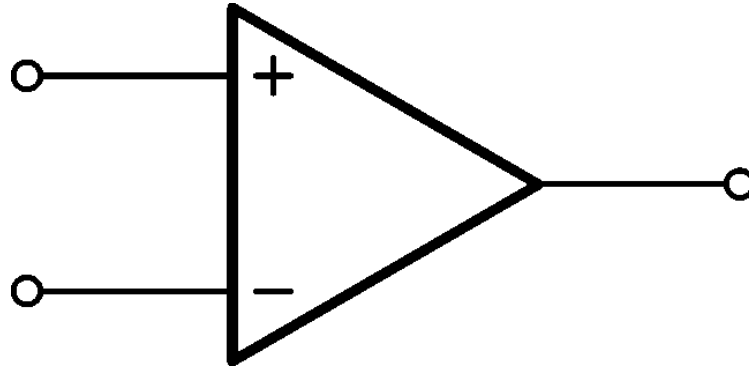


# Elettronica Digitale

## A.A. 2020-2021

Lezione 21/04/2021

# Amplificatori operazionali – Metodo del corto circuito virtuale



$$\left. \begin{array}{l} v_o \text{ limitata} \\ A_{vol} \text{ molto elevata} \end{array} \right\} \rightarrow v_{in} \approx 0 \quad \longleftrightarrow \quad \boxed{v^+ \approx v^-} \quad \longrightarrow \quad \boxed{\begin{array}{l} i^+ \approx 0 \\ i^- \approx 0 \end{array}}$$

Applicabile se sono soddisfatte le seguenti condizioni:

1. L'amplificatore operazionale non è saturo, ovvero funziona in zona lineare
2. Il modulo del guadagno di anello ( $|\beta A|$ ) della rete in reazione nella quale l'operazionale è inserito è molto maggiore dell'unità

# Amplificatori invertente

$$v^+ \approx v^- \quad \longrightarrow \quad V^- = V^+ = 0$$

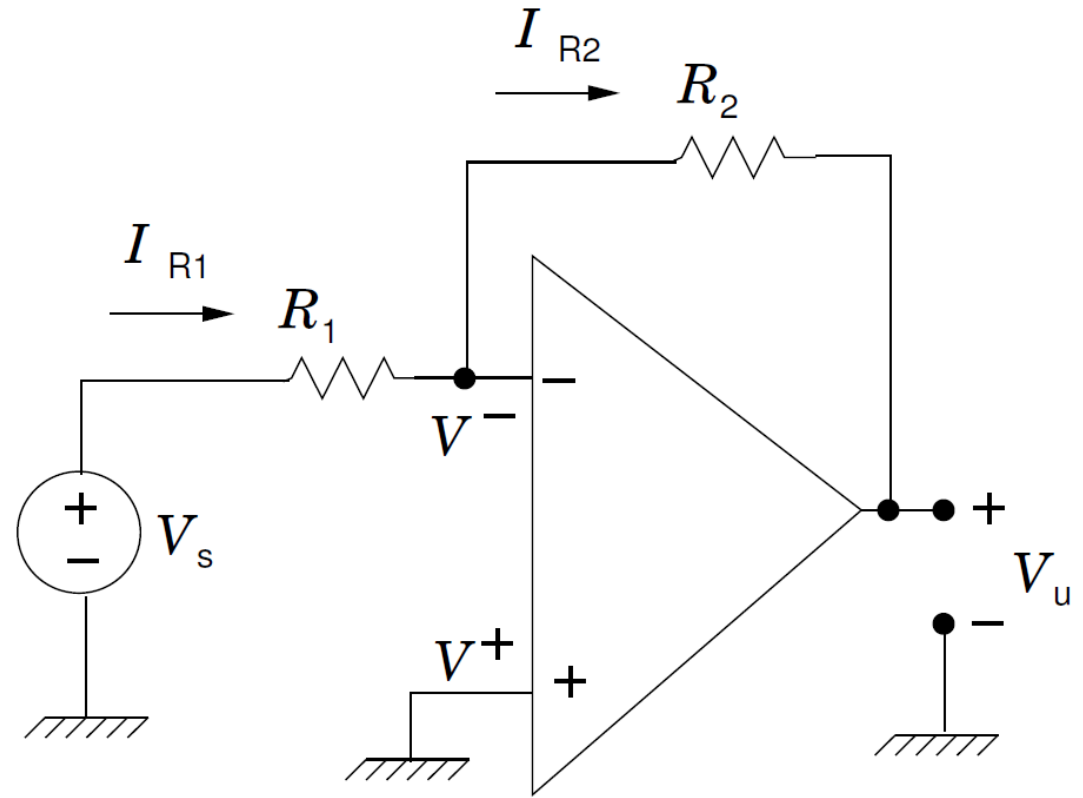
$$\begin{array}{l} i^+ \approx 0 \\ i^- \approx 0 \end{array} \quad \longrightarrow \quad I_{R1} = I_{R2}$$

$$A = \frac{V_u}{V_s} = -\frac{R_2}{R_1}$$

$$R_{of} \approx 0$$

Reazione di tensione

$$\left( I_{R1} = \frac{V_s}{R_1} \right) \longrightarrow R_{if} = R_1$$



# Amplificatori non invertente

$$v^+ \approx v^- \rightarrow V^- = V^+ = V_s$$

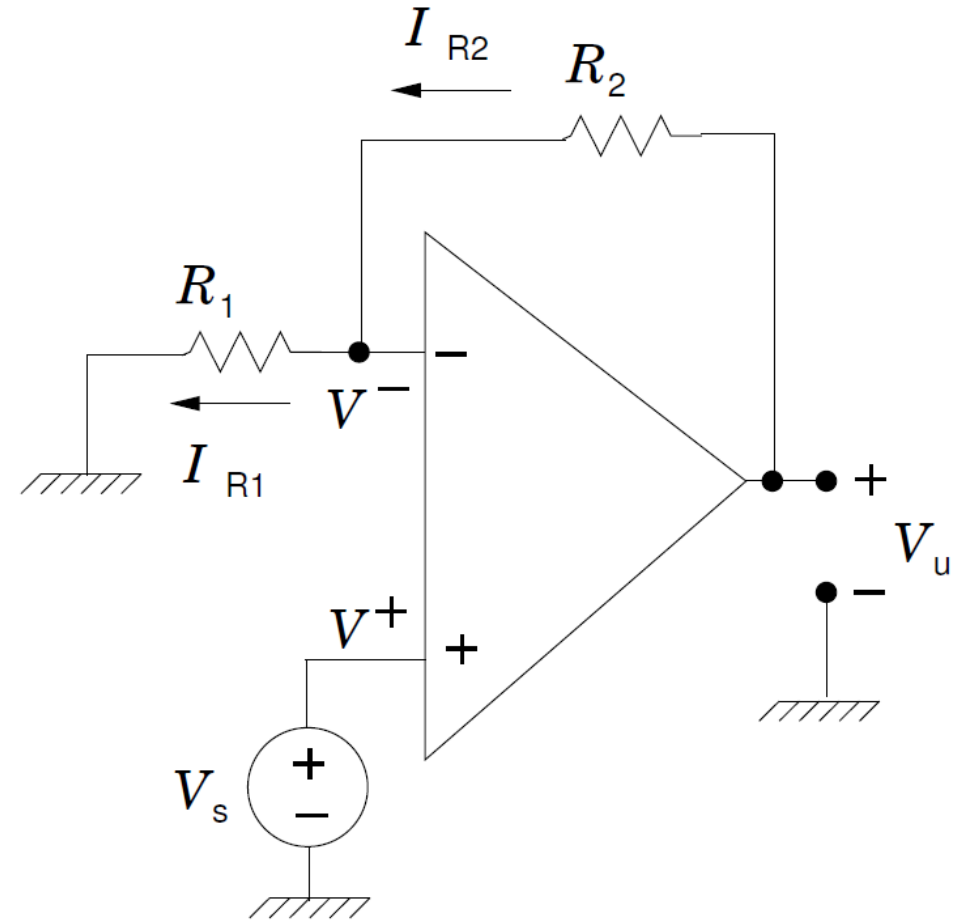
$$\begin{array}{l} i^+ \approx 0 \\ i^- \approx 0 \end{array} \rightarrow I_{R1} = I_{R2}$$

