

T = trasduttore P = processo (impianto, sistema da controllare)

A = attuatore Comp = compensatore Cont = controllore (regolatore)

rif = segnale di riferimento

e = segnale errore

y = variabile controllata

⚡ altri disturbi

Il controllore è in un anello (loop, feedback, retroazione), mentre il compensatore no.

Esempi

$\begin{cases} P = \text{studenti in aula} \\ y = \text{attenzione studenti} \end{cases}$

$\begin{cases} P = \text{lago} \\ y = \text{livello} \end{cases}$

$\begin{cases} P = \text{corpo umano} \\ y = \text{posizione} \end{cases}$

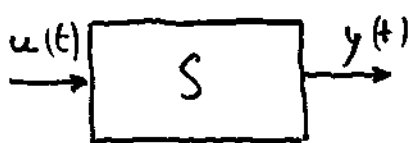
$\begin{cases} P = \text{sala cinematografica} \\ y = \text{temperatura} \end{cases}$

$\begin{cases} P = \text{laminatoio} \\ y = \text{spessore del laminato} \end{cases}$

$\begin{cases} P = \text{altoparlante} \\ y = \text{segnale acustico} \end{cases}$

Problema : inventare altri quattro esempi

SISTEMI LINEARI : EQUAZIONI DI STATO



$u(t)$ = ingresso all'istante t

$y(t)$ = uscita all'istante t

$t = \begin{cases} \text{intero } 0, 1, 2, \dots & \text{tempo discreto} \\ \text{reale} & \text{tempo continuo} \end{cases}$

u e y si chiamano variabili esterne

variabili interne $x_1(t), x_2(t), \dots, x_n(t)$

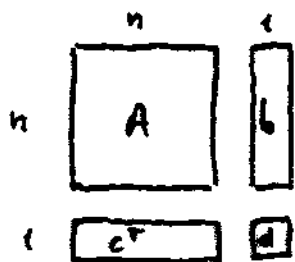
n = ordine del sistema

$x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix}$ vettore di stato $x \in \mathbb{R}^n$

Equazioni di stato

$$x(t+1) = A x(t) + b u(t)$$

$$y(t) = c^T x(t) + d u(t)$$



$$\dot{x}(t) = A x(t) + b u(t)$$

$$y(t) = c^T x(t) + d u(t)$$

$$\left(\dot{x}(t) = \frac{dx(t)}{dt} \right)$$

Esempio : i conigli di Fibonacci (XIII secolo)

$t = 0, 1, 2, \dots$ = generazione

x_1 = # coppie conigli giovani (non fertili)

x_2 = # coppie conigli adulti (fertili)

u = # coppie conigli adulti prelevati

y = # coppie conigli

$$\begin{cases} x_1(t+1) = x_2(t) \\ x_2(t+1) = x_1(t) + x_2(t) - u(t) \end{cases}$$

← equazioni corrispondenti
al caso "estremo" di
conigli immortali

$$y(t) = x_1(t) + x_2(t)$$

$$\begin{bmatrix} x_1(t+1) \\ x_2(t+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} + 0 \cdot u(t)$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix}$$

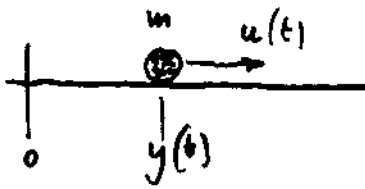
$$c^T = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

← il sistema si dice "proprio"
quando $d = 0$

Caso con $u(t) \equiv 0$

$$\begin{array}{cccccc} x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} & x(1) = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} & x(2) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} & x(3) = \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix} & x(4) = \begin{bmatrix} 2 \\ 3 \end{bmatrix} & \dots \\ y(0) = 1 & y(1) = 1 & y(2) = 2 & y(3) = 3 & y(4) = 5 & \dots \end{array}$$

Esempio : la legge di Newton (XVII secolo)



