

Classe : **4A MAN - 5A IPAI**

A.S. : 2021-2022

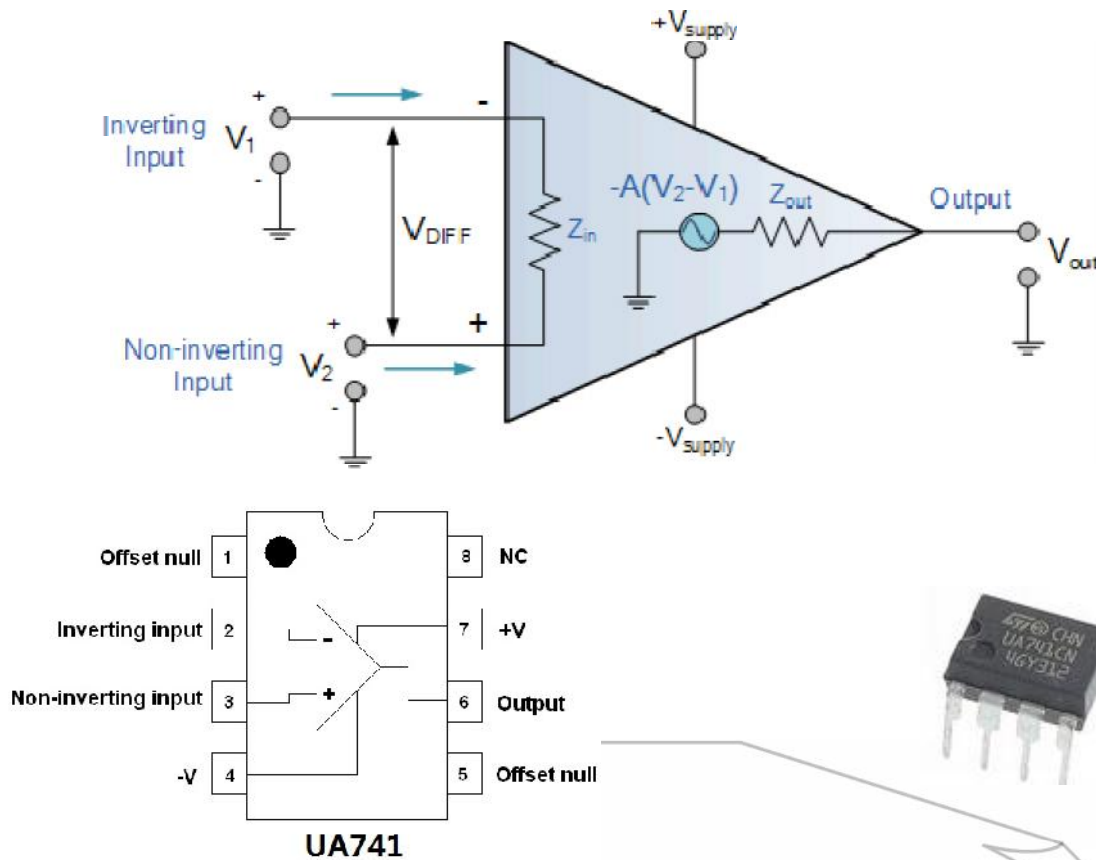
Docente : Prof. Franco Tufoni Codocente: Prof. Enrico Ruggieri

Disciplina: Tecnologie elettriche-elettroniche, dell'automazione e applicazioni

Amplificatori Operazionali

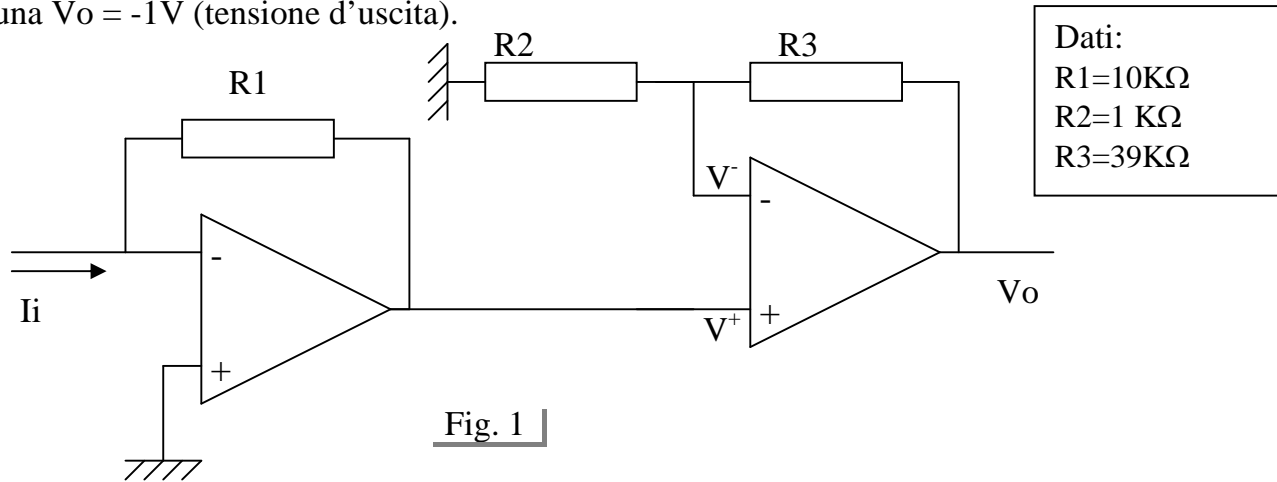
Esercizi

Circuiti Lineari Algebrici



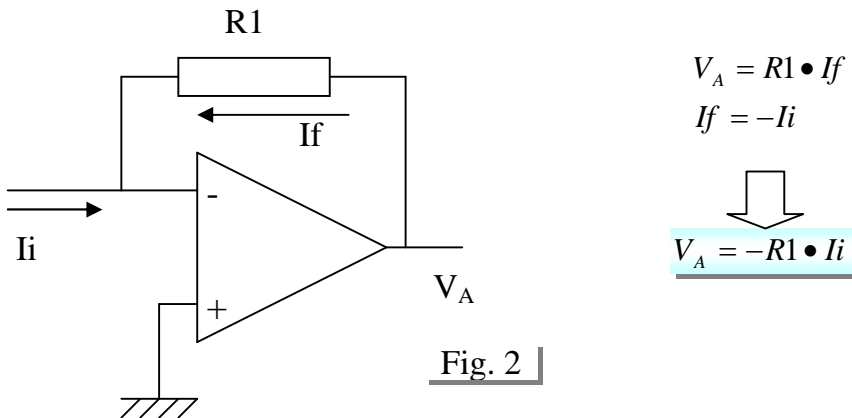
Esercizio 1

Data la figura 1, si determini il valore di I_i (corrente d'ingresso), alla quale corrisponde una $V_o = -1V$ (tensione d'uscita).

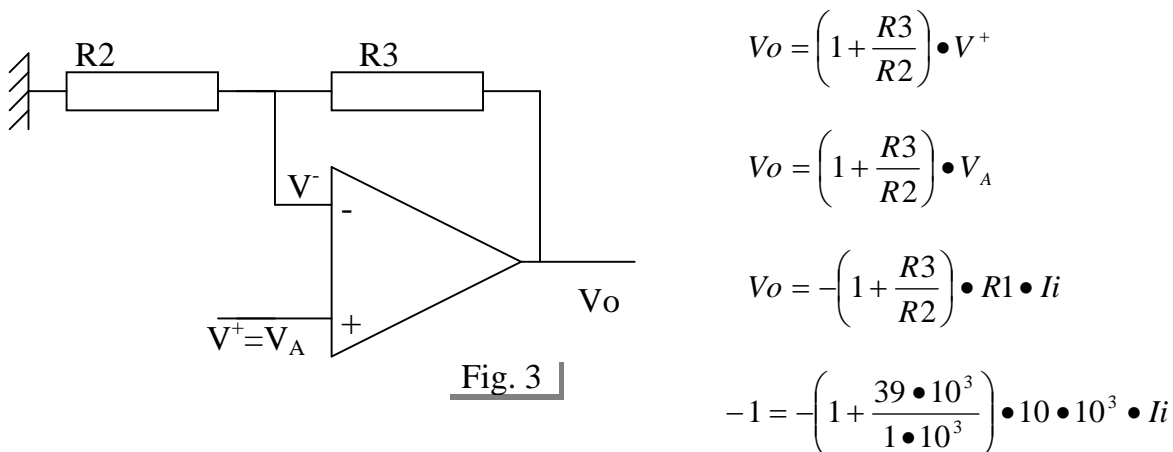


Soluzione

1) 1° Stadio (Convertitore I/V) (Fig.2)

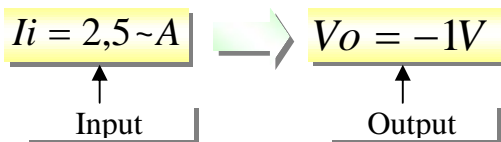


2) 2° Stadio (Amplificatore non invertente) (Fig. 3)



$$-1 = -400 \cdot 10^3 \cdot I_i \quad I_i = \frac{1}{400 \cdot 10^3} = 2,5 \sim A$$

$I_i = 2,5 \sim A$



Esercizio 2

Data la rete di fig.1, si determini la relazione tra l'uscita e gli ingressi.

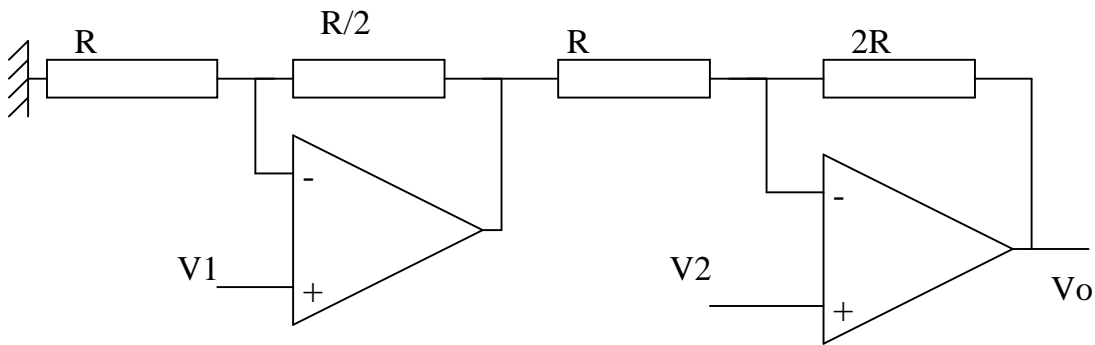


Fig.1

Soluzione

Si osserva che gli ingressi V1 e V2 sono connessi in serie agli ingressi degli A.O. aventi R d'ingresso elevatissima.

Questa connessione evita ai due generatori V1 e V2 di erogare corrente in tal modo sono eliminate perdite di segnale da imputare ad una Ri del generatore stesso, il circuito di fig.1, può essere diviso in due stadi.

1) 1° Stadio (Amplificatore non invertente) (Fig.2)

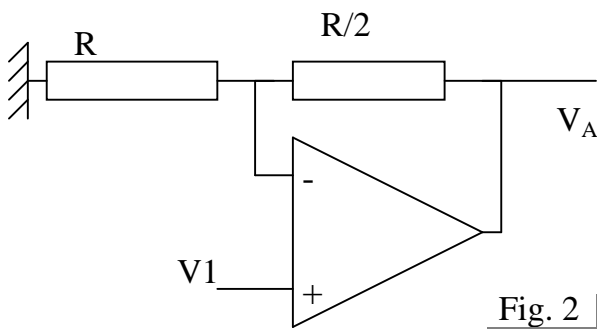


Fig. 2

$$V_A = \left(1 + \frac{R/2}{R}\right) \cdot V^+$$

$$V_A = \left(1 + \frac{R}{2} \cdot \frac{1}{R}\right) \cdot V1$$

$$V_A = \frac{3}{2} \cdot V1$$

2) 2° Stadio (Amplificatore differenziale) (Fig. 3)

Applicando il 3 caso dell'Amplificatore differenziale si ottiene:

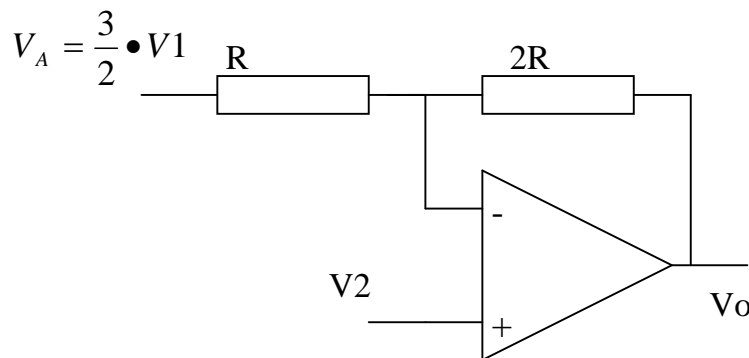


Fig. 3

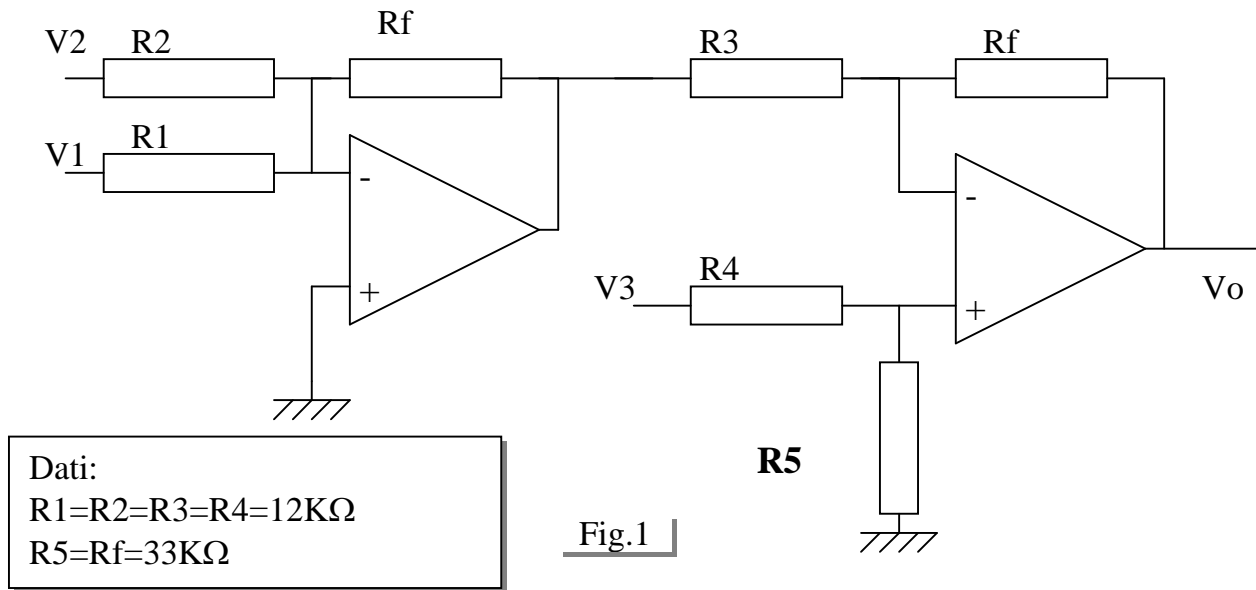
$$V_o = \left(1 + \frac{2R}{R}\right) \cdot V2 - \frac{2R}{R} \cdot \frac{3}{2} \cdot V1$$

$$V_o = 3 \cdot V2 - 3 \cdot V1$$

$$V_o = 3 \cdot (V2 - V1)$$

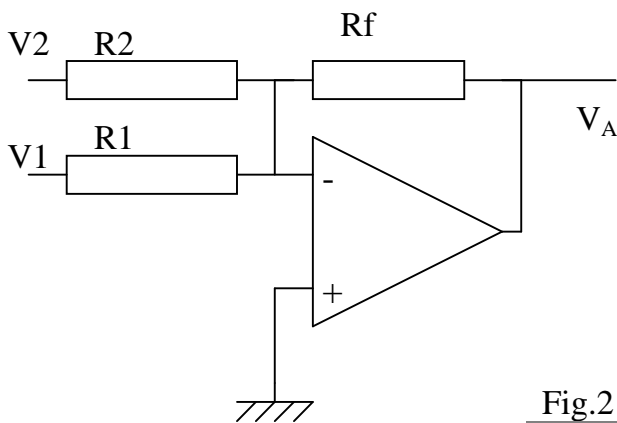
Esercizio 3

Data la rete di fig.1, si determini la relazione che lega l'uscita con gli ingressi.