$$I_{R1} = \frac{V^-}{R_1} = \frac{V_s}{R_1}$$

$$V_u = (R_2 + R_1) I_{R1}$$

$$V_u = (R_1 + R_2) \frac{V_s}{R_1}$$

$$A = \frac{V_u}{V_s} = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$



# Amplificatori non invertente

$$v^+ \approx v^- \quad \longrightarrow \quad V^- = V^+ = V_s$$

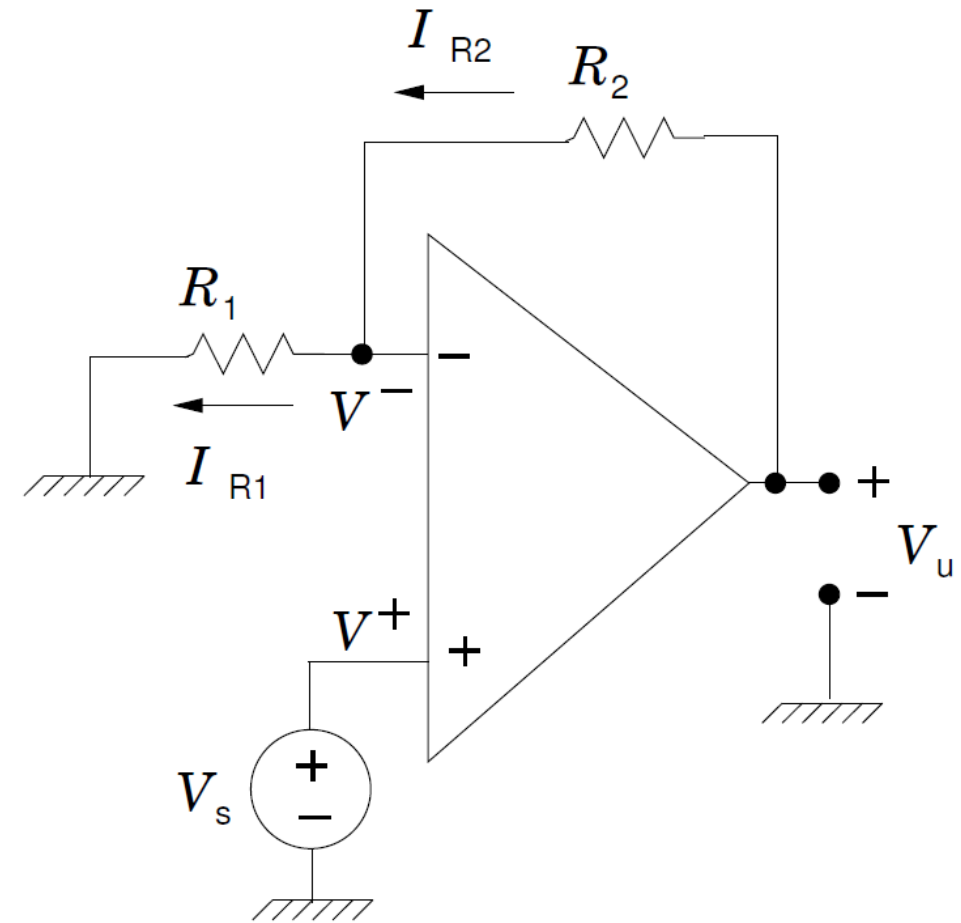
$$\begin{array}{l} i^+ \approx 0 \\ i^- \approx 0 \end{array} \quad \longrightarrow \quad I_{R1} = I_{R2}$$

