## Es03B: Amplificatore a transistor

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

## 30 ottobre 2018

- 2) Montaggio del circuito e verifica del punto di lavoro Usando il multimetro digitale abbiamo misurato i valori delle resistenze e condensatori staccati dal circuito
  - $R_1 = (178.5 \pm 1.4)k\Omega$
  - $R_2 = (17.65 \pm 0.14)k\Omega$
  - $R_C = (9.82 \pm 0.08) k\Omega$
  - $R_E = (1.014 \pm 0.008)k\Omega$
  - $C_{in} = (221 \pm 9)nF$
  - $C_{out} = (111 \pm 4)nF$
- a. Accendendo soltanto il generatore di ddp continua  $V_{CC} = (19.9 \pm 0.1)$  abbiamo calcolato e misurato il punto di lavoro del transistor che risulta:
  - $V^Q_{CE,att} = (7.3 \pm 0.4) V$   $I^Q_{C,att} = (1.17 \pm 0.03) mA$
  - $V^Q_{CE,mis} = (9.00 \pm 0.05)V$   $I^Q_{C,mis} = (1.01 \pm 0.01)mA$

I due risultati non sono compatibili, tuttavia, come si vedrà anche in seguito, il circuito funziona correttamente, la discrepanza quindi si potrebbe attribuire a un errore nella presa dati o nei calcoli

- b. Usando il multimetro digitale abbiamo misurato le tensioni ai terminali del transistor che risultano:
- $V_{B,mis} = 1.647 \pm 0.008$   $V_{E,mis} = 1.034 \pm 0.005$   $V_{BE,mis} = 0.614 \pm 0.003$   $V_{C,mis} = 10.01 \pm 0.05$
- $V_{B,att} \approx 1.7$   $V_{E,att} \approx 1.1$   $V_{BE,att} = 0.6$   $V_{C,att} \approx 10$ Purtroppo è stato impossibile dare una stima accurata degli errori a causa dell'incognita su alcuni parametri del transistor
- c. Sfruttando l'effetto transistor con  $h_{fe} \approx 100$  abbiamo  $I_B = I_C/h_{fe} \approx 10.1 \mu A$  dove  $I_C$  è stata calcolata vedendo la ddp ai capi di  $R_C$ , inoltre sappiamo che  $I_B = I_1 I_2 = (9 \pm 2) \mu A$  con  $I_1$ ,  $I_2$  calcolate prendendo la ddp su  $R_1$ ,  $R_2$  rispettivamente. L'errore risulta grande il quanto differenza di due misure simili, infatti  $I_1 = 102.2 \pm 1.4 \mu A$   $I_2 = 93.1 \pm 1.3 \mu A$ . Le due misure risultano quindi compatibili fra di loro.
- 3) Risposta a segnali sinusoidali a frequenza fissa In questo punto colleghiamo il generatore di funzioni al circuito con f = 6.24kHz e tutti i voltaggi sono misurati picco-picco
- i Vedendo  $V_{in}$  e  $V_{out}$  accoppiando l'oscilloscopio in AC notiamo che i due segnali sono in controfase con uno circa 10 volte l'altro (figura 1)
- ii Il guadagno atteso per piccoli segnali risulta  $A_{V,att}=9.68\pm0.14$ , per un onda sinusoidale con  $V_{in}=(0.22\pm0.01)V$  si ha  $V_{out}=(2.06\pm0.09)V$ ,  $A_V=9.3\pm0.6$ . Per verificare la linearità del sistema abbiamo preso un onda triangolare a diverse ampiezze. Con  $V_{in}=(0.22\pm0.01)V$  si ha  $V_{out}=(1.98\pm0.09V)$   $A_V=9.1\pm0.6$  e, con  $V_{in}=1.51\pm0.06V$  triangolare si ha  $V_{out}=13.7\pm0.6V$   $A_V=9.1\pm0.6$  i guadagni attesi risultano compatibili con quelli misurati.

Inoltre la forma d'onda è rimasta pressocchè inalterata, quindi tutte le armoniche dello spettro della triangolare hanno trasformato allo stesso modo, questo dimostra la linearità del circuito tra 1kHz e 10kHz.

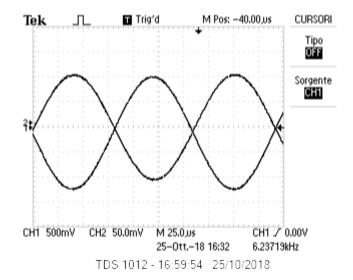


Figura 1: Inversione di fase tra ingresso e uscita, si notino le diverse scale su CH1 e CH2

iii-iv Il circuito risulta lineare per  $V_{in}$  minore di circa 1.5V quindi  $V_{out} \approx 18V$  oltre questa ddp si ha il clipping da entrambi i lati.

