

Elaborazione dei Segnali

Lezione 11

Sistemi LTI e trasformata zeta:
Equazione alle differenze
Filtri digitali
Interconnessione di sistemi LTI



**POLITECNICO
DI TORINO**

Dipartimento
di Elettronica
e Telecomunicazioni

Funzione di trasferimento

- Sia $h(n)$ la risposta all'impulso di un sistema LTI a tempo discreto. Se $x(n)$ è il segnale all'ingresso del sistema, il segnale all'uscita è dato da:

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(k)x(n-k)$$

- Usando la proprietà della convoluzione lineare discreta, si ottiene:

$$Y(z) = Z[x(n) * h(n)] = X(z)H(z)$$

- La regione di convergenza della trasformata $Y(z)$ coincide, nel caso più generale possibile, ovvero nel caso in cui non avvengano cancellazioni tra poli e zeri in $X(z)$ e $H(z)$, con l'intersezione tra le regioni di convergenza delle funzioni $X(z)$ e $H(z)$.

Sistemi a tempo discreto regolati dall'equazione alle differenze

Sistemi lineari e tempo invarianti

- Il comportamento di sistemi LTI causali a tempo discreto può essere descritto da un'equazione alle differenze finite e coefficienti costanti:

$$a_0 \cdot y(n) = -a_1 y(n-1) - a_2 y(n-2) - \dots - a_M y(n-M) + \\ + b_0 x(n) + b_1 x(n-1) + b_2 x(n-2) + \dots + b_N x(n-N)$$