Soluzione

1) 1° Stadio (Sommatore invertente) (Fig. 2)



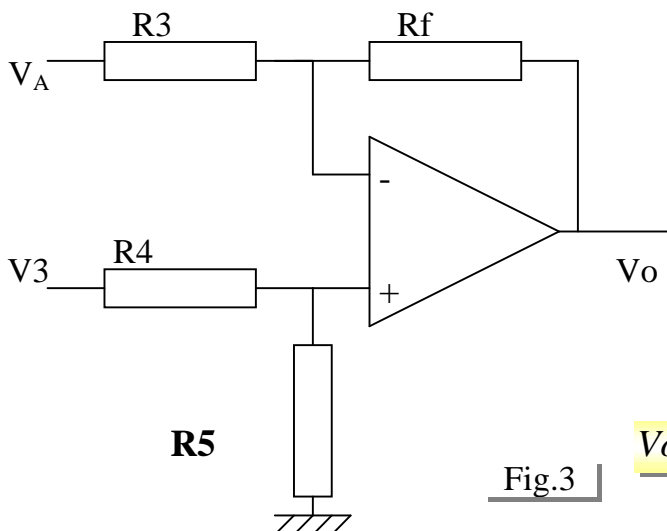
$$V_A = -\frac{R_f}{R_1} \cdot V_1 - \frac{R_f}{R_2} \cdot V_2$$

$$V_A = -\frac{33 \cdot 10^3}{12 \cdot 10^3} \cdot V_1 - \frac{33 \cdot 10^3}{12 \cdot 10^3} \cdot V_2$$

$$V_A = -2,75 \cdot (V_1 + V_2)$$

2) 2° Stadio (Amplificatore differenziale) (Fig.3)

Applicando il 1 caso Amplificatore differenziale pag. 5 si ottiene:



$$V_o = \frac{R_f}{R_3} \cdot (V_3 - V_A)$$

$$V_o = \frac{33 \cdot 10^3}{12 \cdot 10^3} \cdot (V_3 - (-2,75 \cdot (V_1 + V_2)))$$

$$V_o = 2,75 \cdot (V_3 + 2,75 \cdot V_1 + 2,75 \cdot V_2)$$

$$V_o = 2,75 \cdot V_3 + 7,56 \cdot V_1 + 7,56 \cdot V_2$$

Esercizio 4

Data la rete di Fig. 1, si determini la relazione che lega il valore della V_o al segnale d'ingresso e alla posizione del potenziometro.

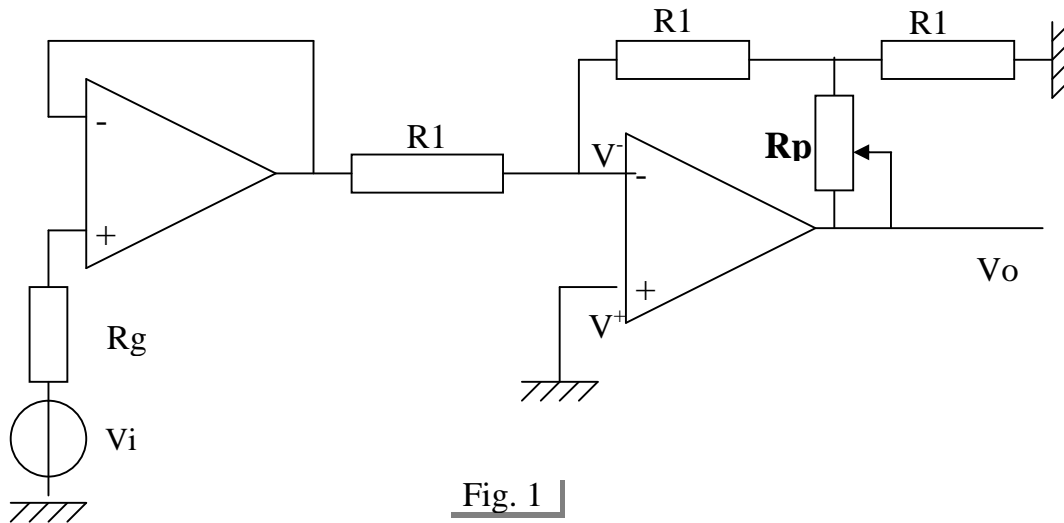
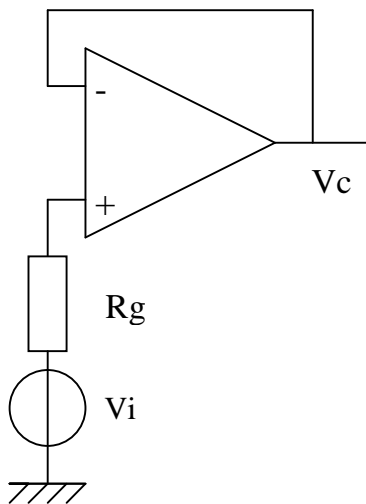


Fig. 1

Soluzione

1) 1° Stadio (Inseguitore di tensione) (Fig.2)



L' A.O. a cui è applicato il generatore di segnale V_i è in configurazione inseguitore di tensione; pertanto essendo la sua resistenza d'ingresso infinita (caso ideale) il generatore V_i non eroga corrente rendendo trascurabile l'attenuazione introdotta dalla resistenza interna R_g .

Quindi $V_c = V_i$

La rete di Fig. 1 può essere ridisegnata come indicata in Fig. 3

Fig. 2

2) 2° Stadio (Fig. 3)

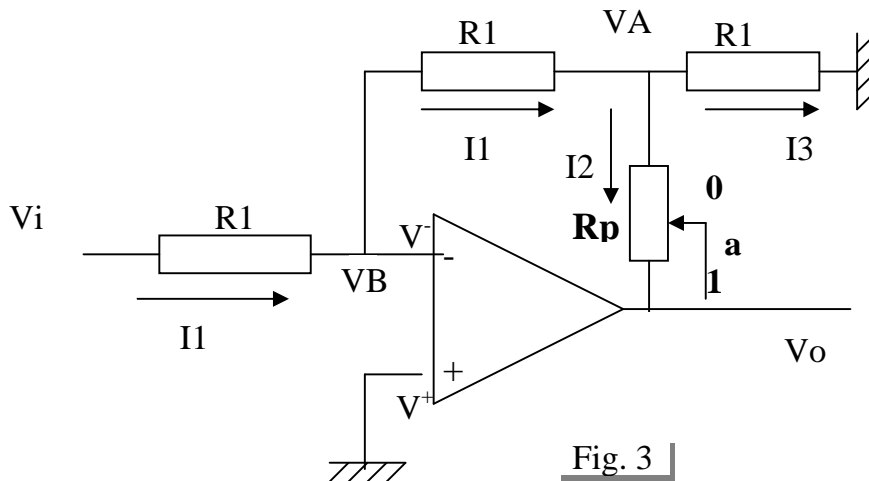


Fig. 3

“a” → posizione del potenziometro Rp “a”=0÷1

$$I1 = I2 + I3$$

$$I1 = \frac{VB - VA}{R1} \quad I1 = \frac{Vi}{R1} \quad VB = 0 \quad \text{quindi } VA = -Vi \quad I2 = \frac{VA - Vo}{a \cdot Rp} \quad I3 = \frac{VA - 0}{R1}$$

$$\frac{0 - (-Vi)}{R1} = \frac{VA - Vo}{a \cdot Rp} + \frac{VA}{R1} \quad \frac{Vi}{R1} = \frac{-Vi - Vo}{a \cdot Rp} - \frac{Vi}{R1} \quad \frac{Vi}{R1} + \frac{Vi}{R1} + \frac{Vi}{a \cdot Rp} = \frac{-Vo}{a \cdot Rp}$$

$$Vo = -\left(1 + \frac{2 \cdot a \cdot Rp}{R1}\right) \cdot Vi \quad \text{si pone } |G| = 1 + \frac{2 \cdot a \cdot Rp}{R1} \quad \text{Guadagno del circuito}$$

Si conclude:

$$1) \quad a = 0 \quad \Rightarrow \quad |G| = 1 \quad \Rightarrow \quad Vo = -Vi$$

$$2) \quad a = 1 \quad \Rightarrow \quad |G| = 1 + \frac{2 \cdot Rp}{R1} \quad \Rightarrow \quad Vo = -\left(1 + \frac{2 \cdot Rp}{R1}\right) \cdot Vi$$

$$3) \quad a = \frac{1}{2} \quad \Rightarrow \quad |G| = 1 + \frac{Rp}{R1} \quad \Rightarrow \quad Vo = -\left(1 + \frac{Rp}{R1}\right) \cdot Vi$$

Esercizio 5

Data la rete di Fig. 1, si determini la relazione tra l'intensità di corrente che scorre nel carico R_L e la tensione d'ingresso V_i

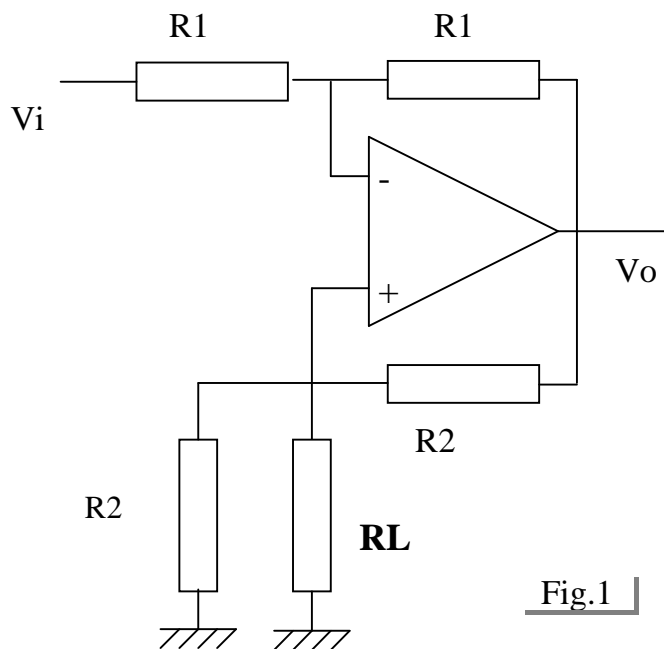


Fig.1

Soluzione

In riferimento alla Fig. 1 si applica l'algoritmo per la soluzione delle reti lineari.

- **Passo 1:** i morsetti invertente e non invertente dell'A.O sono allo stesso potenziale, si assegna pertanto ai rispettivi nodi il simbolo di identificazione V_A . Al morsetto d'uscita, si assegna il simbolo di identificazione V_o (Fig.2).
- **Passo 2:** In Fig2 è rappresentata la scelta arbitraria dei versi di percorrenza nei rami.

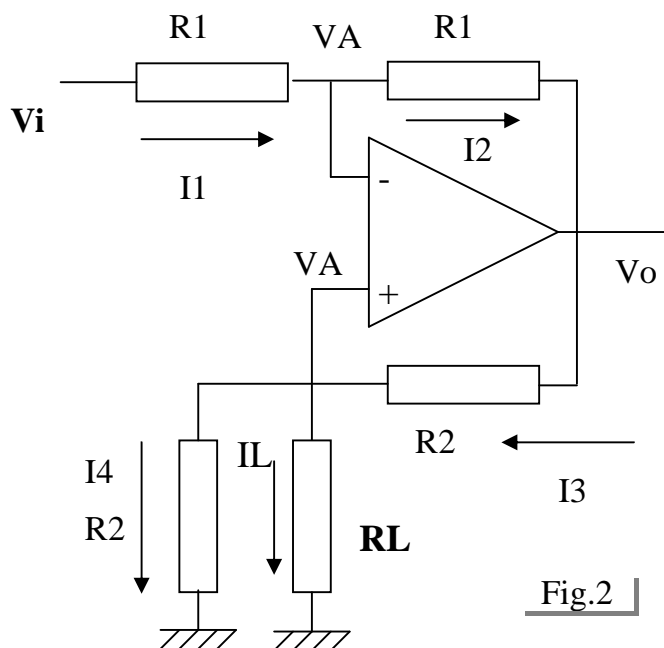


Fig.2

- **Passo 3:** lo scopo è di ricavare la relazione tra I_L e V_i , le variabili da eliminare sono V_o e V_a ; il sistema è composto da tre equazioni.

a) Espressioni delle singole correnti

$$I_1 = \frac{V_i - V_A}{R_1} \quad I_2 = \frac{V_A - V_o}{R_1} \quad I_3 = \frac{V_o - V_A}{R_2} \quad I_L = \frac{V_A}{R_L} \quad I_4 = \frac{V_A}{R_2}$$

b) Sistema

$$I_L = \frac{V_A}{R_L}$$

$$I_1 = I_2$$

$$I_3 = I_4 + I_L$$

$$I_L = \frac{V_A}{R_L}$$

$$\frac{V_i - V_A}{R_1} = \frac{V_A - V_o}{R_1}$$

$$\frac{V_o - V_A}{R_2} = \frac{V_a}{R_2} + \frac{V_A}{R_L}$$

$$V_A = R_L \cdot I_L$$

$$V_i - R_L \cdot I_L = R_L \cdot I_L - V_o$$

$$\frac{V_o - R_L \cdot I_L}{R_2} = \frac{R_L \cdot I_L}{R_2} + \frac{R_L \cdot I_L}{R_L}$$

$$V_o = 2 \cdot R_L \cdot I_L - V_i$$

$$\frac{2 \cdot R_L \cdot I_L - V_i - R_L \cdot I_L}{R_2} = \frac{R_L \cdot I_L}{R_2} + \frac{R_L \cdot I_L}{R_L}$$

$$I_L = -\frac{V_i}{R_2}$$

$$\frac{R_L \cdot I_L - V_i}{R_2} = \frac{R_L \cdot I_L}{R_2} + \frac{R_L \cdot I_L}{R_L}$$

Esercizio 6

Data la rete di Fig. 1, si determini la relazione tra la tensione d'ingresso (V_i) e la tensione d'uscita (V_o)

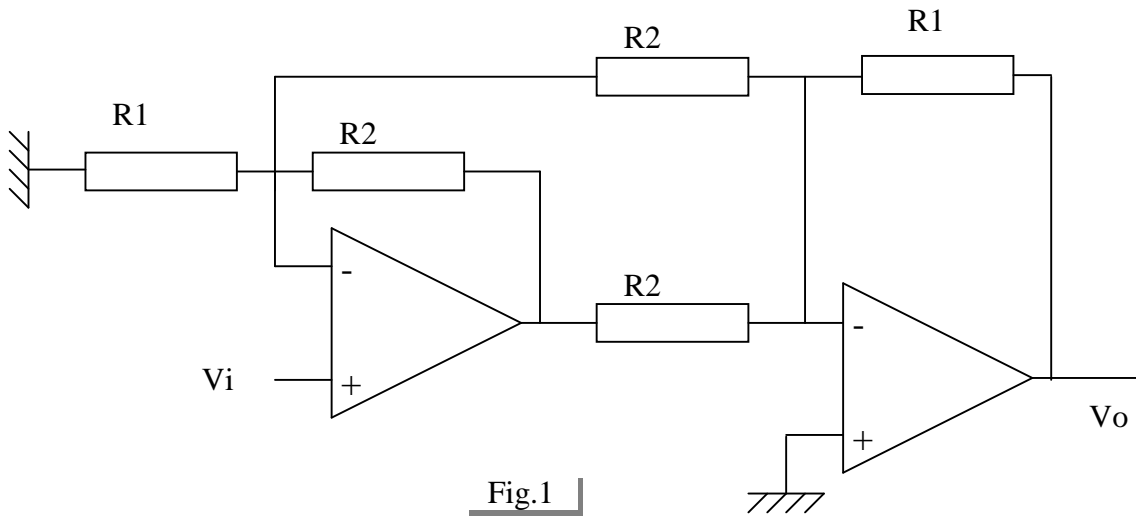


Fig.1

Soluzione

La rete in esame può essere scomposta in due circuiti che rappresentano configurazioni notevoli.

