

Raggiungibilità, Osservabilità, Controllabilità

Wednesday, 17 May 2017 09:38

in un sistema lineare stazionario

$$\begin{array}{l} \text{TC} \\ \uparrow \\ \mathbf{A} \end{array} \left\{ \begin{array}{l} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t) \\ y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}u(t) \end{array} \right.$$

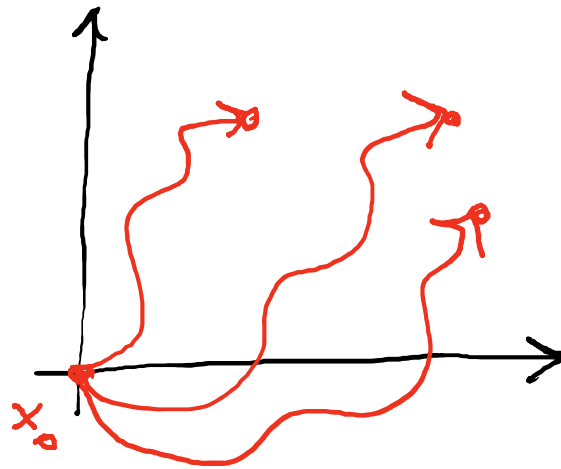
$$\begin{array}{l} \downarrow \\ \text{TD:} \end{array} \left\{ \begin{array}{l} \mathbf{x}(i+1) = \mathbf{A}\mathbf{x}(i) + \mathbf{B}u(i) \\ y(i) = \mathbf{C}\mathbf{x}(i) + \mathbf{D}u(i) \end{array} \right.$$

\vec{x} : n stati
 \vec{u} : m ingressi
 \vec{y} : c uscite

RAGGIUNGIBILITÀ

Wednesday, 17 May 2017 09:44

DEF. Un sistema è raggiungibile se a partire da un qualunque stato iniziale x_0 posso raggiungere qualunque stato finale x con una opportuna azione di controllo



$$x(0) = x_0$$

$$x(1) = Ax(0) + Bu(0) = Ax_0 + Bu(0)$$

$$x(2) = Ax(1) + Bu(1) = A^2x_0 + ABu(0) + Bu(1)$$

$$x(3) = Ax(2) + Bu(2) = A^3x_0 + A^2Bu(0) + ABu(1) + Bu(2)$$

⋮

$$x(n) = A^n x(0) + \sum_{i=1}^n A^{n-i} B u(i-1)$$

$$\underbrace{x(n) - A^n x(0)}_{n \times 1} = \underbrace{\begin{bmatrix} B & AB & A^2B & \dots & A^{n-1}B \end{bmatrix}}_{n \times mn} \underbrace{\begin{bmatrix} u(n-1) \\ u(n-2) \\ \vdots \\ u(0) \end{bmatrix}}_{mn \times 1}$$

MATRICE DI RAGGIUNGIBILITÀ
(R)

← il sistema
è RAGGIUNGIBILE

Se il rank(R) = n

Se $\text{RANK}[R] < n$

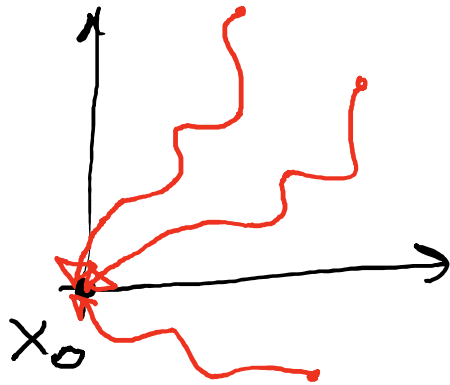
SONO RAGGIUNGIBILI SOLO
GLI STATI $\in \text{Image}[R]$

[PARZIALMENTE RAGGIUNGIBILE]

