

Rappresentazioni della FdT

Fondamenti di Automatica

Mara Tanelli

Slide di supporto alla lezione del 9 aprile 2020

Terminologia: FdT come funzione razionale

$$G(s) = \frac{N_G(s)}{D_G(s)} = \frac{\beta_\nu s^\nu + \beta_{\nu-1} s^{\nu-1} + \dots + \beta_1 s + \beta_0}{\alpha_\nu s^\nu + \alpha_{\nu-1} s^{\nu-1} + \dots + \alpha_1 s + \alpha_0}, \quad \nu \leq n, \quad \alpha_\nu \neq 0$$

Zeri

Radici dell'equazione

$$N_G(s) = 0$$

Reali o complessi coniugati!

Poli

Radici dell'equazione

$$D_G(s) = 0$$

Relazione tra poli e autovalori

Tutti i poli sono autovalori

Qualche autovalore potrebbe non essere polo

Per i sistemi in forma minima, tutti gli autovalori sono poli

Nell'insieme, poli e zeri costituiscono le *Singularità*

Fondamenti di Automatica: Funzione di trasferimento

Poli=Autovalori

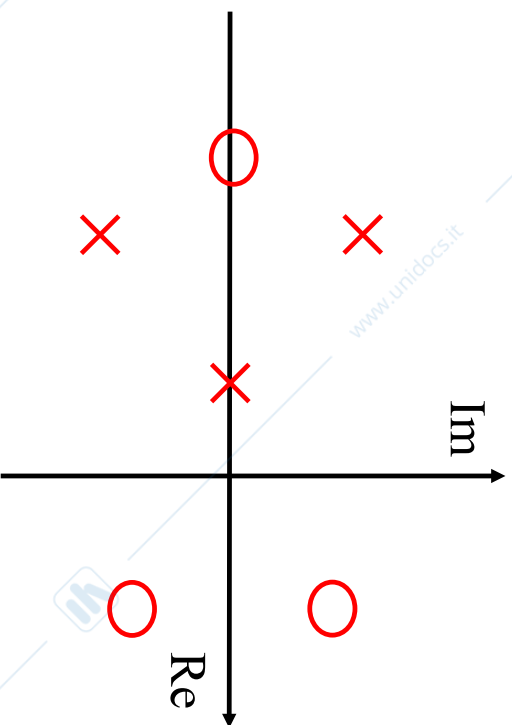
Convenzioni - 2

Salvo contrario avviso, nel resto della presentazione si farà riferimento a sistemi in cui non avvengono cancellazioni:

I concetti di polo e di autovalore coincidono

Rappresentazioni e parametri - 1

Sul piano di Gauss zeri (reali o complessi) si rappresentano con cerchietti e crocette



Zeri
Poli

Rappresentazioni e parametri - 2

Forme fattorizzate - 1

$$G(s) = \frac{p \prod_i (s + z_i) \prod_i (s^2 + 2\zeta_i \alpha_{ni} s + \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (s + p_i) \prod_i (s^2 + 2\zeta_i \omega_{ni} s + \omega_{ni}^2)}$$

$$G(s) = \frac{\mu \prod_i (1 + \tau_i s) \prod_i (1 + 2\zeta_i s / \alpha_{ni} + s^2 / \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (1 + T_i s) \prod_i (1 + 2\zeta_i s / \omega_{ni} + s^2 / \omega_{ni}^2)}$$

Costante di trasferimento

p reale non nullo

Guadagno

μ reale non nullo

Tipo (#zeri - # poli nulli, in $s=0$)

g intero positivo, negativo o nullo



Rappresentazioni e parametri - 3

Forme fattorizzate - 2

$$G(s) = \frac{P \prod_i (s + z_i) \prod_i (s^2 + 2\xi_i \alpha_{ni} s + \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (s + p_i) \prod_i (s^2 + 2\xi_i \omega_{ni} s + \omega_{ni}^2)}$$

$$G(s) = \frac{\mu \prod_i (1 + \tau_i s) \prod_i (1 + 2\xi_i s / \alpha_{ni} + s^2 / \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (1 + T_i s) \prod_i (1 + 2\xi_i s / \omega_{ni} + s^2 / \omega_{ni}^2)}$$

Zeri e Poli reali non nulli

$$-z_i, \quad -p_i \quad z_i \neq 0, \quad p_i \neq 0$$

Costanti di tempo

$$\tau_i, \quad T_i \quad \tau_i \neq 0, \quad T_i \neq 0$$

Pulsazioni naturali di zeri e poli cc

$$\alpha_{ni}, \quad \omega_{ni} \quad \alpha_{ni} > 0, \quad \omega_{ni} > 0$$

Smorzamenti di zeri e poli cc

$$\xi_i, \quad \xi_i \quad |\xi_i| < 1, \quad |\xi_i| < 1$$

Fondamenti di Automatica: Funzione di trasferimento



Rappresentazioni e parametri - 4

Relazioni tra i parametri

$$G(s) = \frac{\rho \prod_i (s + z_i) \prod_i (s^2 + 2\zeta_i \alpha_{ni} s + \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (s + p_i) \prod_i (s^2 + 2\xi_i \omega_{ni} s + \omega_{ni}^2)}$$

