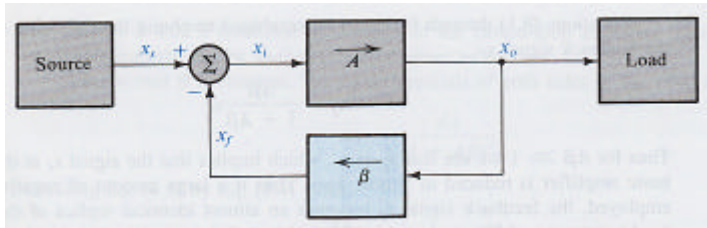


## Circuiti in retroazione

- I circuiti in retroazione hanno la seguente topologia:



$$x_o = A x_i = A(x_s - x_f) = A(x_s - \beta x_o)$$



$$x_o = \frac{A}{1 + Ab} x_s$$

$$A_f = \frac{A}{1 + Ab}$$

Benini & Lanzoni 2002



## Retroazione: nomenclatura

- Si definiscono le seguenti quantità:

**$b$**  Fattore di retroazione

**$Ab$**  Guadagno ad anello aperto

**$1 + Ab$**  Grado di retroazione

**$A_f = \frac{A}{1 + Ab}$**  Guadagno ad anello chiuso

Benini & Lanzoni 2002



## Circuiti in retroazione

- Si distinguono due casi:

$$|1 + A\mathbf{b}| > 1 \quad \text{Retroazione } \mathbf{negativa} \quad \Rightarrow \quad A_f < A$$

$$|1 + A\mathbf{b}| < 1 \quad \text{Retroazione } \mathbf{positiva} \quad \Rightarrow \quad A_f > A$$

Benini & Lanzoni 2002



## Proprietà dei circuiti in retroazione negativa

- Desensibilizzazione

$$\frac{dA_f}{dA} = \frac{1}{(1 + A\mathbf{b})^2} \quad \text{E quindi:} \quad \boxed{\frac{dA_f}{A_f} = \frac{1}{(1 + A\mathbf{b})} \frac{dA}{A}}$$

La variazione del guadagno  $A_f$  dell' amplificatore retroazionato è inferiore alla variazione di  $A$ .  
Questo effetto benefico si chiama **desensibilizzazione**.

Benini & Lanzoni 2002



## Proprietà dei circuiti in retroazione negativa

- Estensione della banda

Consideriamo un amplificatore con funzione di trasferimento a singolo polo:

$$A(s) = \frac{A_M}{1 + s / w_H}$$

Per l' amplificatore retroazionato risulta:

$$A_f(s) = \frac{A_M / (1 + A_M b)}{1 + s / w_H (1 + A_M b)} \quad \Rightarrow \quad w_{Hf} = w_H (1 + A_M b)$$

Benini & Lanzoni 2002



## Proprietà dei circuiti in retroazione negativa

- Costanza del prodotto Banda·Guadagno

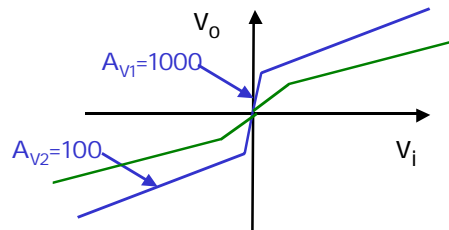
$$A_f = \frac{A}{1 + A b} \quad \Rightarrow \quad w_{Hf} = w_H (1 + A b) \quad \Rightarrow \quad A_f \cdot w_{Hf} = A \cdot w_H$$