$x_1(t) = y(t) = \text{posizione}$

$x_2(t) = \text{velocità}$

$u(t) = \text{forza}$

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = \frac{1}{m} u(t) \end{cases}$$

$$y(t) = x_1(t)$$

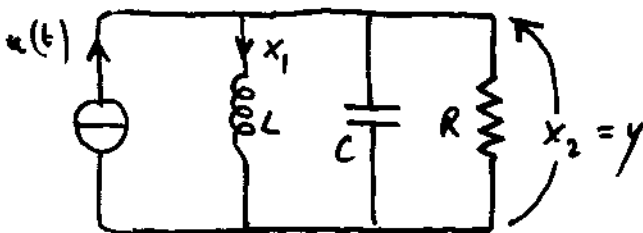
caso "estremo" di assenza di attrito

$$\begin{aligned} \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} u \\ y &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} A &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} & b &= \begin{bmatrix} 0 \\ 1/m \end{bmatrix} \\ c^T &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} & d &= \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

↑
sistema proprio

Esempio : circuito elettrico



le variabili di stato sono:
tensioni sui condensatori
correnti negli induttori

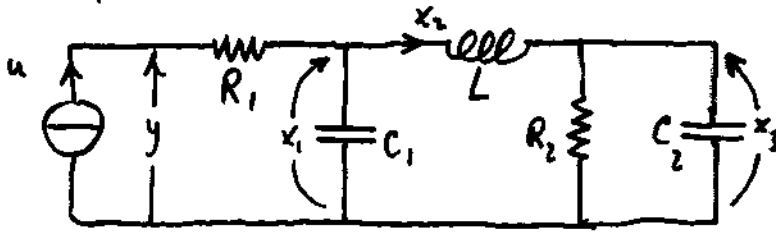
$$L \dot{x}_1 = x_2$$

$$C \dot{x}_2 = u - x_1 - \frac{x_2}{R} \quad \Rightarrow$$

$$y = x_2$$

$$\begin{aligned} A &= \begin{bmatrix} 0 & 1/L \\ -1/C & -1/Rc \end{bmatrix} & b &= \begin{bmatrix} 0 \\ 1/C \end{bmatrix} \\ c^T &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} & d &= \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

Esempio : un altro circuito elettrico

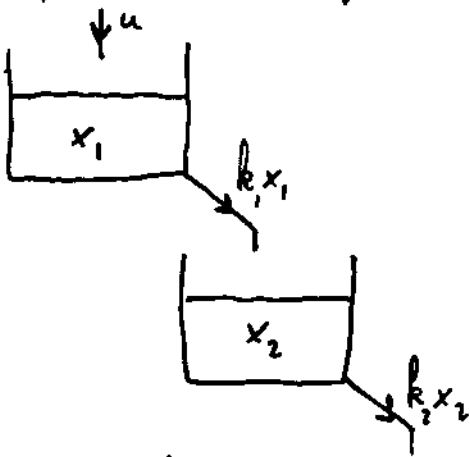


$$A = \begin{bmatrix} 0 & -\frac{1}{C_1} & 0 \\ \frac{1}{L} & 0 & -\frac{1}{L} \\ 0 & \frac{1}{C_2} & -\frac{1}{R_2 C_2} \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} \frac{1}{R_1} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$c^T = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} R_1 \end{bmatrix}$$

sistema improprio ↗

Esempio : due laghi in cascata



u = portata volumetrica di alimentazione
 $y = k_2 x_2$ = portata dell'emissario

\dot{x}_i = portata di ingresso -
 portata di uscita i -esimo lago

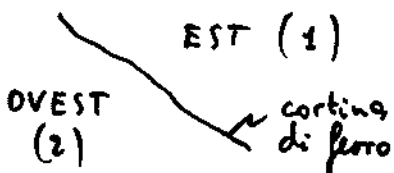
$$\dot{x}_1 = u - k_1 x_1$$

$$\dot{x}_2 = k_1 x_1 - k_2 x_2$$

$$A = \begin{bmatrix} -k_1 & 0 \\ k_1 & -k_2 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$c^T = \begin{bmatrix} 0 & k_2 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

Esempio : corsa agli armamenti



$x_i(t)$ = potenziale bellico gruppo i
 $y = x_1 + x_2$ = potenziale bellico totale

$$\dot{x}_1 = -\alpha_1 x_1 + \beta_1 x_2$$

$$\dot{x}_2 = -\alpha_2 x_2 + \beta_2 x_1$$

↑ ↑
 deterioramento di pacifismo

$$A = \begin{bmatrix} -\alpha_1 & \beta_1 \\ \beta_2 & -\alpha_2 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$c^T = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

