

Stabilità di sistemi interconnessi

Introduzione

- Assegnato un sistema dinamico LTI descritto tramite uno schema a blocchi (a tempo continuo oppure a tempo discreto), che cosa si può dire della stabilità (**stabilità interna e stabilità BIBO**) del sistema nel suo complesso?
- La **struttura** dello schema agevola l'analisi di stabilità?
 - Esistono delle configurazioni in cui la **stabilità del sistema interconnesso** e' **garantita**, se i sottosistemi elementari sono stabili?
 - Esistono configurazioni in cui questa proprietà non e' valida?

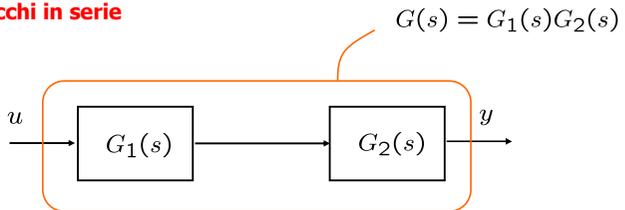
Tempo continuo vs tempo discreto

- I **risultati** a cui arriveremo saranno **validi** sia per **sistemi a tempo continuo** che a **tempo discreto**.
- Per semplicità allora analizziamo in dettaglio solo il caso a tempo continuo, riportando poi i risultati del caso a tempo discreto.

Sistemi interconnessi a tempo continuo

Analisi di stabilità

- Blocchi in serie



$$G_1(s) = \frac{N_1(s)}{D_1(s)} \quad G_2(s) = \frac{N_2(s)}{D_2(s)}$$

↳
$$G(s) = \frac{N_1(s)N_2(s)}{D_1(s)D_2(s)} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

- Caso 1: assenza di fattori comuni

$$\{ \text{Poli di } G(s) \} = \{ \text{Poli di } G_1(s) \} \cup \{ \text{Poli di } G_2(s) \}$$

↳ $G(s)$ asint. stabile ↔ $G_1(s), G_2(s)$ asint. stabili

- Caso 2: presenza di fattori comuni

- Cancellazioni con $\text{Re}(\text{poli "cancellati"}) < 0$

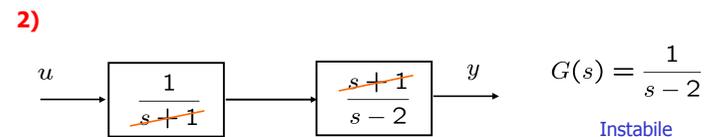
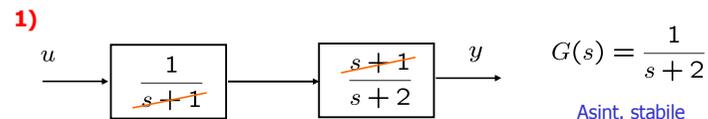
↳ Dinamica "nascosta" asint. stabile

- Cancellazioni con $\text{Re}(\text{poli "cancellati"}) \geq 0$

↳ Dinamica "nascosta" non asint. stabile

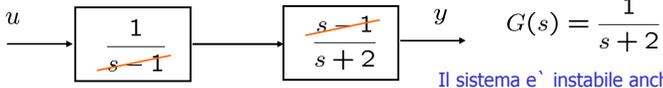
↳ Il sistema non è asint. stabile anche se $G(s)$ non lo mostra

- Esempi



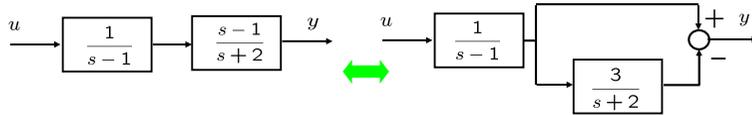
3)

Parte 6, 9



Il sistema e' instabile anche se $G(s)$ non lo mostra

Infatti:



$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_1 + u \\ \dot{x}_2 = -2x_2 + 3x_1 \\ y = x_1 - x_2 \end{cases} \quad \text{Autovalore } > 0$$

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 3 & -2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

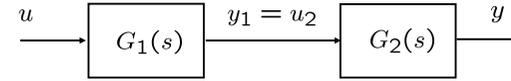
$$y = [1 \quad -1] x$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

- Blocchi in serie: analisi nel tempo

Parte 6, 10



$$\begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + b_1 u \\ y_1 = c_1 x_1 + d_1 u \\ \dot{x}_2 = A_2 x_2 + b_2 y_1 = A_2 x_2 + b_2 c_1 x_1 + b_2 d_1 u \\ y = c_2 x_2 + d_2 y_1 \end{cases}$$

$$G_1(s) = c_1(sI - A_1)^{-1} b_1 + d_1 \quad G_2(s) = c_2(sI - A_2)^{-1} b_2 + d_2$$