Benini & Lanzoni 2002



## Proprietà dei circuiti in retroazione negativa

- Riduzione della distorsione non lineare

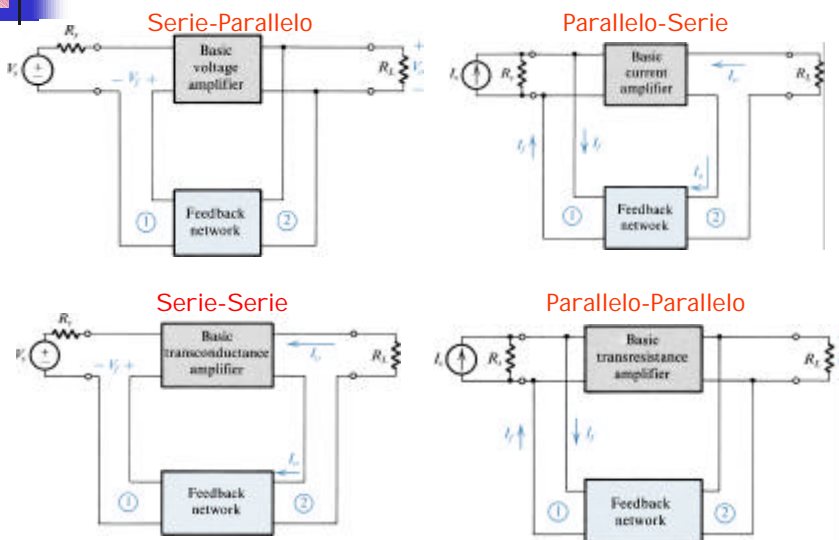


Se  $b = 0.01$  :  $A_{fV1} = 1000 / (1 + 1000 \cdot 0.01) = 90.9$   
 $A_{fV2} = 100 / (1 + 100 \cdot 0.01) = 50$

