

Relazione Seconda Esercitazione Sistemi Elettronici

Alessandro Rosso, Elia Migliore, Franco Ruggeri

15 December 2017

1 Introduzione

In questa esercitazione sperimentale di sistemi elettronici abbiamo misurato il comportamento di due amplificatori reali, uno non invertente e uno invertente.

Abbiamo quindi poi confrontato i risultati ottenuti dalle misure con quelli ottenuti dai calcoli teorici, osservando i limiti che le semplificazioni teoriche inducono.

2 Strumenti

Per effettuare questa esercitazione abbiamo dovuto utilizzare quindi:

- **Generatore da banco**
- **Generatore di segnali - HM8131₂**
- **Oscilloscopio digitale - HP 54600B**
- **Scheda con amplificatori "A2"**

2.1 Generatore banco

Il generatore da banco è stato configurato in modo che erogasse 12V sia sull'uscita 1 che sull'uscita 2.

Si è quindi collegato un cavo con entrambi i connettori a banana in modo che cortocircuitasse il GND della prima uscita e il +12V della seconda uscita, così da poterlo utilizzare come **generatore duale**.

Su questo cavo banana-banana si è poi anche inserito il connettore a banana verde (potenziale a 0V) che usciva dal connettore collegato alla porta J8 presente sulla scheda con gli amplificatori. I connettori a banana rosso e nero che uscivano dal connettore connesso a J8 sono poi stati collegati alle uscite 1 - +12V e 2 - GND del generatore da banco, rispettivamente.

Abbiamo così ottenuto una differenza di potenziale pari a +24V tra i cavi rosso e nero del connettore di alimentazione della scheda "A2", +12V tra il rosso e il verde e -12V tra il verde e il nero.

2.2 Generatore di segnali

Il generatore di segnali è stato collegato attraverso un connettore coassiale sia all'uscita 50ohm (del generatore di segnali) sia all'ingresso J1 della scheda "A2".

2.3 Oscilloscopio digitale

2.3.1 Canale 1

Il canale 1 dell'oscilloscopio è stato collegato attraverso un connettore da coassiale (ingresso verso oscilloscopio) a morsetti rosso e nero, collegati a J4 e J5 (della scheda "A2") rispettivamente.

2.3.2 Canale 2

Il canale 2 dell'oscilloscopio è stato collegato sempre attraverso un connettore da coassiale (ingresso verso oscilloscopio) a morsetti rosso e nero, collegati a J6 e J7 rispettivamente.

3 Amplificatore non invertente senza elementi reattivi

Per la prima parte dell'esercitazione siamo andati ad analizzare l'amplificatore non invertente presente sulla scheda.

3.1 Calcoli teorici

Per questa prima parte dell'esercitazione non era richiesto il calcolo dei valori teorici in quanto già forniti nei dati dell'esercitazione. Sono quindi qua riportati:

- $R_{in} = (10.00 \pm 0.50)k\Omega$
- $R_{out} = (1.00 \pm 0.05)k\Omega$
- $|A_v|_{dB} = (20.0 \pm \dots)$

3.2 Predisposizione scheda

Per poter utilizzare l'amplificatore non invertente bisognava predisporre la scheda andando a commutare degli **interuttori** presenti su di essa, nello specifico abbiamo settato gli interuttori nel seguente modo:

- **S1:** Posizione 2 Mettendo S1 in **posizione 2** si collega l'ingresso (l'uscita del generatore di segnale) all'ingresso dell'**amplificatore non invertente**.
Viceversa se posto in **posizione 1** si collegherebbe J1 all'ingresso dell'**amplificatore invertente**.
- **S2:** Posizione 2 Mettendo S2 in **posizione 2** si collega l'uscita dell'**amplificatore non invertente** al "circuito di uscita", viceversa se si mette S2 in **posizione 1** si collega l'uscita dell'**amplificatore invertente** al circuito di uscita
- **S3:** Posizione 2 Commutando S3 in **posizione 1** insieme a S4 in posizione 1 si va ad inserire il condensatore **C10** in "serie alla resistenza di ingresso" (e in parallelo a C5) dell'amplificatore
- **S4:** Posizione 2 Commutando S4 in **posizione 1** si andrebbe a inserire **C5** in "serie alla resistenza di ingresso" (e in parallelo a C10 se S3 = 1)
- **S5:** Posizione 2 Mettendo S5 in **posizione 1** si va ad inserire la resistenza **R9** in serie al circuito di ingresso