$$A = \frac{V_u}{V_s} = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

$$R_{of} \approx 0$$

$$R_{if} \rightarrow \infty$$

Reazione di tensione



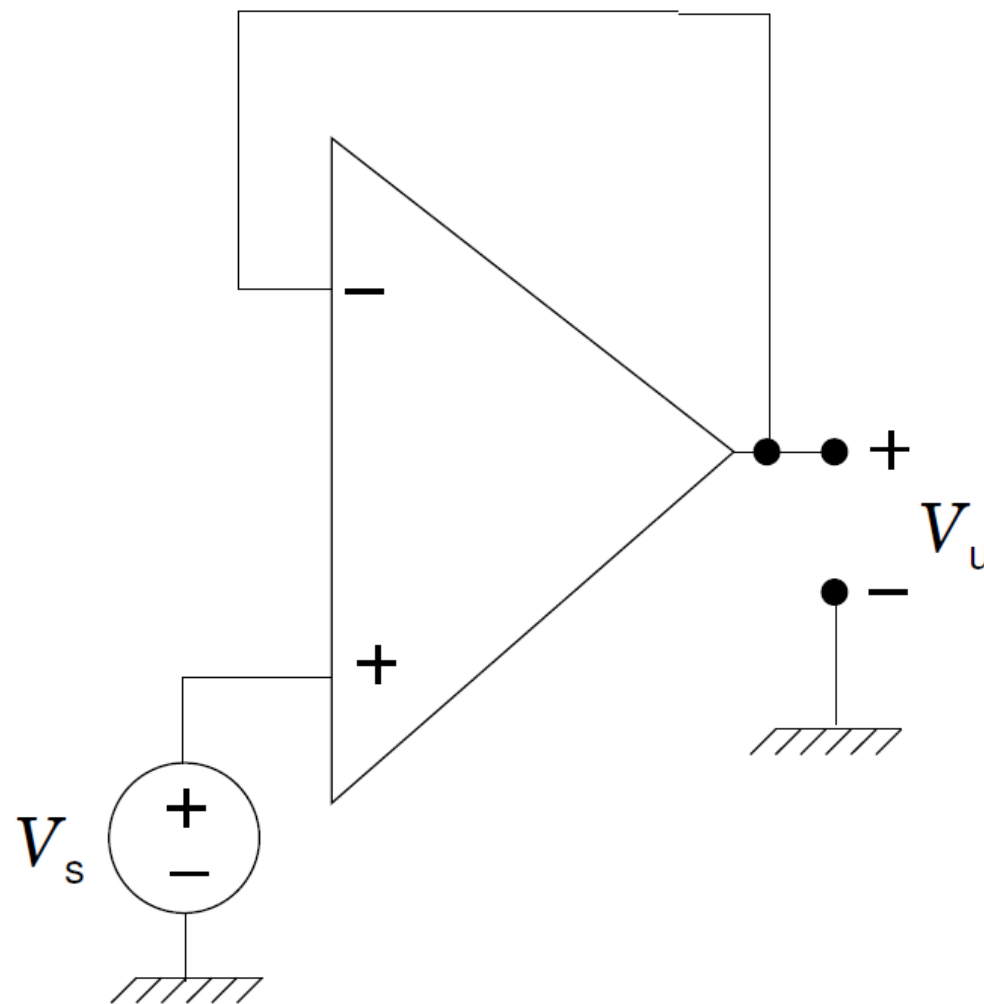
# Amplificatore non invertente - Buffer

$$A = \frac{V_u}{V_s} = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

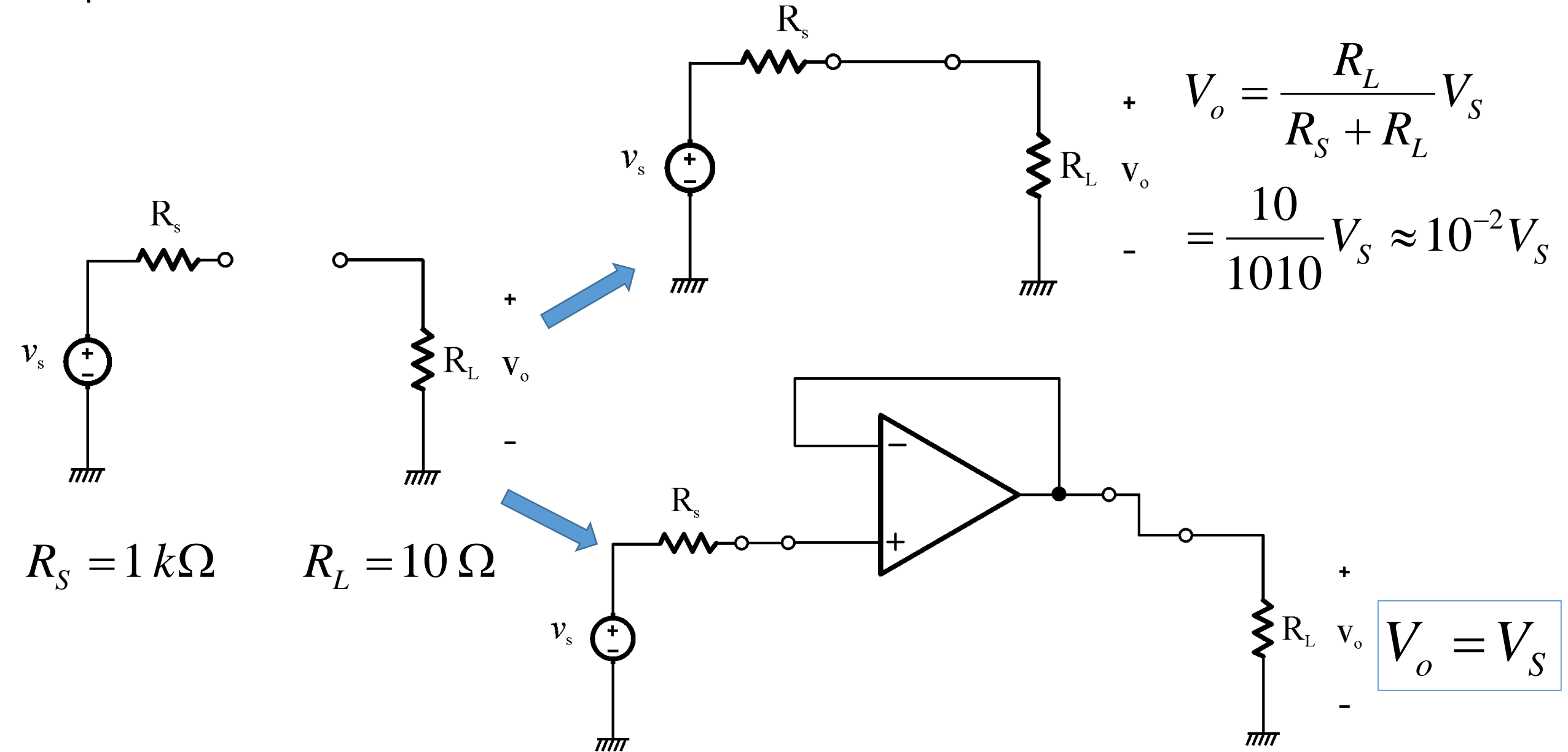
$$R_2 = 0 \rightarrow A = 1$$

$$R_{of} \approx 0$$

$$R_{if} \rightarrow \infty$$

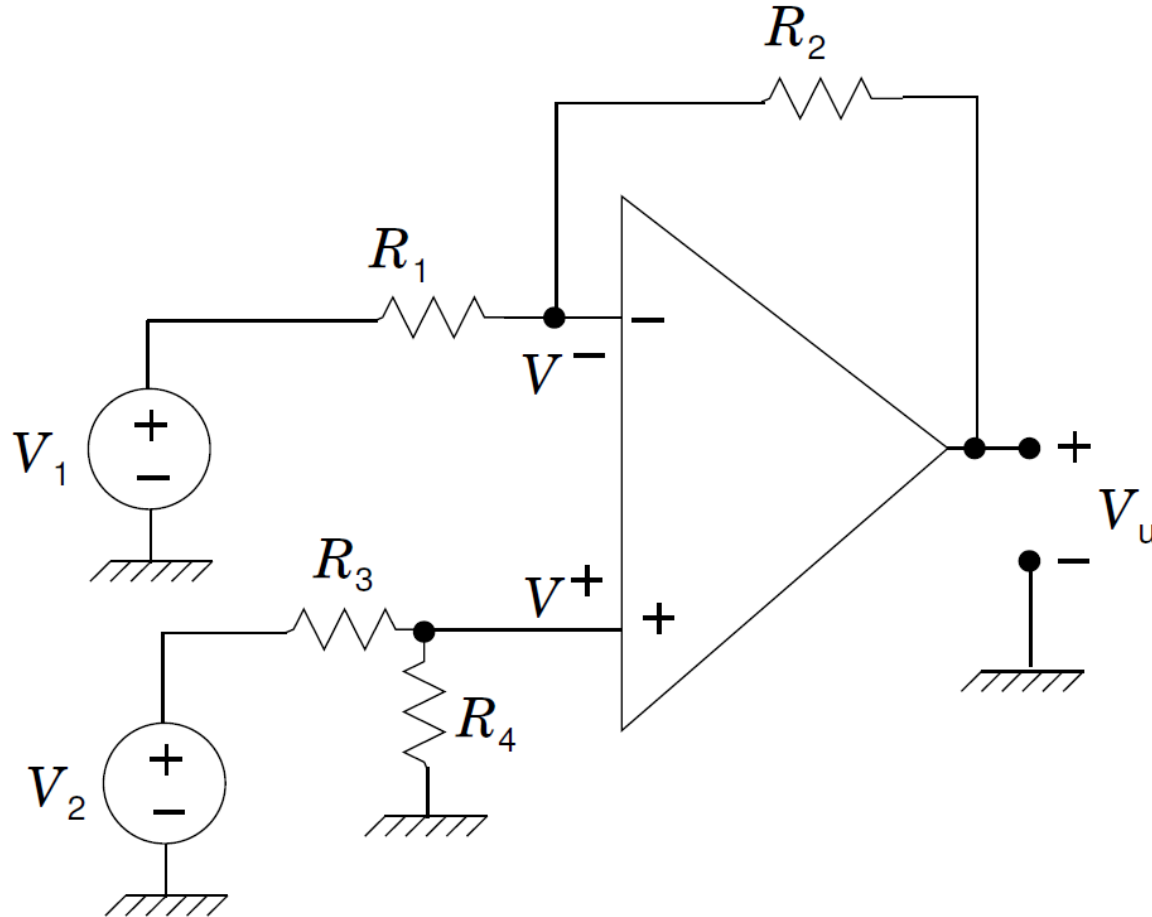


# Amplificatore non invertente - Buffer



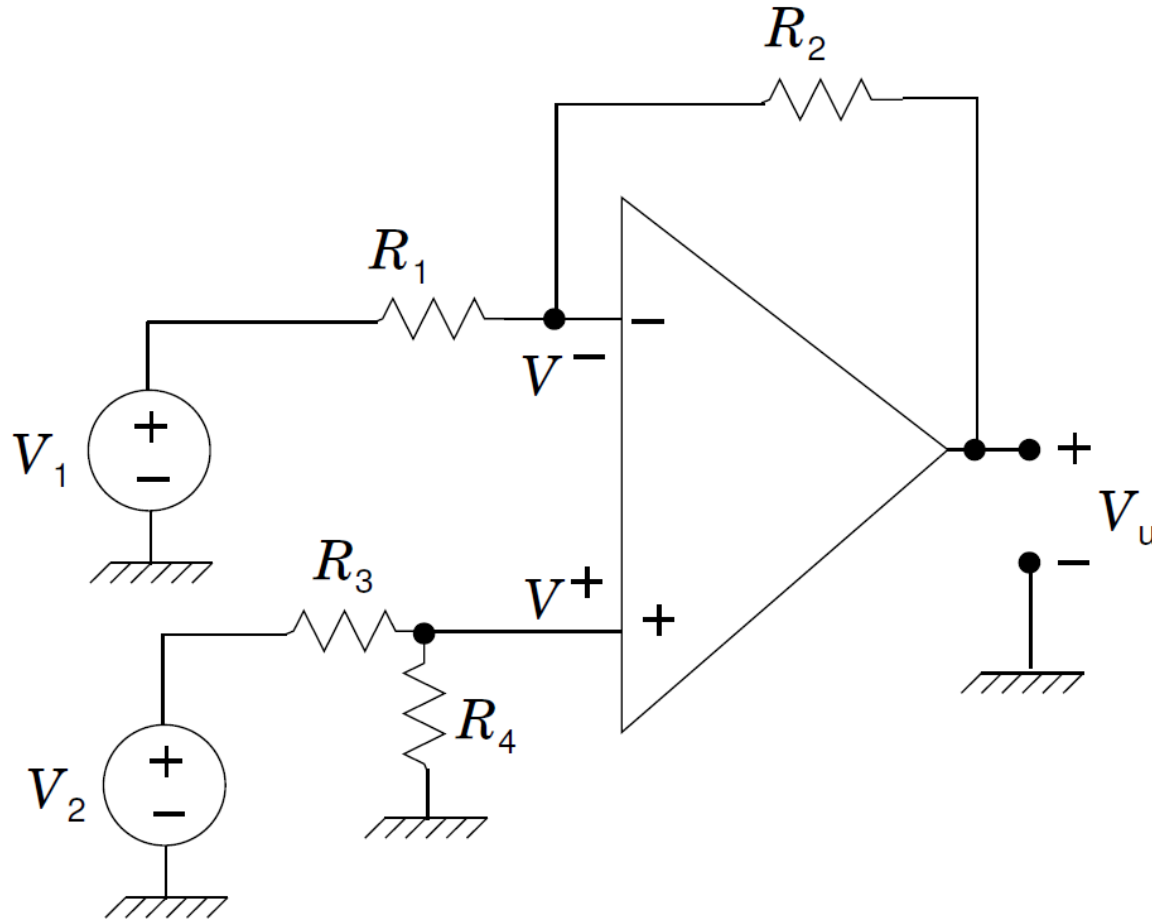
# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)