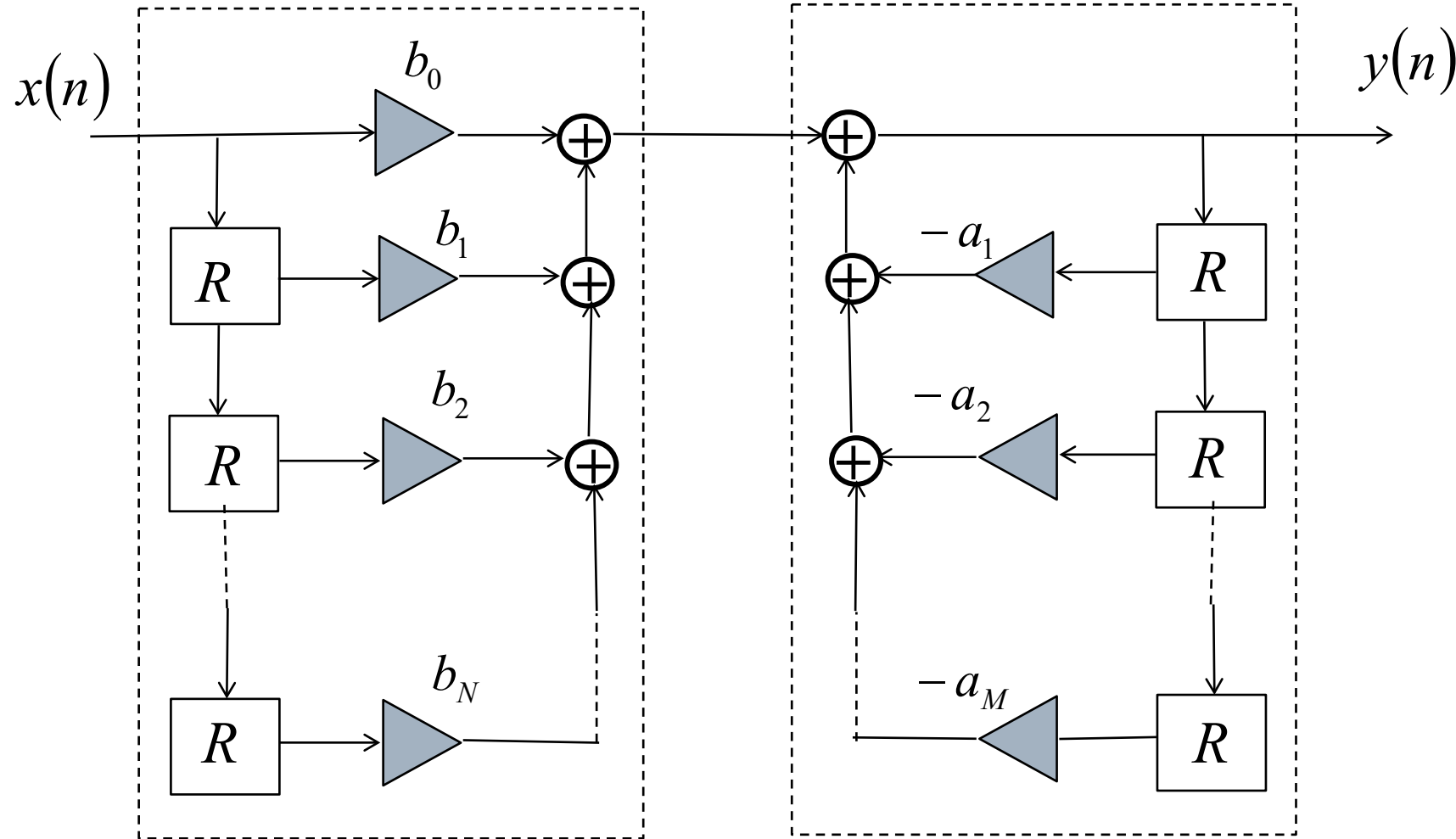
- Tipicamente $a_0=1$

$$y(n) = -\sum_{k=1}^M a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^N b_k x(n-k)$$

- L'equazione alle differenze si può rappresentare tramite un diagramma a blocchi composto da ritardatori, moltiplicatori e sommatore.

Diagramma a blocchi

$$y(n) = -\sum_{k=1}^M a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^N b_k x(n-k)$$



R = ritardatore
di 1 campione

Equazione alle differenze

$$y(n) = -\sum_{k=1}^M a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^N b_k x(n-k)$$

- Quest'equazione esprime l'uscita di un sistema LTI come combinazione lineare dell'ingresso attuale $x(n)$, degli N valori precedenti assunti dall'ingresso e degli M valori precedenti assunti dall'uscita stessa.
 - L'equazione precedente è detta ricorsiva se almeno un coefficiente a_i , $i = 1, \dots, M$, è diverso da zero.
 - Se tutti i coefficienti a_i , $i=1, \dots, M$, sono nulli, allora l'equazione è detta non ricorsiva.

Calcolo della risposta all'impulso

- L'equazione alle differenze o, equivalentemente, lo schema a blocchi descrivono completamente il comportamento del sistema LTI a tempo discreto.
- Tuttavia, lo stesso sistema è completamente caratterizzato anche quando se ne conosce la risposta all'impulso $h(n)$.
- Il calcolo di $h(n)$ può essere effettuato in maniera ricorsiva utilizzando l'equazione alle differenze con $x(n)=\delta(n)$ e $y(n)=h(n)$:

$$h(n) = -\sum_{k=1}^M a_k h(n-k) + \sum_{k=0}^N b_k \delta(n-k)$$

- Questa equazione può essere risolta a partire dall'istante $n=0$, tenendo conto che, per la causalità, $h(n)=0$ per $n<0$.

Esempio

- Calcolare la risposta all'impulso del sistema LTI a tempo discreto descritto dalla seguente relazione ingresso/uscita:

$$y(n) = a y(n-1) + b x(n)$$

- La risposta all'impulso $h(n)$ può essere calcolata mediante la relazione ricorsiva che si ottiene ponendo $x(n) = \delta(n)$ e $y(n) = h(n)$:

$$h(n) = a h(n-1) + b \delta(n)$$

- Poiché il sistema è causale, $h(-1) = 0$, quindi:

$$h(0) = a h(-1) + b \delta(0) = b$$

- Per $n > 0$, $\delta(n) = 0$, quindi: $h(n) = a h(n-1)$

Esempio

$$n < 0 : h(n) = 0$$

$$n = 0 : h(n) = b$$

$$n > 0 : h(n) = a h(n-1) \quad \rightarrow h(3) = a h(2) = a^3 b$$

...

