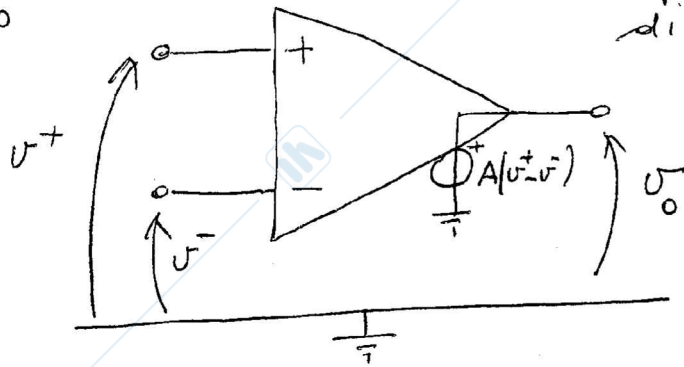


# AMPLIFICATORE OPERAZIONALE

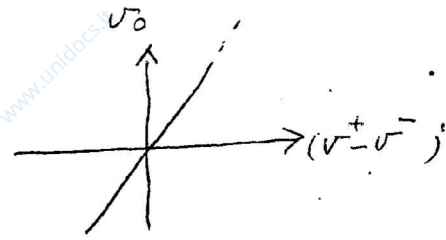
2 porte di ingresso

1 porta di uscita



## Modello ideale

1)  $v_0 = A(v^+ - v^-)$



2)  $i^+ = i^- = 0 \Leftrightarrow R_{in} = \infty$  RES. DI INGRESSO  $\infty$

3)  $\Leftrightarrow R_{out} = 0$

GENERATORE IDEALE DI TENSIONE IN USCITA

4)  $A$  è indipendente dalla frequenza

$\left  \frac{v_{out}}{v^+ - v^-} \right $	$ A $
$\omega$	

5) Si assume  $A \rightarrow \infty (!)$  ( $A = 10^5$  è un valore tipico)

Oss. 1

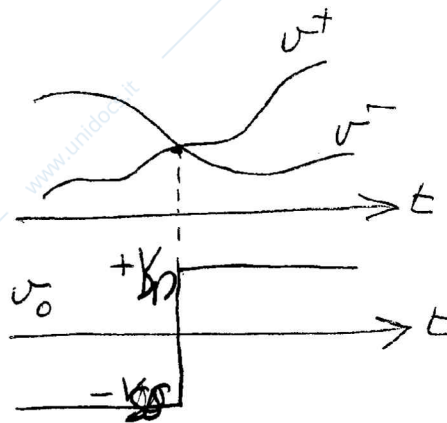
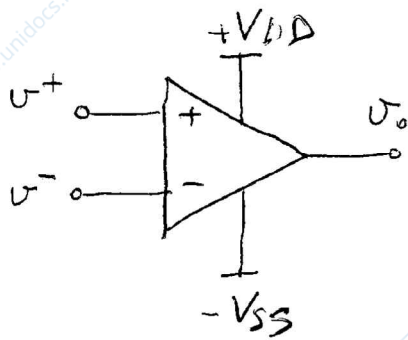
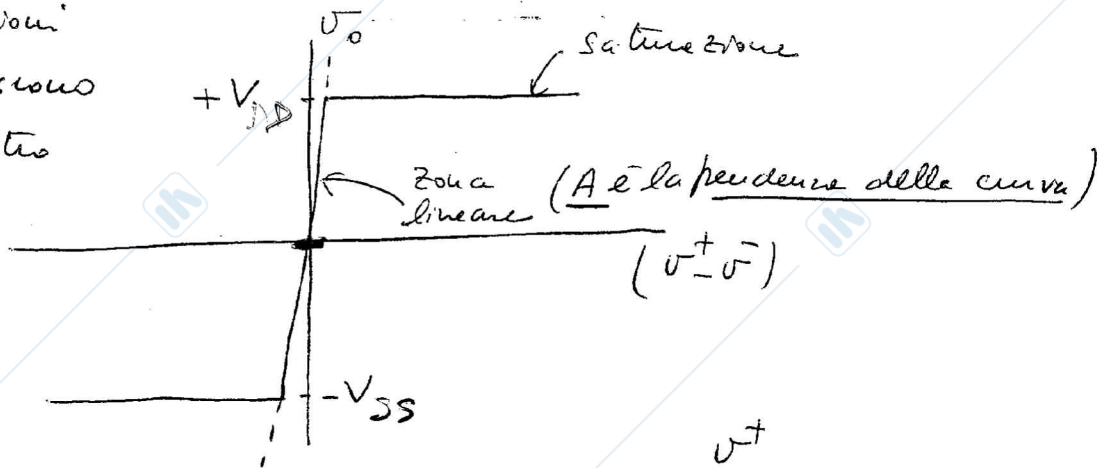
$v^+ = v^- = v_{ic}$  applico una tensione comune agli ingressi

$\rightarrow v_0 = A(v^+ - v^-) = 0$

L'OPAMP è SENSIBILE AD UNO SBILANCIAMENTO TRA GLI INGRESSI (INGRESSO DIFFERENZIALE) MENTRE È IDEALMENTE INSENSIBILE AD UNA TENSIONE COMUNE AI 2 INGRESSI (INGRESSO COMUNE).