- **S6:** Posizione 1 Mettendo S6 in **posizione 2** si dovrebbe ad inserire **R10** in serie al circuito di uscita
- **S7:** Posizione 1 Mettendo S7 in **posizione 2** si dovrebbe ad inserire **R11** in serie al circuito di uscita
- **S8:** Posizione 1 Mettendo S8 in **posizione 2** si dovrebbe ad inserire **C6** in serie al circuito di uscita
- **S9:** Posizione 1 Mettendo S9 in **posizione 2** si dovrebbe ad inserire **C9** in serie al circuito di uscita

3.3 Misura guadagno

3.3.1 Impostazione segnale generatore segnale

Per effettuare la misura di guadagno è richiesto di impostare il generatore di segnale in modo che generi un **segnale** di uscita **sinusoidale** di **frequenza** pari a **800Hz** e **valore di picco-picco** di **1V**.

3.3.2 Segnale misurato

Passiamo ora all'analisi dei valori misurati attraverso l'oscilloscopio.

Dall'analisi dell'uscita visualizzata sul display dell'oscilloscopio possiamo calcolare una **tensione di ingresso** pari a $V_s = (980 \pm 39)\text{mV}$ (in quanto possiamo leggere il risultato come 4.9 divisioni con una scala di 200mV a divisione).

Per quanto riguarda la **tensione di uscita** invece leggiamo un valore di $V_u = (8.40 \pm 0.36)\text{V}$ (ottenuto da 4.2 divisione con una scala di 2.00V per divisione).

3.3.3 Calcolo guadagno

Otteniamo quindi un **guadagno** pari a:

$$A_v = \frac{V_s}{V_u} = (8.57 \pm 0.71)$$

Che, espresso in **decibel** diventa:

$$|A_v|_{dB} = (18.7 \pm 1.7)\text{dB}$$

3.4 Misura della resistenza di ingresso

3.4.1 Metodo di misura per le resistenze

Per poter effettuare le misure di resistenza si è scelto di sfruttare l'inserimento di una **resistenza in serie** al circuito di ingresso, R9 ("inseribile" tramite l'interruttore S5).

Calcolando quindi la tensione di uscita senza resistenza R9 in serie si ottiene:

$$V_u = A_v * V_{in}$$

Invece se si inserisce R9 in serie commutando la posizione di S5 si ottiene:

$$V'_u = A_v * V_{in} * \frac{R_{in}}{R_{in} + R_9}$$

Facendo il rapporto $\frac{V'_u}{V_u}$ si ottiene quindi:

$$R_{in} = \frac{R_9 * V'_u}{V_u - V'_u}$$

3.4.2 Calcolo resistenza ingresso

I valori numerici misurati sono i seguenti:

- $R_9 = (10.0 \pm 0.1)k\Omega$
- $V_u = (8.40 \pm 0.36)V$
- $V'_u = (4.40 \pm 0.18)V$

Inserendoli nella formula precedente otteniamo quindi un valore di:

$$R_{in} = (11.0 \pm 2.0)k\Omega$$

3.5 Misura della resistenza di uscita

3.5.1 Metodo di misura per le resistenze

Per poter effettuare le misure di resistenza si è scelto di sfruttare l'inserimento di una **resistenza in serie** al circuito di uscita, R10 ("inseribile" tramite l'interruttore S6).

Calcolando quindi la tensione di uscita senza resistenza R10 in serie si ottiene:

$$V_u = A_v * V_{in}$$

Invece se si inserisce R10 in serie commutando la posizione di S6 si ottiene:

$$V'_u = A_v * V_{in} * \frac{R_{10}}{R_{10} + R_u}$$

Facendo il rapporto $\frac{V'_u}{V_u}$ si ottiene quindi:

$$R_{in} = R_{10} * \left(\frac{V_u - V'_u}{V'_u} \right)$$

3.5.2 Calcolo resistenza uscita

I valori numerici misurati sono i seguenti:

- $R_{10} = 1k\Omega \pm 5\%$
- $V_u = (8.40 \pm 0.36)V$
- $V'_u = (4.20 \pm 0.18)V$

Inserendoli nella formula precedente otteniamo quindi un valore di:

$$R_u = (1.0 \pm 0.23)k\Omega$$

3.6 Confronto valori teorici e valori ottenuti dalle misure

I valori misurati sono tutti compatibili con i valori teorici.