Esempio : modello demografico di Leslie

s_i = sopravvivenza classe di età i
 f_i = fertilità " " " " n classi di età

$$x_1(t+1) = s_0 f_1 x_1(t) + s_0 f_2 x_2(t) + \dots + s_0 f_n x_n(t)$$

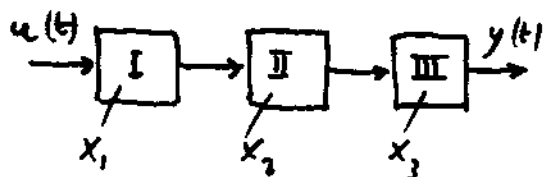
$$x_2(t+1) = s_1 x_1(t)$$

$$\vdots$$

$$x_n(t+1) = s_{n-1} x_{n-1}(t)$$

$$A = \begin{bmatrix} s_0 f_1 & s_0 f_2 & \dots & s_0 f_n \\ s_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & s_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & s_{n-1} \end{bmatrix}$$

Esempio : la scuola media



$$x_1(t+1) = u(t) + \beta_1 x_1(t)$$

$$x_2(t+1) = (1 - \beta_1) x_1(t) + \beta_2 x_2(t)$$

$$x_3(t+1) = (1 - \beta_2) x_2(t) + \beta_3 x_3(t)$$

$$y(t) = (1 - \beta_3) x_3(t)$$

$$A = \begin{bmatrix} \beta_1 & 0 & 0 \\ 1 - \beta_1 & \beta_2 & 0 \\ 0 & 1 - \beta_2 & \beta_3 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$c^T = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 - \beta_3 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

Esempio : amore di coppia

$x_1(t)$ = amore di lei per lui
all'inizio del giorno t

$u_1(t)$ fascino di lei

$x_2(t)$ = amore di lui per lei
all'inizio del giorno t

$u_2(t)$ = fascino di lui

$$x_1(t+1) = x_1(t) - f_1 x_1(t) + r_1 x_2(t) + p_1 u_2(t)$$

$$x_2(t+1) = x_2(t) - f_2 x_2(t) + r_2 x_1(t) + p_2 u_1(t)$$

$$y(t) = x_1(t) + x_2(t) = \text{amore di coppia}$$

$$A = \begin{bmatrix} 1 - f_1 & r_1 \\ r_2 & 1 - f_2 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 0 & p_1 \\ p_2 & 0 \end{bmatrix}$$

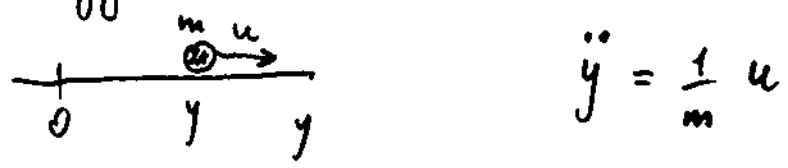
$$c^T = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

SISTEMI LINEARI : MODELLO ARMA (L)

Si tratta di un modo alternativo di descrivere i sistemi lineari.

Si chiama approccio esterno perché vengono coinvolte sole le variabili esterne (ingresso e uscita).

Esempio : legge di Newton



Esempio : i conigli di Fibonacci

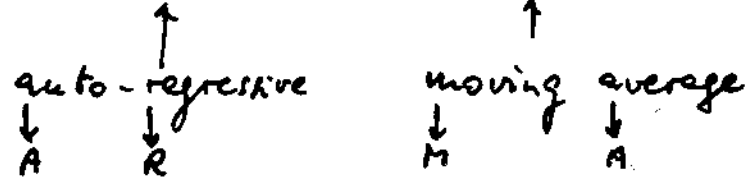
$$y(t+2) - y(t+1) - y(t) = -u(t+1) - u(t)$$