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & 0 \\ b_2 c_1 & A_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 d_1 \end{bmatrix} u \\ y = [d_2 c_1 \quad c_2] x + d_1 d_2 u \end{cases}$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

Parte 6, 11

- Conclusione blocchi in serie

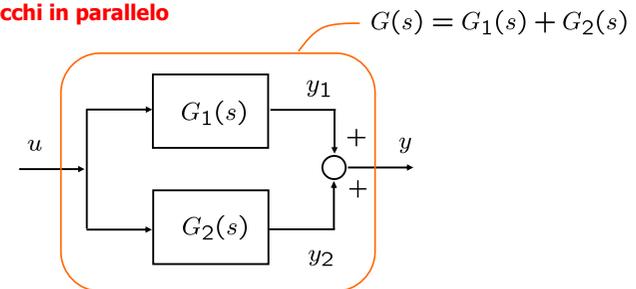
- Sistema complessivo asintoticamente stabile \leftrightarrow Sottosistemi asintoticamente stabili
- Gli autovalori non cambiano a causa della connessione in serie

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

Parte 6, 12

- Blocchi in parallelo



$$G(s) = \frac{N_1(s)}{D_1(s)} + \frac{N_2(s)}{D_2(s)} = \frac{N_1(s)D_2(s) + N_2(s)D_1(s)}{D_1(s)D_2(s)} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

- Caso 1: assenza di fattori comuni

$$\{ \text{Poli di } G(s) \} = \{ \text{Poli di } G_1(s) \} \cup \{ \text{Poli di } G_2(s) \}$$

\hookrightarrow $G(s)$ asint. stabile \iff $G_1(s), G_2(s)$ asint. stabili

- Caso 2: presenza di fattori comuni

- Cancellazioni con $\text{Re}(\text{poli "cancellati"}) < 0$

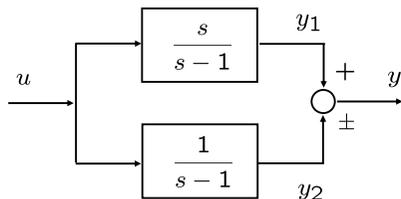
\hookrightarrow Dinamica "nascosta" asint. stabile

- Cancellazioni con $\text{Re}(\text{poli "cancellati"}) \geq 0$

\hookrightarrow Dinamica "nascosta" non asint. stabile

\hookrightarrow Il sistema non e' asint. stabile anche se $G(s)$ non lo mostra

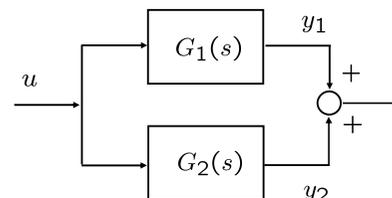
- Esempio



(+) $G(s) = \frac{s+1}{s-1}$ Instabile

(-) $G(s) = 1$ Il sistema e' instabile anche se $G(s)$ non lo mostra

- Blocchi in parallelo: analisi nel tempo



$$\begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + b_1 u \\ y_1 = c_1 x_1 + d_1 u \end{cases} \quad \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + b_2 u \\ y_2 = c_2 x_2 + d_2 u \end{cases}$$

$$G_1(s) = c_1(sI - A_1)^{-1}b_1 + d_1 \quad G_2(s) = c_2(sI - A_2)^{-1}b_2 + d_2$$

\hookrightarrow

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & 0 \\ 0 & A_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \end{bmatrix} u \\ y = [c_1 \ c_2] x + (d_1 + d_2) u \end{cases}$$

- Conclusione blocchi in parallelo

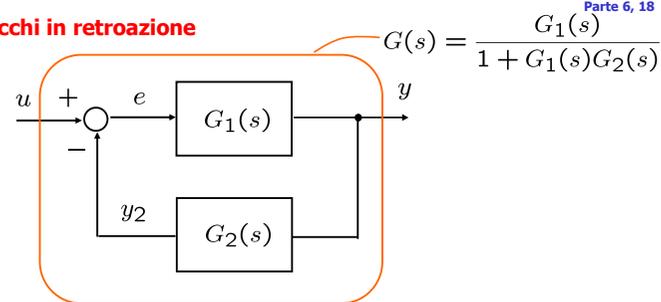
- Sistema complessivo asintoticamente stabile ↔ Sottosistemi asintoticamente stabili
- Gli autovalori non cambiano a causa della connessione in parallelo

- Anche in assenza di fattori comuni

$$\{ \text{Poli di } G(s) \} = \{ \text{Radici di } D_1(s)D_2(s) + N_1(s)N_2(s) \}$$