4 Amplificatore non invertente con elementi reattivi

4.1 Calcoli teorici

La funzione presenta un polo nell'origine, e due poli a circa $1.2kHz$ e $16kHz$. Per il calcolo dei valori teorici abbiamo sfruttato un semplice script in python il cui codice è qui riportato:

```

import math
import matplotlib.pyplot as plt

debug = False

#define gain value of the amplfier
a = 9.33
#define the absolute error of gain 10%
da = 0.933
#define the value of the resistor in series of the output port of the
    amplifier
ru = 1000
#define the absolute error of Ru 5%
dru = 0.05*ru
#define the value of C6
csei = 10E-9
#define the absolute error of C6 20%
dcsei = 0.2*csei
#define value of Cin (sum of the capacitors in input)
cin = 13.3 * 1E-9
#define the error of Cin
dcin = 0.2*cin
#define Rin
rin = 10E3
#define the error of Rin 5%
drin = 0.05*rin
#define the error of the frequency
df = 0
#define k, a usefull costant
k = 20/math.log(10)
#calc the frequency of the first pole
fp = 1/(2 * math.pi * ru * csei)
#calc the frequency of the second pole
fp2 = 1/(2 * math.pi * rin * cin)
#calc the error of the first pole
dfp = 2*math.pi*math.pow(fp,2)*((ru * dcsei)+(dru * csei))
if debug: print ("fp_%f") % fp
if debug: print ("dfp_%f") % dfp
#calc the error of the second pole
dfp2 = 2*math.pi*math.pow(fp2,2)*((rin * dcin)+(cin * drin))
if debug: print ("fp2_%f") % fp2
if debug: print ("dfp2_%f") % dfp2
#calc the costant gain value in dB
avdb = 20*math.log(a * cin * rin,10)
#calc the error costant gain value in dB
davdb = k*((da/a)+(drin/rin)+(dcin/cin))
if debug: print ("av_dB_%f") % avdb
if debug: print ("dav_dB_%f") % davdb

```

```

#define the frequency where we'll calc the gain and the error
f = [300,1000,3000,10000,30000,100000,300000,1000000]

x=[]
dx=[]
ph=[]
dph=[]

#Valori ottenuti dalle misure (necessarie per la generazione del
diagramma di bode)
mis=[7.00,15.30,18.02,17.20,12.21,2.92,-8.89,-26.9]
dmis=[0.7,0.67,0.62,0.63,0.74,0.69,0.79,1.0]
misp=[0.00121,0.000754,0.000170,0.503,-1.13,-1.89,-3.77,-3.14]
dmisp=[0.00006,0.000046,0.000022,0.22,0.06,0.10,0.17,0.19]

#for each frequency defined above
for i in f:
    #calc the modulo of the first pole at a specific frequency
    mfp = math.sqrt(1+math.pow(i/fp,2))
    if debug: print("mfp%f") % mfp
    #calc the modulo of the second pole at a specific frequency
    mfp2 = math.sqrt(1+math.pow(i/fp2,2))
    if debug: print("mfp2%f") % mfp2
    #calc the gain of the amplifier at a specific frequency
    av = avdb + (20*math.log(2*math.pi*i,10)) - (20*math.log(mfp
        ,10)) - (20*math.log(mfp2,10))
    #calc a usefull costant for the first pole
    kp = (k*i)/(math.pow(fp,2)*mfp)
    if debug: print("kp%f") % kp
    #calc a usefull costant for the second pole
    kp2 = (k*i)/(math.pow(fp2,2)*mfp2)
    if debug: print("kp2%f") % kp2
    #calc the absolute error of the gain given by the frequency
    error
    ddf = (k/i) * df
    if debug: print("ddf%f") % ddf
    #calc the absolute error of the gain given by the first pole
    error
    ddfp = (kp/mfp)*(df + ((i/fp)*dfp))
    if debug: print("ddfp%f") % ddfp
    #calc the absolute error of the gain given by the second pole
    error
    ddfp2 = (kp2/mfp2)*(df + ((i/fp2)*dfp2))
    if debug: print("ddfp2%f") % ddfp2
    #calc the absolute error of the gain (summing the error
    calculated before)
    dav = davdb + ddf + ddfp + ddfp2
    #calc of the phase

```

```

pi = math.atan( (1 - (math.pow(i,2)/(fp*fp2))) / (i*(fp2 + fp
)/(fp2*fp)))
x.append(round(av,2))
dx.append(round(dav,2))
ph.append(round(pi,2))
dph.append(round(0.00,2))
print("@%dHz\tAv=%d(%d.%d f)dB\tPhase=%d(%d.%d f)
rad" % (i, x[len(x)-1], dx[len(x)-1],ph[len(ph)-1],dph
[-1]))

#Rappresento graficamente risultati ottenuti con incertezze
plt.subplot(211)
plt.errorbar(f,x,yerr=dx,color="b",linestyle="—")
plt.errorbar(f,mis,yerr=dmis,color="r",linestyle=":")
plt.xscale('log')
plt.subplot(212)
plt.errorbar(f,ph,yerr=dph,color="b",linestyle="—")
plt.errorbar(f,misp,yerr=dmsp,color="r",linestyle=":")
plt.xscale('log')
plt.show()