In generale,

$$y(t+n) + \alpha_1 y(t+n-1) + \dots + \alpha_n y(t) = \beta_0 u(t+n) + \beta_1 u(t+n-1) + \dots + \beta_n u(t)$$

o, equivalentemente $(t+n) \rightarrow t$

$$y(t) = \sum_{i=1}^n (-\alpha_i) y(t-i) + \sum_{i=1}^n \beta_i u(t-i)$$



e nel caso a tempo continuo

$$y^{(n)}(t) + \alpha_1 y^{(n-1)}(t) + \dots + \alpha_n y^{(0)}(t) = \beta_0 u^{(n)}(t) + \beta_1 u^{(n-1)}(t) + \dots + \beta_n u^{(0)}(t)$$

$\beta_0 \begin{cases} = 0 & \text{sistema proprio} \\ \neq 0 & \text{sistema improprio} \end{cases}$

Sinteticamente, un modello ARMA è

$$D(p) y(t) = N(p) u(t)$$

dove $N(\cdot)$ e $D(\cdot)$ sono polinomi in p

p è un "operatore" $\begin{cases} \text{tempo discreto (z)} & \text{anticipo} \\ \text{" continuo (s)} & \text{derivazione} \end{cases}$

Esempio: legge di Newton

$$s^2 y = \frac{1}{m} u \Rightarrow D = s^2 \quad N = \frac{1}{m}$$

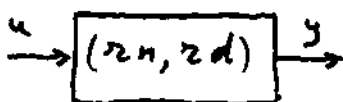
Esempio: i conigli di Fibonacci

$$\underbrace{(z^2 - z - 1)}_{D(z)} y(t) = \underbrace{(-z - 1)}_{N(z)} u(t)$$

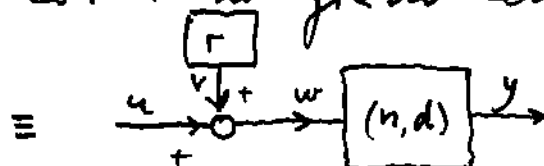
Se (N, D) sono polinomi coprimi il modello ARMA è detto di trasferimento

Se (N, D) non sono coprimi, allora

$$\begin{cases} N = z^n \\ D = z^d \end{cases}$$



con r di grado almeno pari a 1



$$n w = d y \rightarrow z^n (u + v) = z^d y$$

$$N u + r n v = D y$$

$$N u + n r v = D y$$

$$N u = D y$$

Vedi Problema 5

REALIZZAZIONE: $(N, D) \rightarrow (A, b, c^T, d)$

Dato (N, D) esistono infinite realizzazioni (A, b, c^T, d)

La più nota (perché più semplice delle altre) è, forse, la realizzazione in forma canonica di ricostruzione che ha il vantaggio di essere sempre valida

$$\left. \begin{aligned} N &= \beta_0 p^n + \beta_1 p^{n-1} + \dots + \beta_n \\ D &= p^n + \alpha_1 p^{n-1} + \dots + \alpha_n \end{aligned} \right\} \Rightarrow A_r = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & -\alpha_n \\ 1 & 0 & \dots & 0 & -\alpha_{n-1} \\ 0 & 1 & \dots & 0 & -\alpha_{n-2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & 1 & -\alpha_1 \end{bmatrix} \quad b_r = \begin{bmatrix} \gamma_n \\ \gamma_{n-1} \\ \gamma_{n-2} \\ \vdots \\ \gamma_1 \end{bmatrix}$$

$$c_r^T = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad d_r = \begin{bmatrix} \beta_0 \end{bmatrix}$$

dove $\gamma_i = \beta_i - \beta_0 \alpha_i$
 ($\gamma_i = \beta_i$ se $\beta_0 = 0$)