Necessità di disporre di un amplificatore differenziale il cui guadagno sia finito, predicibile e stabile





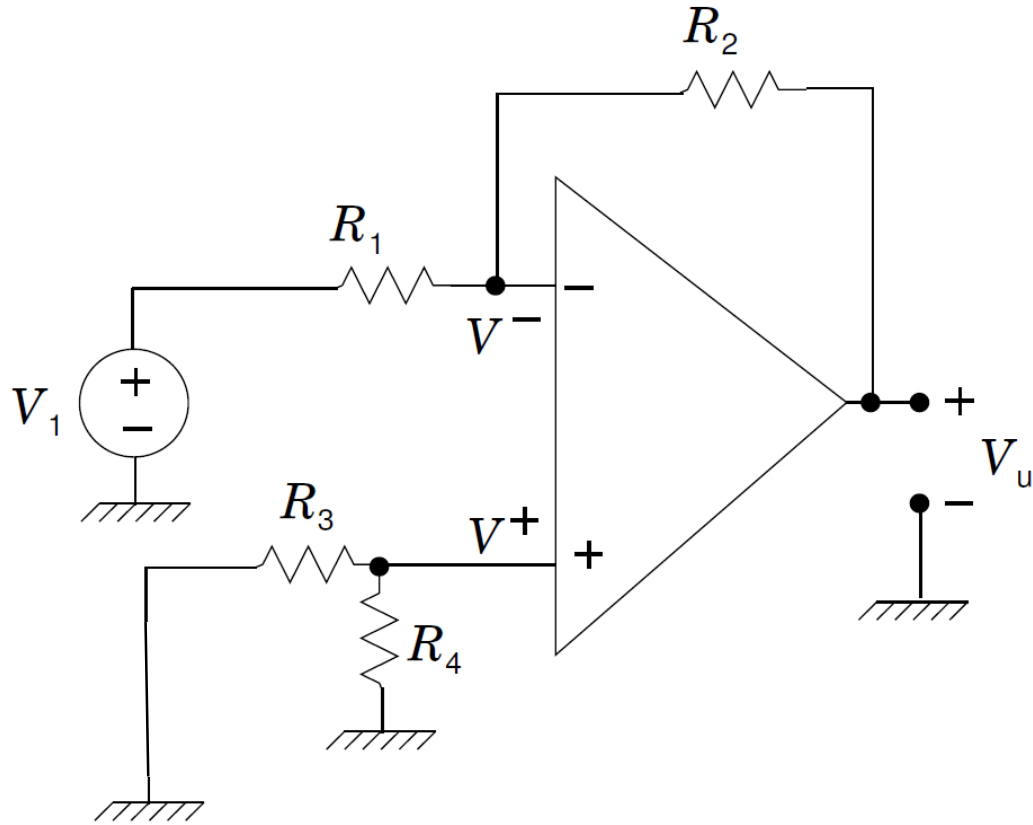
# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)



L'analisi del circuito impiega:

1. Metodo del corto circuito virtuale (c.c.v.)
2. Principio di sovrapposizione degli effetti

# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)



$$V_2 = 0$$

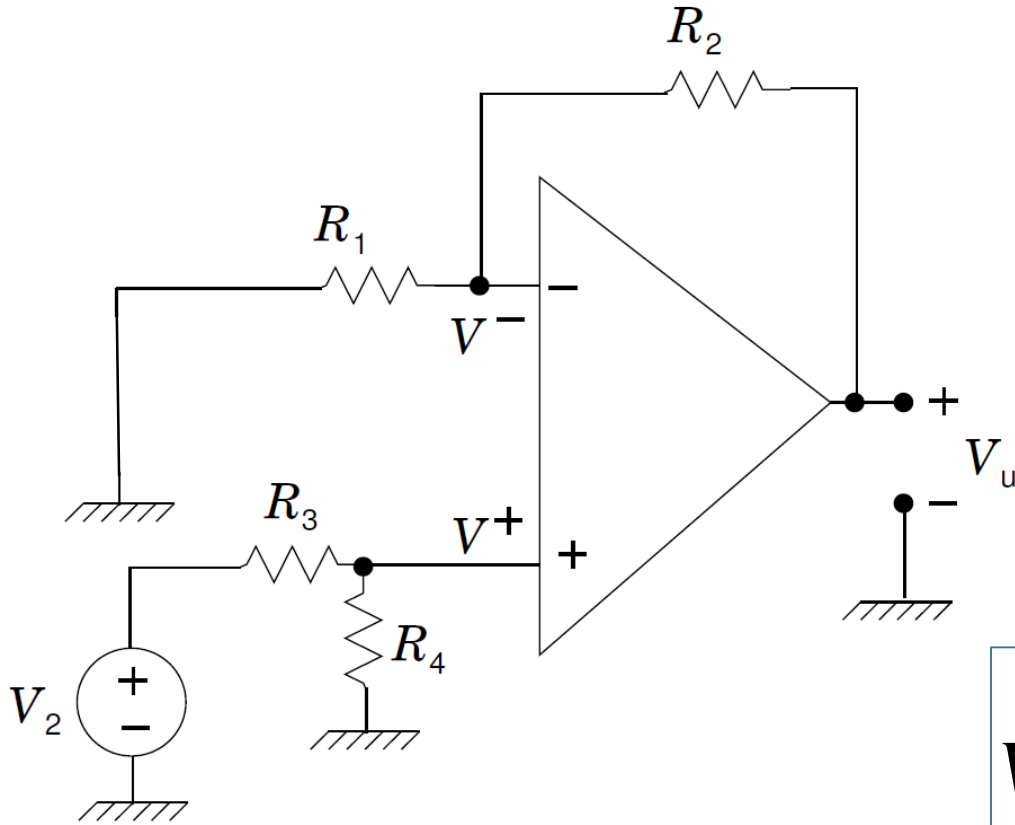
$$V^+ = 0$$

La configurazione è analoga a quella di un  
amplificatore invertente

$$V_{u1} = -\frac{R_2}{R_1} V_1$$

# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)