Benini & Lanzoni 2002



## Circuiti in retroazione: analisi

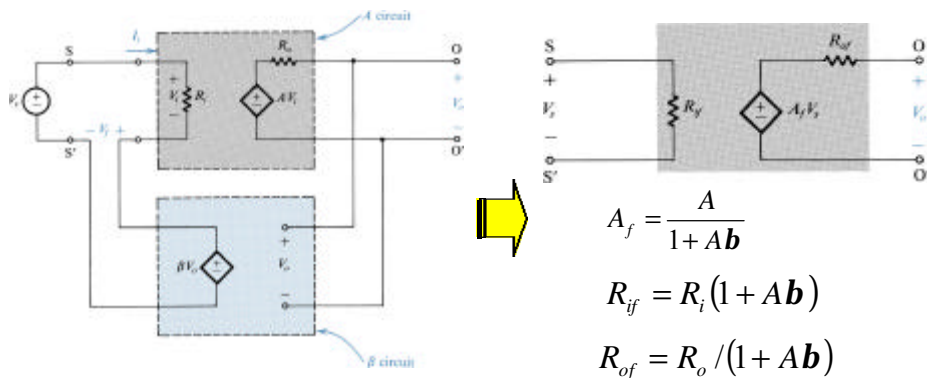


Benini & Lanzoni 2002



## Topologia Serie-Parallelo

### Caso Ideale



Benini & Lanzoni 2002



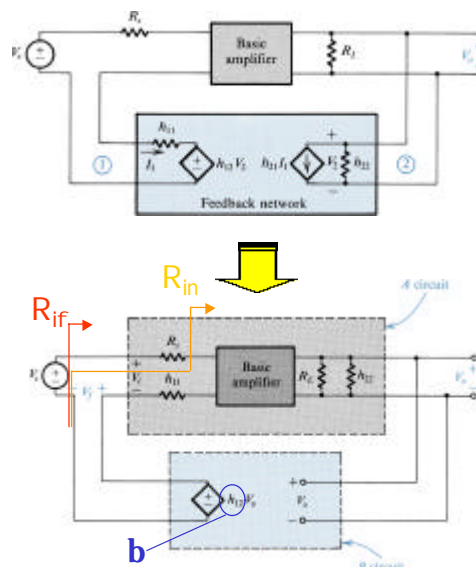
## Topologia Serie-Parallelo

### Caso Reale

$$A_f = \frac{A}{1 + Ab}$$

$$R_{in} = R_{if} - R_s$$

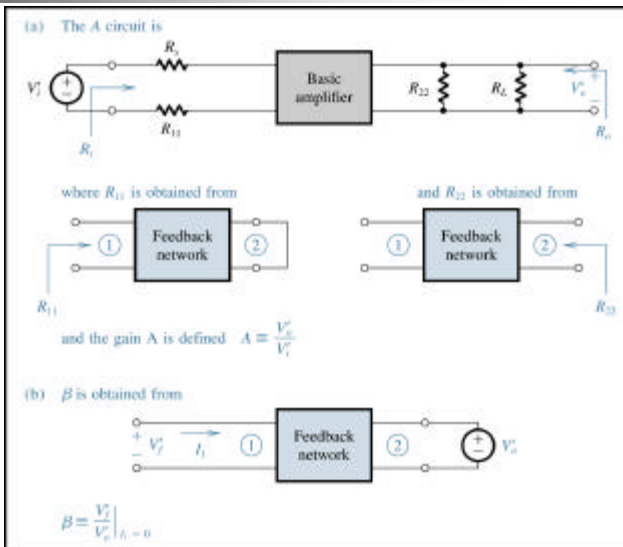
$$R_{out} = 1 / \left( \frac{1}{R_{of}} - \frac{1}{R_L} \right)$$





## Topologia Serie-Parallelo: analisi

Una volta riconosciuta la topologia, semplici regole permettono di analizzare il circuito retroazionato

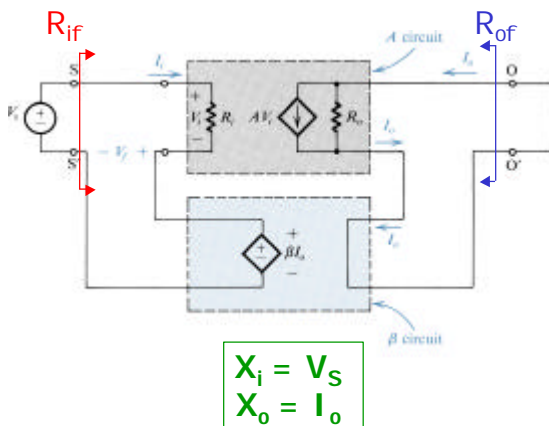


Benini & Lanzoni 2002



## Topologia Serie-Serie

- Tipica degli amplificatori a transconduttanza:



$$A_f = \frac{I_o}{V_S} = \frac{A}{1 + Ab}$$

$$R_{if} = R_i \cdot (1 + Ab)$$

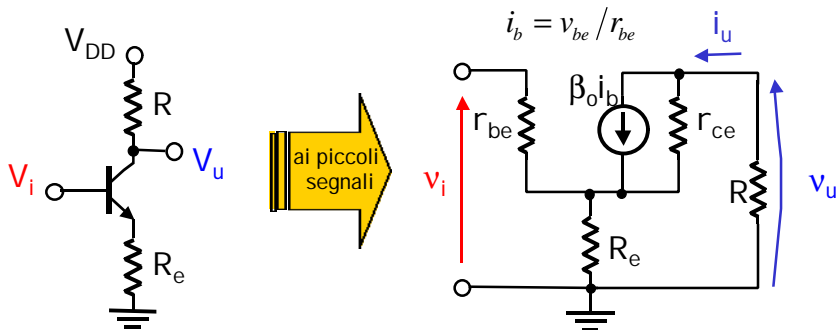
$$R_{of} = R_o \cdot (1 + Ab)$$

Benini & Lanzoni 2002



## Topologia Serie-Serie: un esempio

- Talvolta la retroazione non traspare dalla topologia

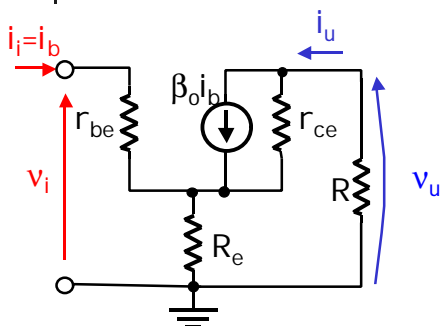


Il modello più adatto in questo caso è quello Serie-Serie

Benini & Lanzoni 2002



## Topologia Serie-Serie: un esempio



$$v_i = (r_{be} + R_e) \cdot i_i + R_e \cdot i_u$$

$$v_u = R_e(i_i + i_u) + r_{ce}(i_u - \beta_0 i_i) = (-\beta_0 r_{ce} + R_e) \cdot i_i + (R_e + r_{ce}) \cdot i_u$$

$$v_u = -R \cdot i_u$$

eliminando  $v_u$  e  $i_i$  si ottiene:

$$i_u = \frac{(\beta_0 r_{ce} - R_e)}{\underbrace{(r_{ce} + R + R_e)(r_{be} + R_e)}_A} \cdot (v_i - \underbrace{R_e}_{\beta} i_u)$$