CONTROLLABILITÀ

Wednesday, 17 May 2017 10:01

DEF: UN SISTEMA È CONTROLLABILE SE, A PARTIRE A
DA UNO STATO INIZIALE QUALUNQUE x_{iniz}
IL SISTEMA PUÒ ESSERE PORTATO NELLO STATO DI RIPOSO x_0
CON UNA OPPORTUNA AZIONE DI CONTROLLO



$$x_0 = x(n)$$

$$x_{iniz} = x(0)$$

$$x_0 - A^n x_{iniz} = R \cdot \begin{bmatrix} u(n-1) \\ \vdots \\ u(0) \end{bmatrix}$$

IL SISTEMA È CONTROLLABILE se

$$A^n x_{iniz} \in \text{Image}(R) \quad \text{quindi se } \text{Image}(A) \subset \text{Image}(R)$$

OSSERVABILITÀ

Wednesday, 17 May 2017 10:09

DEF: UN SISTEMA È OSSERVABILE SE

- conoscendo $u(t)$ da $t=t_0$ a $t=t_f$

- conoscendo $y(t)$ da $t=t_0$ a $t=t_f$

SONO IN GRADO DI DETERMINARE lo stato iniziale $x(t_0)$

$$\downarrow$$

$$y(0) = Cx(0) + Du(0)$$

$$y(1) = Cx(1) + Du(1) = CAx(0) + CBu(0) + Du(1)$$

$$y(2) = Cx(2) + Du(2) = CAx(1) + CBu(1) + Du(2)$$

$$= \underbrace{CA^2x(0)}_{\uparrow} + \underbrace{CABu(0) + CBu(1)}_{\uparrow} + Du(2)$$

$$\vdots$$

$$y(n-1) = CA^{n-1}x(0) + \sum_{i=1}^{n-1} CA^{n-i}Bu(i-1) + Du(n-1)$$

$$\begin{bmatrix} y(0) - Du(0) \\ y(1) - CBu(0) - Du(1) \\ \vdots \\ y(n-1) - \sum_{i=1}^{n-1} CA^{n-i}Bu(i-1) - Du(n-1) \end{bmatrix}_{n \times 1} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}_{n \times n} x(0) \}_{n \times 1}$$

\nearrow matrice di osservabilità

$$\text{se } \text{RANK}(\mathcal{O}) = n$$

IL SISTEMA HA SOLUZIONE UNICA

\hookrightarrow È OSSERVABILE

$$\text{se } \text{RANK}(\mathcal{O}) < n$$

IL SISTEMA NON È OSSERVABILE

(PARZIALMENTE OSSERVABILE)

[gli stati $\in \text{Ker}(\mathcal{O})$ NON SONO OSSERVABILI]

$$\mathcal{O}(x_{\text{ker}}) = 0$$

$$\mathcal{O}(x_{\text{ker}} + \bar{x}) = \mathcal{O}(\bar{x})$$

Cambio di base degli stati

Monday, 22 May 2017

13:49

$$x = T x' \quad x' = \bar{T}^{-1} x$$

$$\begin{cases} x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) \\ y(k) = Cx(k) + Du(k) \end{cases}$$
$$\rightarrow \begin{cases} x'(k+1) = \bar{T}^{-1} A T x'(k) + \bar{T}^{-1} B u(k) \\ y(k) = C T x'(k) + D u(k) \end{cases}$$
$$\begin{cases} x'(k+1) = A' x'(k) + B' u(k) \\ y(k) = C' x'(k) + D' u(k) \end{cases}$$

$$\begin{cases} A' = \bar{T}^{-1} A T \\ B' = \bar{T}^{-1} B \\ C' = C T \\ D' = D \end{cases}$$

Forma ^{standard} base di raggiungibilità

Monday, 22 May 2017 14:00

$$T = \begin{bmatrix} T_1 & \vdots & T_2 \end{bmatrix} \quad x = T x'$$

base del
sottospazio
raggiungibile

base
dello
spazio
Non
RAGGIUNG

$$x' = \begin{cases} x_1 \\ x_2 \end{cases} \leftarrow \begin{matrix} \text{RAGGIUNG} \\ \text{NON} \\ \text{SONO} \\ \text{RAGGIUNG} \end{matrix}$$

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} \\ A_{21} & A_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B_1 \\ B_2 \end{bmatrix} u(k) \\ y(k) = \begin{bmatrix} C_1 & C_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + D u(k) \end{cases}$$

