# Es05B: Circuiti lineari con Amplificatori Operazionali

Gruppo 1G.BN Massimo Bilancioni, Alessandro Foligno, Giuseppe Zanichelli

8 novembre 2018

## Scopo dell' esperienza

Misurare le caratteristiche di circuiti lineari realizzati con un op-amp TL081 alimentati tra +15 V e -15 V.

## 1 Amplificatore invertente

Si vuole realizzare un amplificatore invertente con un' impedenza di ingresso superiore a 1 k $\Omega$  e con un amplificazione a centro banda di 10.

### 1.a Scelta dei componenti

Si monta il circuito secondo lo schema mostrato in figura, utilizzando la barra di distribuzione verde per la tensione negativa, quella rosso per la tensione positiva, e quella nera per la massa.

Le resistenze selezionate hanno i seguenti valori, misurati con il multimetro digitale, con il corrispondente valore atteso del guadagno in tensione dell' amplificatore.

$$R_1 = (1.466 \pm 0.012) \,\mathrm{k}\Omega, \quad R_2 = (15.24 \pm 0.12) \,\mathrm{k}\Omega, \quad A_{exp} = -(10.39 \pm 0.11)$$

### 1.b Montaggio circuito

Il circuito è stato montato nella basetta come riportato in figura.

#### 1.c Linearità e misura del guadagno

Si fissa la frequenza del segnale ad  $f_{in}=(2.597\pm0.011)$  kHz e si invia all' ingresso dell' amplificatore. L'uscita dell' amplificatore è mostrata qualitativativamente in Fig. 2 per due differenti ampiezze di  $V_{in}$  (circa 1.26 Vpp e 7.20 Vpp). Nel primo caso l' OpAmp si comporta in modo lineare mentre nel secondo caso si osserva clipping. Il datasheet riporta uno Slew rate di  $13V/\mu s$  che è quindi trascurabile a questa frequenza .

Variando l' ampiezza di  $V_{in}$  si misura  $V_{out}$  ed il relativo guadagno  $A_V = V_{out}/V_{in}$  riportando i dati ottenuti in tabella 1 e mostrandone un grafico in Fig. 3.

Tabella 1:  $V_{out}$  in funzione di  $V_{in}$  e relativo rapporto.

$V_{in}$ (V)	$V_{out}$ (V)	$A_V$
土	土	土
土	土	土
土	土	土
土	土	土
土	土	土

[Indicare in che modo si fa il fit, se sulla retta  $V_{out}$  vs.  $V_{in}$  oppure sui valori di  $A_V$ ] Si determina il guadagno mediante fit dei dati ottenuti:

$$A_{best} = \pm \chi^2 =$$

[Fino a quale tensione il circuito si comporta linearmente? Provare (facoltativamente) a ridurre la tensione di alimentazione dell' integrato ed a verificarne la correlazione con la tensione di clipping dell' uscita. Commentare quanto osservato ]

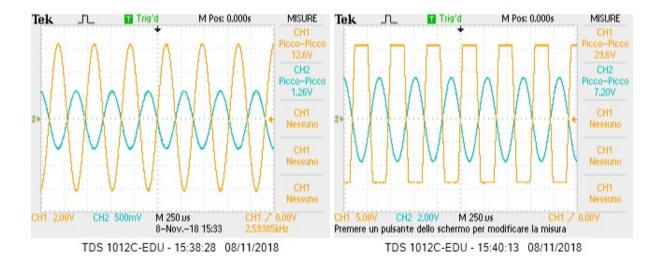
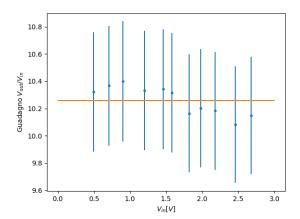


Figura 1: screenshot dei segnali con e senza clipping

Figura 2: Ingresso (in alto) ed uscita (in basso) di un amplificatore invertente con OpAmp, in zona lineare (a sinistra) e non (a destra)



# 2 Risposta in frequenza e slew rate

## 2.a Risposta in frequenza del circuito

Non siamo riusciti a vedere la frequenza di taglio inferiore, che tuttavia deve essere  $l10\mathrm{Hz}$  visto che per questa frequenza non si ha una sensibile diminuzione del guadagno.