↳ $G(s)$ asint. stabile ~~↔~~ $G_1(s), G_2(s)$ asint. stabili

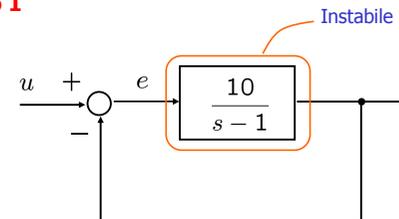
- Blocchi in retroazione



$$G(s) = \frac{G_1(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)}$$

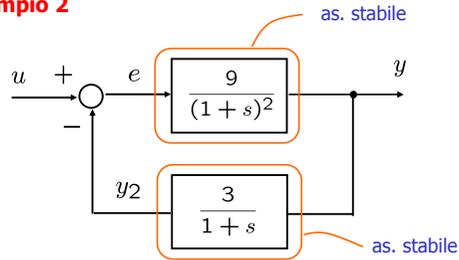
↳
$$G(s) = \frac{\frac{N_1(s)}{D_1(s)}}{1 + \frac{N_1(s)N_2(s)}{D_1(s)D_2(s)}} = \frac{N_1(s)D_2(s)}{D_1(s)D_2(s) + N_1(s)N_2(s)}$$

- Esempio 1



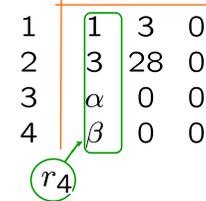
$$G(s) = \frac{\frac{10}{s-1}}{1 + \frac{10}{s-1}} = \frac{\frac{10}{s-1}}{\frac{s-1+10}{s-1}} = \frac{10}{s+9} \quad \text{Asint. stabile}$$

- Esempio 2



$$G(s) = \frac{9}{1 + \frac{27}{(1+s)^3}} = \frac{9(1+s)}{(1+s)^3 + 27}$$

$$\varphi(s) = (1+s)^3 + 27 = s^3 + 3s^2 + 3s + 28$$



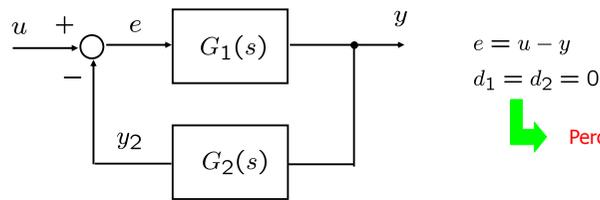
$$\alpha = -\frac{1}{3} \det \begin{bmatrix} 1 & 3 \\ 3 & 28 \end{bmatrix} = -\frac{19}{3}$$

$$\beta = 28$$

Due variazioni di segno in r_4

Instabilita`

- Blocchi in retroazione: analisi nel tempo



$$e = u - y$$

$$d_1 = d_2 = 0$$

Perche` (es. a casa)

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + b_1 e \\ y = c_1 x_1 \end{cases} \quad \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + b_2 y \\ y_2 = c_2 x_2 \end{cases}$$

$$G_1(s) = c_1(sI - A_1)^{-1} b_1 + d_1 \quad G_2(s) = c_2(sI - A_2)^{-1} b_2 + d_2$$

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & -b_1 c_2 \\ b_2 c_1 & A_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_1 \\ 0 \end{bmatrix} u \\ y = [c_1 \ 0] x \end{cases}$$

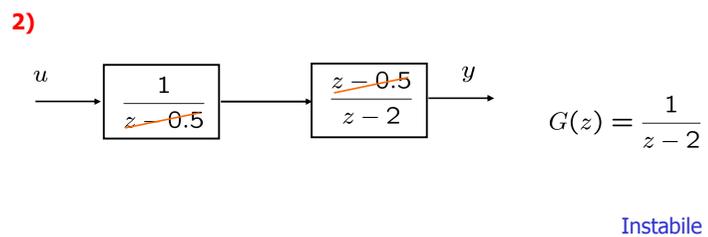
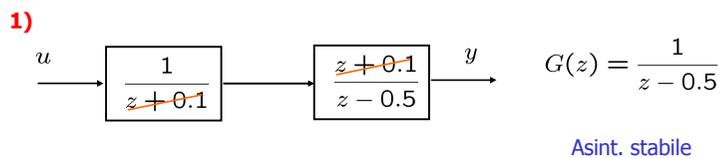
- Conclusione blocchi in retroazione

- Sistema complessivo asintoticamente stabile Sottosistemi asintoticamente stabili
- Gli autovalori cambiano a causa della connessione in retroazione