Benini & Lanzoni 2002



## Circuiti retroazionati: analisi della stabilità

- In generale sia  $A$  che  $\beta$  sono funzione della frequenza.
- $A_f$  è quindi una **funzione di trasferimento**

$$A_f(s) = \frac{A(s)}{1 + A(s) \beta(s)}$$

Per l'analisi della stabilità del circuito retroazionato si usano gli stessi criteri applicati in precedenza considerando l' **equazione caratteristica**

$$1 + A(s) \beta(s) = 0$$

Benini & Lanzoni 2002



## Amplificatori operazionali

- Per amplificatori operazionali si intende quella categoria di dispositivi integrati che presentano due morsetti di ingresso (invertente e non invertente) ed un morsetto di uscita in cui la relazione di ingresso uscita è:

$$U = A (I_{n+} - I_{n-})$$

- Generalmente le grandezze sono tensioni e quindi:

$$V_{OUT} = A_V (V_+ - V_-)$$

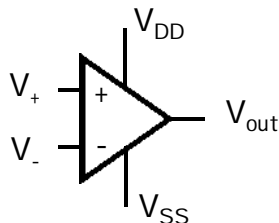
Benini & Lanzoni 2002





## Amplificatori operazionali

- Un amplificatore operazionale viene indicato con il simbolo



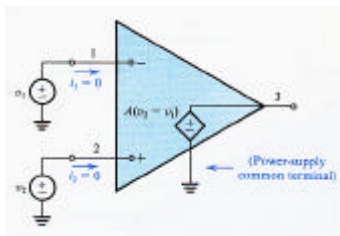
- Solitamente non vengono indicati i morsetti di alimentazione

Benini & Lanzoni 2002



## Amplificatore operazionale ideale

- L' amplificatore operazionale ideale è definito come un amplificatore dalle seguenti caratteristiche:
  - Guadagno in tensione infinito  $A_V = \infty$
  - Banda passante infinita  $B_W = \infty$
  - Impedenza di ingresso infinita  $Z_{IN+} = Z_{IN-} = \infty$
  - Impedenza di uscita nulla  $R_O = 0$



Benini & Lanzoni 2002



## Amplificatore operazionale ideale

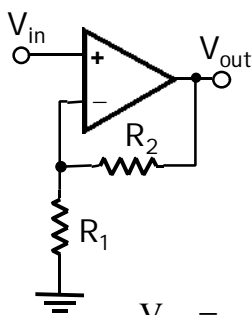
### Qual' è l' utilità di un simile dispositivo ?

- Gli operazionali non vengono quasi mai utilizzati "ad anello aperto" .
- Viceversa sono utilizzati in circuiti in retroazione.