```

4.2 Misure in frequenza

4.2.1 Tabella delle misure

Tabella:

f	$\Delta\phi$	$ A_v _{calcolato}$	$ A_v _{misurato}$
300Hz	$(1.21 \pm 0.06) * 10^{-3} rad$	(7.1 ± 3.2)	(7.00 ± 0.70)
1kHz	$(7.54 \pm 0.46) * 10^{-4} rad$	(15.52 ± 3.9)	(15.30 ± 0.67)
3kHz	$(1.70 \pm 0.22) * 10^{-4} rad$	(18.6 ± 5.0)	(18.02 ± 0.62)
10kHz	$(-5.03 \pm 0.22) * 10^{-1} rad$	(17.9 ± 5.8)	(17.20 ± 0.63)
30kHz	$(-1.13 \pm 0.06) rad$	(12.8 ± 6.9)	(12.21 ± 0.74)
100kHz	$(-1.89 \pm 0.10) rad$	(3.32 ± 7.3)	(2.92 ± 0.69)
300kHz	$(-3.77 \pm 0.17) rad$	(-6.12 ± 7.38)	(-8.87 ± 0.79)
1MHz	$(-3.14 \pm 0.19) rad$	(-16.57 ± 7.38)	(-26.9 ± 1.0)

4.2.2 Diagrammi Bode

Diagrammi Bode:

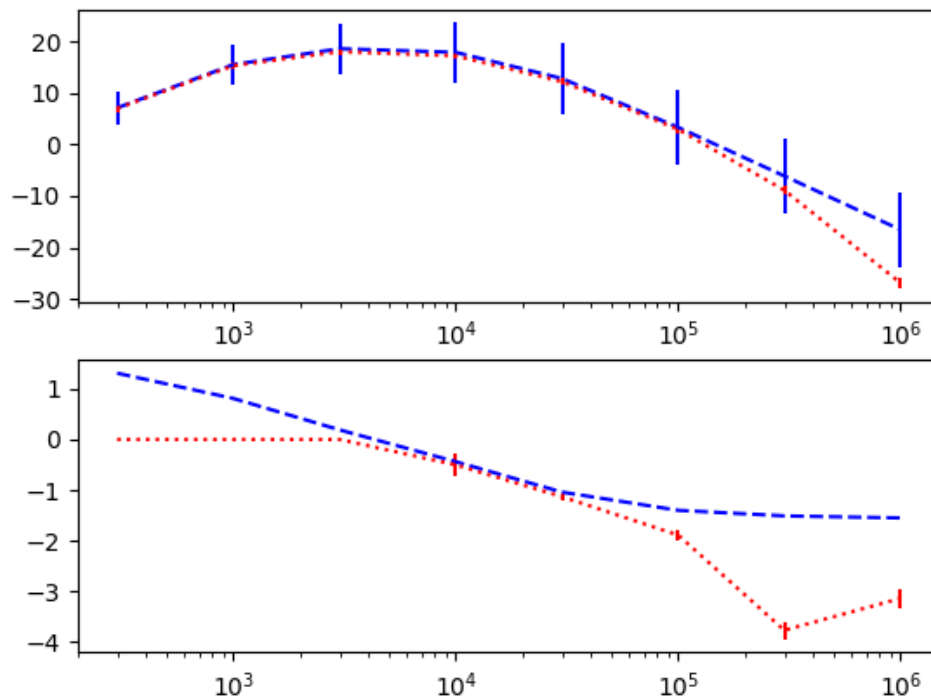


Figure 1: In rosso i valori misurati; In blu quelli teorici; Sopra il modulo, sotto la fase

4.2.3 Note

Abbiamo riscontrato un elevato livello di rumore con le misure prese ad una frequenza di 1MHz, già a 300KHz si riscontravano alcuni disturbi.

4.3 Confronto valori teorici e valori ottenuti dalle misure

I valori misurati non si discostano molto dai valori teorici calcolati. Soprattutto si può vedere che tutte le misure risultino compatibili con quelle teoriche. Solo quella alla frequenza di 1MHz risulta non compatibile, molto probabilmente a causa dell'elevato disturbo riscontrato in fase di misura del segnale di ingresso e segnale di uscita.