Forma base o "standard" di osservabilità

Monday, 22 May 2017 14:07

$$T = \begin{bmatrix} T_1 & T_2 \end{bmatrix}$$

base dello spazio osservabile
base dello spazio n, oss.

$$x' = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} \\ A_{21} & A_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B_1 \\ B_2 \end{bmatrix} u(k)$$

$$y(k) = \begin{bmatrix} C_1 & C_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + D u(k)$$

Monday, 22 May 2017 14:12

$$X' = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} \leftarrow \begin{matrix} \text{n.o.} & \text{n.} \\ 0 & \text{r.} \\ \text{n.o} & \text{n.r} \\ 0 & \text{n.r.} \end{matrix}$$

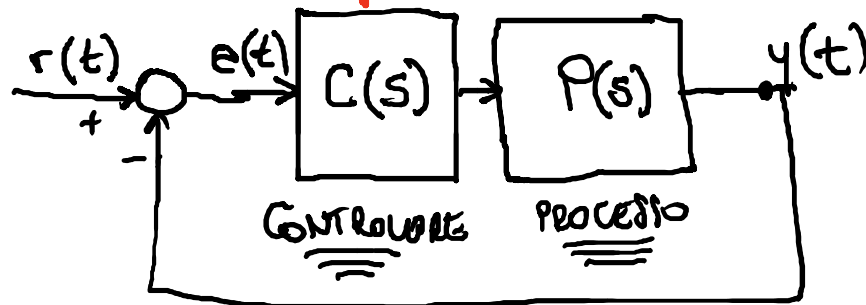
$$y(k) = \begin{bmatrix} 0 & c_2 & 0 & c_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ x_3(k) \\ x_4(k) \end{bmatrix} + Du(k)$$