1) 1° Stadio (Amplificatore non invertente) (Fig. 2)

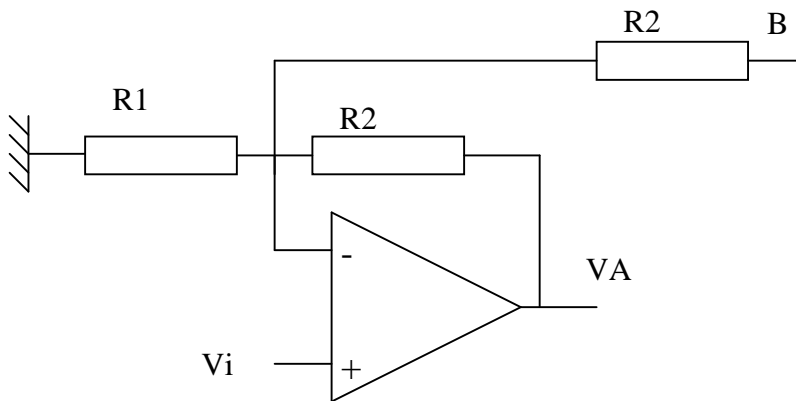


Fig. 2

Il circuito di Fig. 2 si semplifica in quello di Fig. 3

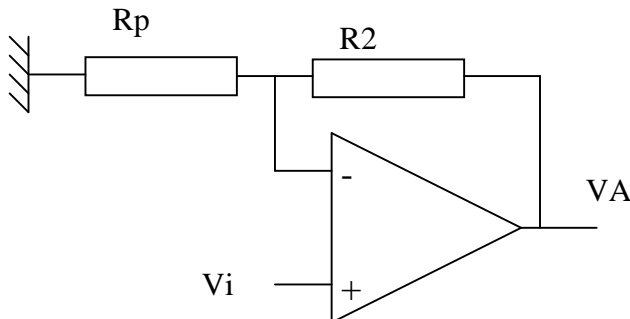


Fig. 3

$$R_p = R1 // R2 = \frac{R1 \cdot R2}{R1 + R2}$$

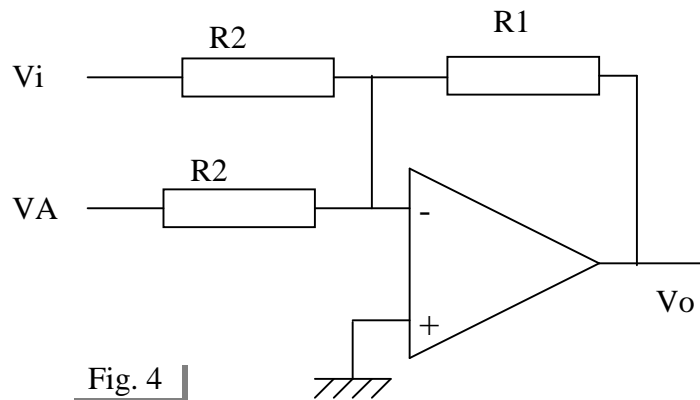
$$V_A = \left(1 + \frac{R2}{R_p}\right) \cdot V_i$$

$$V_A = \left(1 + \frac{R2}{\frac{R1 \cdot R2}{R1 + R2}}\right) \cdot V_i$$

$$V_A = \left(1 + \frac{R2 \cdot (R1 + R2)}{R1 \cdot R2}\right) \cdot V_i \quad V_A = \left(1 + \frac{(R1 + R2)}{R1}\right) \cdot V_i$$

$$V_A = \frac{2 \cdot R1 + R2}{R1} \cdot V_i$$

2) 2° Stadio (Sommatore Invertente) (Fig. 4)



$$V_o = -\left(\frac{R_1}{R_2} \cdot V_A + \frac{R_1}{R_2} \cdot V_i\right) \qquad V_o = -\frac{R_1}{R_2} \cdot \left(\frac{2 \cdot R_1 + R_2}{R_1} \cdot V_i + V_i\right)$$

$$V_o = -\frac{R_1}{R_2} \cdot V_i \cdot \left(\frac{2 \cdot R_1 + R_2}{R_1} + 1\right) \qquad V_o = -\frac{R_1}{R_2} \cdot V_i \cdot \left(\frac{2 \cdot R_1 + R_2 + R_1}{R_1}\right)$$

$$V_o = -\frac{V_i}{R_2} (3 \cdot R_1 + R_2)$$

$$V_o = -\frac{3 \cdot R_1 + R_2}{R_2} \cdot V_i$$

Esercizio 7

Si progetti una rete con un solo amplificatore operazionale che, ricevendo in ingresso due segnali in tensione V_1 e V_2 realizzi la seguente espressione:

$$V_o = 8 \cdot (V_1 + V_2)$$

Soluzione

La configurazione che consente di realizzare l'operazione richiesta è il sommatore non invertente. In Fig. 1 lo schema a blocchi e in Fig. 2 lo schema elettrico.

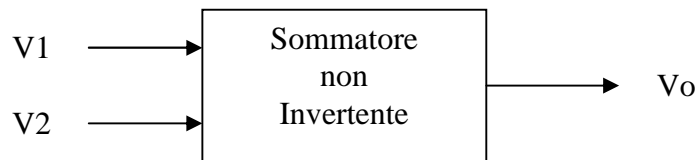


Fig.1

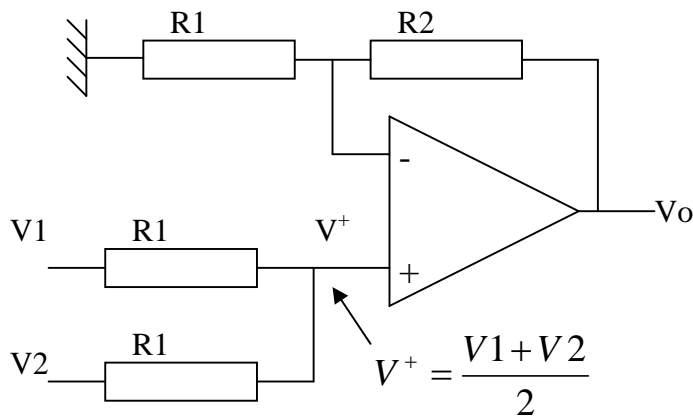


Fig.2

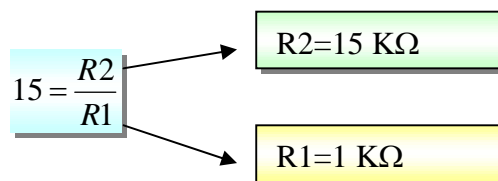
$$V_o = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V^+ \quad V_o = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{V_1 + V_2}{2}$$

Imponendo l'uguaglianza tra la funzione data $V_o = 8 \cdot (V_1 + V_2)$

e la funzione trovata $V_o = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{V_1 + V_2}{2}$

si ottiene

$$8 \cdot (V_1 + V_2) = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{V_1 + V_2}{2} \quad 8 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{1}{2} \quad 16 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)$$



Esercizio 8

Progettare un circuito con un solo amplificatore operazionale in grado di eseguire la media aritmetica dei segnali (V_1 , V_2 , V_3).

Soluzione

In Fig. 1 lo schema elettrico del circuito

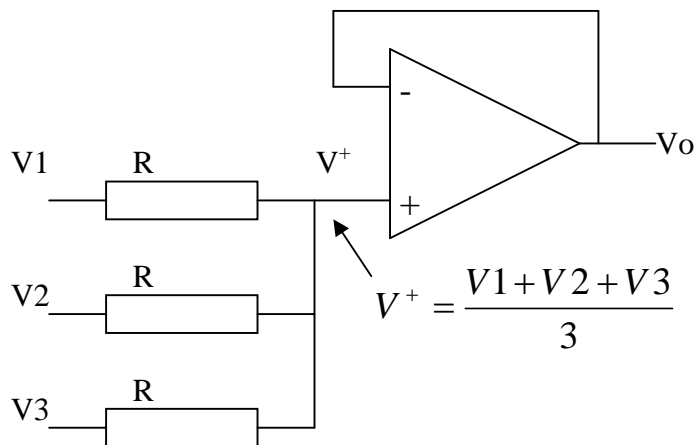


Fig. 1

$$V_o = V^+$$

$$V_o = \frac{V_1 + V_2 + V_3}{3}$$

Esercizio 9

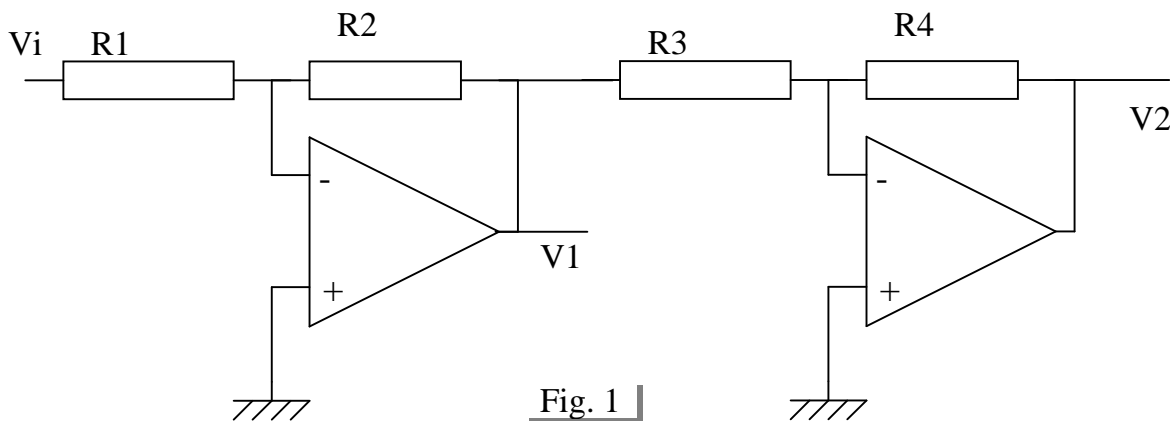
Utilizzando degli amplificatori operazionali realizzare lo schema elettrico di un circuito che, a partire da un segnale d'ingresso V_i , fornisca in uscita due segnali V_1 e V_2 che presentano le seguenti caratteristiche:

- a) V_1 ha ampiezza doppia rispetto a quella del segnale d'ingresso ma è in opposizione di fase;
- b) V_2 ha ampiezza doppia rispetto a quella del segnale d'ingresso ed in fase con il segnale d'ingresso.

Disegnare il circuito e dimensionare i componenti

Soluzione

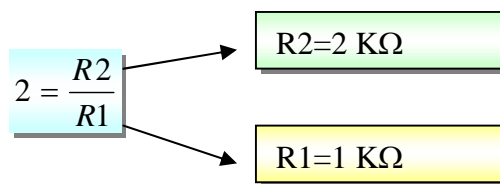
In Fig.1 è riportato una possibile soluzione.



$$V_1 = -\frac{R_2}{R_1} \cdot V_i$$

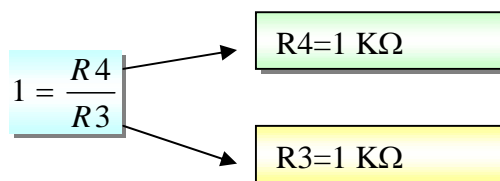
$$V_2 = -\frac{R_4}{R_3} \cdot V_1$$

Il segnale V_i è inviato in ingresso al primo operazionale disposto in configurazione invertente; il segnale in uscita V_1 risulta sfasato di 180° (opposizione di fase) rispetto al segnale d'ingresso, affinché l'ampiezza di V_1 sia doppia di V_i :



Si ottiene il segnale V_2 con le caratteristiche richieste inviando il segnale V_1 all'ingresso del secondo amplificatore operazionale disposto anch'esso in configurazione invertente.

Il segnale V_2 risulta sfasato di 180° rispetto al segnale V_1 , quindi in fase con il segnale V_i , affinché l'ampiezza di V_2 sia doppia di V_i :



Esercizio 10

Dimensionare i componenti di un circuito realizzato con operazionali in modo tale che il segnale in uscita assuma la seguente espressione:

$$V_u = 10(V_1 + V_2) + V_3 + 6V_4$$

Soluzione

Una soluzione può essere quella di utilizzare un sommatore invertente con un amplificatore invertente a guadagno unitario collegato in cascata per l'inversione del segno. In Fig. 1 è riportato lo schema del circuito

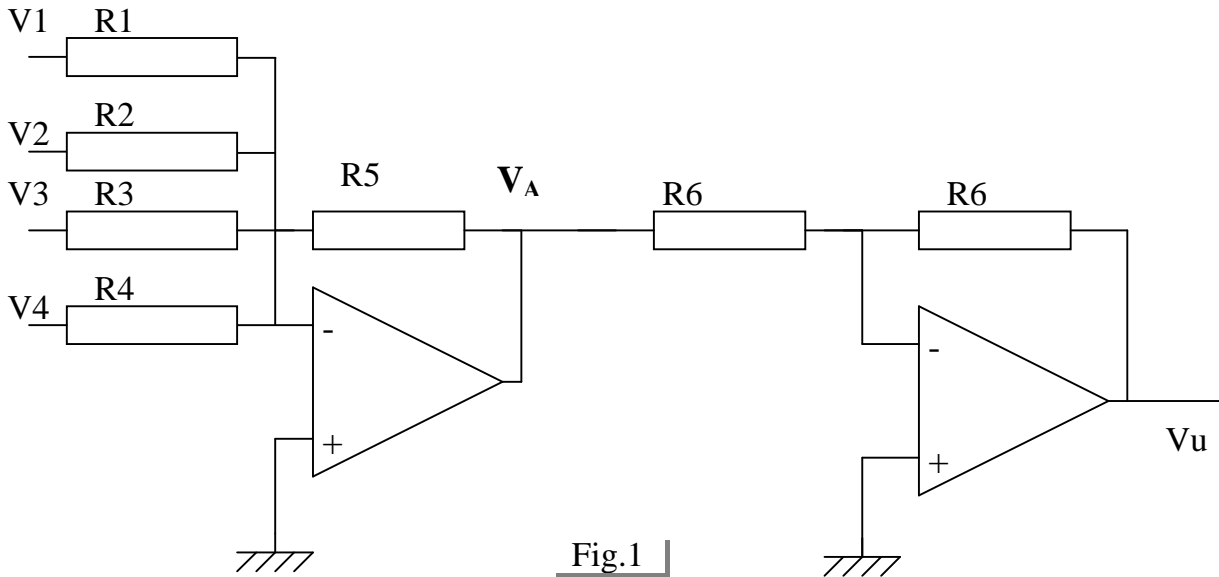


Fig.1

$$V_A = -\frac{R_5}{R_1} \cdot V_1 - \frac{R_5}{R_2} \cdot V_2 - \frac{R_5}{R_3} \cdot V_3 - \frac{R_5}{R_4} \cdot V_4$$

$$V_U = -\frac{R_6}{R_6} \cdot V_A$$

$$V_U = -V_A$$

$$\frac{R_5}{R_1} = 10$$

$$\frac{R_5}{R_2} = 10$$

$$\frac{R_5}{R_3} = 1$$

$$\frac{R_5}{R_4} = 6$$

$$R_5 = 10K\Omega \quad R_1 = 1K\Omega \quad R_2 = 1K\Omega \quad R_3 = 10K\Omega \quad R_4 = \frac{10}{6} = 1,66K\Omega \quad R_6 = 10K\Omega$$

Esercizio 11

Dimensionare i componenti di un circuito realizzato con un solo amplificatore operazionale in modo tale che il segnale in uscita assuma la seguente espressione:

$$V_o = 2V_2 - 5V_1$$

Soluzione

Il circuito può essere realizzato utilizzando un amplificatore differenziale il cui schema circuitale è riportato in Fig. 1

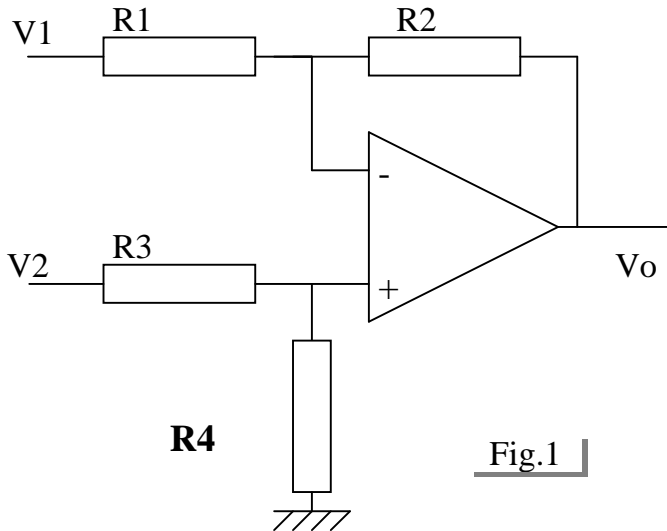


Fig.1

$$V_o = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V^+ - \frac{R_2}{R_1} \cdot V_1$$

$$V^+ = \frac{R_4}{R_3 + R_4} \cdot V_2$$

$$V_o = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} \cdot V_2 - \frac{R_2}{R_1} \cdot V_1$$

$$5 = \frac{R_2}{R_1}$$

R2=5 KΩ

R1=1 KΩ

$$2 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4}$$

$$2 = \left(1 + \frac{5 \cdot 10^3}{1 \cdot 10^3}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4}$$

$$2 = 6 \frac{R_4}{R_3 + R_4}$$

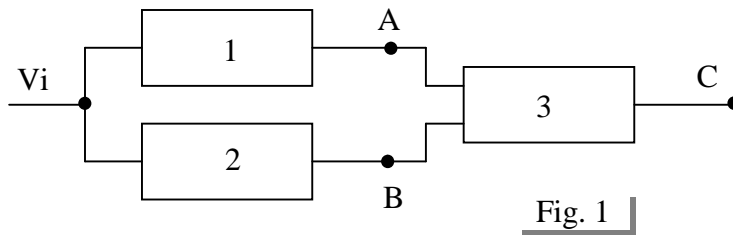
$$\frac{2}{6} = \frac{R_4}{R_3 + R_4}$$

R4=2 KΩ

R3=4 KΩ

Esercizio 12

Si consideri lo schema a blocchi riportato in Fig.1; in ingresso è inviato un segnale sinusoidale con valore massimo pari a 100 mV.