$$V_1 = 0$$



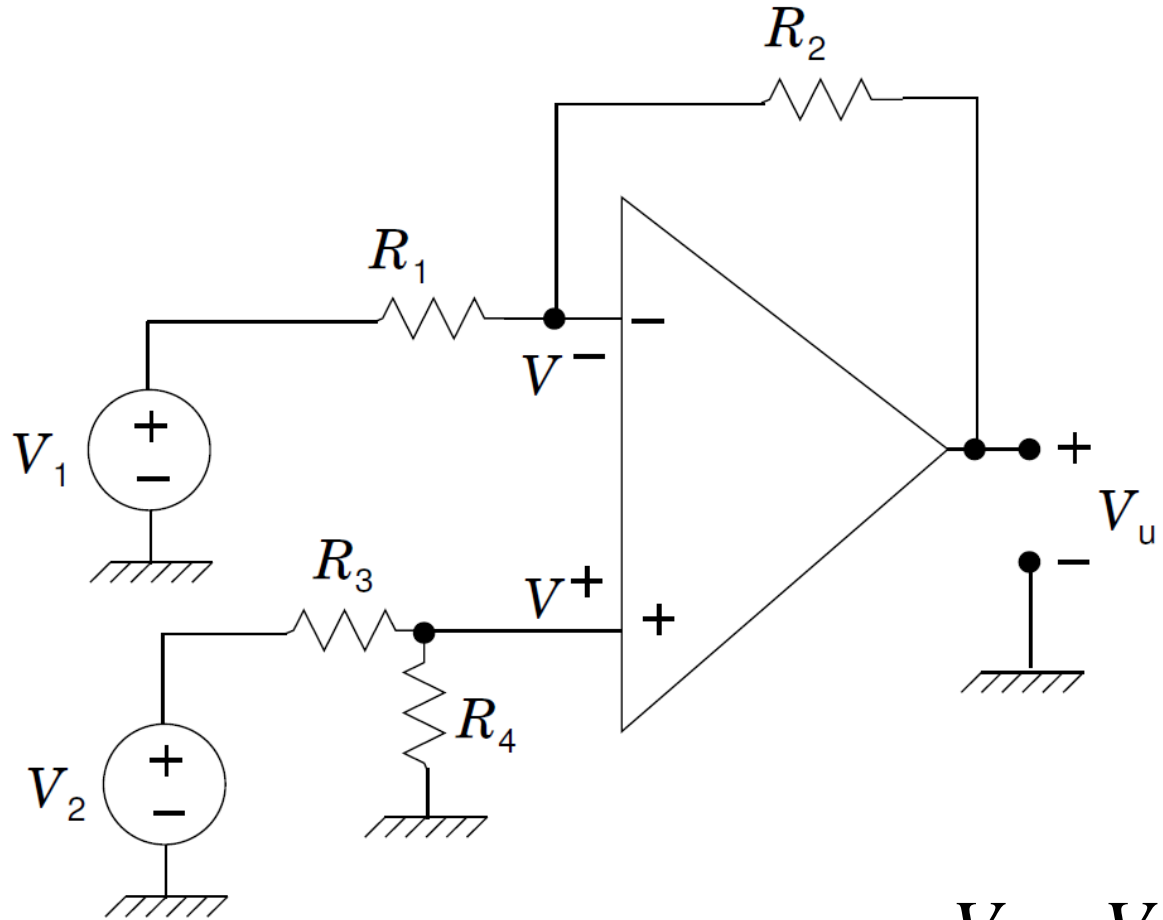
La configurazione è analoga a quella di un amplificatore non invertente

c.c.v.  $i^+ = 0$   $V^+ = V_2 \frac{R_4}{R_3 + R_4}$



$$V_{u2} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V^+ = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_2$$

# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)

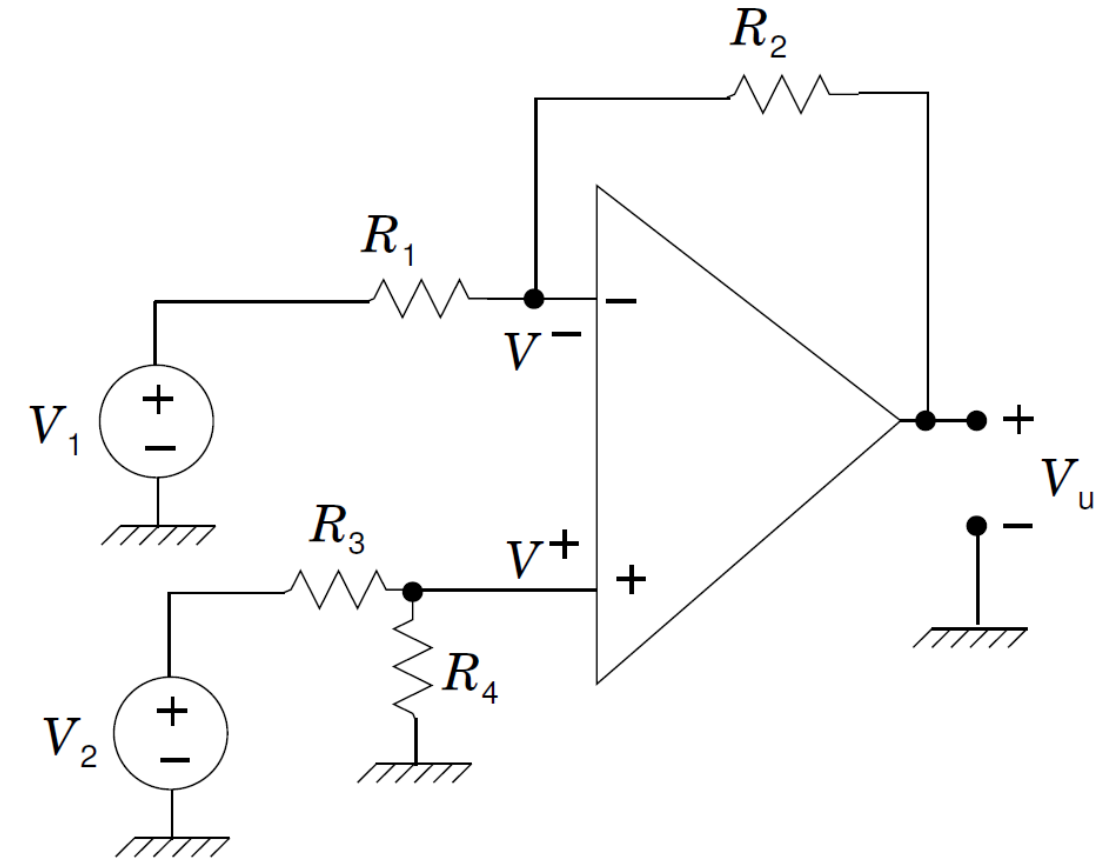


$$V_{u1} = -\frac{R_2}{R_1} V_1$$

$$V_{u2} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_2$$

$$V_u = V_{u1} + V_{u2} = -\frac{R_2}{R_1} V_1 + \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_2$$

# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)



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

Imponiamo che la tensione di uscita sia nulla nel caso in cui le due tensioni di ingresso siano uguali