$$h(n) = a h(n-1) = a^n b u(n)$$

□ Lo stesso risultato si può ottenere utilizzando la trasformata zeta:

$$y(n) = a y(n-1) + b x(n) \quad \rightarrow \quad Y(z) = a Y(z) z^{-1} + b X(z)$$

$$Y(z) [1 - a z^{-1}] = b X(z)$$

$$\boxed{h(n) = b a^n u(n)} \quad \leftarrow \quad H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{b}{1 - a z^{-1}}$$

Filtri digitali

Filtri digitali

- La classe dei sistemi LTI più impiegati nella pratica, sono i cosiddetti filtri digitali.
 - Un filtro digitale è un sistema LTI descritto mediante una funzione di trasferimento $H(z)$, che corrisponde all'equazione alle differenze:

$$y(n) = -\sum_{k=1}^M a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^N b_k x(n-k)$$

- Trasformata z:

$$Y(z) = -\sum_{k=1}^M a_k Y(z) z^{-k} + \sum_{k=0}^N b_k X(z) z^{-k}$$

$$Y(z) = Z[x(n) * h(n)] = X(z) H(z)$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^M a_k z^{-k}} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_N z^{-N}}{1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_M z^{-M}} = H_N(z) H_R(z)$$

Sistemi FIR e IIR

- I sistemi descritti attraverso l'equazione alle differenze si distinguono in due importanti tipologie.
- **Sistemi LTI con risposta all'impulso a supporto finito (FIR=Finite Impulse Response)**
 - L'uscita $y(n)$ dipende solo dal segnale in ingresso

$$y(n) = \sum_{k=0}^N b_k x(n-k)$$

$$H(z) = \sum_{k=0}^N b_k z^{-k} = b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_N z^{-N}$$

$$h(n) = \sum_{k=0}^N b_k \delta(n-k) = b_0 \delta(n) + b_1 \delta(n-1) + \dots + b_N \delta(n-N)$$

Sistemi FIR e IIR

□ **Sistemi LTI con risposta all'impulso a supporto illimitato (IIR=Infinite Impulse Response)**