Per la frequenza di taglio superiore abbiamo campionato il guadagno per frequenze tra 1kHz e 1MHz. Abbiamo abbassato  $V_{in}$  per alte frequenze per evitare per evitare possibili Slew Rate.

La frequenza di taglio è stata ricavata come l'intersezione delle due rette fittate rispettivamente a bassa e ad alta frequenza. (Figura 4)

$$f_H = (167.7 \pm ) \text{ kHz}$$

#### 2.b Misura dello slew-rate

Si misura direttamente lo slew-rate dell'op-amp inviando in ingresso un' onda quadra di frequenza intorno ai  $\sim 0.9~\mathrm{kHz}$  e di ampiezza 2.08 V. Si ottiene:

$$SR_{\text{misurato}} = (12.5 \pm 0.5) \,\text{V}/\mu\text{s}$$
 valore tipico (13)  $\,\text{V}/\mu\text{s}$ 

Inserire grafico con di  $V_{out}$  e  $V_{in}$ 

Figura 3: Linearità dell' amplificatore invertente

Tabella 2: Guadagno dell' amplificatore invertente in funzione della frequenza.

$f_{in}$ (kHz)	$V_{in}$ (V)	$V_{out}$ (V)	$A  ext{ (dB)}$
$0.753 \pm 0.015$	$1.02 \pm 0.03$	$10.4 \pm 0.3$	$20.2 \pm 0.26$
$1.76 \pm 0.04$	$1.03 \pm 0.03$	$10.5 \pm 0.3$	$20.2 \pm 0.26$
$2.90 \pm 0.06$	$1.03 \pm 0.03$	$10.5 \pm 0.3$	$20.2 \pm 0.26$
$6.22 \pm 0.12$	$1.05 \pm 0.03$	$10.7 \pm 0.3$	$20.2 \pm 0.26$
$12.2 \pm 0.2$	$1.06 \pm 0.03$	$10.7 \pm 0.3$	$20.1 \pm 0.26$
$22.5 \pm 0.4$	$1.05 \pm 0.03$	$10.6 \pm 0.3$	$20.1 \pm 0.26$
$44.9 \pm 0.9$	$1.05 \pm 0.03$	$10.5 \pm 0.3$	$20.0 \pm 0.26$
$86.7 \pm 1.7$	$1.06 \pm 0.03$	$9.92 \pm 0.3$	$19.4 \pm 0.26$
$166 \pm 3$	$1.06 \pm 0.03$	$8.48 \pm 0.3$	$18.1 \pm 0.26$
$212 \pm 4$	$0.688 \pm 0.02$	$4.96 \pm 0.15$	$17.2 \pm 0.26$
$251 \pm 5$	$0.680 \pm 0.02$	$4.44 \pm 0.14$	$16.3 \pm 0.26$
$350 \pm 7$	$0.776 \pm 0.02$	$4.02 \pm 0.13$	$14.3 \pm 0.26$
$435 \pm 9$	$0.688 \pm 0.02$	$3.00 \pm 0.09$	$12.8 \pm 0.26$
$555 \pm 10$	$0.696 \pm 0.02$	$2.44 \pm 0.08$	$10.9 \pm 0.26$
$729 \pm 14$	$0.784 \pm 0.02$	$2.22 \pm 0.07$	$9.04 \pm 0.26$
$1220 \pm 24$	$0.800 \pm 0.03$	$1.38 \pm 0.05$	$4.74 \pm 0.26$

Abbiamo misurato la pendenza massima del segnale  $V_{out}$ , che si trova proprio in corrispondenza dell' inizio dell'onda quadra, subito dopo la pendenza diminuisce di circa  $0.5~{\rm V}/\mu{\rm s}$ 

# 3 Circuito integratore

Si monta il circuito integratore con i seguenti valori dei componenti indicati:

$$R_1 = (0.997 \pm 0.008) \,\mathrm{k}\Omega, \qquad R_2 = (9.92 \pm 0.08) \,\mathrm{k}\Omega, \qquad C = (50.4 \pm 2.3) \,\mathrm{nF}$$

#### 3.a Risposta in frequenza

Si invia un' onda sinusoidale e si misura la risposta in frequenza dell' amplificazione e della fase

Per la stima del guadagno massimo, si è presa la media dei guadagni delle prime quattro frequenze. Guadagno per quale f il guadagno fosse  $A_M$  – 3dB si è ottenuta una stima della frequenza di taglio. Per la pendenza abbiamo preso una media delle pendenze delle rette passanti per coppie di punti ad alte frequenze.