Si desidera ottenere:

- a) nel punto A una tensione di 300 mV in fase con la tensione d'ingresso;
- b) nel punto B una tensione di 200 mV in opposizione di fase rispetto alla tensione d'ingresso;
- c) nel punto C la differenza tra la tensione prelevata dal punto B e la tensione prelevata dal punto A.

Si richiede:

- a) definire lo schema elettrico del circuito;
- b) dimensionare i componenti;
- c) tracciare i diagrammi temporali delle forme d'onda.

Soluzione

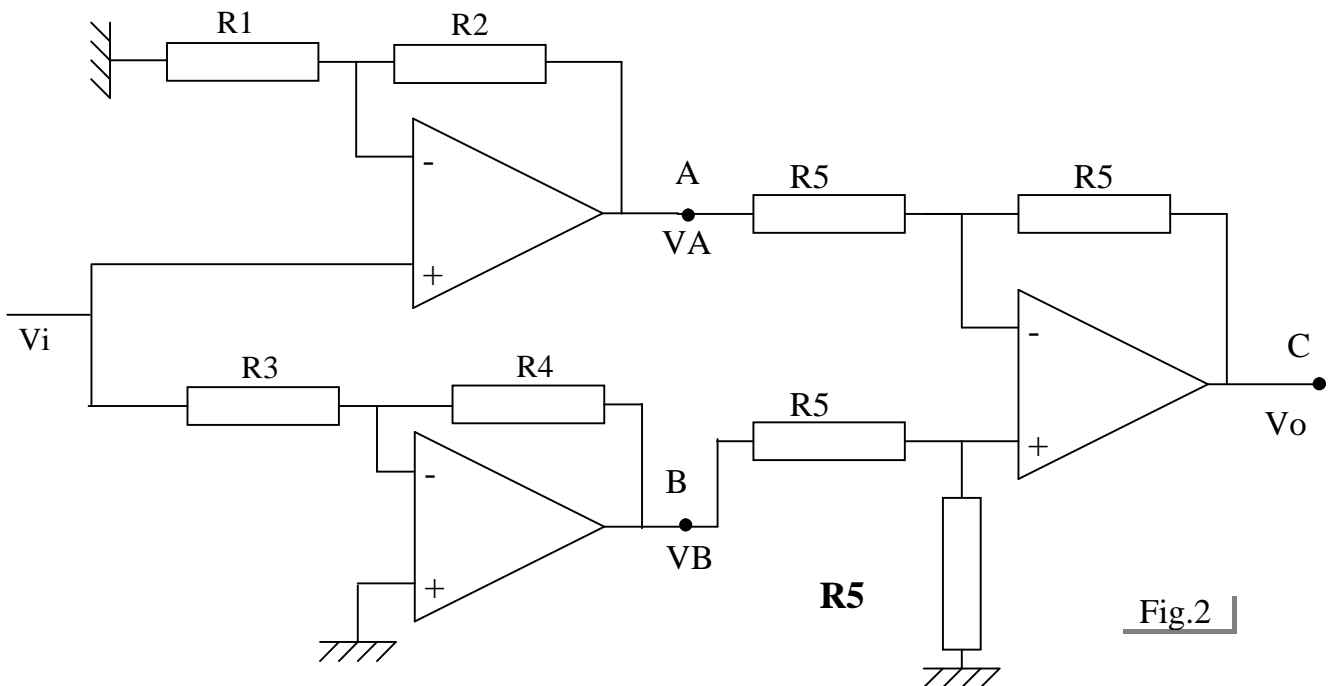
Punto a) : schema elettrico del circuito

Analisi blocco 1: una tensione in fase con la tensione d'ingresso nel punto A si ottiene utilizzando un amplificatore non invertente.

Analisi blocco 2: una tensione in opposizione di fase con la tensione d'ingresso nel punto B si ottiene utilizzando un amplificatore invertente.

Analisi blocco 3: la differenza tra le tensioni si ottiene utilizzando un amplificatore differenziale.

In Fig.2 è riportato lo schema elettrico del circuito



Punto b) : dimensionamento componenti

Dimensionamento blocco 1: amplificatore non invertente

$$V_A = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V_i; \text{ dovendo risultare un guadagno pari a } 3 \quad \frac{V_A}{V_i} = \frac{300mV}{100mV} = 3$$

i resistori dovranno essere dimensionati in modo tale che sia verificata la relazione:

$$3 = 1 + \frac{R_2}{R_1} \quad \Rightarrow \quad 2 = \frac{R_2}{R_1}$$

R2=2 KΩ
R1=1 KΩ

Dimensionamento blocco 2: amplificatore invertente

$$V_B = -\frac{R_4}{R_3} \cdot V_i; \text{ dovendo risultare un guadagno pari a } 2 \quad \frac{V_B}{V_i} = \frac{200mV}{100mV} = 2$$

i resistori dovranno essere dimensionati in modo tale che sia verificata la relazione:

$$2 = \frac{R_2}{R_1} \quad \Rightarrow \quad 2 = \frac{R_2}{R_1}$$

R2=2 KΩ
R1=1 KΩ

Dimensionamento blocco 3: amplificatore differenziale

$V_o = V_B - V_A$; si pone $R_5=1 \text{ K}\Omega$, il segnale d'uscita assume valore massimo pari a:

$$V_o = -200mV - 300mV = -500mV$$

Punto c) : diagrammi temporali (Fig.3)

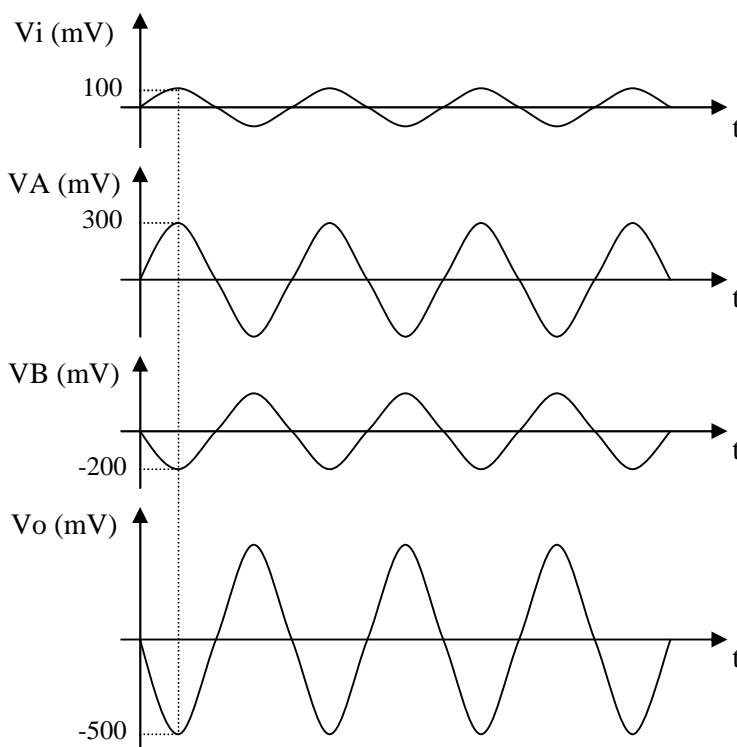


Fig.3

Esercizio 13

Dimensionare i componenti di un circuito realizzato con operazionali in modo tale che il segnale in uscita assuma la seguente espressione:

$$V_u = 2V_1 - 5V_2 - 3V_3$$

Essendo V_1 , V_2 e V_3 i segnali d'ingresso.

Rappresentare inoltre la forma d'onda d'uscita nell'ipotesi che il segnale V_1 sia sinusoidale d'ampiezza pari a 8V e che i segnali V_2 e V_3 siano continui d'ampiezza pari rispettivamente a 200 mV e 500 mV. Supporre che l'operazionale sia alimentato a $\pm 12V$ con tensione di saturazione $V_{sat} = \pm 10V$

Soluzione

In Fig.1 è riportato una possibile soluzione.

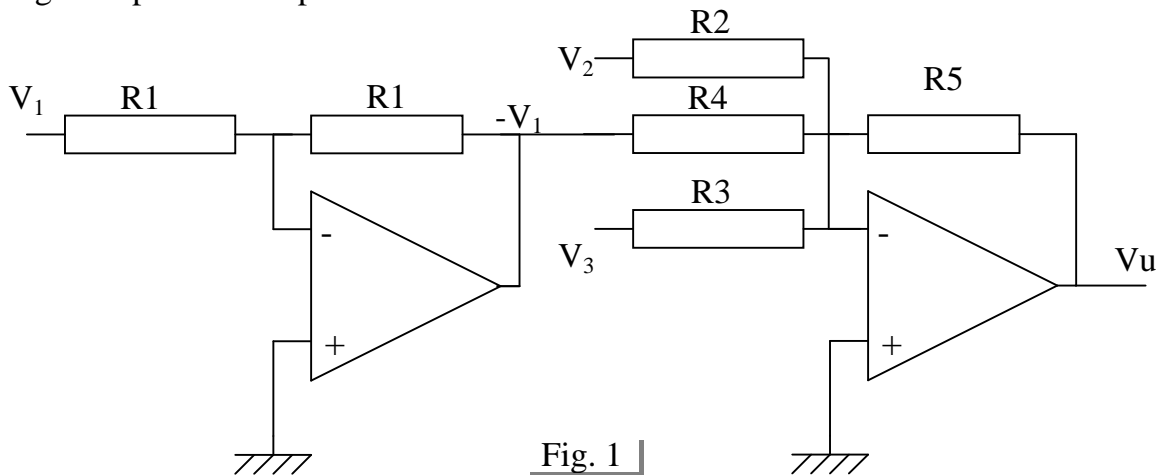


Fig. 1

$$V_u = -\frac{R_5}{R_4}(-V_1) - \frac{R_5}{R_2}V_2 - \frac{R_5}{R_3}V_3$$

dal confronto con l'espressione assegnata si ottiene
da cui si ricava:

$$\frac{R_5}{R_4} = 2$$

$$\frac{R_5}{R_2} = 5$$

$$\frac{R_5}{R_3} = 3$$

$$R_5 = 20K\Omega \quad R_4 = 10K\Omega \quad R_2 = 4K\Omega \quad R_3 = 6,67K\Omega \quad R_1 = 10K\Omega$$

In Fig. 2 è riportata la forma d'onda d'uscita correlata con le forme d'onda d'ingresso.

Dall'espressione assegnata $V_u = 2V_1 - 5V_2 - 3V_3$ sostituendo i valori si ottiene

$$V_u = 2\sqrt{2}(8\sin\check{S}t) - 5\sqrt{2}0,2 - 3\sqrt{2}0,5 = 16\sin\check{S}t - 2,5$$

quando $\sin\check{S}t = 1 \rightarrow V_u = 13,5V$

quando $\sin\check{S}t = -1 \rightarrow V_u = -18,5V$

siccome la tensione di saturazione $V_{sat} = \pm 10V$, è evidente come la forma d'onda sia tagliata a $V_{sat} = \pm 10V$

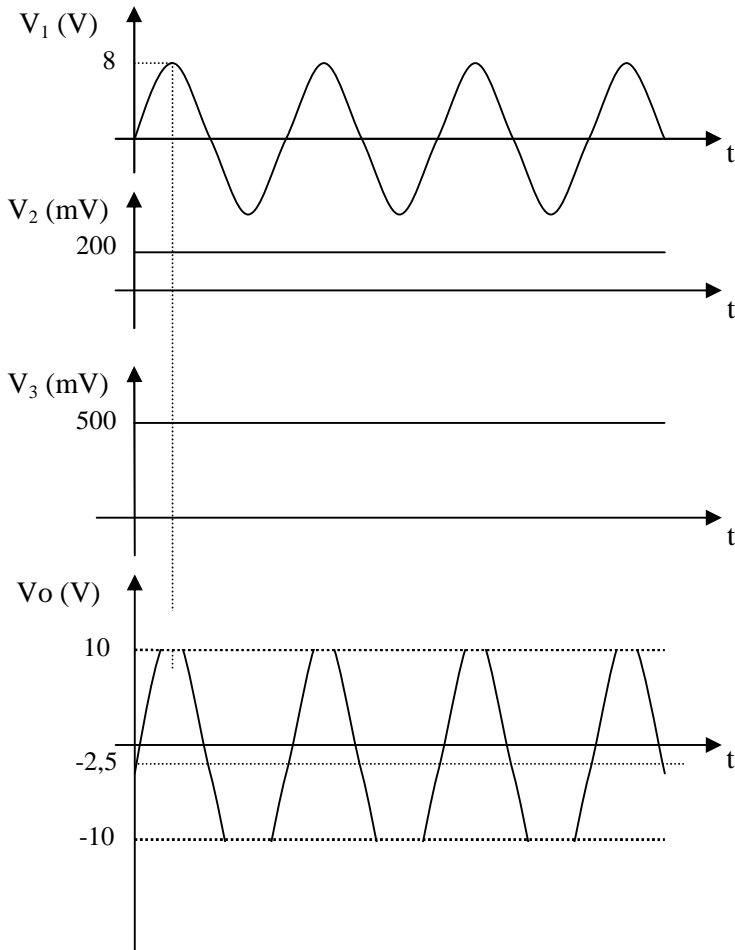


Fig.2

Esercizio 14

Dato il circuito di figura 1, si determini:

- 1) le tensioni V_a e V_p ;
- 2) Il grafico della tensione V_u correlato alla tensione V_1 .