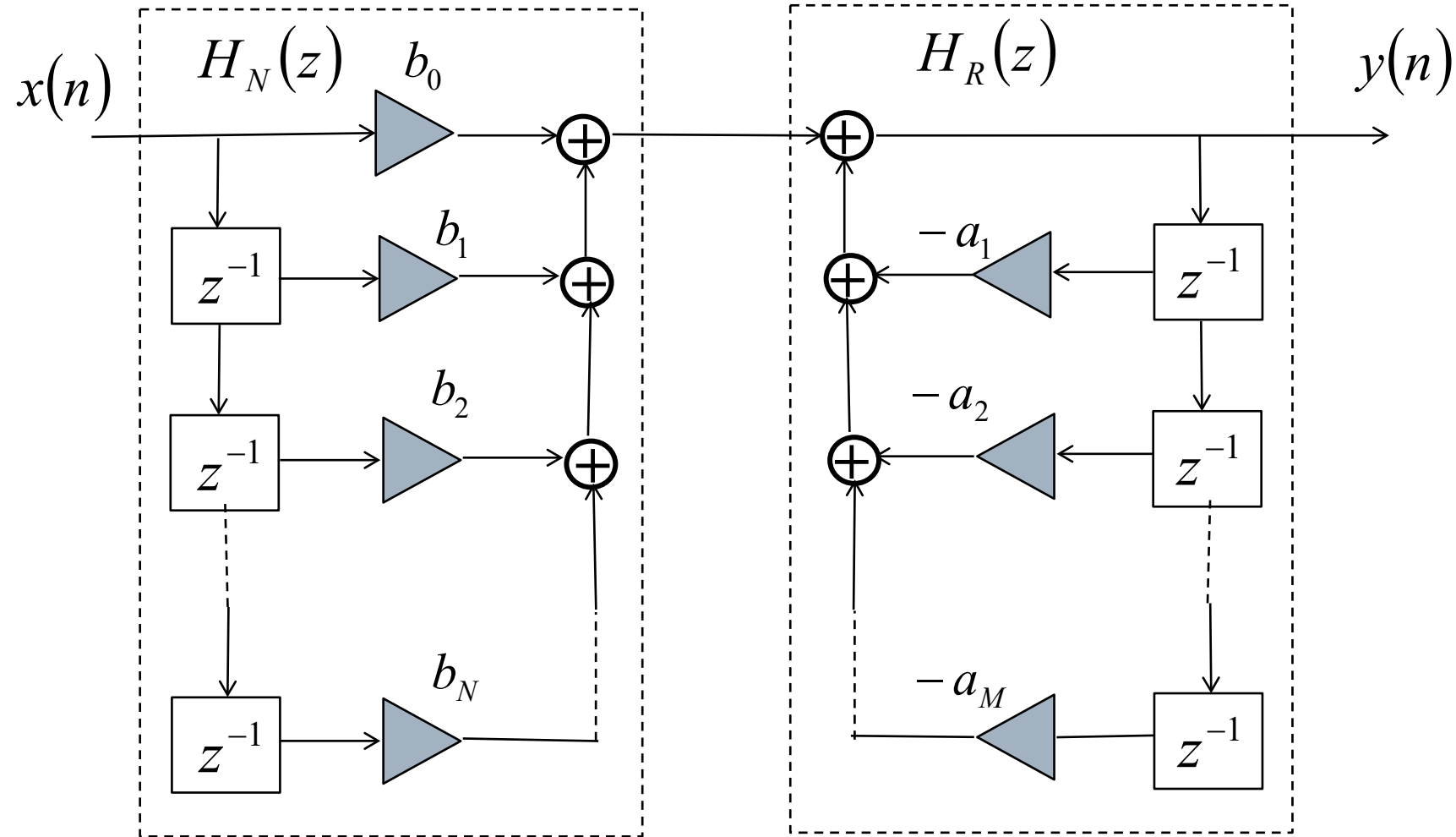
- L'uscita $y(n)$ dipende non solo dal segnale in ingresso ma anche dai campioni del segnale in uscita:

$$y(n) = -\sum_{k=1}^M a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^N b_k x(n-k)$$
$$H(z) = \frac{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^M a_k z^{-k}} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_N z^{-N}}{1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_M z^{-N}}$$

- Un sistema è detto "puramente ricorsivo" se:

$$y(n) = x(n) - \sum_{k=1}^M a_k y(n-k)$$

Diagramma a blocchi



$$\begin{aligned}
 H(z) &= \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^M a_k z^{-k}} = \\
 &= \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_N z^{-N}}{1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_M z^{-M}} = \\
 &= H_N(z) H_R(z)
 \end{aligned}$$

Esempio



- Calcolare la sequenza $y(n)$ in uscita dal sistema LTI con funzione di trasferimento:

$$H(z) = \frac{1 - z^{-1}}{1 + \frac{3}{4}z^{-1}} \quad |z| > \frac{3}{4}$$

quando al suo ingresso è posta la sequenza:

$$x(n) = \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n) + u(-n-1)$$

Esempio

- La trasformata zeta della sequenza in ingresso è data da:

$$x(n) = \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n) + u(-n-1)$$
$$X(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} - \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{-\frac{2}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)(1 - z^{-1})} \quad \frac{1}{3} < |z| < 1$$

- La trasformata zeta della sequenza in uscita è data da:

$$Y(z) = X(z)H(z) = \frac{-\frac{2}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)(1 - z^{-1})} \frac{1 - z^{-1}}{\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)} = \frac{-\frac{2}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)}$$

Esempio

- A causa della cancellazione del polo in $z=1$ (responsabile della parte anticausale), la ROC di $Y(z)$ è l'esterno dalla circonferenza di raggio $3/4 \rightarrow$ la sequenza $y(n)$ è causale.
- Per ottenere $y(n)$ usiamo l'espansione in fratti semplici di $Y(z)$ (vista come funzione di z^{-1}):

$$Y(z) = \frac{-\frac{2}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)} = \frac{R_1}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)} + \frac{R_2}{\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)}$$