$$V_1 = V_2 \rightarrow V_u = 0$$

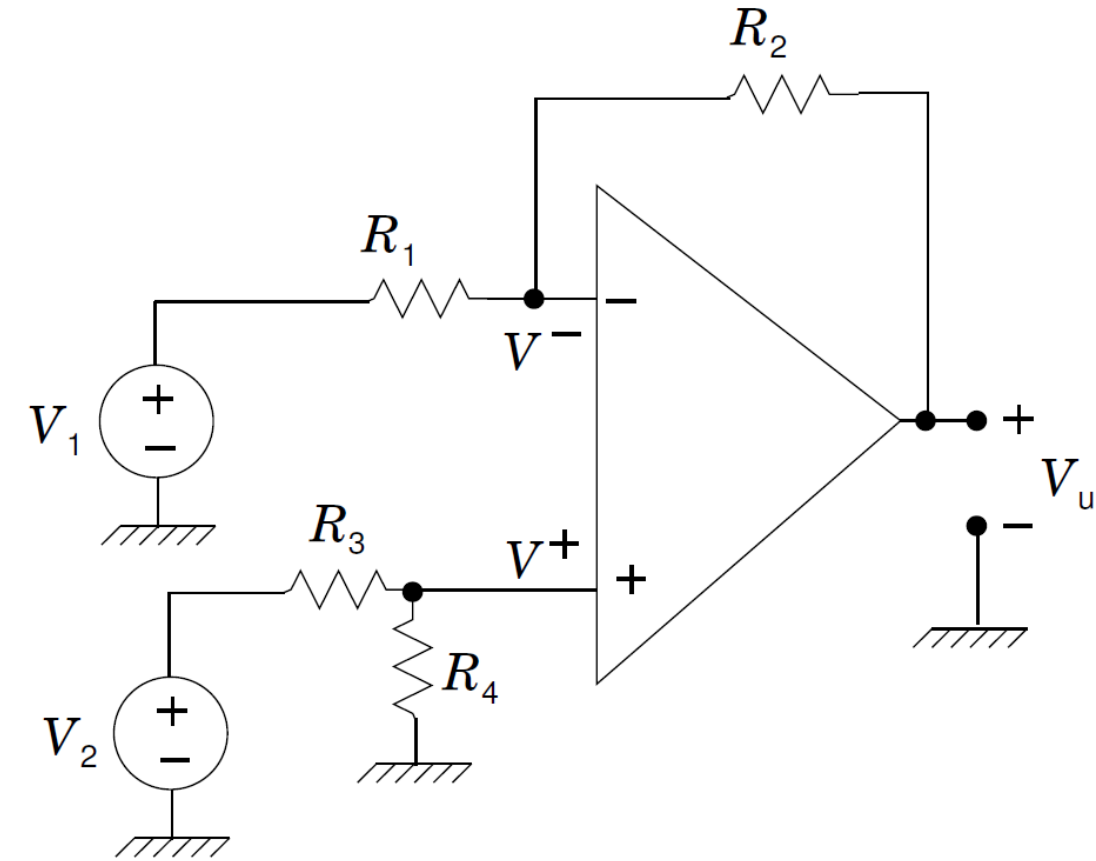
$$\frac{R_2}{R_1} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4}$$

$$\frac{R_3 + R_4}{R_4} = \frac{R_1 + R_2}{R_1} \frac{R_1}{R_2}$$

$$1 + \frac{R_3}{R_4} = 1 + \frac{R_1}{R_2}$$

$$\boxed{\frac{R_3}{R_4} = \frac{R_1}{R_2}}$$

# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)



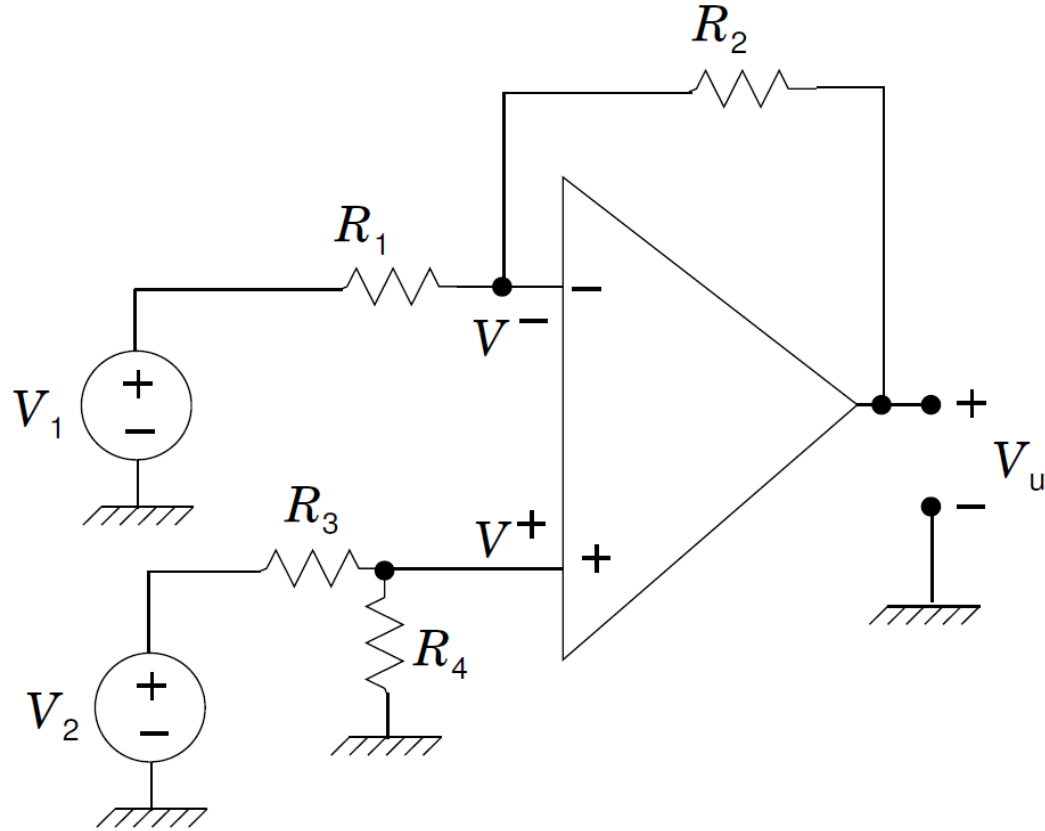
$$V_u = -\frac{R_2}{R_1} V_1 + \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_2$$

$$\boxed{\frac{R_3}{R_4} = \frac{R_1}{R_2}}$$

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

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

# Amplificatore differenziale (amplificatore di differenza)



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

$$\frac{R_3}{R_4} = \frac{R_1}{R_2}$$

$$V_u = -\frac{R_2}{R_1} V_1 + \frac{R_2}{R_1} V_2$$

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

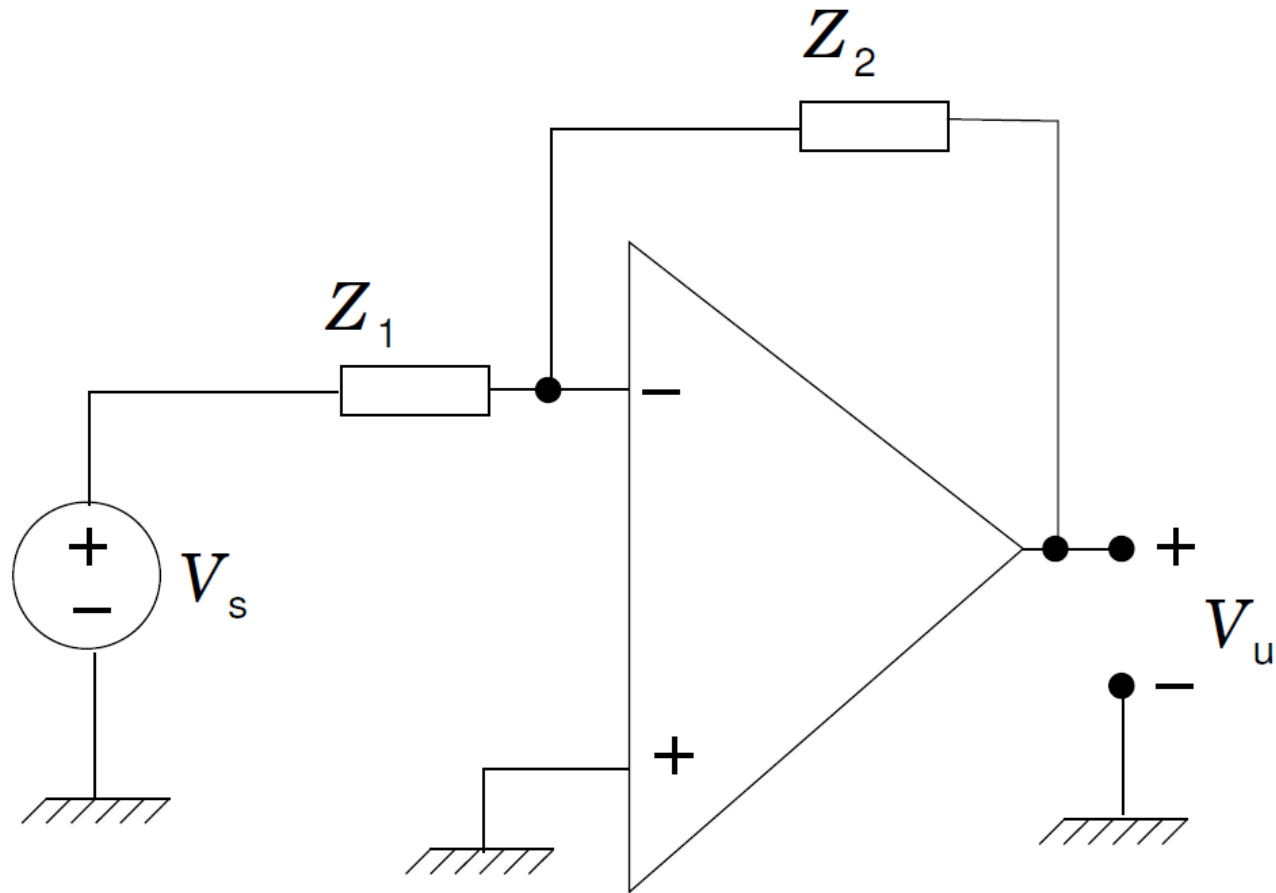
$$\begin{cases} A_d = \frac{R_2}{R_1} \Rightarrow CMRR \rightarrow \infty \\ A_c = 0 \end{cases}$$