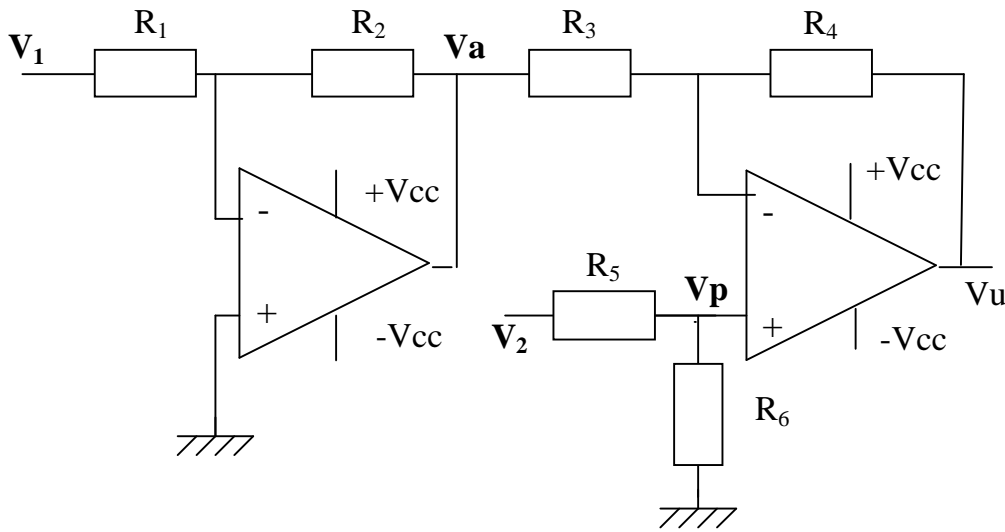


Fig. 1

Dati:
 $R_1=10K\Omega$
 $R_2=12K\Omega$
 $R_3=18K\Omega$
 $R_4=10K\Omega$
 $R_5=18K\Omega$
 $R_6=10K\Omega$

 $V_{cc}=\pm 15V$
 $V_{sat}=\pm 12V$
 $V_1=3\text{sen}\omega t [V]$
 $V_2=5V$

Soluzione

1) 1° Stadio (Amplificatore invertente) (Fig.2)

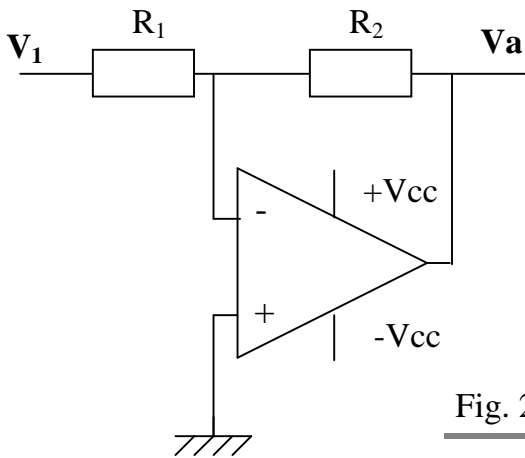


Fig. 2

$$V_a = -\frac{R_2}{R_1} \cdot V_1 = -\frac{12 \cdot 10^3}{10 \cdot 10^3} \cdot 3\text{sen}\check{S}t$$

$$V_a = -1,2 \cdot 3\text{sen}\check{S}t$$

$$V_a = -3,6\text{sen}\check{S}t$$

2) 2° Stadio (Amplificatore differenziale) (Fig.3)

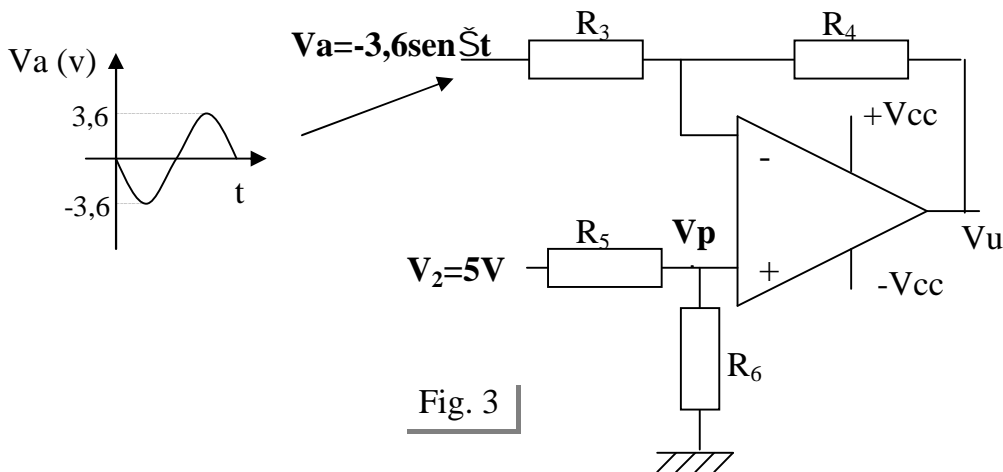


Fig. 3

$$V_p = \frac{R_6}{R_5 + R_6} \cdot V_2 = \frac{10 \cdot 10^3}{(18+10) \cdot 10^3} \cdot 5 = \frac{10}{28} \cdot 5 = 1,786V$$

Siccome $R_3=R_5$; $R_4=R_6$

$$V_u = \frac{R_4}{R_3} (V_2 - V_a) = \frac{10 \cdot 10^3}{18 \cdot 10^3} (5 - (-3,6 \text{sen}\check{S}t)) = \frac{10}{18} \cdot 5 + \frac{10}{18} \cdot 3,6 \text{sen}\check{S}t$$

$$V_u = 2,77 + 2 \text{sen}\check{S}t$$

In Fig. 4 è riportata la forma d'onda V_u correlata con le forma V_1 .
Il valore 2,77 rappresenta il valore medio del segnale d'uscita.

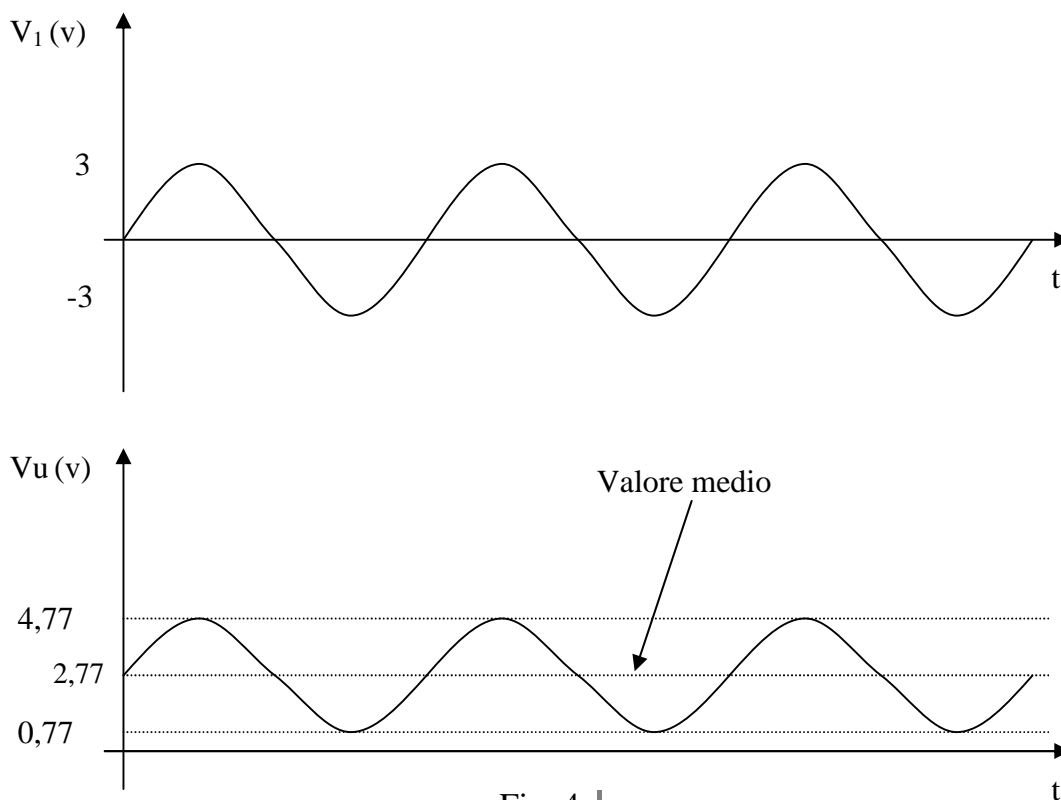


Fig. 4

Esercizio 15

Dato il circuito di figura 1, si determini:

- 3) le tensioni V_1 e V_u ;
- 4) Il grafico della tensione V_u correlato alle tensioni V_1 e V_2

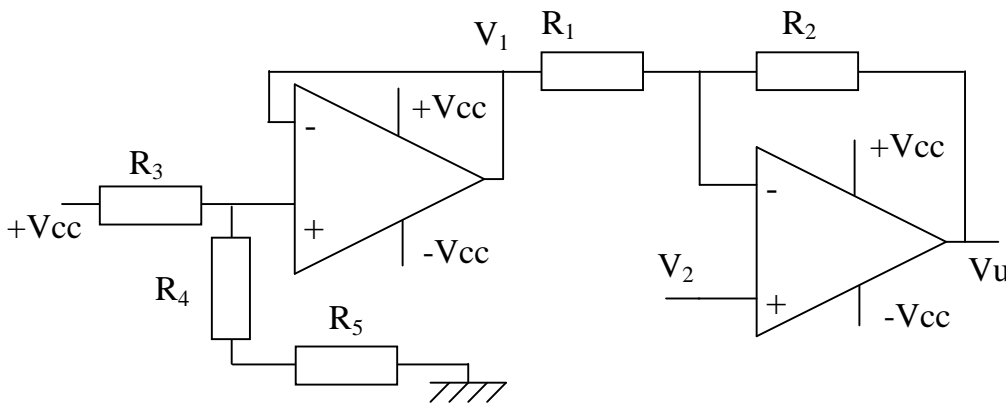


Fig. 1

Dati:
$R_1=47K\Omega$
$R_2=47K\Omega$
$R_3=33K\Omega$
$R_4=33K\Omega$
$R_5=33K\Omega$
$V_{cc}=\pm 12V$
$V_{sat}=\pm 10V$
$V_2=2sen\omega t$

Soluzione

1) 1° Stadio (Amplificatore non invertente) (Fig.2)

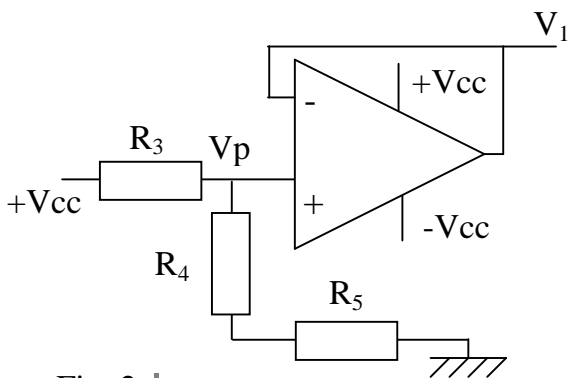


Fig. 2

$$V_1 = V_p = \frac{V_{cc}}{R_3 + R_4 + R_5} \cdot (R_4 + R_5)$$

$$V_1 = V_p = \frac{12}{(33 + 33 + 33) \cdot 10^3} \cdot (33 + 33) \cdot 10^3$$

$$V_1 = 8V$$

2) 2° Stadio (Amplificatore differenziale) (Fig.3)

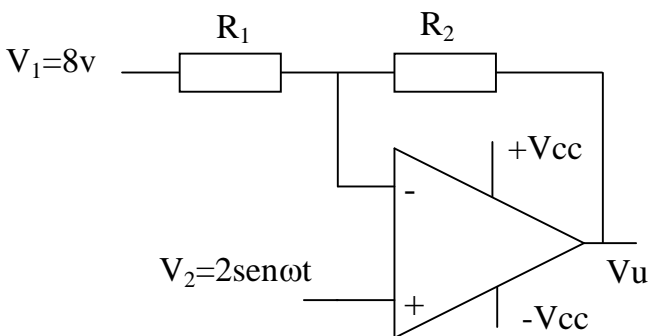


Fig. 3

$$V_u = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V_2 - \frac{R_2}{R_1} \cdot V_1$$

$$V_u = \left(1 + \frac{47 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3}\right) \cdot 2sen\check{S}t - \frac{47 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3} \cdot 8$$

$$V_u = (1+1) \cdot 2sen\check{S}t - 1 \cdot 8$$

$$V_u = 4sen\check{S}t - 8$$

In Fig. 4 è riportata la forma d'onda V_u correlata con le forma V_1 .

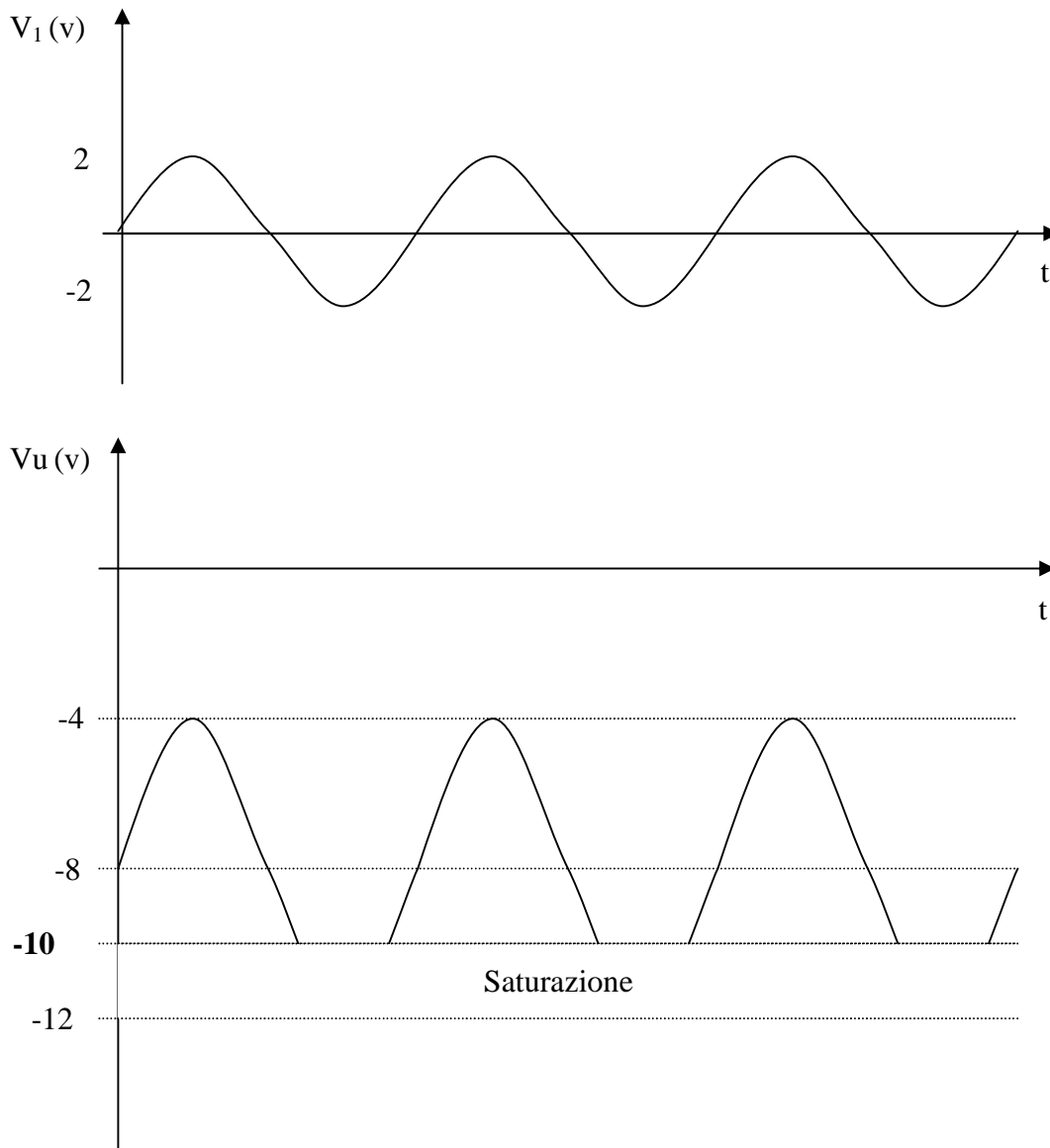


Fig. 4

Esercizio 16

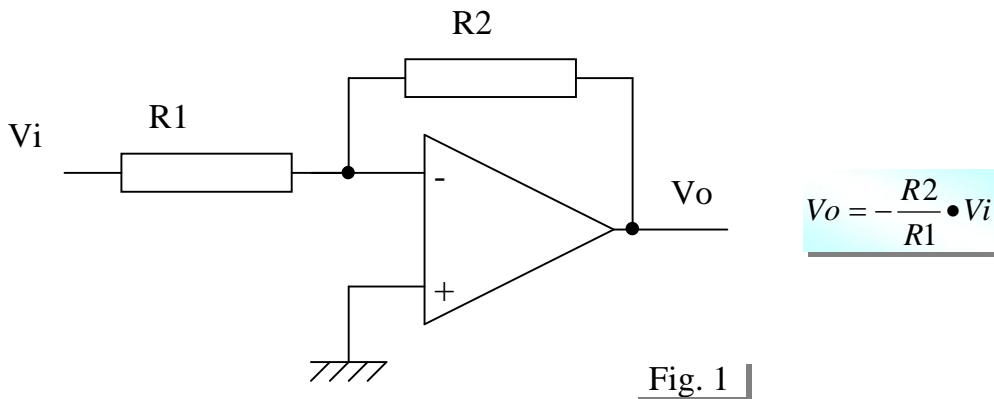
Dimensionare un Amplificatore Invertente con guadagno $G=-10$

Disegnare l'andamento nel tempo di V_i e V_o , quando all'ingresso è applicata un segnale sinusoidale di ampiezza $1V_p$.

Calcolare il massimo valore di picco del segnale d'ingresso che garantisce il funzionamento lineare dell'A.O., sapendo che le tensioni di saturazione valgono $\pm V_{sat}=\pm 11V$.

Soluzione

In fig. 1 lo schema dell'amplificatore invertente.



$$G = -10 \quad G = -\frac{R_2}{R_1} \quad -10 = -\frac{R_2}{R_1}$$

$$V_{op} = -10 \cdot V_i \quad V_{op} = -10V$$

$$10 = \frac{R_2}{R_1}$$

R2=100 KΩ
R1=10 KΩ

In Fig. 2 è riportata la forma d'onda V_o correlata con la forma d'onda V_i .