Esempio



$$Y(z) = \frac{-\frac{2}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)} = \frac{R_1}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)} + \frac{R_2}{\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)}$$

$$R_1 = Y(z) \left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right) \Big|_{z^{-1}=3} = -\frac{8}{13}$$

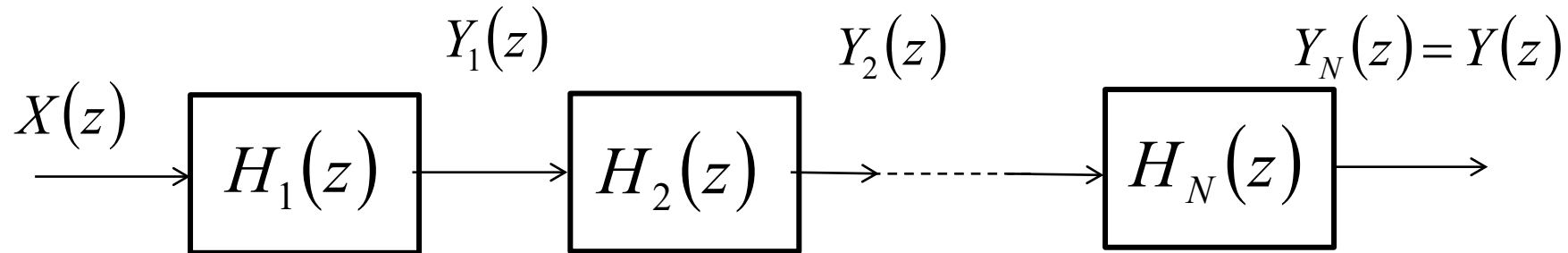
$$R_2 = Y(z) \left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right) \Big|_{z^{-1}=-4/3} = \frac{8}{13}$$

$$Y(z) = \frac{-8/13}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)} + \frac{8/13}{\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)}$$

$$y(n) = -\frac{8}{13} \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n) + \frac{8}{13} \left(-\frac{3}{4}\right)^n u(n)$$