$$R_{i1}|_{V_2=0} = R_1$$

$$R_{i2}|_{V_1=0} = R_3 + R_4$$

$$R_{out} \approx 0$$

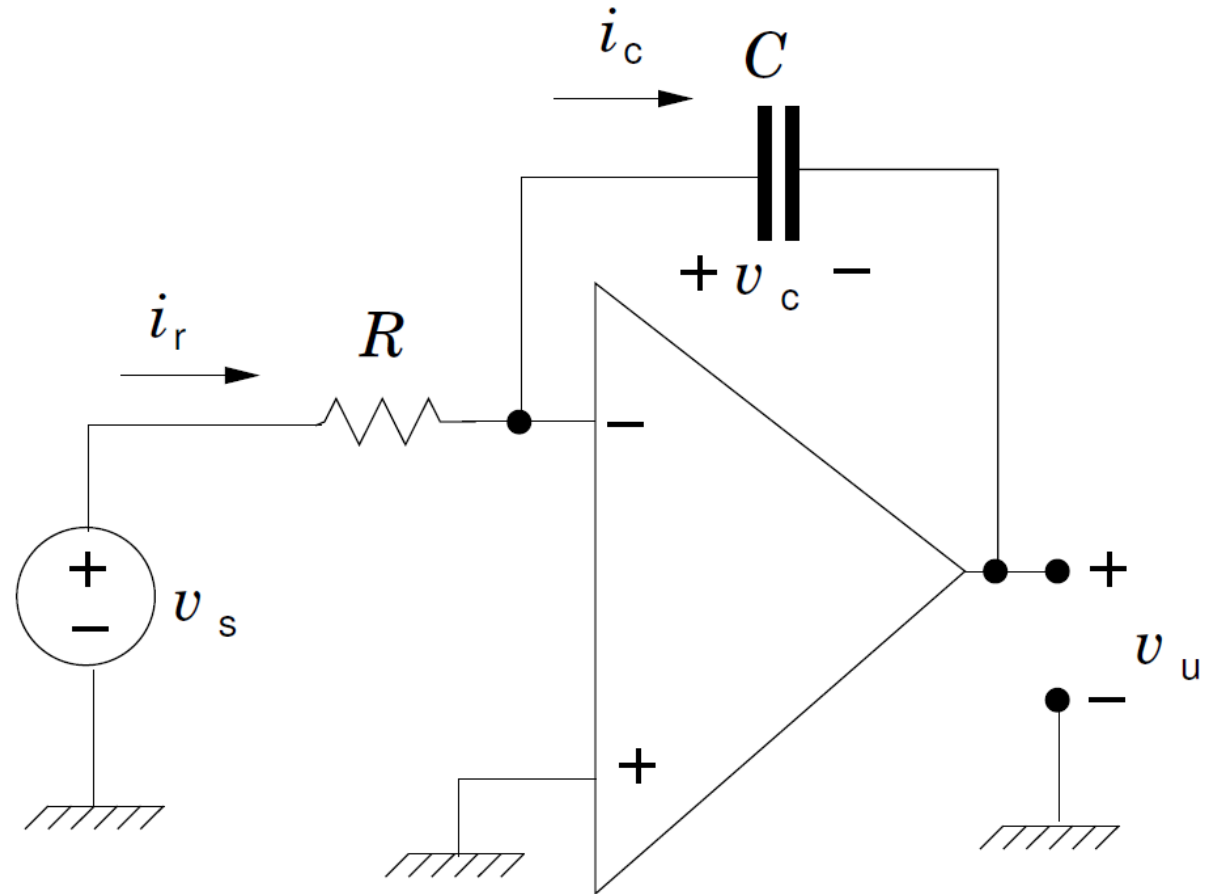
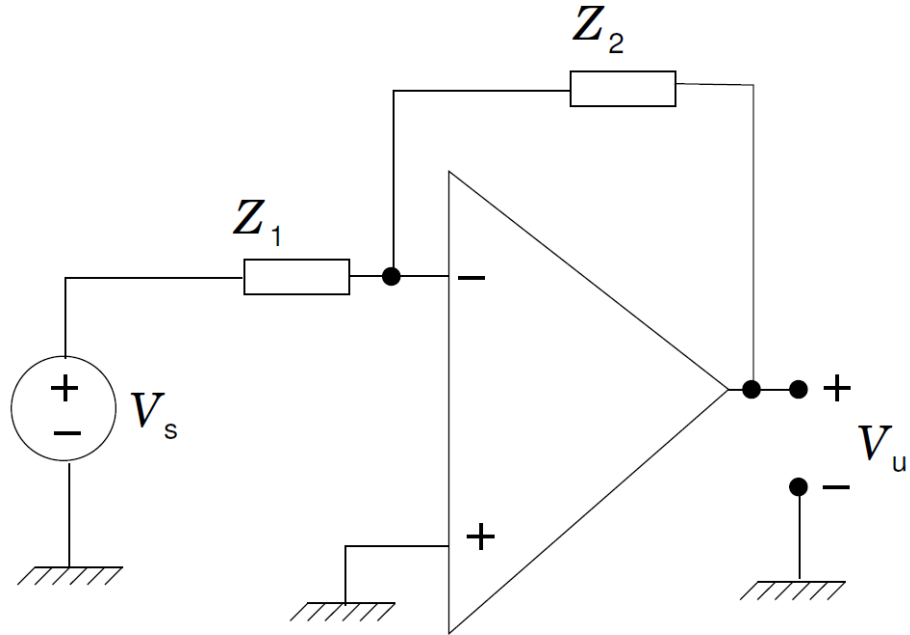
# Integratore di Miller