Controllo PID ← DERIVATIVO

Monday, 22 May 2017

14:20

↑ PROPORZIONALE } INTEGRATIVO



$$e(t) = r(t) - y(t)$$

$$Y = C P E = C P (R - Y)$$

$$[1 + C P] Y = C P R$$

$$Y = [1 + C P]^{-1} C P R$$

$$\frac{Y}{R} = \frac{C P}{1 + C P}$$

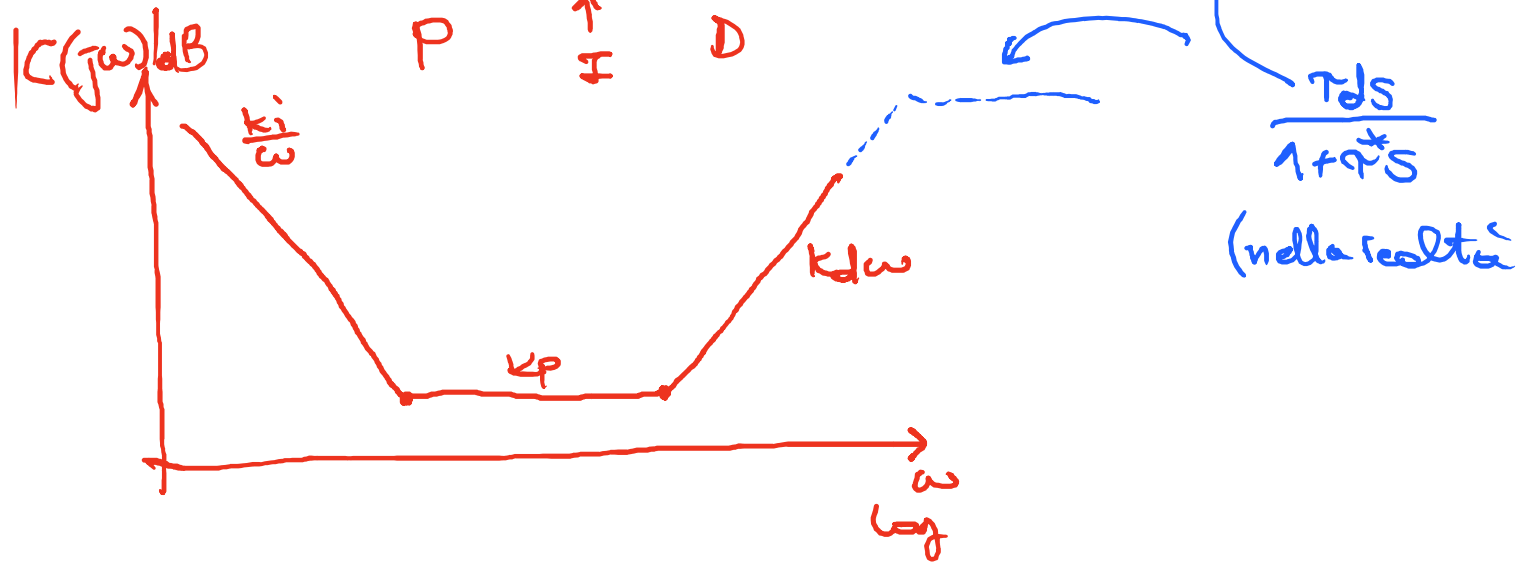
OBIETTIVI del CONTROLLO

- ES. • MINIMIZZARE $|e|$ $|e^2|$ e 1 dimensione
- SISTEMA STABILE
 - MINIMIZZARE IL TEMPO DI RISPOSTA

Controllore PID

Monday, 22 May 2017 14:26

$$C(s) = \underset{\substack{\uparrow \\ P}}{K_p} + \underset{\substack{\uparrow \\ I}}{\frac{K_i}{s}} + \underset{\substack{\uparrow \\ D}}{K_d s} = K_p \left[1 + \frac{1}{s \tau_i} + \tau_d s \right]$$



Risposta al gradino

Monday, 22 May 2017

14:30

$$R = \frac{1}{s}$$

$$E = \frac{R}{1+CP}$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sE = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{1+C(s)P(s)} =$$

1) se C ha componente integrativa $\lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = 0$

2) se C NON ha componente integrativa

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \frac{1}{1+k_p P(0)} \leftarrow \underline{\text{OFFSET}}$$

Effetto sulla stabilità

Monday, 22 May 2017 14:36

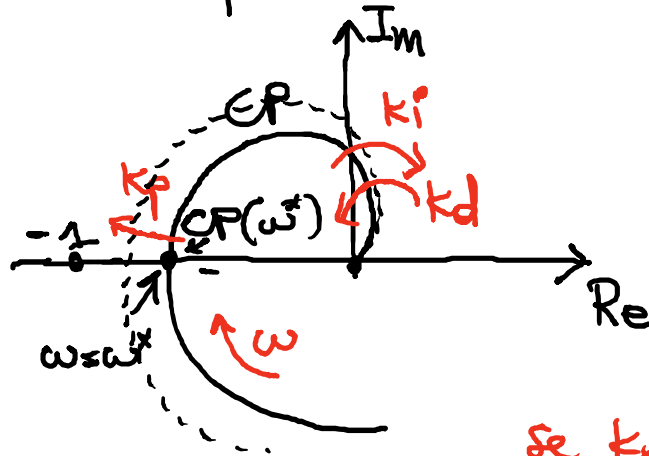
P passabasso

$$C = K_p \left[1 + \frac{1}{s\tau_i} + s\tau_d \right]$$

$$\omega^* : \angle CP(\omega^*) = \pi$$

MARGINE DI GUADAGNO

$$GM = \frac{1}{|CP(\omega^*)|}$$



se $K_p \uparrow$

$GM \downarrow$

se $K_i = \frac{K_p}{\tau_i} \uparrow$

$GM \downarrow$ (rotazione oraria)

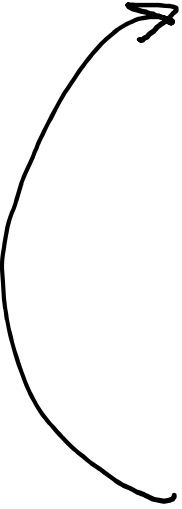
se $K_d \uparrow$

$GM \uparrow$ (rotazione antioraria)