Interconnessione di sistemi LTI

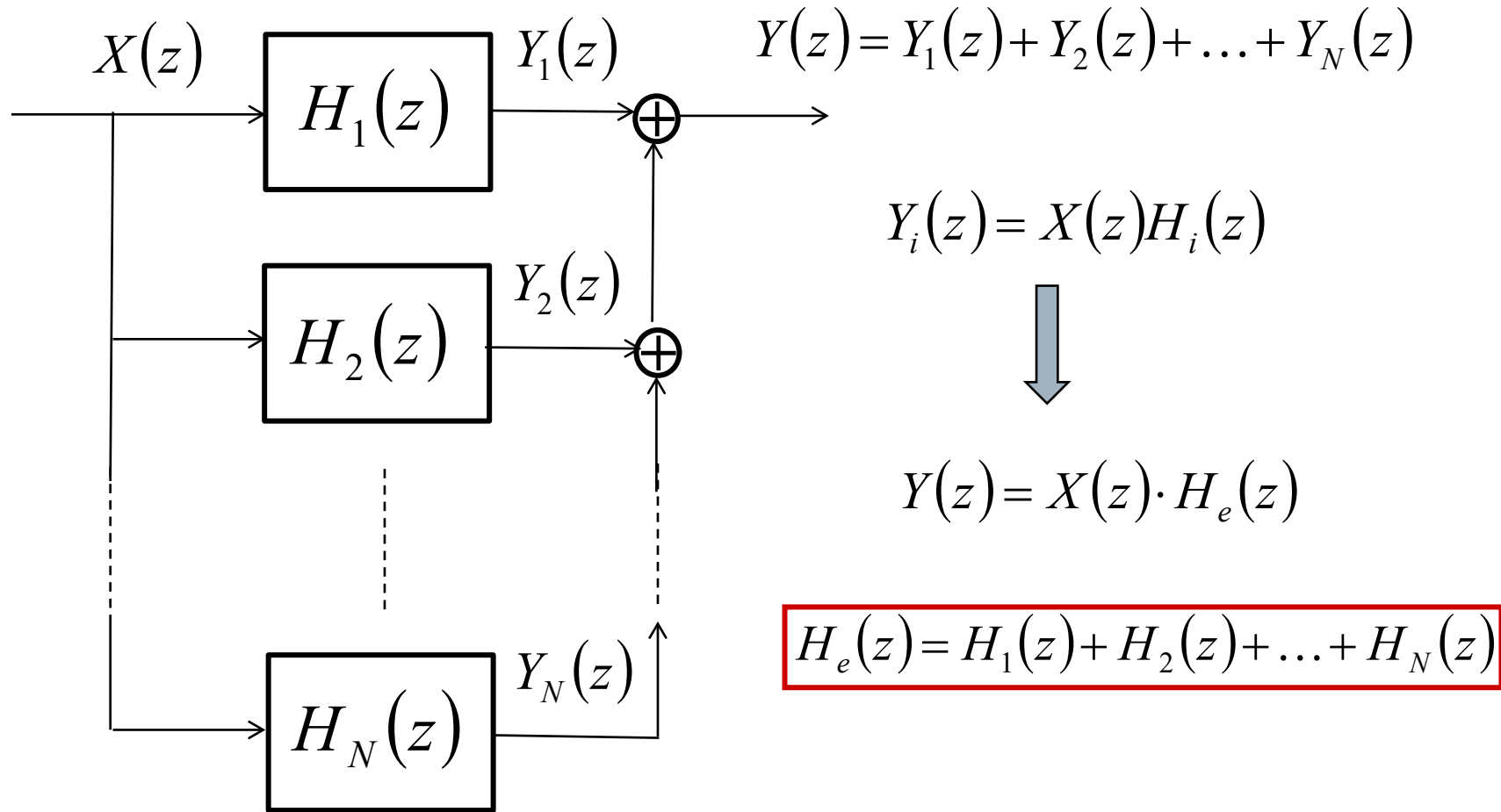
Interconnessione in serie



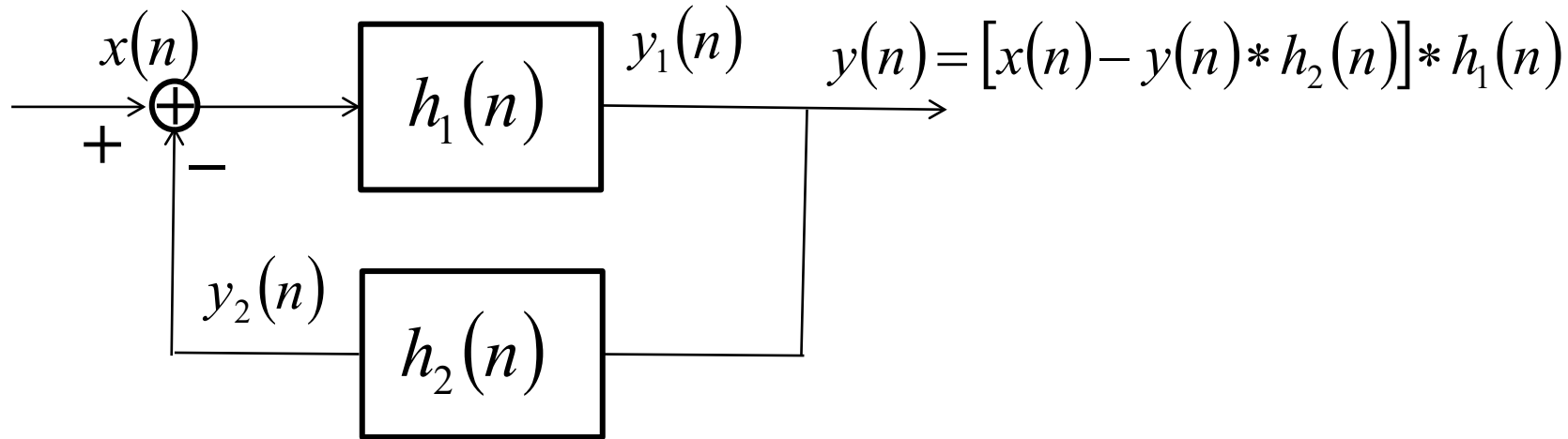
$$Y(z) = H_e(z)X(z)$$

$$H_e(z) = H_1(z)H_2(z)\dots H_N(z)$$

Interconnessione in parallelo



Interconnessione con reazione