Benini & Lanzoni 2002



## OPAMP: un esempio



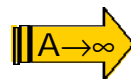
$$V_{out} = A(V_+ - V_-)$$

$$V_+ = V_{in}$$

$$V_- = V_{out} R_1 / (R_1 + R_2)$$

$$V_{out} = A(V_{in} - \underbrace{V_{out} R_1 / (R_1 + R_2)}_b)$$

$$V_{out} = \frac{A}{1 + A \underbrace{\frac{R_1}{R_1 + R_2}}_{A_f}} V_{in}$$

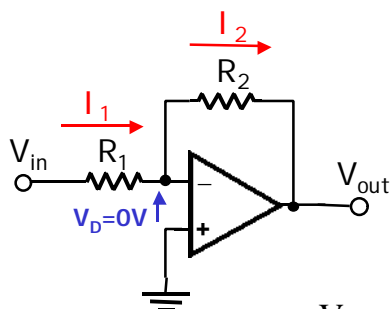


$$V_{out} = \frac{R_1 + R_2}{R_1} V_{in}$$

**Amplificatore non invertente**

Benini & Lanzoni 2002

## OPAMP: analisi semplificata



■  $I_+ = I_- = 0A$   $\Rightarrow I_1 = I_2$

■  $A \otimes \nexists$   $\Rightarrow V_D = 0V$

$$\frac{V_{in}}{R_1} = -\frac{V_{out}}{R_2}$$

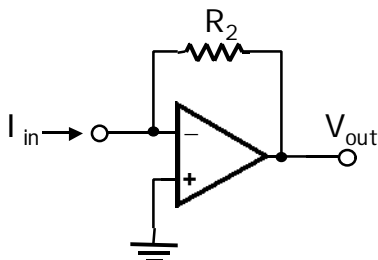
$$V_{out} = -\frac{R_2}{R_1} V_{in}$$

**Amplificatore invertente**

Benini & Lanzoni 2002

## Un caso particolare: convertitore I-V

- Il convertitore I-V si può pensare come un caso particolare dello schema precedente



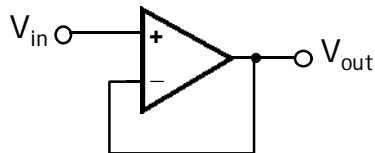
$$V_{out} = -R_2 I_{in}$$

**Amplificatore a transresistenza**

Benini & Lanzoni 2002



## OPAMP: il voltage follower



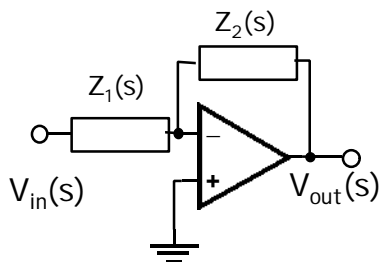
$$V_{out} = V_{in}$$

Benini & Lanzoni 2002



## Configurazioni con impedenze

- Retroazionando un opamp con impedenze di possono ottenere circuiti che eseguono operazioni sul segnale di ingresso

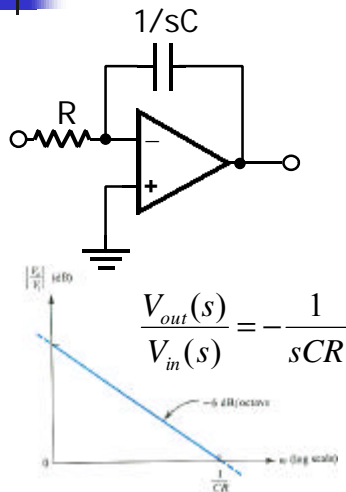


$$V_{out}(s) = -\frac{Z_2(s)}{Z_1(s)} V_{in}(s)$$

Benini & Lanzoni 2002

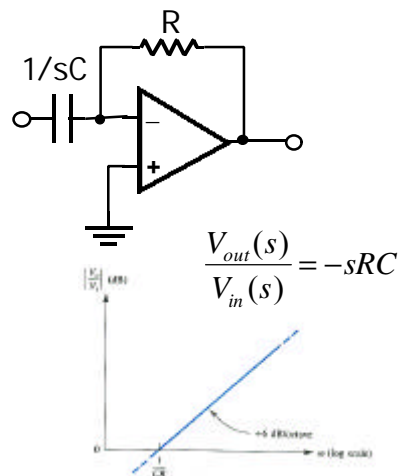


## Configurazioni con impedenze



**Integratore invertente (\*)**

Benini & Lanzoni 2002

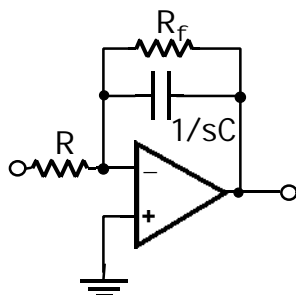


**Derivatore invertente**



## Integratore di Miller

- (\*) In DC l' integratore non risulta retroazionato.
- Risultato: ogni piccolo offset nella tensione in ingresso viene integrato e la tensione in uscita cresce indefinitamente in modulo (caso ideale).



$$\frac{V_{out}(s)}{V_{in}(s)} = -\frac{R_f}{R} \frac{1}{1 + sR_f C}$$

$$A_{DC} = -R_f/R$$

$$\omega_{-3dB} = 1/R_f C$$

**Stadio passa basso**

Benini & Lanzoni 2002