

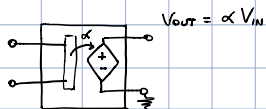
Amplificatore

Circuito in cui un segnale applicato attraverso una porta d'ingresso viene amplificato e fornito all'esterno attraverso una porta di uscita

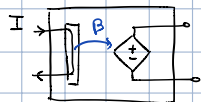


simbolo

=>



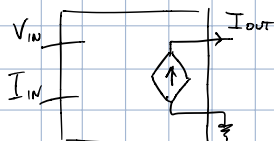
$$\alpha = \frac{[V]}{[V]} = [-]$$



TRANSRESISTENZA

$$V_{OUT} = \beta I_{IN}$$

$$\beta = \frac{[V]}{[A]} = [\Omega]$$



TRANSCONDUTTANZA

$$I_{OUT} = \gamma \cdot V_{IN}$$

$$\gamma = \frac{[A]}{[V]} = [S] = [\text{Siemens}]$$

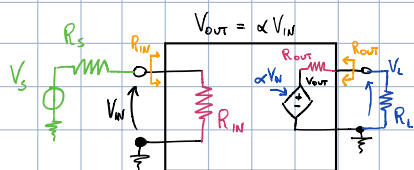
$$I_{IN} = \delta I_{IN}$$

$$\delta = \frac{[A]}{[A]} = [-]$$

NON IDEALITÀ DELL'AMPLIFICATORE

- In uscita il generatore non è ideale ma ha una R_{OUT} in serie
- L'ingresso non ha un'impedenza infinita ma ha una R_{IN} ai morsetti

Impatto delle resistenze sull'amplificatore



Anche il generatore V_S non è ideale: R_S in serie. Tra $(R_S + R_{IN})$ e $(R_{OUT} + R_L)$ si creano delle partizioni e ho una perdita. Dal partitore:

$$V_{IN} = V_S \frac{R_{IN}}{R_{IN} + R_S}$$

teude a 1 solo se $R_{IN} \rightarrow \infty$ o $R_S \rightarrow 0$

ideale: $R_{IN} = \infty$
reale: $R_{IN} < \infty$

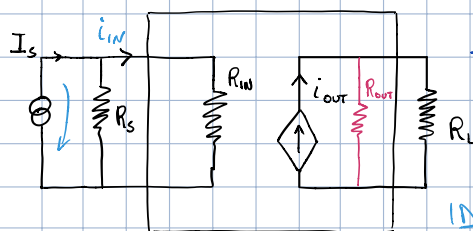
Stesso discorso all'uscita, sul carico:

$$V_L = V_{OUT} \frac{R_L}{R_L + R_{OUT}}$$

ID. $R_{OUT} = 0$
REALE: $R_{OUT} > 0$

$R_L \rightarrow \infty$ ha un'uscita flottante, non eroga potenza e non serve a nulla

Caso Norton: amplificatore di corrente (non idealità: R in parallelo ai generatori)



$$i_{OUT} = \delta i_{IN}$$

$$I_{IN} = I_S \frac{R_S}{R_S + R_{IN}}$$

$$I_L = I_{OUT} \frac{R_{OUT}}{R_{OUT} + R_L}$$

ID => $R_{IN} = 0$
Reale $R_{IN} > 0$

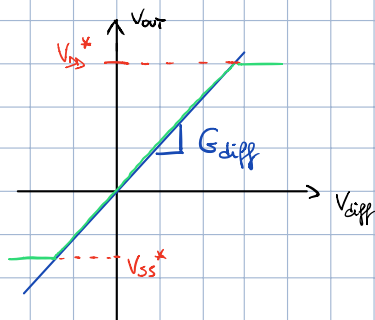
$$R_{OUT}|_{ID} = \infty$$

Amplificatore operazionale

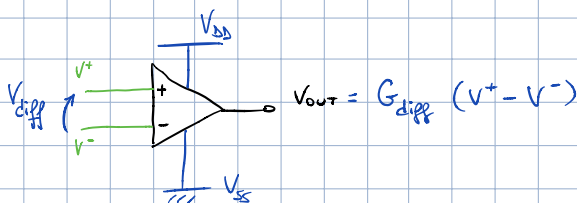
Usato per fare operazioni matematiche sui segnali. È un amplificatore differenziale (fa una differenza) con un'uscita e due ingressi denominati "+" e "-" il "+" non invertente e "-" invertente.

V_{diff}  $V_{out} = G_{diff} (V^+ - V^-)$ con G_{diff} guadagno differenziale (molto grande)

Caratteristica statica ideale



Alimentato tra V_{DD} e V_{SS}



* **Non idealità**: l'uscita dell'operazionale è confinata tra le alimentazioni V_{DD} e V_{SS}

Un altro guadagno G_{CM} V_{out} al valor medio di V^+ e V^- :

$$V_{out} = G_{CM} \left(\frac{V^+ + V^-}{2} \right)$$

guadagno di modo comune

Es. $V^+ - V^- = 1 \text{ mV}$, $G_{diff} = 10^3 \rightarrow V_{out} = 1 \text{ V}$
 $V^+ = 3,001 \text{ V}$, $V^- = 3,000 \text{ V}$ ma posso traslare il Δ attorno a qualsiasi altro valore

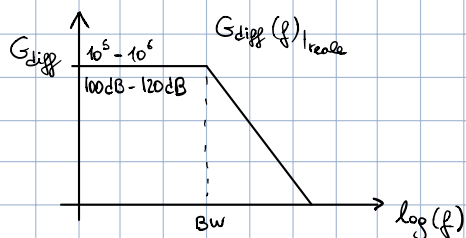
Nel caso di **OPAMP ideale** il $G_{diff} = \infty$ e $G_{CM} = 0$

$\frac{G_{diff}}{G_{CM}} = \text{CMRR}$ (Common Mode Rejection Ratio) nel caso **ideale** deve essere $\text{CMRR} \approx \infty$

Se $G_{diff} \gg G_{CM}$ vuol dire che l'effetto dominante sull'uscita ce l'ha la differenza e non il valore medio.

Invece, le resistenze dell'OPAMP ai morsetti +, -, out:

$$\left. \begin{aligned} R_{in+} &= R_{in-} = \infty \\ R_{out} &= 0 \\ i_{in} &= 0 \\ V_{DD} &= +\infty, V_{SS} = -\infty, \text{CMRR} = \infty \end{aligned} \right\} \text{IDEALE}$$



Con $R_{out} = 0$, nel caso **ideale**, significa che riesce a fornire la tensione indipendentemente dal carico.

Anche la **banda passante**, nel caso **ideale**, è infinita con un guadagno molto alto.