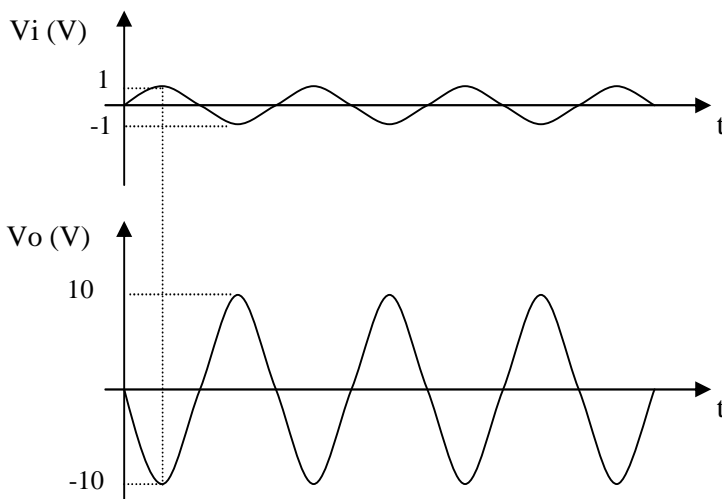


Fig.2

Calcolo massimo valore di picco del segnale d'ingresso che garantisce il funzionamento lineare dell'A.O.

$$V_{i \max} = \frac{V_{sat}}{G} = \frac{\pm 11}{10} = \pm 1,1V$$

Esercizio 17

Dimensionare un amplificatore non invertente con guadagno $G=5$.

Disegnare l'andamento nel tempo di V_i e V_o quando all'ingresso è applicato un segnale sinusoidale di ampiezza 20 mVp.

Calcolare il massimo valore di picco del segnale d'ingresso che garantisce il funzionamento lineare dell'amplificatore, sapendo che le tensioni di saturazione valgono $\pm V_{sat}=\pm 10V$.

Soluzione

In fig. 1 lo schema dell'amplificatore non invertente.

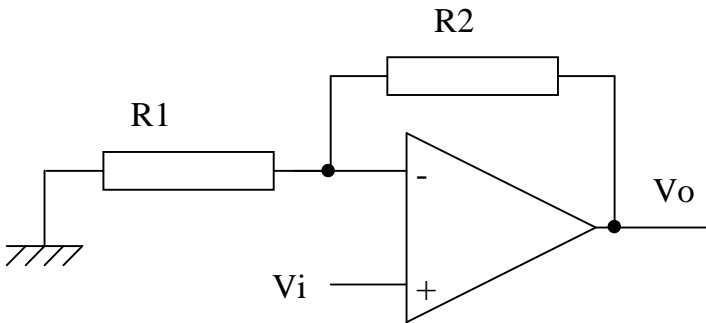


Fig. 1

$$V_o = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V_i$$

$$G = 5$$

$$G = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)$$

$$5 = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

$$4 = \frac{R_2}{R_1}$$

$$R_2 = 40 \text{ K}\Omega$$

$$R_1 = 10 \text{ K}\Omega$$

$$V_{op} = G \cdot V_i$$

$$V_{op} = 5 \cdot 20 \cdot 10^{-3}$$

$$V_{op} = 100 \text{ mV}$$

In Fig. 2 è riportata la forma d'onda V_o correlata con la forma d'onda V_i .

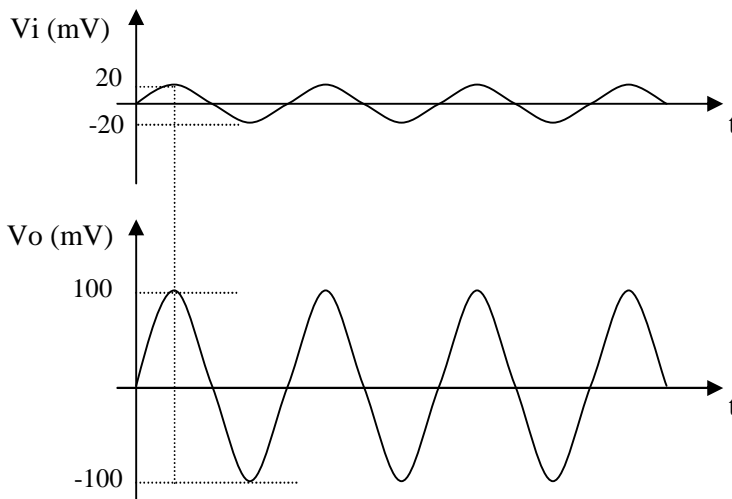


Fig.2

Calcolo massimo valore di picco del segnale d'ingresso che garantisce il funzionamento lineare dell'A.O

$$V_{i \text{ max}} = \frac{V_{sat}}{G} = \frac{\pm 10}{5} = \pm 2V$$

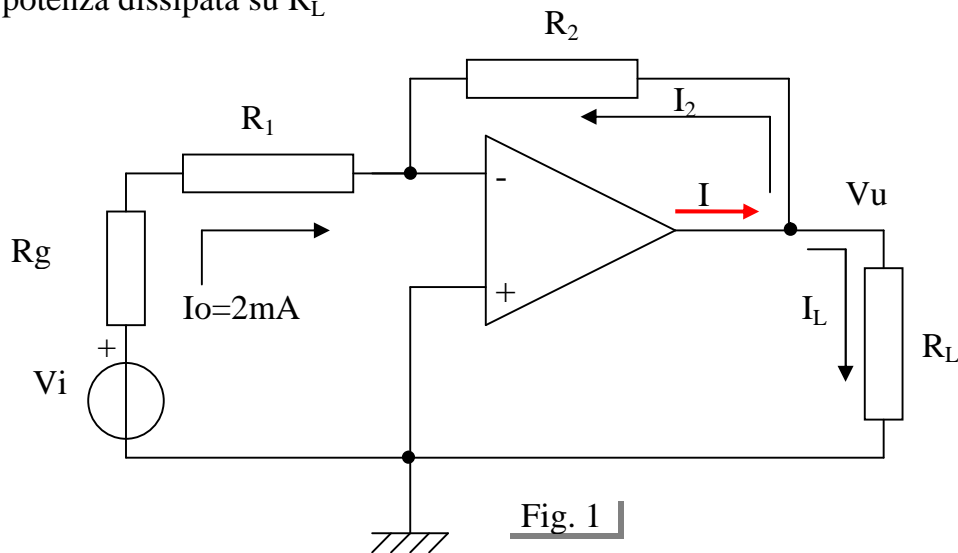
Esercizio 18

L'amplificatore invertente di fig.1 è pilotato da un generatore di tensione $V_i=1,2 \text{ sen } \omega t$ [V] avente resistenza interna $R_g=50\Omega$.

L'amplificatore è caricato tra uscita e massa da una resistenza $R_L=1 \text{ K}\Omega$.

Imponendo che la corrente massima erogata dal generatore V_i sia di 2 mA e che si desidera una tensione di uscita di ampiezza 4V determinare:

- 1) Le resistenze R_1 e R_2
- 2) La corrente I erogata dall'amplificatore operazionale
- 3) La potenza dissipata su R_L



Soluzione

1) Calcolo resistenze R_1 e R_2

$$V_u = -\frac{R_2}{R_1 + R_g} \cdot V_i \quad -4 = -\frac{R_2}{R_1 + R_g} \cdot 1,2 \quad \frac{4}{1,2} = \frac{R_2}{R_1 + R_g}$$

$$R_2 = 40 \text{ K}\Omega \quad R_1 + R_g = 12 \text{ K}\Omega \quad R_1 = 12000 - 50 = 11950\Omega$$

$$R_1 = 11,95 \text{ K}\Omega$$

2) Calcolo corrente I erogata dall'amplificatore operazionale

$$I_L = \frac{V_u}{R_L} = \frac{4}{1 \cdot 10^3} = 4 \text{ mA} \quad I_2 = I_o = 2 \text{ mA}$$

$$I = I_L + I_2 = 4 \cdot 10^{-3} + 2 \cdot 10^{-3} = 6 \text{ mA}$$

3) Calcolo potenza dissipata sul carico R_L

$$P_{RL} = V_u \cdot I_L = 4 \cdot 4 \cdot 10^{-3} = 16 \text{ mW}$$

Esercizio 19

Progettare un amplificatore differenziale con guadagno 24 dB.

Soluzione

In fig. 1 lo schema dell'amplificatore differenziale.

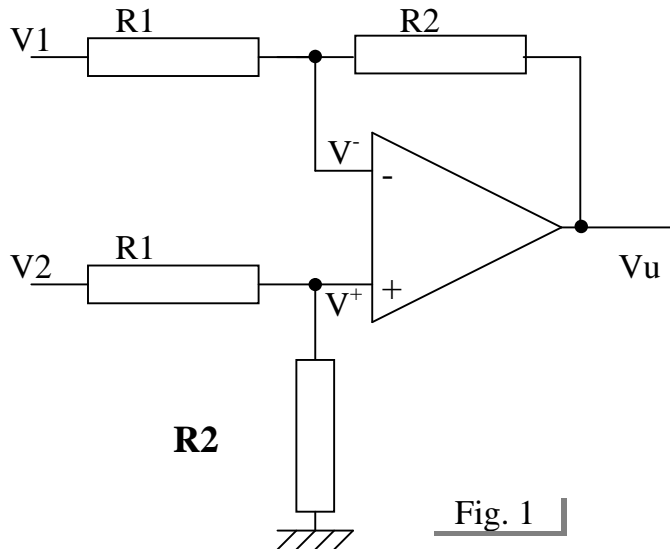


Fig. 1

$$V_u = \frac{R_2}{R_1} \cdot (V_2 - V_1)$$

$$G = \frac{R_2}{R_1} = 24dB$$

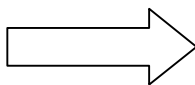
$$G_{dB} = 20 \log_{10} G$$

$$\frac{G_{dB}}{20} = \log_{10} G$$

$$10^{\frac{G_{dB}}{20}} = G$$

$$10^{\frac{24}{20}} = G = 15,84$$

$$\frac{R_2}{R_1} = 15,85$$



$$15,85 = \frac{R_2}{R_1}$$

$$R_2 = 31,7 \text{ K}\Omega$$

$$R_1 = 2 \text{ K}\Omega$$

Esercizio 20

Con un voltmetro DC da 10Vfs (fondo scala) si vuole misurare una tensione da 0 a 100mV. Progettare un opportuno amplificatore utilizzando un operazionale.

Soluzione

Per non caricare il circuito si utilizza la configurazione non invertente che presenta una elevata (idealmente infinita) resistenza d'ingresso.

In fig. 1 lo schema dell'amplificatore non invertente.

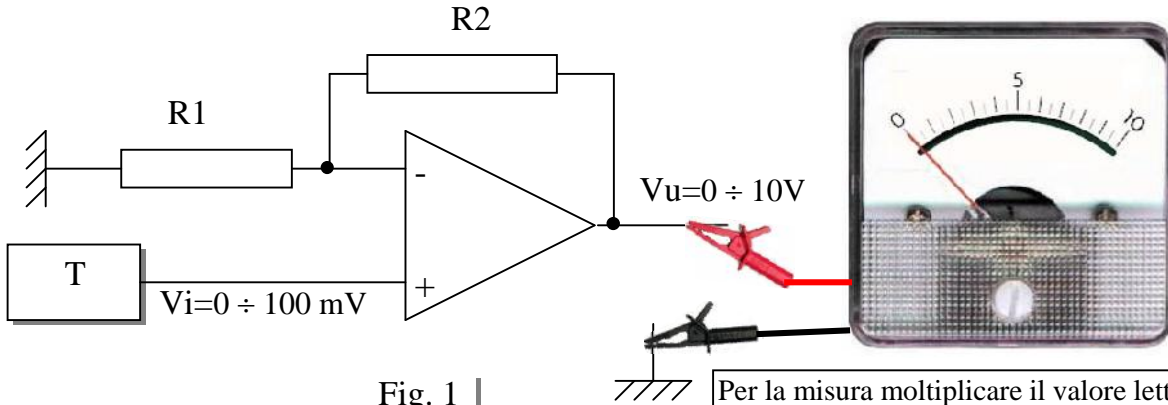


Fig. 1

$$V_u = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V_i$$

$$G = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)$$

$$G = \frac{V_u \max}{V_i \max} = \frac{10}{100 \cdot 10^{-3}} = 100$$

$$100 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \quad 99 = \frac{R_2}{R_1}$$

R2=99 KΩ
R1=1 KΩ

Per la taratura la resistenza R2 deve essere variabile, si sostituisce la resistenza R2 con il gruppo Rx + P. (Fig.2)

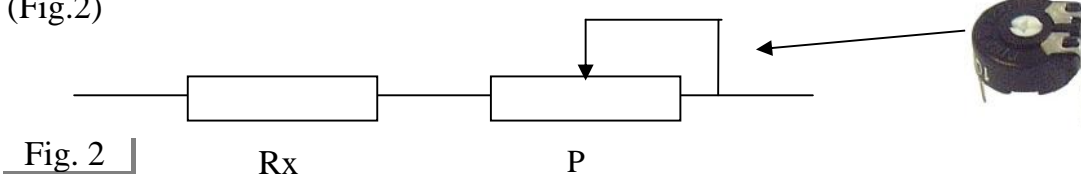


Fig. 2

$$R_2 = R_x + \frac{P}{2} \cong 99K\Omega \quad \text{Si sceglie } P=100K\Omega \quad R_x = R_2 - \frac{P}{2} = 49K\Omega \quad \text{Valore commerciale } 47 K\Omega$$

Con questa composizione si ottiene una R2 variabile da 47 KΩ a 147 KΩ

In Fig. 3 lo schema completo.

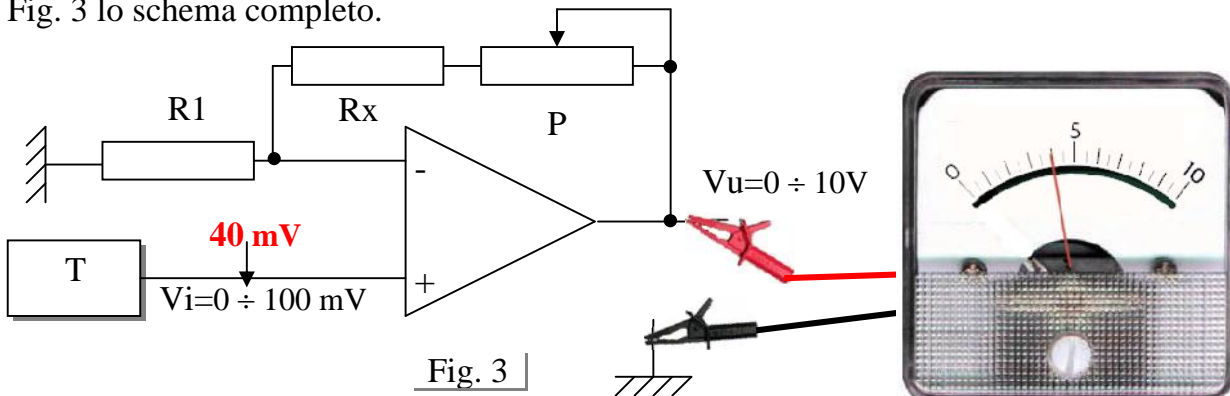


Fig. 3

Esercizio 21

Dato il circuito di figura 1, determinare:

1. l'espressione matematica del segnale V_p , il guadagno di tensione intrinseco $A_v = \frac{V_u}{V_p}$;
2. il guadagno in dB totale del circuito $A_{vs} = \frac{V_u}{V_i}$;
3. la tensione di uscita V_u , la corrente I_1 e la corrente I_o erogata dall'operazionale;
4. la potenza dissipata sul carico R_L ;
5. disegnare il grafico del segnale di uscita correlato al segnale V_i .