$$G(s) = \frac{\mu \prod_i (1 + \tau_i s) \prod_i (1 + 2\zeta_i s / \alpha_{ni} + s^2 / \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (1 + T_i s) \prod_i (1 + 2\xi_i s / \omega_{ni} + s^2 / \omega_{ni}^2)}$$

$$\mu = \rho \frac{\prod_i z_i \prod_i \alpha_{ni}^2}{\prod_i p_i \prod_i \omega_{ni}^2} \Leftrightarrow \rho = \mu \frac{\prod_i \tau_i \prod_i \omega_{ni}^2}{\prod_i T_i \prod_i \alpha_{ni}^2}$$

$$\tau_i = \frac{1}{z_i} \quad , \quad T_i = \frac{1}{p_i}$$

Fondamenti di Automatica: Funzione di trasferimento



Rappresentazioni e parametri - 5

Guadagno - 1

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D = \frac{\mu \prod_i (1 + \tau_i s) \prod_i (1 + 2\zeta_i s / \alpha_{ni} + s^2 / \alpha_{ni}^2)}{s^g \prod_i (1 + T_i s) \prod_i (1 + 2\xi_i s / \omega_{ni} + s^2 / \omega_{ni}^2)}$$

Ipotesi: il sistema è asintoticamente stabile ($g \leq 0, T_i > 0, \xi_i > 0$)

Calcolo del valore asintotico dell'uscita conseguente a un ingresso costante

$$u(t) = \bar{u} \text{sca}(t) \Leftrightarrow U(s) = \frac{\bar{u}}{s}$$

$$\begin{aligned} \bar{y} &= \lim_{t \rightarrow +\infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)U(s) = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s) \frac{\bar{u}}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) \bar{u} = \\ &= G(0) \bar{u} = (-CA^{-1}B + D) \bar{u} = \begin{cases} \mu \bar{u} & , \quad g = 0 \\ 0 & , \quad g < 0 \end{cases} \end{aligned}$$

Fondamenti di Automatica: Funzione di trasferimento

Rappresentazioni e parametri - 6

Guadagno - 2

$$\bar{y} = \begin{pmatrix} -CA^{-1}B + D \end{pmatrix} \bar{u} = \begin{cases} \mu \bar{u} & , \quad g = 0 \\ 0 & , \quad g < 0 \end{cases}$$

Per un sistema asintoticamente stabile con $g = 0$, il guadagno μ è il rapporto tra il valore dell'uscita asintotica e il valore dell'ingresso costante che l'ha prodotta

Si ricordi anche che all'equilibrio (indipendentemente dalla stabilità asintotica) si aveva

$$\bar{y} = \begin{pmatrix} -CA^{-1}B + D \end{pmatrix} \bar{u}$$

e lo scalare $-CA^{-1}B + D$ era stato denominato guadagno statico

Ciò motiva la nuova denominazione (usata anche quando $g \neq 0$)



Rappresentazioni e parametri - 7

Integratore

$$G(s) = \frac{1}{s} \Leftrightarrow \begin{cases} \dot{x}(t) = u(t) \\ y(t) = x(t) \end{cases}, \quad x_0 = 0 \Leftrightarrow y(t) = \int_0^t u(\tau) d\tau$$

Una fdt con un polo in $s = 0$ ha l'uscita pari all'integrale tra 0 e t dell'ingresso

Ricordare il teorema di integrazione per la trasformata di Laplace

Se $g = 2$ uscita è l'integrale doppio e così via

Generalizzazione: una fdt di tipo $g > 0$ contiene g Azioni integrali

Derivatore

La funzione $G(s) = s$ non è una fdt!

Però una fdt con $g < 0$ contiene g Azioni derivative

Ricordare il teorema di derivazione per la trasformata di Laplace



Rappresentazioni e parametri - 8

Costanti di tempo (al denominatore)

$$G(s) = \frac{1}{1 + sT} \Leftrightarrow g_y(t) = \frac{1}{T} e^{-\frac{t}{T}}$$

La risposta all'impulso coincide con un movimento libero

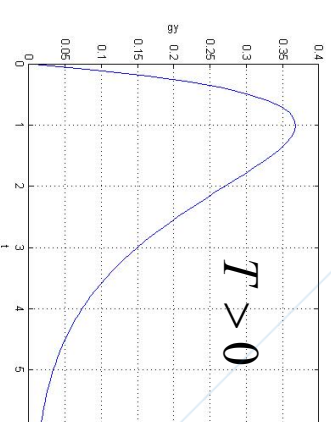
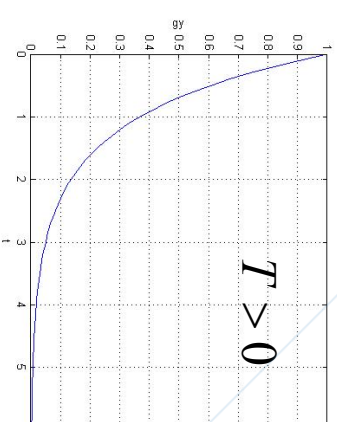
Presenza nel movimento libero del modo

$$e^{-\frac{t}{T}}$$

Per un sistema asintoticamente stabile, una costante di tempo "piccola" corrisponde a una risposta all'impulso e a un modo "veloci"