Il valore atteso per  $A_M$  è  $20 \log_{10}(R_2/R_1)$ ; la frequenza di taglio attesa è  $f_H = 1/(2\pi R_2 C)$ .

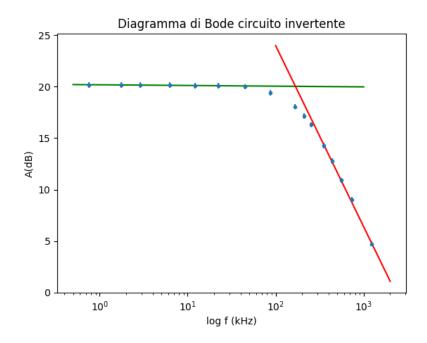


Figura 4: Plot di Bode in ampiezza per l'amplificatore invertente.

 $A_M = (19.4) \, dB$  atteso : (20) dB  $f_H = (330) \, Hz$  atteso : (318) Hz

 $\mathrm{d}A_V/\mathrm{d}f = (-20.1)\,\mathrm{dB/decade}$  atteso :  $(-20)\,\mathrm{dB/decade}$ 

## Risposta ad un' onda quadra

Si invia all' ingresso un' onda quadra di frequenza  $\sim xxx\,kHz$  e ampiezza  $\sim xxx\,V$ . Si riporta in Fig. 8 le forme d' onda acquisite all' oscillografo per l' ingresso e l' uscita.

[Commentare se che il circuito si comporta come un integratore.]

Si misura l'ampiezza dell'onda in uscita e si confronta il valore atteso.

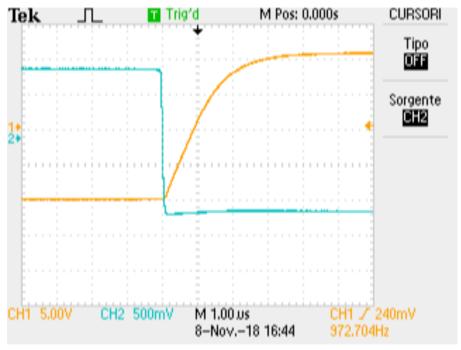
[Indicare brevemente come sono stati ottenuti i valori attesi]

$$V_{out} = ($$
 ) V atteso: ( ) V

[Inserire commento sulla dipendenza dell' uscita dalla frequenza.]

#### 3.b Discussione

[Inserire commenti su quanto osservato ed eventuali deviazioni. In particolare: attenuazione ad alte frequenze, dipendenza della fase dalla frequenza, funzione di  $R_2$ .]



TDS 1012C-EDU - 16:49:23 08/11/2018

Figura 5: Segnale onda quadra (azzurro) e  $V_{in}$  (arancio)

Tabella 3: Guadagno dell' integratore invertente in funzione della frequenza.

$f_{in}$ (kHz)	$V_{in}(V)$	$V_{out}$ (V)	A (dB)
$0.0156 \pm 0.0003$	$0.580 \pm 0.017$	$5.12 \pm 0.15$	$18.9 \pm 0.26$
$0.0257 \pm 0.0005$	$0.580 \pm 0.017$	$5.44 \pm 0.15$	$19.4 \pm 0.26$
$0.0287 \pm 0.0006$	$0.580 \pm 0.017$	$5.52 \pm 0.15$	$19.6 \pm 0.26$
$0.0479 \pm 0.0001$	$1.53 \pm 0.05$	$14.6 \pm 0.5$	$19.6 \pm 0.26$
$0.092 \pm 0.002$	$1.54 \pm 0.05$	$14.3 \pm 0.4$	$19.4 \pm 0.26$
$0.172 \pm 0.003$	$1.54 \pm 0.05$	$13.2 \pm 0.4$	$18.7 \pm 0.26$
$0.306 \pm 0.006$	$1.53 \pm 0.05$	$10.9 \pm 0.3$	$17.0 \pm 0.26$
$0.460 \pm 0.05$	$0.704 \pm 0.021$	$3.92 \pm 0.12$	$14.9 \pm 0.26$
$1.14 \pm 0.02$	$0.7 \pm 0.021$	$1.94 \pm 0.08$	$8.85 \pm 0.26$
$1.88 \pm 0.04$	$0.696 \pm 0.020$	$1.22 \pm 0.04$	$4.87 \pm 0.26$
$3.46 \pm 0.07$	$0.704 \pm 0.020$	$0.656 \pm 0.018$	$-0.613 \pm 0.26$
$4.57 \pm 0.09$	$1.56 \pm 0.05$	$1.07 \pm 0.3$	$-3.27 \pm 0.26$
$9.14 \pm 0.20$	$0.712 \pm 0.021$	$0.255 \pm 0.007$	$-8.92 \pm 0.26$
$12.9 \pm 0.2$	$1.55 \pm 0.05$	$0.380 \pm 0.012$	$-12.2 \pm 0.26$
$17.7 \pm 0.3$	$3.92 \pm 0.12$	$0.688 \pm 0.020$	$-15.1 \pm 0.26$
$33 \pm 0.6$	$3.92 \pm 0.12$	$0.380 \pm 0.012$	$-20.2 \pm 0.26$
$56 \pm 1$	$0.696 \pm 0.020$	$0.0448 \pm 0.0012$	$-23.8 \pm 0.26$
$66.1 \pm 1.2$	$3.86 \pm 0.12$	$0.212 \pm 0.006$	$-25.2 \pm 0.26$