Dati:
$R_1 = 1 \text{ K}$
$R_2 = 10 \text{ K}$
$R_3 = 1,2 \text{ K}$
$R_4 = 1,8 \text{ K}$
$R_L = 2 \text{ K}$
$V_i = 0,5 \text{ sen} \omega t \text{ [V]}$

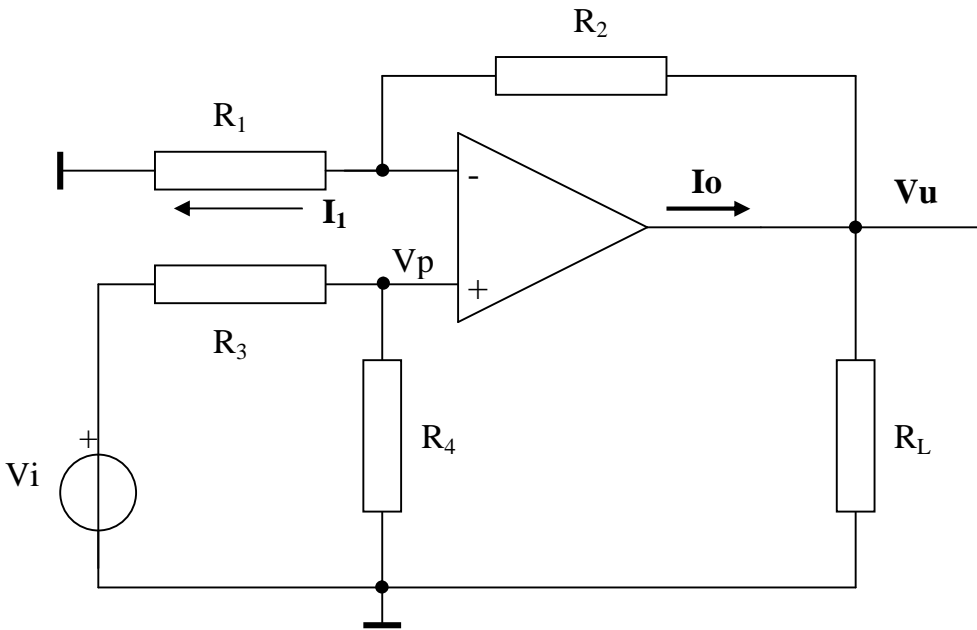


Fig. 1

Soluzione

Calcolo V_p

$$V_p = \frac{V_i}{R_3 + R_4} \cdot R_4 = \frac{0,5 \text{ sen} \check{S}t}{1,2 \cdot 10^3 + 1,8 \cdot 10^3} \cdot 1,8 \cdot 10^3 = 0,3 \text{ sen} \check{S}t \quad [\text{V}] \quad \boxed{V_p = 0,3 \text{ sen} \check{S}t \quad [\text{V}]}$$

Calcolo guadagno di tensione intrinseco

$$A_v = \frac{V_u}{V_p}$$

$$V_u = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V_p \quad A_v = 1 + \frac{R_2}{R_1} = 1 + \frac{10 \cdot 10^3}{1 \cdot 10^3} \quad A_v = 1 + 10 \quad \boxed{A_v = 11}$$

Calcolo guadagno in dB totale del circuito $A_{vs} = \frac{V_u}{V_i}$

$$V_u = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_i \quad A_{vs} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} \quad A_{vs} = \left(1 + \frac{10 \cdot 10^3}{1 \cdot 10^3}\right) \frac{1,8 \cdot 10^3}{1,2 \cdot 10^3 + 1,8 \cdot 10^3}$$

$$A_{vs} = (1 + 10) \cdot 0,6 = 6,6 \quad A_{vs} = 6,6 \quad A_{vs_{dB}} = 20 \log 6,6 = 16,39 \text{ dB} \quad \boxed{A_{vs_{dB}} = 20 \log 6,6 = 16,39 \text{ dB}}$$

Calcolo V_u

$$V_u = A_{vs} \cdot V_i = 6,6 \cdot 0,5 \text{ sen} \check{S}t = 3,3 \text{ sen} \check{S}t \quad [\text{V}] \quad \boxed{V_u = 3,3 \text{ sen} \check{S}t \quad [\text{V}]}$$

Calcolo Corrente I_1

In Fig. 2 lo schema elettrico in cui sono riportati tutti i versi delle correnti.

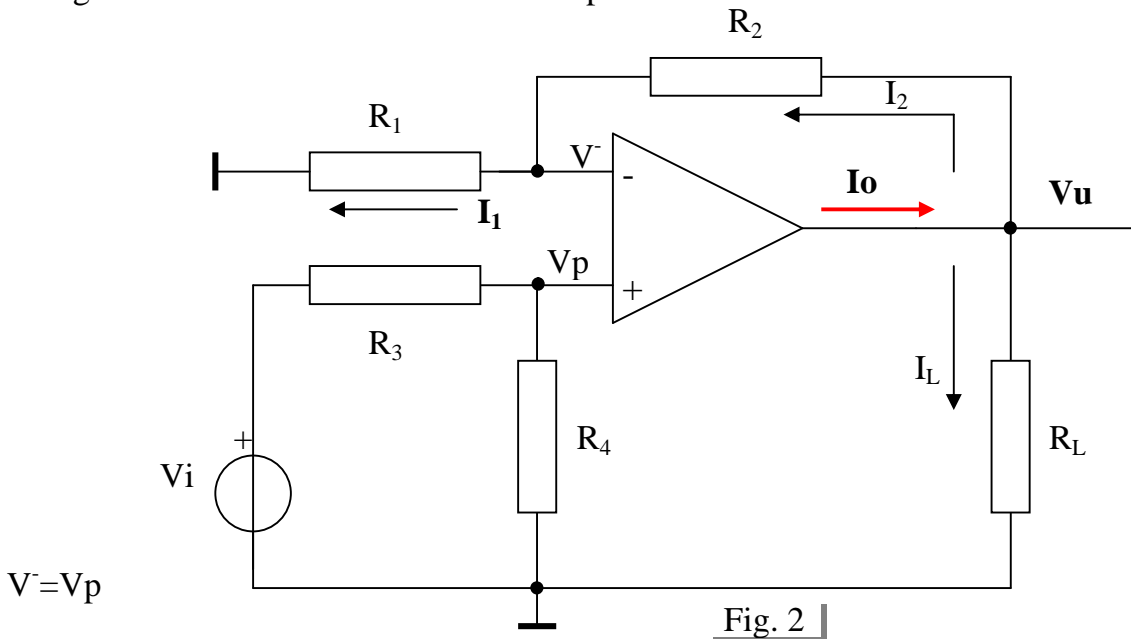


Fig. 2

$$I_1 = \frac{V^- - 0}{R_1} = \frac{V_p}{R_1} = \frac{0,3 \text{sen}\check{S}t}{1 \cdot 10^3} = 0,3 \text{sen}\check{S}t \quad [mA]$$

$$I_1 = 0,3 \text{sen}\check{S}t \quad [mA]$$

Calcolo Corrente I_o (corrente erogata dall'amplificatore operazionale)

$$I_L = \frac{V_u}{R_L} = \frac{3,3 \text{sen}\check{S}t}{2 \cdot 10^3} = 1,65 \text{sen}\check{S}t \quad [mA]$$

$$I_2 = \frac{V_u - V_p}{R_2} = \frac{3,3 \text{sen}\check{S}t - 0,3 \text{sen}\check{S}t}{10 \cdot 10^3} = 0,3 \text{sen}\check{S}t \quad [mA]$$

$$I_o = I_L + I_2 = 1,65 \text{sen}\check{S}t + 0,3 \text{sen}\check{S}t = 1,95 \text{sen}\check{S}t \quad [mA]$$

Calcolo potenza massima dissipata sul carico RL

$$P_{RL} = V_u \cdot I_L = 3,3 \cdot 1,65 \cdot 10^{-3} = 5,445 \text{mW}$$

Grafico del segnale di uscita correlato al segnale Vi

In Fig. 3 il grafico del segnale di uscita correlato al segnale Vi.

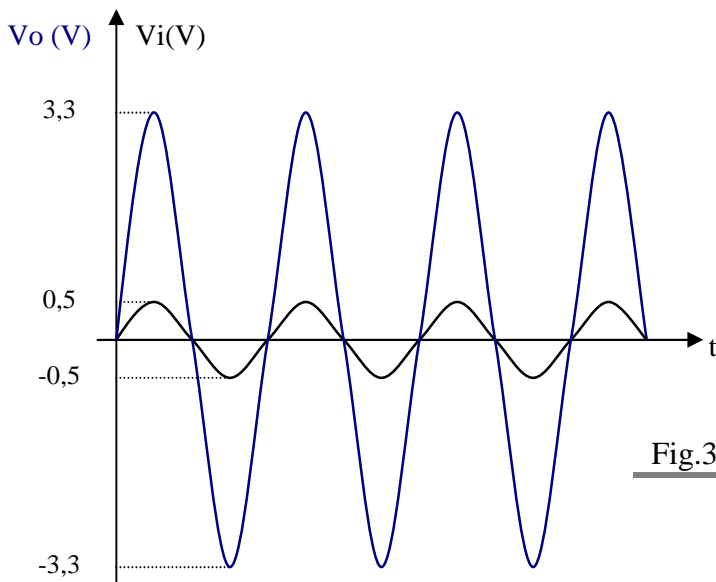


Fig.3

Esercizio 22

Nel circuito di Fig. 1 sono noti:

$R_1 = 47 \text{ k}$; $R_2 = 56 \text{ k}$; $V_i(t) = 5 \text{ sen } t \text{ [V]}$; $V_2 = 15 \text{ V}$.

Determinare i valori delle resistenze R_A e R_B in cui resta diviso il potenziometro $R_P = 100 \text{ k}$ in modo che la tensione di uscita sia positiva con valore minimo $V_{om} = 0 \text{ V}$.

In tali condizioni si determini, inoltre, il valore massimo della tensione di uscita V_{OM} e il valore massimo della corrente erogata dal generatore V_i .

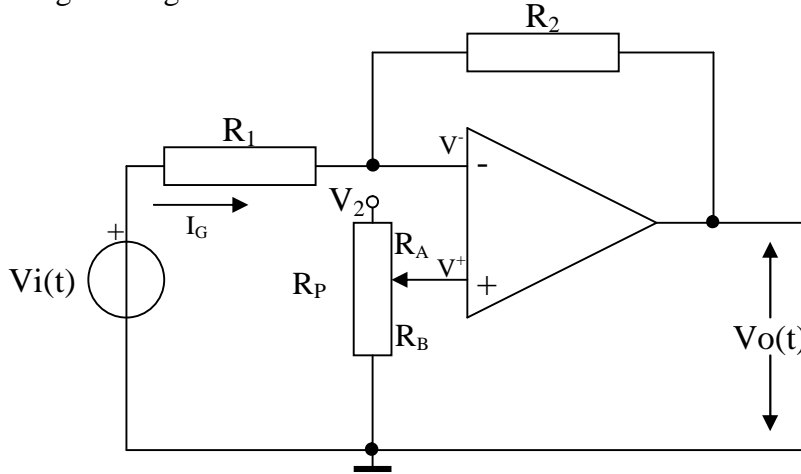


Fig. 1

Soluzione

Calcolo R_B, R_A

Il circuito di Fig. 1 rappresenta una configurazione differenziale, si applica il principio di sovrapposizione degli effetti e si ricava l'espressione di $V_o(t)$.

$$V_o(t) = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V^+ - \frac{R_2}{R_1} \cdot V_i(t) \quad V^+ = \frac{V_2}{R_A + R_B} \cdot R_B \quad R_A + R_B = R_P$$

$$V_o(t) = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{V_2}{R_P} \cdot R_B - \frac{R_2}{R_1} \cdot V_i(t)$$

Affinché la tensione di uscita sia positiva con valore minimo $V_{om} = 0 \text{ V}$, si deve verificare la seguente relazione

$$0 = \left(1 + \frac{56 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3}\right) \frac{15 \cdot R_B}{100 \cdot 10^3} - \frac{56 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3} \cdot 5$$

Si pone $V_o(t) = 0 \text{ V}$ per $V_i(t) = +5 \text{ V}$ (valore max di $V_i(t)$).
Si sostituiscono i valori delle resistenze, il valore di V_2 ,
si ricava R_B .

$$0 = (1 + 1,191) \frac{15 \cdot R_B}{100 \cdot 10^3} - 1,191 \cdot 5 \quad 0 = \frac{0,3287 \cdot R_B}{10^3} - 5,9574$$

$$R_B = \frac{5,9574 \cdot 10^3}{0,3287} \cong 18 \text{ k}\Omega \quad R_A + R_B = R_P \quad R_A = R_P - R_B = (100 - 18) \cdot 10^3 = 82 \text{ k}\Omega$$

$$R_B \cong 18 \text{ k}\Omega$$

$$R_A = 82 \text{ k}\Omega$$

Calcolo V_{OM}

$$V_{OM} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{V_2}{R_p} \cdot R_B - \frac{R_2}{R_1} \cdot V_i(t)$$

Si pone $V_i(t) = -5V$ (valore min di $V_i(t)$).
 Si sostituiscono i valori delle resistenze, il valore di V_2 ,
 si ricava V_{OM} .

$$V_{OM} = \left(1 + \frac{56 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3}\right) \frac{15 \cdot 18 \cdot 10^3}{100 \cdot 10^3} - \frac{56 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3} \cdot (-5) \quad V_{OM} = (1 + 1,191) \frac{270}{100} + 5,955 = 11,87V$$

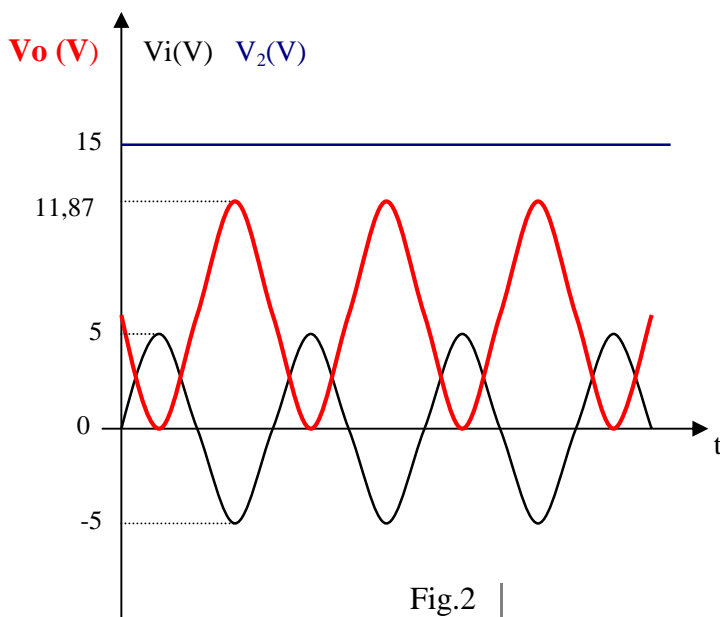
$V_{OM} = 11,87V$

Calcolo valore massimo della corrente erogata dal generatore V_i .

$$I_{GMax} = \frac{V_{iMax} - V^-}{R_1} \quad V^- = V^+ = \frac{V_2}{R_p} \cdot R_B = \frac{15}{100 \cdot 10^3} \cdot 18 \cdot 10^3 = 2,7V \quad V^- = 2,7V$$

$$I_{GMax} = \frac{5 - 2,7}{47 \cdot 10^3} = 48,94 \sim A \quad I_{GMax} = 48,94 \sim A$$

Grafico del segnale di uscita correlato al segnale $V_i(t) = 5 \sin t$ e al segnale $V_2 = 15V$
 In Fig. 3 il diagramma temporale dei segnali.



Esercizio 23

Calcolare il valore della tensione presente all'uscita del sommatore invertente di Fig.1.

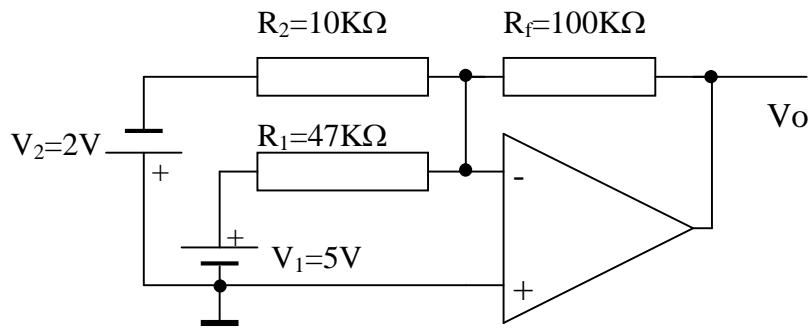


Fig.1

Soluzione

Si ricava l'espressione Vo e si sostituiscono i valori

$$V_o = -\frac{R_f}{R_1} \cdot V_1 - \frac{R_f}{R_2} \cdot V_2 \quad V_o = -\frac{100 \cdot 10^3}{47 \cdot 10^3} \cdot 5 - \frac{100 \cdot 10^3}{10 \cdot 10^3} \cdot (-2) \quad V_o = -10,64 + 20 \quad V_o = 9,36V$$

Esercizio 24

Determinare l'andamento della tensione di uscita se V1 è una tensione continua (V1=0,5V) e V2 un'onda quadra con escursione da -1V a 0V e frequenza 100Hz.