5 Amplificatore invertente

5.1 Misura guadagno

5.1.1 Impostazione segnale generatore segnale

Per effettuare la misura di guadagno è richiesto di impostare il generatore di segnale in modo che generi un **segnale** di uscita **sinusoidale** di **frequenza** pari a **1KHz** e **valore di picco-picco**

di 1V.

5.1.2 Segnale misurato

Passiamo ora all'analisi dei valori misurati attraverso l'oscilloscopio.

Dall'analisi dell'uscita visualizzata sul display dell'oscilloscopio possiamo calcolare una **tensione di ingresso** pari a $V_s = (980 \pm 39)\text{mV}$ (in quanto possiamo leggere il risultato come 4.9 divisioni con una scala di 200mV a divisione).

Per quanto riguarda la **tensione di uscita** invece leggiamo un valore di $V_u = (10.00 \pm 0.39)\text{V}$ (ottenuto da 5 divisione con una scala di 2.00V per divisione).

5.1.3 Calcolo guadagno

Ottemiamo quindi un **guadagno** pari a:

$$A_v = \frac{V_s}{V_u} = (10.20 \pm 0.80)$$

Che, espresso in **decibel** diventa:

$$|A_v|_{dB} = (20.2 \pm 1.6)\text{dB}$$

5.2 Misura resistenza di ingresso

Per la misura della resistenza di ingresso procediamo come per l'amplificatore non invertente.

5.2.1 Misure ottenute

I valori numerici misurati sono i seguenti:

- $R_g = (10.0 \pm 0.1)\text{k}\Omega$
- $V_u = (10.00 \pm 0.39)\text{V}$
- $V'_u = (6.00 \pm 0.31)\text{V}$

Inserendoli nella formula precedente otteniamo quindi un valore di:

$$R_{in} = (15.0 \pm 3.5)\text{k}\Omega$$

5.2.2 Note

Confrontando il valore ottenuto con il valore nominale di $(15.00 \pm 0.75)\text{k}\Omega$ vediamo che le misure sono compatibili.

5.3 Misura resistenza di uscita

Anche per la misura della resistenza di uscita procediamo come per l'amplificatore non invertente.

5.3.1 Misure ottenute

I valori numerici misurati sono i seguenti:

- $R_{10} = (1.00 \pm 0.05)k\Omega$
- $V_u = (10.00 \pm 0.39)V$
- $V'_u = (10.00 \pm 0.39)V$

5.3.2 Note

Si denota vedendo le misure che l'inserimento della resistenza R_{10} è completamente ininfluyente per quanto riguarda la tensione di uscita.

Questo implica che il valore di R_{10} sia completamente trascurabile rispetto a R_u .

5.4 Verifica inversione di fase

Come si denota dall'immagine, la fase del segnale di uscita è ritardata di 180 gradi rispetto a quella del segnale di ingresso

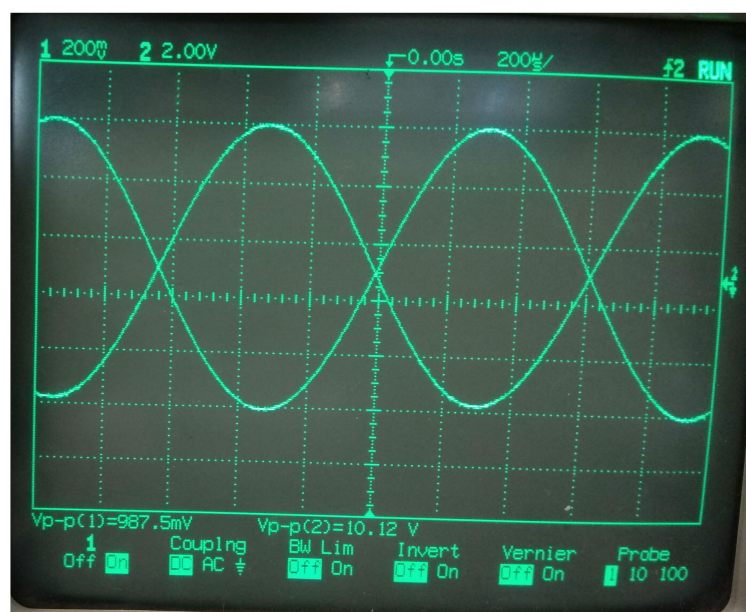


Figure 2: Inversione di fase