Un'altra realizzazione è quella in forma canonica di controllo, valida però solo per i modelli ARMA di trasferimento (cioè nel caso N e D coprimi)

$$\left. \begin{aligned} N &= \beta_0 p^n + \beta_1 p^{n-1} + \dots + \beta_n \\ D &= p^n + \alpha_1 p^{n-1} + \dots + \alpha_n \end{aligned} \right\} \Rightarrow A_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -\alpha_n & -\alpha_{n-1} & -\alpha_{n-2} & \dots & -\alpha_1 \end{bmatrix} \quad b_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$c_c^T = \begin{bmatrix} \gamma_n & \gamma_{n-1} & \gamma_{n-2} & \dots & \gamma_1 \end{bmatrix} \quad d_c = \begin{bmatrix} \beta_0 \end{bmatrix}$$

dove $\gamma_i = \beta_i - \beta_0 \alpha_i$

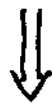
Si noti che $A_c = A_r^T$ $b_c = c_r$ $c_c = b_r$ $d_c = d_r$
 (principio di dualità)

Esempio : i conigli di Fibonacci

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix}$$

$$c^T = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \quad d = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

questa è la quaterna (A, b, c^T, d) con cui abbiamo descritto l'evoluzione di Fibonacci:



$$\left. \begin{array}{l} N = -z - 1 \\ D = z^2 - z - 1 \end{array} \right\} \text{ questo è il modello ARMA dell'evoluzione di Fibonacci}$$

Determiniamo la realizzazione in forma canonica di ricostruzione e quella in forma canonica di controllo (cosa possibile perché N e D sono coprimi) e verifichiamo che tali realizzazioni sono diverse da (A, b, c^T, d) .

Forme canoniche di ricostruzione Forma canonica di controllo

$$A_r = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \quad b_r = \begin{bmatrix} -1 \\ -1 \end{bmatrix}$$

$$c_r^T = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \quad d_r = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

$$A_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \quad b_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$c_c^T = \begin{bmatrix} -1 & -1 \end{bmatrix} \quad d_c = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

Ovviamente, i tre sistemi hanno lo stesso modello ARMA e, quindi, il loro comportamento ingresso/uscita è lo stesso. Vedremo che sistemi di questo tipo si chiamano equivalenti.

$$D(p) y(t) = N(p) u(t) \quad \left(y(t) = \frac{N(p)}{D(p)} u(t) \right)$$

$$G(p) = \frac{N(p)}{D(p)} \quad \hat{=} \text{funzione di trasferimento}$$

In realtà, $G(p) = \frac{n(p)}{d(p)}$

Esempio : legge di Newton

$$G(s) = \frac{1}{m s^2}$$

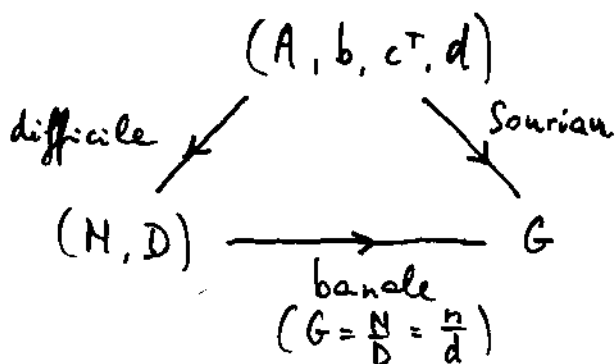
Esempio : i conigli di Fibonacci

$$G(z) = - \frac{z+1}{z^2 - z - 1}$$

Gli zeri della f.d.t. sono i valori di p per cui $G = 0$
 I poli " " " " " " " " " " $G = \infty$

Quindi : gli zeri della f.d.t. sono gli zeri di $n(p)$
 i poli " " " " " " " " $d(p)$

Calcolo di $G(p)$



$$\begin{aligned} p x(t) &= A x(t) + b u(t) \\ (pI - A) x(t) &= b u(t) \\ x(t) &= (pI - A)^{-1} b u(t) \\ y(t) &= c^T x(t) + d u(t) = \\ &= \underbrace{[c^T (pI - A)^{-1} b + d]}_{G(p)} u(t) \end{aligned}$$

Esistono vari metodi per il calcolo automatico di $G(p)$
 Il più noto è il metodo di Souriau (vedi note)

FUNZIONE DI TRASFERIMENTO (2)