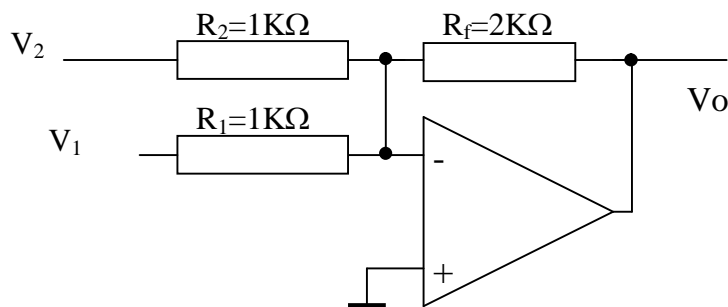


Fig.1

Soluzione

Si ricava l'espressione Vo e si sostituiscono i valori

$$V_o = -\frac{R_f}{R_1} \cdot V_1 - \frac{R_f}{R_2} \cdot V_2 \quad V_o = -\frac{2 \cdot 10^3}{1 \cdot 10^3} \cdot 0,5 - \frac{2 \cdot 10^3}{1 \cdot 10^3} \cdot V_2 \quad V_o = -1 - 2 \cdot V_2$$

In Fig. 2a il diagramma temporale dei segnali di ingresso, in Fig.2b il diagramma temporale del segnale di uscita.

Il diagramma di Vo è stato disegnato sostituendo i valori di V2 nell'espressione di Vo.

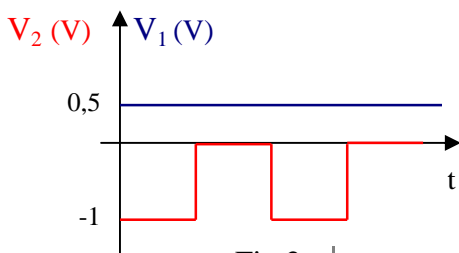


Fig.2a

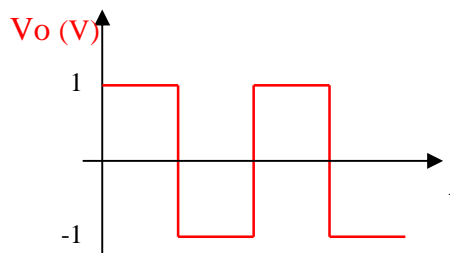


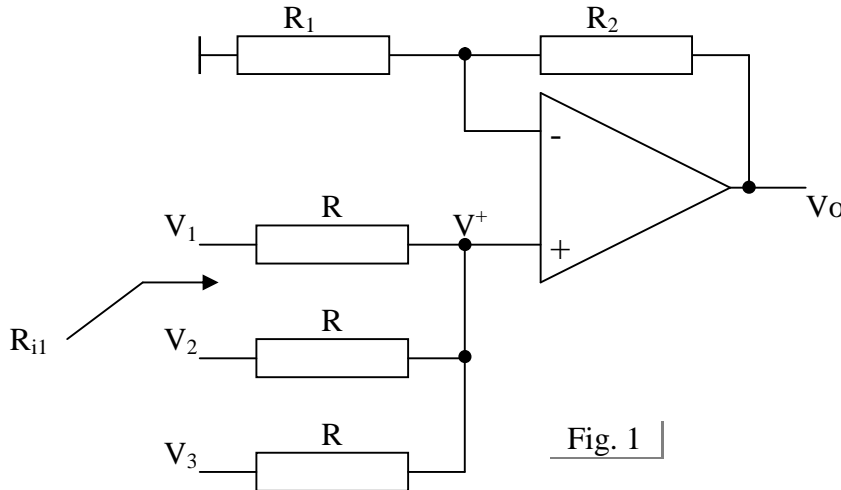
Fig.2b

Esercizio 25

In Fig. 1 si mostra un amplificatore operazionale ideale connesso in configurazione sommatore non invertente.

Calcolare le resistenze affinché:

- $V_u = V_1 + V_2 + V_3$
- $R_i = 15\text{ K}$
- $R_1 + R_2 = 10\text{ K}$ (R_i è la resistenza d'ingresso <<vista>> da ciascun generatore)



Soluzione

Calcolo resistenze R_1 e R_2

$$V_0 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot V^+ \quad V^+ = \frac{V_1 + V_2 + V_3}{3} \quad V_0 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{V_1 + V_2 + V_3}{3}$$

Affinché l'uscita V_0 sia uguale alla somma dei tre segnali ($V_0 = V_1 + V_2 + V_3$), il termine costante dell'espressione trovata deve essere uguale a 1.

$$\left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{1}{3} = 1 \quad 1 + \frac{R_2}{R_1} = 3 \quad \frac{R_2}{R_1} = 2$$

Per trovare il valore di R_2 e R_1 si imposta il sistema:

$$\begin{cases} \frac{R_2}{R_1} = 2 \\ R_1 + R_2 = 10 \cdot 10^3 \end{cases} \quad \begin{cases} R_2 = 2R_1 \\ R_1 + 2R_1 = 10 \cdot 10^3 \end{cases}$$

$$R_1 = \frac{10 \cdot 10^3}{3} = 3,33\text{K}\Omega$$

$$R_1 = 3,33\text{K}\Omega$$

$$R_2 = 6,66\text{K}\Omega$$

Calcolo valore della Resistenza R

La resistenza d'ingresso R_i di ogni ingresso è la resistenza vista dal generatore d'ingresso quando gli altri ingressi sono collegati a massa.

$$R_{i1} = R + R // R = 15\text{K}\Omega \quad R_{i1} = \text{resistenza vista dal generatore } V_1$$

$$R_1 = R + \frac{R}{2} = 15 \cdot 10^3$$

$$\frac{3R}{2} = 15 \cdot 10^3$$

$$R = \frac{15 \cdot 10^3 \cdot 2}{3} = 10\text{K}\Omega$$

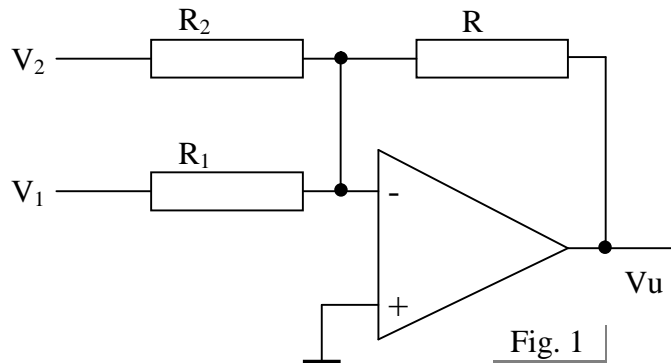
$$R = 10\text{K}\Omega$$

Esercizio 26

Dall' amplificatore sommatore invertente mostrato in Fig. 1 sono noti:

- $V_1 = 0,2 \text{ sen}(6280 t + 30^\circ)$, $V_2 = 2 \text{ V}$;
- $R_1 = 1 \text{ K}$, $R_2 = 5 \text{ K}$, $R = 10 \text{ K}$.

Calcolare il valore massimo e minimo della tensione di uscita V_o e l'istante t_1 in cui $V_u(t_1) = -5,5\text{V}$.



Soluzione

Calcolo V_{uMax} e V_{uMin}

$$V_u(t) = -\frac{R}{R_1} \cdot V_1 - \frac{R}{R_2} \cdot V_2 \quad V_u(t) = -\frac{10 \cdot 10^3}{1 \cdot 10^3} \cdot 0,2 \text{sen}(6280t + 30^\circ) - \frac{10 \cdot 10^3}{5 \cdot 10^3} \cdot 2$$

$$V_u(t) = -2 \text{sen}(6280t + 30^\circ) - 4$$

Si ottiene V_{uMax} quando $\text{sen}(6280t + 30^\circ) = -1$ quindi $V_{uMax} = -2(-1) - 4 = -2\text{V}$

$$V_{uMax} = -2\text{V}$$

Si ottiene V_{uMin} quando $\text{sen}(6280t + 30^\circ) = 1$ quindi $V_{uMin} = -2(1) - 4 = -6\text{V}$

$$V_{uMin} = -6\text{V}$$

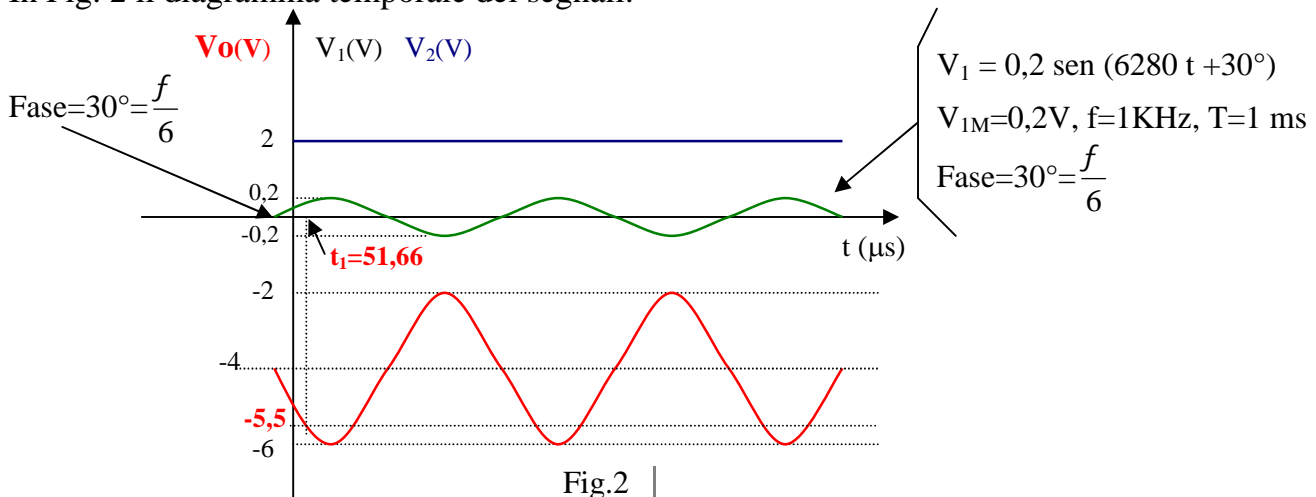
Calcolo istante t_1 in cui $V_u(t_1) = -5,5\text{V}$

$$V_u(t_1) = -2 \text{sen}(6280t_1 + \frac{f}{6}) - 4 \quad -5,5 = -2 \text{sen}(6280t_1 + \frac{f}{6}) - 4$$

$$\frac{-5,5 + 4}{-2} = \text{sen}(6280t_1 + \frac{f}{6}) \quad \frac{-5,5 + 4}{-2} = \text{sen}(6280t_1 + \frac{f}{6}) \quad 0,75 = \text{sen}(6280t_1 + \frac{f}{6})$$

$$6280t_1 + \frac{f}{6} = \text{arcsen}(0,75) \quad t_1 = \frac{\text{arcsen}(0,75) - \frac{f}{6}}{6280} \cong 51,66 \sim s \quad t_1 \cong 51,66 \sim s$$

In Fig. 2 il diagramma temporale dei segnali.

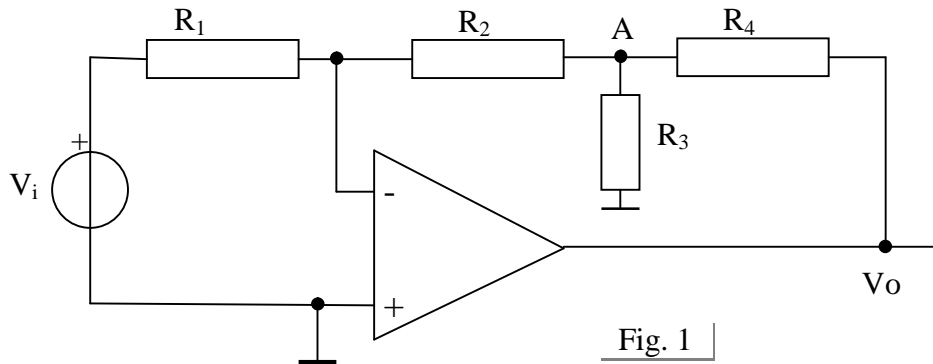


Esercizio 27

Determinare il guadagno di tensione dell'amplificatore invertente di Fig. 1 che fa uso di un operazionale ideale. Sono noti :

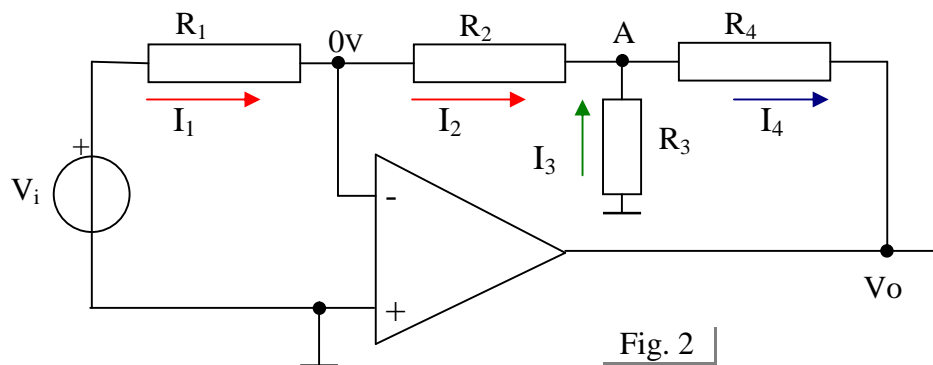
- $R_1 = 10 \text{ K}$, $R_2 = 100 \text{ K}$, $R_3 = 1 \text{ K}$, $R_4 = 47 \text{ K}$

Determinare inoltre, la tensione del punto A e quella di uscita sapendo che $V_i = 20 \text{ mV}$.



Soluzione

In Fig.2 lo schema del circuito assegnato con il verso delle correnti.



Calcolo V_A , A_v , V_o

In base ai versi impostati si scrivono le espressioni delle singole correnti e si imposta il sistema.

$$I_1 = \frac{V_i - 0}{R_1} \quad I_2 = \frac{0 - V_A}{R_2} \quad I_3 = \frac{0 - V_A}{R_3} \quad I_4 = \frac{V_A - V_o}{R_4}$$

$$\begin{cases} I_1 = I_2 \\ I_4 = I_2 + I_3 \end{cases} \quad \begin{cases} \frac{V_i}{R_1} = -\frac{V_A}{R_2} \\ \frac{V_A - V_o}{R_4} = -\frac{V_A}{R_2} + \frac{-V_A}{R_3} \end{cases} \quad \begin{cases} V_A = -\frac{V_i \cdot R_2}{R_1} = \frac{-20 \cdot 10^3 \cdot 100 \cdot 10^3}{10 \cdot 10^3} = -0,2V \\ \frac{-\frac{V_i \cdot R_2}{R_1} - V_o}{R_4} = \frac{-\frac{V_i \cdot R_2}{R_1}}{R_2} + \frac{\frac{V_i \cdot R_2}{R_1}}{R_3} \end{cases} \quad V_A = -0,2V$$

$$-\frac{V_i \cdot R_2}{R_1 \cdot R_4} - \frac{V_o}{R_4} = +\frac{V_i \cdot R_2}{R_1 \cdot R_2} + \frac{V_i \cdot R_2}{R_1 \cdot R_3} \quad -\frac{V_o}{R_4} = +\frac{V_i \cdot R_2}{R_1 \cdot R_2} + \frac{V_i \cdot R_2}{R_1 \cdot R_3} + \frac{V_i \cdot R_2}{R_1 \cdot R_4}$$

$$-\frac{V_o}{R_4} = \frac{V_i \cdot R_2}{R_1} \left(\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) \quad V_o = -\frac{R_2 \cdot R_4}{R_1} \left(\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) \cdot V_i$$

$$A_v = \frac{V_o}{V_i} = -\frac{R_2 \cdot R_4}{R_1} \left(\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) \quad A_v = -\frac{R_2 \cdot R_4}{R_1} \left(\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right)$$

$$A_v = -\frac{100 \cdot 10^3 \cdot 47 \cdot 10^3}{10 \cdot 10^3} \left(\frac{1}{100 \cdot 10^3} + \frac{1}{1 \cdot 10^3} + \frac{1}{47 \cdot 10^3} \right)$$

$$A_v = -\frac{470 \cdot 10^3}{10^3} \left(\frac{1}{100} + \frac{1}{1} + \frac{1}{47} \right)$$

$$A_v = -470 \left(\frac{47 + 4700 + 100}{4700} \right) \quad A_v = -484,7$$

$$V_o = A_v \cdot V_i \quad V_o = -484,7 \cdot 20 \cdot 10^{-3} = -9,69V \quad V_o = -9,69V$$

Riepilogo

$$V_A = -\frac{V_i \cdot R_2}{R_1} \longrightarrow V_A = -0,2V$$

$$A_v = \frac{V_o}{V_i} = -\frac{R_2 \cdot R_4}{R_1} \left(\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) \longrightarrow A_v = -484,7$$

$$V_o = A_v \cdot V_i \longrightarrow V_o = -9,69V$$

Il circuito di Fig.1 rappresenta un amplificatore invertente ad elevato guadagno, inoltre è possibile avere una resistenza d'ingresso elevata.