$$\frac{V_u(s)}{V_s(s)} = -\frac{Z_2}{Z_1}$$



# Integratore di Miller

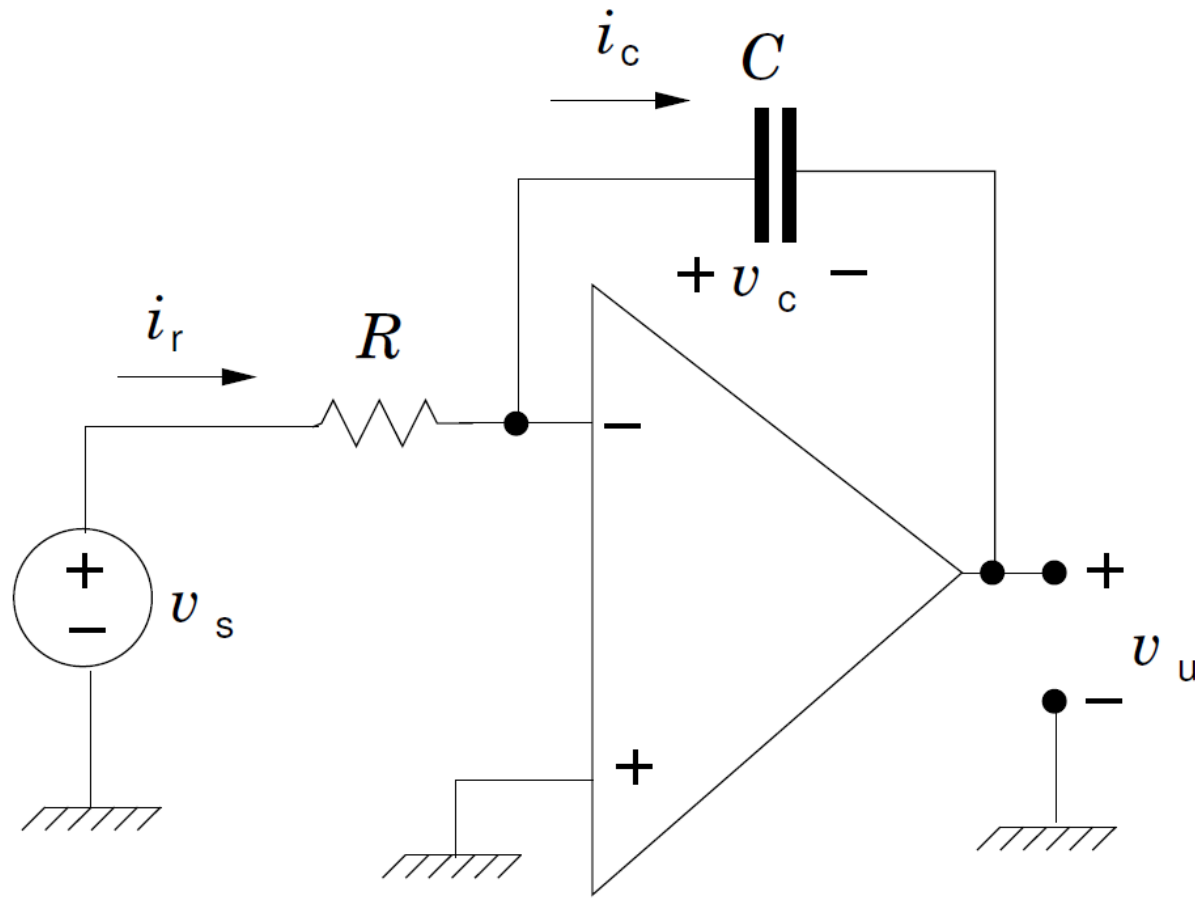


$$Z_1 = R \qquad Z_2 = \frac{1}{Cs}$$

$$\frac{V_u(s)}{V_s(s)} = -\frac{Z_2}{Z_1}$$

$$\frac{V_u(s)}{V_s(s)} = -\frac{1}{RCs} \quad \longleftrightarrow \quad v_u(t) = -\frac{1}{RC} \int_0^t v_s(\tau) d\tau + v_u(0)$$

# Integratore di Miller



$$\text{c.c.v. } V^- = V^+ = 0 \quad \Rightarrow \quad i_r = \frac{v_s}{R}$$

$$\text{c.c.v. } i^- = 0 \quad \Rightarrow \quad i_c = i_r = \frac{v_s}{R}$$

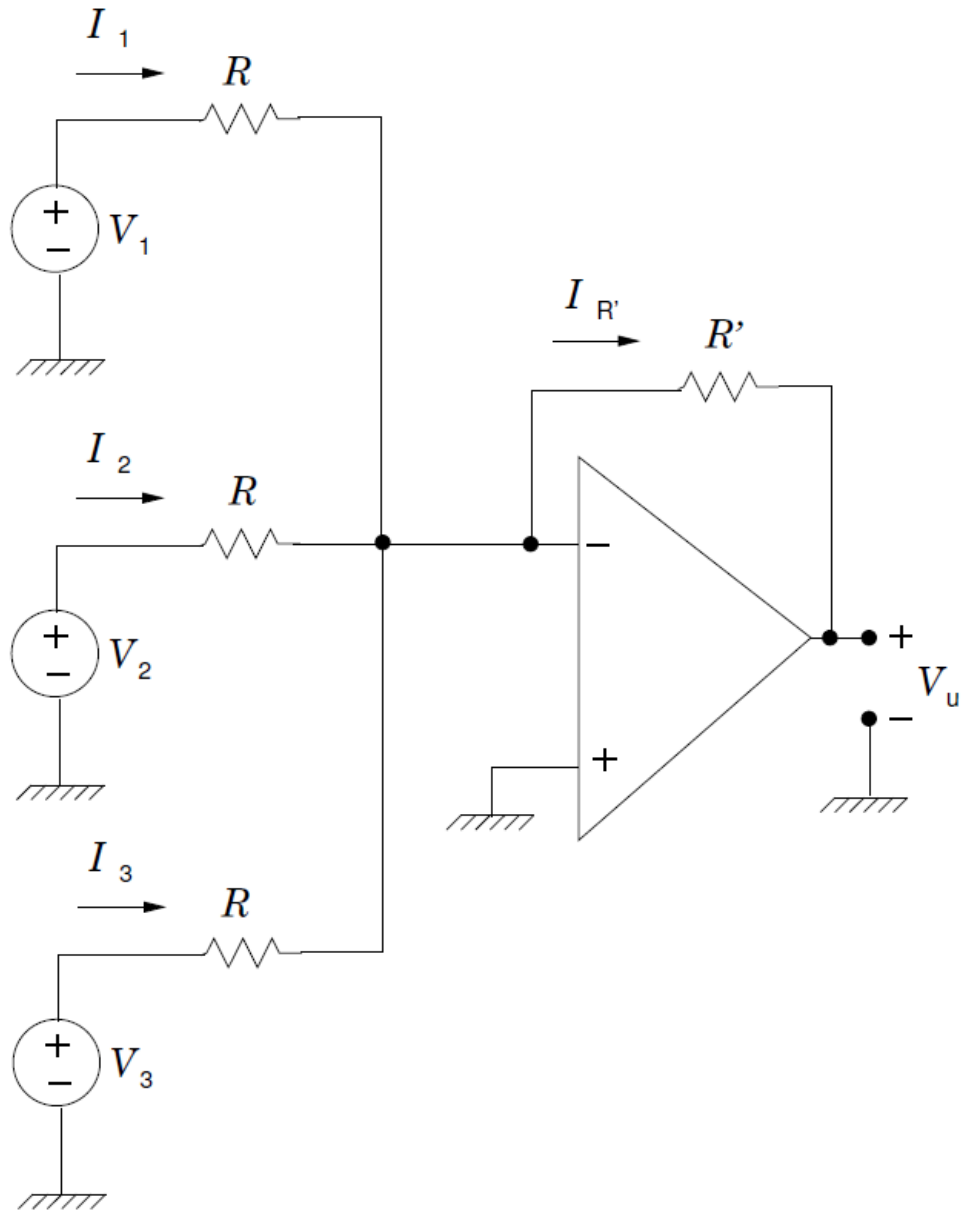
$$\begin{cases} i_c = C \frac{dv_c}{dt} \Rightarrow \frac{dv_u}{dt} = -\frac{i_c}{C} \\ v_u = -v_c \end{cases}$$

$$\frac{dv_u}{dt} = -\frac{v_s}{RC}$$

Il circuito non è stabile sulla base del criterio BIBO (Bounded Input – Bounded Output)

$$v_u(t) = -\frac{1}{RC} \int_0^t v_s(\tau) d\tau + v_u(0)$$

# Sommatore



c.c.v.  $V^- = V^+ = 0$



$$I_1 = \frac{V_1}{R} \quad I_2 = \frac{V_2}{R} \quad I_3 = \frac{V_3}{R}$$

c.c.v.  $i^- = 0 \quad \Rightarrow \quad I_{R'} = I_1 + I_2 + I_3$

$$V_u = -R' I_{R'} = -R' (I_1 + I_2 + I_3)$$

$$V_u = -\frac{R'}{R} (V_1 + V_2 + V_3)$$