Sistemi interconnessi a tempo discreto

Analisi di stabilità: i risultati

Esempi

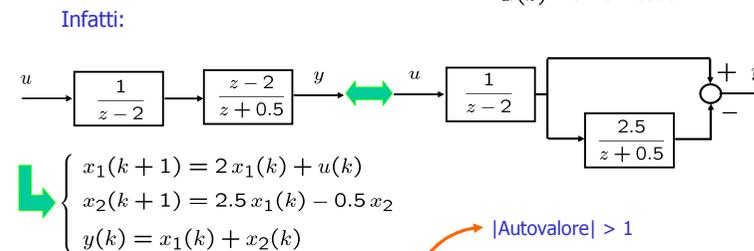
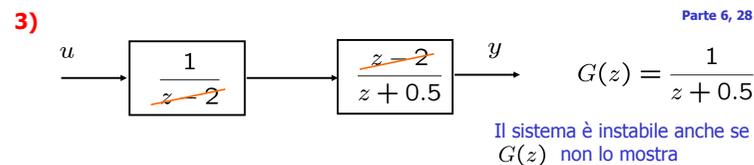


Tempo discreto: blocchi in serie

- Sistema complessivo asintoticamente stabile ↔ Sottosistemi asintoticamente stabili
- Gli autovalori non cambiano a causa della connessione in serie

A tempo discreto sistema as. stabile significa che gli autovalori ...

Per le **cancellazioni** valgono considerazioni analoghe a quelle fatte per il caso di sistemi a tempo continuo.



$$\begin{cases} \begin{bmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 2.5 & -0.5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u(k) \\ y(k) = [1 \ 1] x(k) \end{cases}$$

Tempo discreto: blocchi in parallelo

- Sistema complessivo asintoticamente stabile \leftrightarrow Sottosistemi asintoticamente stabili
- Gli autovalori non cambiano a causa della connessione in parallelo

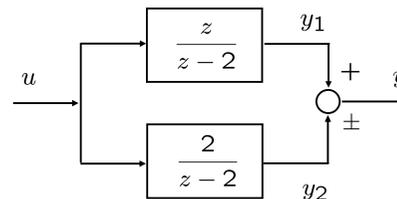
Per le **cancellazioni** valgono considerazioni analoghe a quelle fatte per il caso di sistemi a tempo continuo.

Tempo discreto: blocchi in retroazione

- Sistema complessivo asintoticamente stabile \nleftrightarrow Sottosistemi asintoticamente stabili
- Gli autovalori cambiano a causa della connessione in retroazione!

Per le **cancellazioni** valgono considerazioni analoghe a quelle fatte per il caso di sistemi a tempo continuo.

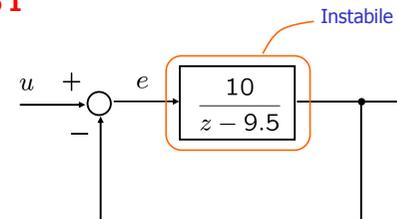
Esempio



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

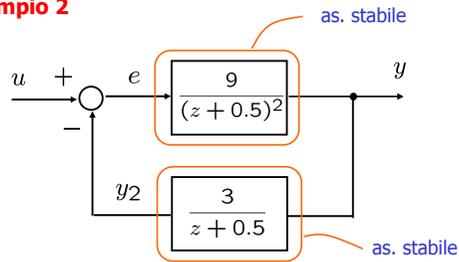
(-) $G(z) = 1$ Il sistema è instabile anche se $G(z)$ non lo mostra

- Esempio 1



$$G(z) = \frac{\frac{10}{z-9.5}}{1 + \frac{10}{z-9.5}} = \frac{\frac{10}{z-9.5}}{\frac{z-9.5+10}{z-9.5}} = \frac{10}{z+0.5} \text{ Asint. stabile}$$

- Esempio 2



$$G(z) = \frac{9}{1 + \frac{(z+0.5)^2}{27}} = \frac{9(z+0.5)}{(z+0.5)^3 + 27}$$

$$\varphi(z) = (z + 0.5)^3 + 27 = z^3 + 1.500z^2 + 0.750z + 27.125$$



Per i criteri di as. stabilità, questo polinomio caratteristico è instabile!

Infatti

$$\begin{aligned} z_1 &= -3.5000 \\ z_2 &= 1.0000 + 2.5981j \\ z_3 &= 1.0000 - 2.5981j \end{aligned}$$

Trasformazione bilineare

$$z = \frac{w+1}{w-1}$$



$$q(w) = 30.375w^3 - 77.625w^2 + 82.125w - 26.875$$

Criterio di Routh

3	30.375	82.125
2	-77.625	-26.875
1	71.6087	
0	-26.875	



3 variazioni di segno: instabile! Tutte le radici di $\varphi(z)$ hanno modulo maggiore dell'unità.