Generalizzazione

$$G(s) = \frac{1}{(1 + sT)^2} \Leftrightarrow g_y(t) = \frac{1}{T^2} t e^{-\frac{t}{T}}$$



Rappresentazioni e parametri - 9

Pulsazione naturale e smorzamento (al denominatore) - 1

$$s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2 = 0, \quad \omega_n > 0, \quad |\xi| < 1 \Rightarrow s = p_{1,2} = -\xi\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\xi^2}$$

$$\omega_n = |p_{1,2}|$$

$$\xi = \cos(\theta)$$

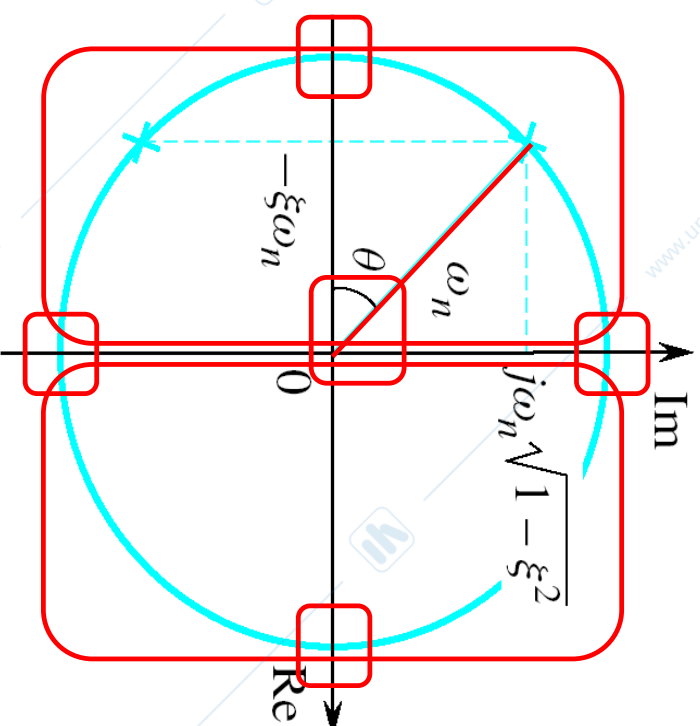
$$\xi = 0 \Leftrightarrow \operatorname{Re}(p_{1,2}) = 0$$

$$\xi > 0 \Leftrightarrow \operatorname{Re}(p_{1,2}) < 0$$

$$\xi < 0 \Leftrightarrow \operatorname{Re}(p_{1,2}) > 0$$

$$\xi = 1 \Leftrightarrow p_{1,2} = -\omega_n$$

$$\xi = -1 \Leftrightarrow p_{1,2} = \omega_n$$



Rappresentazioni e parametri - 10

Pulsazione naturale e smorzamento (al denominatore) - 2

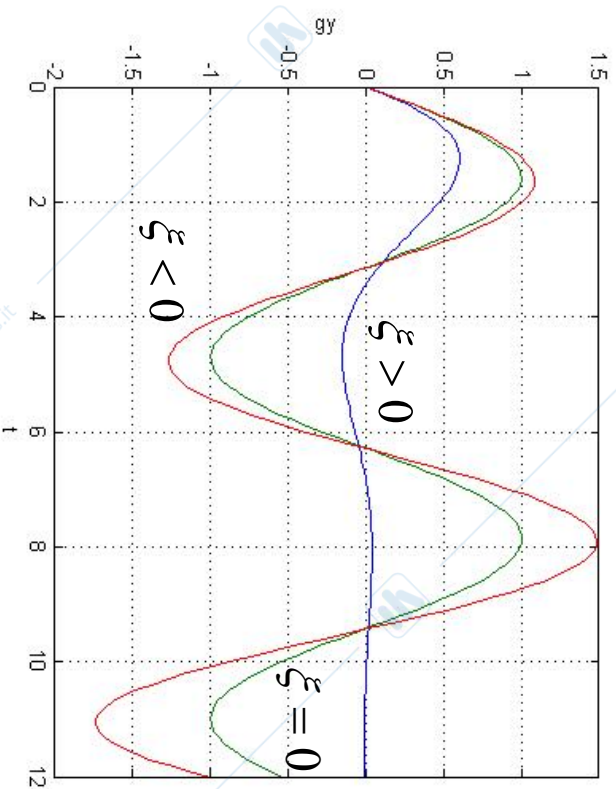
$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

$$\Leftrightarrow g_y(t) = \frac{\omega_n}{\sqrt{1-\xi^2}} e^{-\xi\omega_n t} \sin\left(\omega_n t \sqrt{1-\xi^2}\right)$$

La risposta all'impulso coincide con un movimento libero

Presenza nel movimento libero del modo

$$e^{-\xi\omega_n t} \sin\left(\omega_n t \sqrt{1-\xi^2}\right)$$



Fondamenti di Automatica: Funzione di trasferimento