# OP-AMP COME COMPARATORE

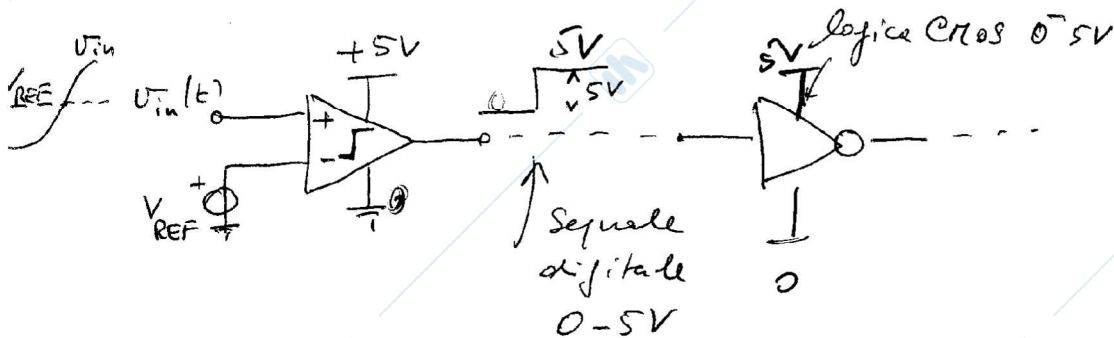
Le alimentazioni  $V_{DD}$  ( $+V$ ) e  $V_{SS}$  ( $-V$ ) definiscono l'intervallo entro cui  $v_o$  può variare.



L'op-amp opera in uno dei 2 stati di saturazione a seconda del segno di  $(v^+ - v^-)$ .

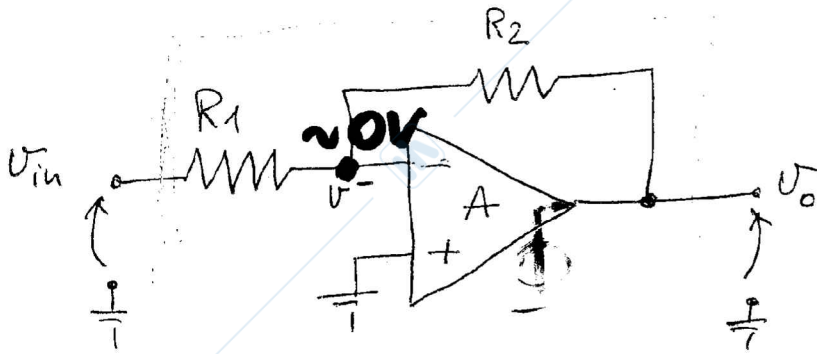
La zona lineare rappresenta una zona di ricorrenza, che tende a scomparire per  $A \rightarrow \infty$ .

Uso in un circuito logico:



# OP-AMP COME AMPLIFICATORE

## ① Configurazione INVERTENTE



$$\begin{cases} v_o = A(v^+ - v^-) = -A(v^-) \rightarrow v^- = -\frac{v_o}{A} \\ \frac{v_{in} - v^-}{R_1} = \frac{v^- - v_o}{R_2} \quad (\text{LKC}) \end{cases} \quad \text{elimino } v^-$$

$$\frac{v_{in}}{R_1} - \left(-\frac{v_o}{A}\right) \frac{1}{R_1} = -\frac{v_o}{A} \frac{1}{R_2} - \frac{v_o}{R_2} \quad \text{da cui:}$$

$$\frac{v_o}{v_{in}} = \left(-\frac{R_2}{R_1}\right) \frac{1}{1 + \frac{1}{\left(\frac{A R_1}{R_1 + R_2}\right)}} \xrightarrow{A \rightarrow \infty} \left(-\frac{R_2}{R_1}\right)$$

GUADAGNO "IDEALE"