Tabella 4: fase dell' integratore invertente in funzione della frequenza.

$f_{in}$ (kHz)	$\Delta t(\mu s)$	φ(°)
$0.0156 \pm 0.0003$	$28400 \pm 1100$	$160 \pm 6$
$0.0257 \pm 0.0005$	$18200 \pm 700$	$169 \pm 7$
$0.0287 \pm 0.0006$	$16400 \pm 700$	$170 \pm 7$
$0.0479 \pm 0.0001$	$10400 \pm 400$	$180 \pm 7$
$0.092 \pm 0.002$	$5100 \pm 200$	$169 \pm 7$
$0.172 \pm 0.003$	$2490 \pm 100$	$154 \pm 6$
$0.306 \pm 0.006$	$1250 \pm 50$	$138 \pm 6$
$0.460 \pm 0.05$	$785 \pm 30$	$130 \pm 5$
$1.14 \pm 0.02$	$258 \pm 10$	$106 \pm 4$
$1.88 \pm 0.04$	$149 \pm 6$	$101 \pm 4$
$3.46 \pm 0.07$	$76.3 \pm 3$	$95 \pm 4$
$4.57 \pm 0.09$	$57.1 \pm 2.3$	$94 \pm 4$
$9.14 \pm 0.20$	$28.2 \pm 1.1$	$93 \pm 4$
$12.9 \pm 0.2$	$19.6 \pm 0.8$	$91 \pm 4$
$17.7 \pm 0.3$	$14.4 \pm 0.6$	$92 \pm 4$
$33 \pm 0.6$	$7.58 \pm 0.3$	$90 \pm 4$
$56 \pm 1$	$4.47 \pm 0.18$	$90 \pm 4$
$66.1 \pm 1.2$	$3.76 \pm 0.15$	$90 \pm 4$

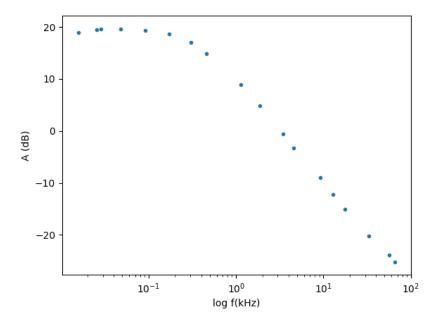


Figura 6: Plot di Bode dell' ampiezza per il circuito integratore.

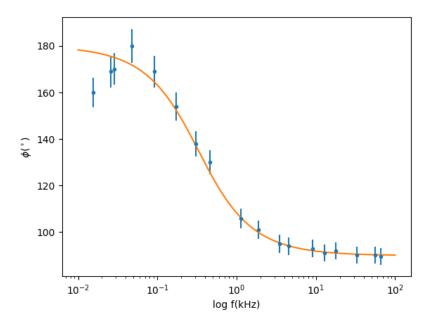


Figura 7: Plot di Bode della fase per il circuito integratore: In arancione si vede la funzione teorica per la fase, che è descritta da  $\phi = 360/(2\pi)[\pi - \arctan(\exp{(\log{f} - \log{f_t})})]$ 



Figura 8: Ingresso (in alto) ed uscita (in basso) del circuito integratore per un' onda quadra.