Il clipping della parte inferiore si ha perchè  $V_{CC} = I(R_C + R_E) + V_{CE}$ , essendo  $V_{CE} > 0$  si ha che  $V_{CC} > I(R_C + R_E)$ . Quindi  $V_{out} = V_{CC} - IR_C > V_{CC}[1 - R_C/(R_C + R_E)]$ , quindi  $V_{out} > V_{CC}R_E/(R_C + R_E) \approx 1.8$ . D'altro canto  $V_{out} < V_{CC} \approx 20V$ , quindi l'ampiezza dell'oscillazione sarà di circa 18V che è in accordo con i dati sperimentali

## 4) Risposta in frequenza

- a Abbiamo valutato la risposta in frequenza del circuito per segnali sinusoidali di ampiezza  $V_{in}=1V$  e frequenza compresa tra circa 10Hz e 1MHz, cercando di prendere abbastanza punti nelle zone dove il logaritmo del guadagno risulta lineare, così da poter fare 3 fit delle rette che approssimano il guadagno a bassa, media e alta frequenza. I dati raccolti sono riportati in tabella 1, l'errore su  $V_{in}$  e  $V_{out}$  è dato dall'incertezza di misura con i cursori dell'oscilloscopio mentre l'errore su  $A_V = V_{out}/V_{in}$  è stato fatto propagando l'errore sul rapporto considerando le due misure indipendenti
- **b** Abbiamo riportato i dati in un diagramma di bode ed eseguito tre fit lineari con la funzione curve-fit del modulo scipy di python usando absolute-sigma=False, gli errori sulle frequenze si sono trascurati in quanto il loro prodotto per la derivata della funzione è molto minore degli errori sul guadagno (1% vs 5-6%). La funzione di fit utilizzata èf(x) = a \* x + b, i tre fit presentano:
  - $a = 13.8 \pm 0.2, b = -7.01 \pm 0.3, \chi^2 = 0.029$  Per le basse frequenze
  - $a = 0.084 \pm 0.3$ ,  $b = 19.12 \pm 0.08$ ,  $\chi^2 = 0.019$  Per le medie frequenze
  - $a = -19.3 \pm 0.3$ ,  $b = 114 \pm 2$ ,  $\chi^2 = 0.19$  Per le alte frequenze

Il  $\chi^2$  risulta molto minore delle aspettative, probabilmente dovuto a una sovrastima dell'incertezza sulla misura delle tensioni con l'oscilloscopio

c Analizzando il circuito possiamo notare che  $C_{in}$  e  $R_2//R_1$  compongono un filtro passa alto, inoltre il transistor ha una piccola capacità interna che con  $R_C$  forma un filtro passa basso, la frequenza si nota solo per frequenze elevate agendo da passa basso. Dal fit otteniamo  $F_L = 81 \pm 2Hz$  e  $F_H = 81 \pm 3kHz$ 

f[Hz]	$V_{in}[V]$	$\sigma V_{in}[V]$	$V_{out}[V]$	$\sigma V_{out}[V]$	$A_V$	$\sigma A_V$
13.7	1.00	0.04	2.7	0.1	2.7	0.2
16.3	1.00	0.04	3.0	0.1	3.0	0.2
47.0	1.00	0.04	6.3	0.3	6.3	0.4
68.1	1.00	0.04	7.4	0.3	7.4	0.5
98.4	1.00	0.04	8.2	0.4	8.2	0.5
118	1.00	0.04	8.6	0.4	8.6	0.6
213	1.00	0.04	9.2	0.4	9.2	0.6
565	1.00	0.04	9.3	0.4	9.3	0.6
1.18 k	1.00	0.04	9.4	0.4	9.4	0.6
2.11  k	1.00	0.04	9.4	0.4	9.4	0.6
11.7  k	1.00	0.04	9.4	0.4	9.4	0.6
20.3  k	1.00	0.04	9.0	0.4	9.0	0.6
71.3  k	1.00	0.04	7.3	0.3	7.3	0.4
209  k	1.00	0.04	3.7	0.2	3.7	0.2
739  k	1.00	0.04	1.14	0.05	1.14	0.07
$2.10~\mathrm{M}$	1.00	0.04	0.40	0.02	0.40	0.03

Tabella 1: Dati della risposta in frequenza del circuito

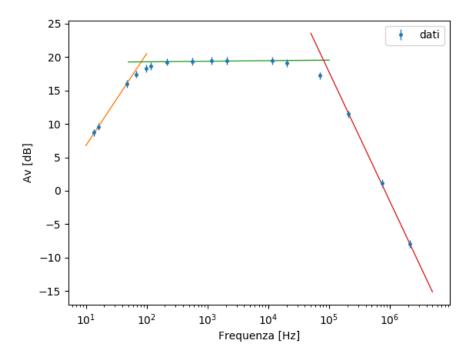


Figura 2: Grafico di bode del circuito