$$Y(z) = [X(z) - Y(z)H_2(z)]H_1(z)$$

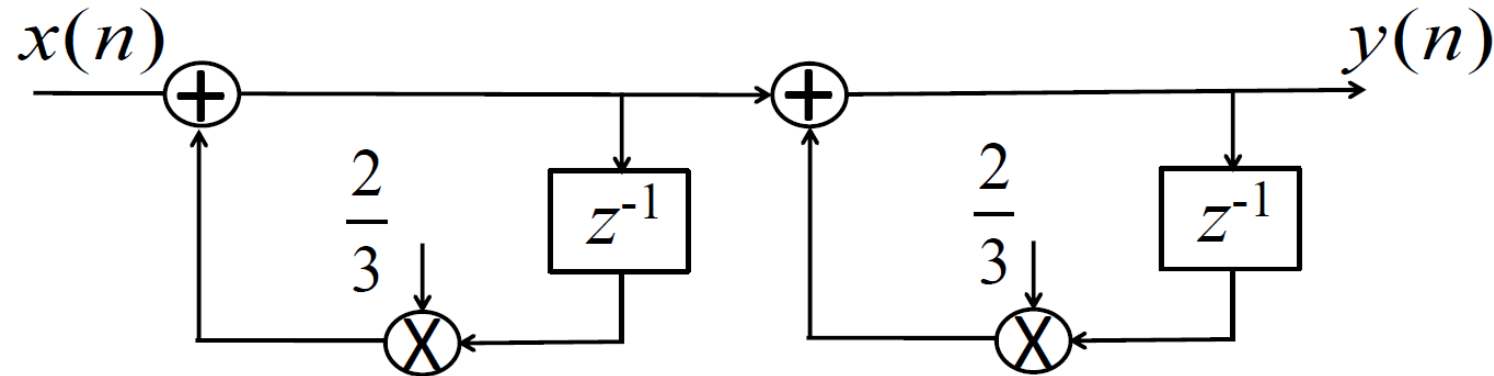
$$Y(z) = X(z) \frac{H_1(z)}{1 + H_1(z)H_2(z)}$$

$$H_e(z) = \frac{H_1(z)}{1 + H_1(z)H_2(z)}$$

Esempio

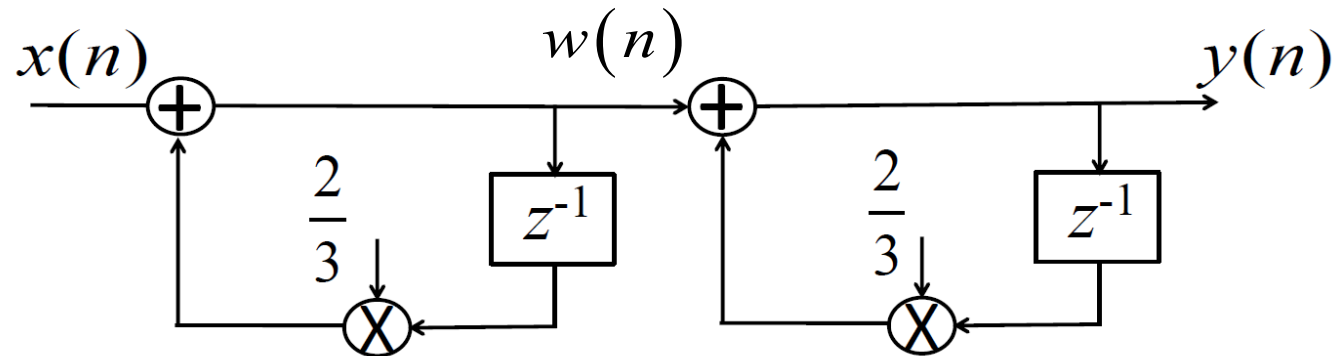


- Si consideri il sistema LTI a tempo discreto riportato nella seguente figura:



