$  | $0.3 \times 10^{-3}$ |

Table 1: Valori di tensione in entrata e in uscita in funzione della frequenza misurati per il filtro passa basso

## 1.3

La frequenza di taglio misurata dal gradino, ovvero dalla misura del tempo che impiega il segnale a passare dal 10% al 90% del massimo risulta  $f_{Tgradino} = 4.73 \pm 0.12 kHz$ . Il valore è ancora compatibile con la  $F_T$  attesa, tuttavia è quello che si discosta di più rispetto alle altre misure.

## 1.4

a) L'impedenza d'ingresso risulta

$$Z_{in} = R + \frac{1}{j\omega C} = R(1 - j\frac{\omega_T}{\omega})$$
 (2)

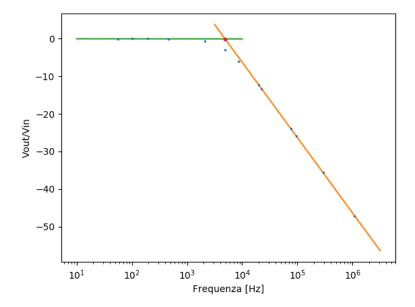


Figure 1: Plot di Bode passa basso

Quindi se

- $\omega >> \omega_T |Z_{in}| = R$
- $\omega = \omega_T |Z_{in}| = \sqrt{2R}$
- $\omega \ll \omega_T |Z_{in}| \to \infty$

b) Se si inserisce una resistenza di carico il guadagno risulta

$$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{(1 + R/R_c)^2 + (\omega RC)^2}}$$
 (3)

Ponendo l'espressione sopra uguale a  $1/\sqrt{2}$  si può ottere una nuova frequenza di taglio

$$\omega_t^2 = \left[2 - \left(1 + \frac{R}{R_c}\right)^2\right] \frac{1}{(RC)^2} \tag{4}$$

Quindi per  $R_c=100k\omega$  abbiamo che  $R_c>>R$  e le espressioni sopra si semplificano al circuito passa basso, invece per  $R_c=10k\omega$  non si può trascurare  $R_c$   $R_c$ , di conseguenza alle stesse frequenze il guadagno risulta minore e in particolare si ha una diminuzione di wt

# 2 Filtro passa banda

### 2.1 Filtro RC passa alto

Per il filtro passa alto abbiamo  $R2 = 3.30 \pm 0.03k$   $C2 = 112 \pm 5nF$ , la frequenza di taglio risulta quindi  $F_{Tteorica} = 430 \pm 20$ , mentre con la misura all'oscilloscopio otteniamo  $F_{Tmis} = 450 \pm 10$ , con errore dato dall'incertezza sulla scelta della frequenza, considerando gli errori i due risultati sono compatibili.

### 2.2 Filtro passa banda

- a)  $A_{0mis} = 0.48 \pm 0.03 \ f_{Lmis} = 215 \pm 7Hz \ f_{Hmis} = 10.2 \pm 0.2kH$ , l'errore su  $A_0$  è stato fatto propagando l'errore sul rapporto tra il segnale massimo in uscita e il segnale di ingresso, considerando i due errori scorrelati. L'errore sulle frequenze è stato determinato variando la frequenza di  $V_{in}$  in modo da apprezzare sull'oscilloscopio una variazione di ampiezza di  $V_{o}ut$
- b) Per  $f \ll f_L$  aumentando la frequenza si osserva un aumento del guadagno, pari a circa 20dB/decade, per f compresa tra circa  $2f_L$  e  $f_H/2$  il guadagno è costante, pari a circa 0.48, infine per  $f \gg f_H$  si ha una diminuzione di ampiezza all'aumentare della frequenza pari a circa -20dB/decade. Il comportamento osservato

è compatibile con la teoria, infatti per frequenze basse domina il passa alto, per frequenze alte invece domina il passa basso, in mezzo entrambi i filtri attenuano il segnale che risulta quindi costante.

c) Per far si che  $V_{out}=A_1A_2V_{in}$  l'impedenza di ingresso del passa alto deve essere molto maggiore dell'impedenza di uscita del passa basso, quindi si deve avere che  $R_2>>R_1$