La funzione di trasferimento si può assegnare in varie forme

$$G(s) = \begin{cases} \frac{\beta_r s^{n-r} + \beta_{r+1} s^{n-r-1} + \dots + \beta_n}{s^n + \alpha_1 s^{n-1} + \dots + \alpha_n} \\ \rho \frac{(s-z_1) \dots (s-z_{n-r})}{(s-p_1) \dots (s-p_n)} \\ \mu \frac{(1+st_1) \dots (1+st_{n-r})}{s^g (1+sT_1) \dots (1+sT_{n-g})} \end{cases}$$

r = grado relativo (surplus di poli)

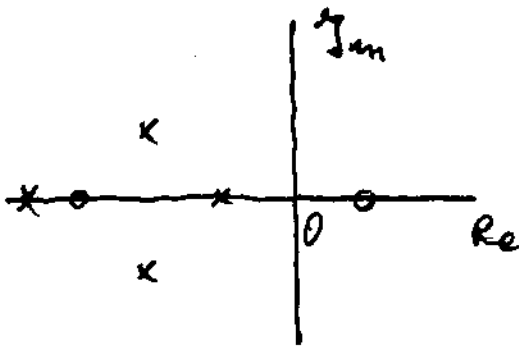
z_i = zero p_i = polo

ρ = costante di trasferimento

g = tipo ($g=1$ un polo nullo)

μ = guadagno

t_i, T_i = costanti di tempo



x poli

o zeri

Caso dei poli complessi: $(s-p_1)(s-\bar{p}_1) = (s-(a+ib))(s-(a-ib)) = s^2 - 2as + (a^2 + b^2)$

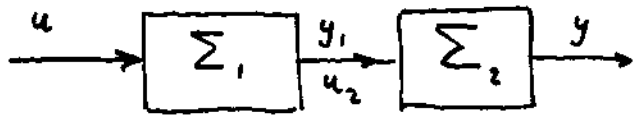
Idem per gli zeri

Esempi

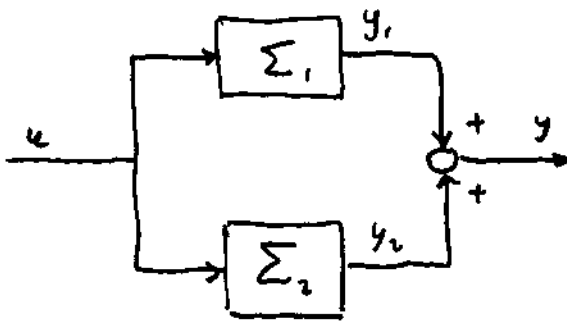
	integratore	$G = \frac{1}{s}$	
	condensatore	$G = \frac{1}{Cs}$	idem
	massa senza attrito	$G = \frac{1}{ms^2}$	
	serbatoio	$G = \frac{1}{1+sT}$	costante di tempo
	ritardatore puro	$G = e^{-\tau s}$??