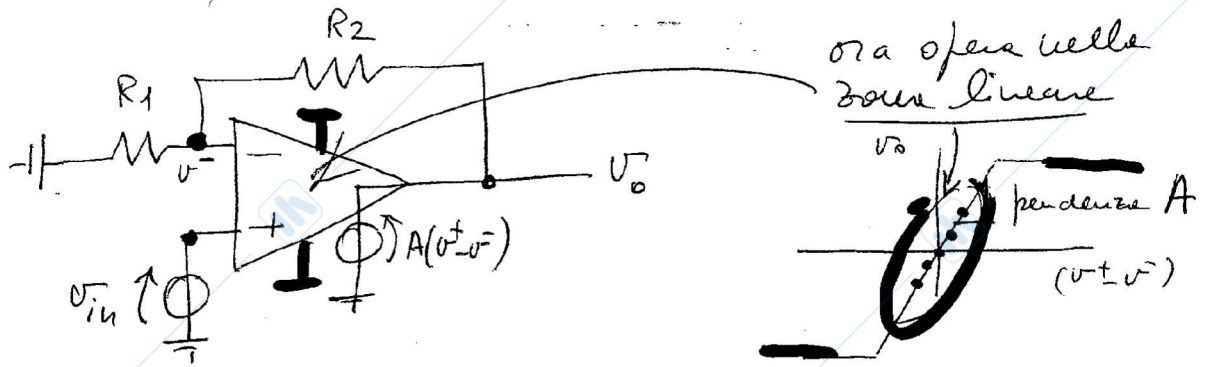
Oss. 1 Guadagno ideale negativo

$$\left| \frac{v_o}{v_{in}} \right| \geq 1 \quad \text{a seconda del rapporto } R_2/R_1$$

Oss. 2  $\frac{v^-}{v_{in}} = -\frac{1}{A} \left(\frac{v_o}{v_{in}}\right) \xrightarrow{A \rightarrow \infty} 0$  MASSA VIRTUALE

Oss. 3  $\frac{v_o}{v_{in}} = \underbrace{G_{ideale}}_{\lim_{A \rightarrow \infty} \frac{v_o}{v_{in}}} \cdot \frac{1}{1 - \frac{1}{\underbrace{G_{loop}}_{?}}}$  ? lo vediamo dopo

## ② CONFIGURAZIONE NON - INVERTENTE



$$\begin{cases} v_0 = A(v_{in}^+ - v^-) \rightarrow v^- = v_{in} - \frac{v_0}{A} \\ \frac{v^-}{R_1} = \frac{v_0 - v^-}{R_2} \quad (\text{LKE}) \end{cases} \quad \text{elimino } v^-$$

$$\frac{v_{in}}{R_1} - \frac{v_0}{AR_1} = \frac{v_0}{R_2} - \frac{v_{in}}{R_2} + \frac{v_0}{AR_2}$$

$$\left[ \frac{v_0}{v_{in}} = \left( \frac{R_1 + R_2}{R_1} \right) \frac{1}{1 + \frac{1}{\frac{A R_1}{R_1 + R_2}}} \right] \xrightarrow{A \rightarrow \infty} \frac{R_1 + R_2}{R_1} = \left( 1 + \frac{R_2}{R_1} \right) \quad \underline{G_{IDEALE}}$$

Gloop: è lo stesso denominatore del prima

Oss. 1  $\frac{v_0}{v_{in}}$  positivo e  $> 1$

Nel caso  $\frac{v_0}{v_{in}} \gg 1 \iff R_2/R_1 \gg 1 \Rightarrow |G_{id(inv)}| \approx |G_{id(non\ inv)}|$

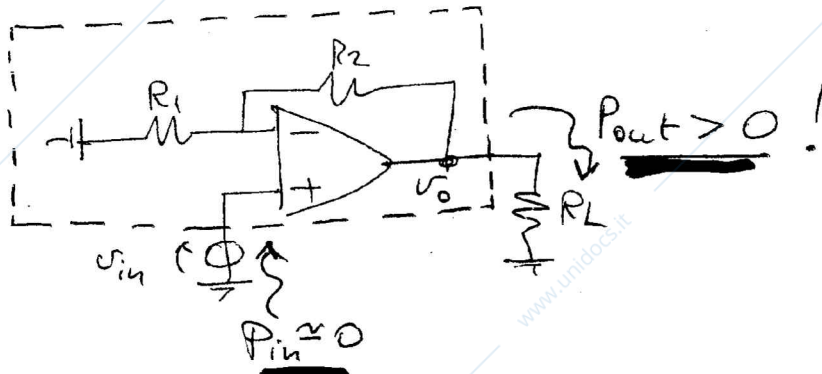
Oss. 2  $\frac{v^-}{v_{in}} = 1 - \left( \frac{1}{A} \frac{v_0}{v_{in}} \right) \xrightarrow{A \rightarrow \infty} 1$

cioè  $v^- \rightarrow v^+ = v_{in}$

CONTATTO VIRTUALE

## Osservazioni

1. L'op-amp è un circuito attivo in grado di eseguire una amplificazione di potenza (non come un trasformatore!)



2. Il guadagno  $v_o/v_{in}$  delle configurazioni invertente e non-invertente dipende dal rapporto  $R_2/R_1$  e, per  $A \rightarrow \infty$ , non dipende dall'op-amp (!)

3. MASSA e CONTATTO VIRTUALE

$$(v^+ - v^-) \rightarrow 0$$

PER ENTRAMBE LE CONFIGURAZIONI

Questo risultato discende da  $A \rightarrow \infty$  e non dall'ipotesi

$$R_{in}^+ = R_{in}^- \rightarrow \infty !$$



QUESTE PROPRIETA' SONO BEN COMPRESSE NELL'AMBITO DELLA TEORIA DEI CIRCUITI RETROAZIONATI