1. Calcolare la funzione di trasferimento $H(z)$ e la risposta all'impulso $h(n)$ del sistema.
2. Ricavare la relazione ingresso/uscita nel dominio del tempo (sotto forma di equazione alle differenze).
3. Calcolare l'uscita del sistema $y(n)$ quando all'ingresso è posto il segnale: $x(n) = \left(-\frac{1}{3}\right)^n u(n) - \frac{2}{3} \delta(n)$

Esempio (1)



- Il sistema nella figura è la cascata (connessione in serie) di due sistemi uguali con relazione ingresso/uscita: $w(n) = x(n) + \frac{2}{3}w(n-1)$
- Calcolando la trasformata zeta: $W(z) = X(z) + \frac{2}{3}W(z)z^{-1}$
- La funzione di trasferimento del singolo sistema è quindi: $H'(z) = \frac{W(z)}{X(z)} = \frac{1}{1 - \frac{2}{3}z^{-1}}$

Esempio (1)

- La funzione di trasferimento del sistema complessivo vale:

$$H(z) = H'(z) \cdot H'(z) = \frac{1}{\left(1 - \frac{2}{3}z^{-1}\right)^2}$$

- Dalle tavole si ricava l'anti-trasformata di $H(z)$, che corrisponde alla risposta all'impulso:

$$h(n) = (n+1) \left(\frac{2}{3}\right)^n u(n)$$

Esempio (2)

- La relazione ingresso/uscita del sistema complessivo si può ricavare dalla funzione di trasferimento:

$$Y(z) = X(z)H(z) = X(z) \frac{1}{\left(1 - \frac{2}{3}z^{-1}\right)^2} = X(z) \frac{1}{1 - \frac{4}{3}z^{-1} + \frac{4}{9}z^{-2}}$$

$$Y(z) \left[1 - \frac{4}{3}z^{-1} + \frac{4}{9}z^{-2}\right] = X(z)$$

$$Y(z) = X(z) + \frac{4}{3}z^{-1}Y(z) - \frac{4}{9}z^{-2}Y(z)$$

- Antitrasformando:

$$y(n) = x(n) + \frac{4}{3}y(n-1) - \frac{4}{9}y(n-2)$$

Esempio (3)

□ La trasformata zeta di $x(n)$ vale:

$$X(z) = \frac{1}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}} - \frac{2}{3} = \frac{3 - 2 - \frac{2}{3}z^{-1}}{3\left(1 + \frac{1}{3}z^{-1}\right)} = \frac{1}{3} \frac{1 - \frac{2}{3}z^{-1}}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}$$

□ La trasformata zeta dell'uscita vale quindi:

$$Y(z) = X(z)H(z) = \frac{1}{3} \frac{1 - \frac{2}{3}z^{-1}}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}} \frac{1}{\left(1 - \frac{2}{3}z^{-1}\right)^2} = \frac{1/3}{\left(1 + \frac{1}{3}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{2}{3}z^{-1}\right)}$$

□ L'antitrasformata si può calcolare usando il metodo della scomposizione in fratti semplici:

$$Y(z) = \frac{R_1}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}} + \frac{R_2}{1 - \frac{2}{3}z^{-1}}$$

Esempio (3)

$$R_1 = \frac{1/3}{1 - \frac{2}{3}z^{-1}} \bigg|_{z=-\frac{1}{3}} = \frac{1/3}{1+2} = \frac{1}{9} \qquad R_2 = \frac{1/3}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}} \bigg|_{z=\frac{2}{3}} = \frac{1/3}{1+\frac{1}{2}} = \frac{2}{9}$$

□ Quindi:

$$Y(z) = \frac{1}{9} \frac{1}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}} + \frac{2}{9} \frac{1}{1 - \frac{2}{3}z^{-1}}$$

□ Antitrasformando: $y(n) = \frac{1}{9} \left(-\frac{1}{3}\right)^n u(n) + \frac{2}{9} \left(\frac{2}{3}\right)^n u(n)$