AGGREGATI DI SOTTOSISTEMI

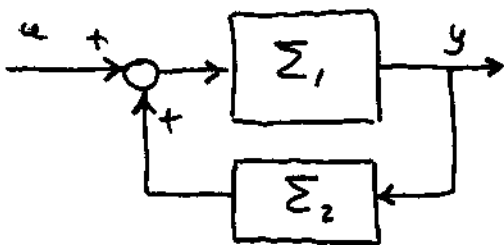
Aggregati elementari



casca

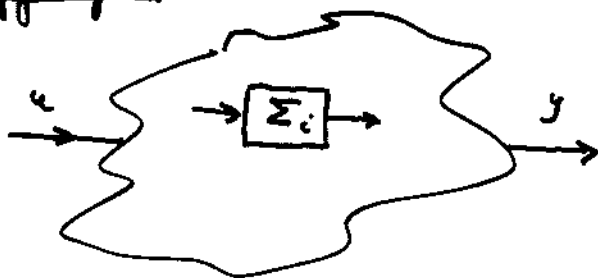


parallelo



retroazione

Aggregati



Problemi

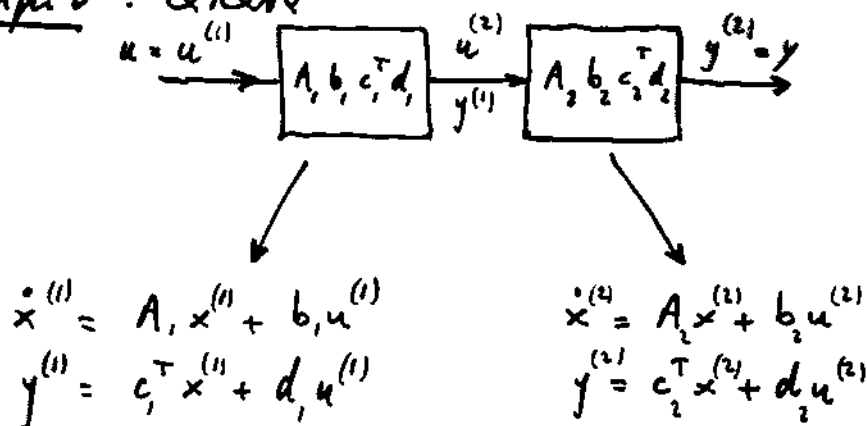
$$(A_i, b_i, c_i^T, d_i) \longrightarrow (A, b, c^T, d)$$

$$(N_i, D_i) \longrightarrow (N, D)$$

$$G_i \longrightarrow G$$

$$(A_i, b_i, c_i^T, d_i) \rightarrow (A, b, c^T, d)$$

Esempio : cercare



$$\begin{aligned} \dot{x}^{(1)} &= A_1 x^{(1)} + b_1 u^{(1)} \\ y^{(1)} &= c_1^T x^{(1)} + d_1 u^{(1)} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \dot{x}^{(2)} &= A_2 x^{(2)} + b_2 u^{(2)} \\ y^{(2)} &= c_2^T x^{(2)} + d_2 u^{(2)} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} u^{(1)} &= u \\ u^{(2)} &= y^{(1)} \\ y^{(2)} &= y \end{aligned}$$

$$\dot{x}^{(1)} = A_1 x^{(1)} + b_1 u$$

$$\dot{x}^{(2)} = A_2 x^{(2)} + b_2 c_1^T x^{(1)} + b_2 d_1 u$$

$$y = c_2^T x^{(2)} + d_2 c_1^T x^{(1)} + d_2 d_1 u$$

$$\begin{aligned} x &= \begin{bmatrix} x^{(1)} \\ x^{(2)} \end{bmatrix} \Rightarrow \dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{x}^{(1)} \\ \dot{x}^{(2)} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & 0 \\ b_2 c_1^T & A_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x^{(1)} \\ x^{(2)} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 d_1 \end{bmatrix} u \\ y &= \begin{bmatrix} d_2 c_1^T & c_2^T \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x^{(1)} \\ x^{(2)} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} d_1 d_2 \end{bmatrix} u \end{aligned}$$

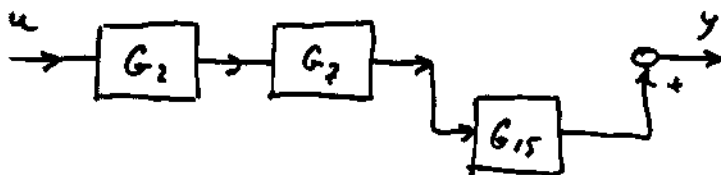
Si noti che il sistema è improprio solo se entrambi i sottosistemi sono impropri.

Nel caso generale si segue lo stesso procedimento.

$$G_i \rightarrow G$$

Formule di Mason

$$G = \frac{\sum_k C_k \Delta_k}{\Delta}$$



k-esimo cammino diretto
 $C_k = G_1 G_2 G_{15}$

Δ = determinante dell'aggregato

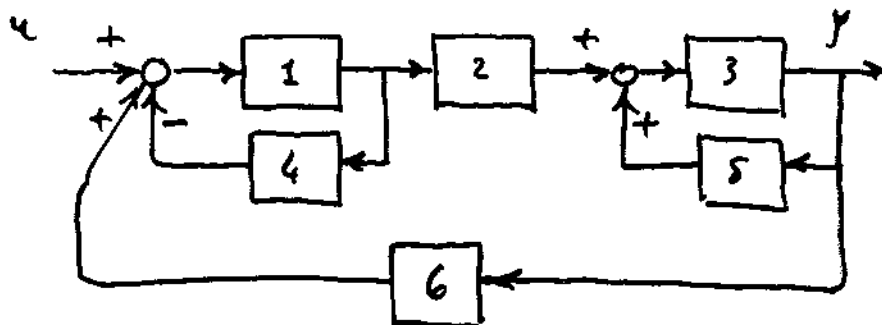
$$\Delta = 1 - \sum_i L_i + \sum_i \sum_j L_i L_j - \sum_i \sum_j \sum_h L_i L_j L_h + \dots$$

L_i = prodotto delle f.d.t. dell'i-esimo loop
 (cammino chiuso)

Le sommatorie doppie (triple, ...) vanno estese soltanto ai cammini chiusi che non si toccano a due a due (a tre a tre, ...)

Δ_k = determinante ridotto rispetto al k-esimo cammino diretto = Δ privato di tutti i termini relativi a loop toccati dal k-esimo cammino diretto

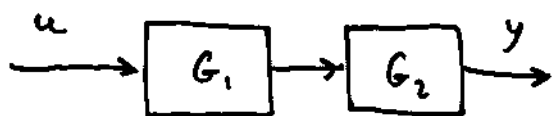
Esempio



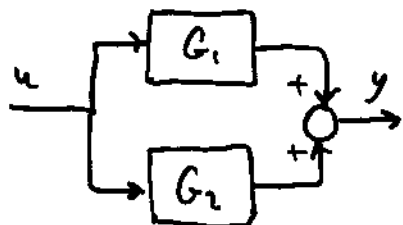
un solo cammino diretto con $\Delta_1 = 1$

$$G = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_1 G_4 - G_3 G_5 - G_1 G_2 G_3 G_6 - G_1 G_4 G_3 G_5}$$

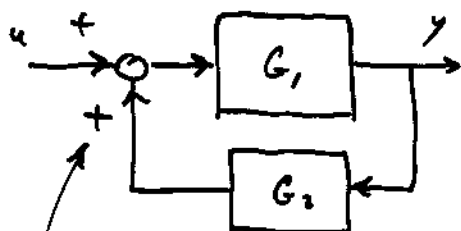
CASCATA, PARALLELO E RETROAZIONE



$$G = G_1 G_2$$

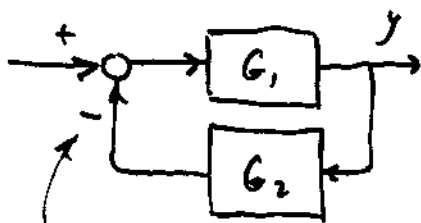


$$G = G_1 + G_2$$



$$G = \frac{G_1}{1 - G_1 G_2}$$

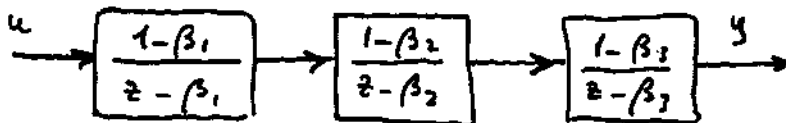
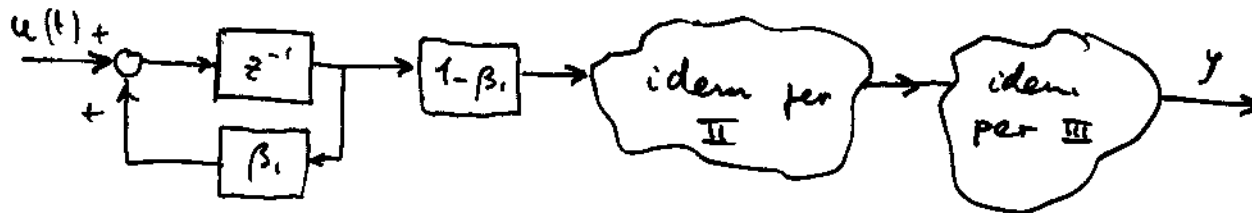
retroazione positive



$$G = \frac{G_1}{1 + G_1 G_2}$$

retroazione negativa

Esempio : scuola media



$$G(z) = \frac{\prod (1 - \beta_i)}{\prod (z - \beta_i)}$$