PSEUDOCODE

Monday, 22 May 2017 14:45

```
i = 0
e_old = 0
→ forever do
    e = setpoint - actualposition
    i = i + e * dt
    d = (e - e_old) / dt
    u =  $k_p * e + k_i * i + k_d * d$ 
    e_old = e
    wait(dt)
end do
```



PID industriale

Monday, 22 May 2017

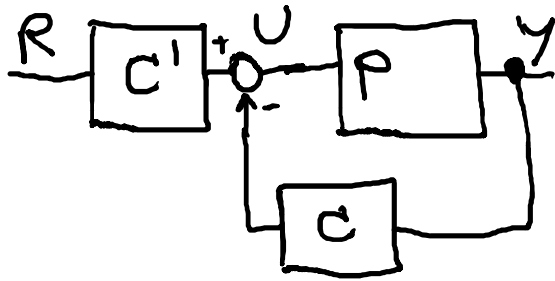
14:49



$$d(s) = K_p [R - y] + \frac{K_i}{s} [R - y] + K_d s [R - y]$$

2 PARAMETRI IN PIU'

$$u(s) = \underbrace{\left[K_p + \frac{K_i}{s} + K_d s \right]}_{C'} R - \underbrace{\left[K_p + \frac{K_i}{s} + K_d s \right]}_C y$$



$$\frac{Y}{R} = \frac{C'P}{1 + CP}$$

determina
gli ZERI

determina
i POLI

Metodo di Ziegler-Nichols (41)

Monday, 22 May 2017 14:57

o CICLO CHIUSO

H_p $P(s)$ STABILE $P(0) > 0$

1) SI CHIUDE IL SISTEMA IN REAZIONE CON C
PROPORZIONALE e si AUMENTA k_p FINCHÉ IL
SISTEMA NON COMINCIA A OSCILLARE

2) PRENDO NOTA DI $k_p = k_{pC}$, T_c [PERIODO DI OSCILLAZ.]

3) P: $k_p = 0,5 k_{pC}$

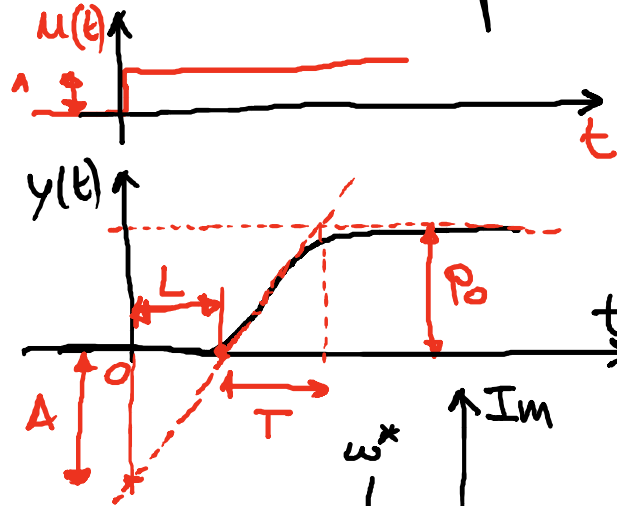
PI: $k_p = 0,45 k_{pC}$ $\tau_i = 0,8 T_c$

PID: $k_p = 0,6 k_{pC}$ $\tau_i = 0,5 T_c$ $\tau_d = 0,125 T_c$

Metodo Ziegler-Nichols a ciclo APERTO

Monday, 22 May 2017 15:06

si misura la risposta al gradino di P



$$\left(\frac{A}{L} = \frac{P_0}{T}\right) \quad P(j\omega) = \frac{e^{-j\omega L}}{1 + j\omega T} P_0$$

tipicamente $\omega^* T \gg 1$

$$P(j\omega^*) = \frac{e^{-j\omega^* L}}{j\omega^* T} P_0$$

$$\angle P(j\omega^*) = \pi \Rightarrow \omega^* L = \frac{\pi}{2} \Rightarrow \omega^* = \frac{\pi}{2L}$$

$$|P(j\omega^*)| = \frac{P_0}{\pi T} = \left(\frac{2A}{\pi}\right)$$

P: $k_p = \frac{1}{A}$



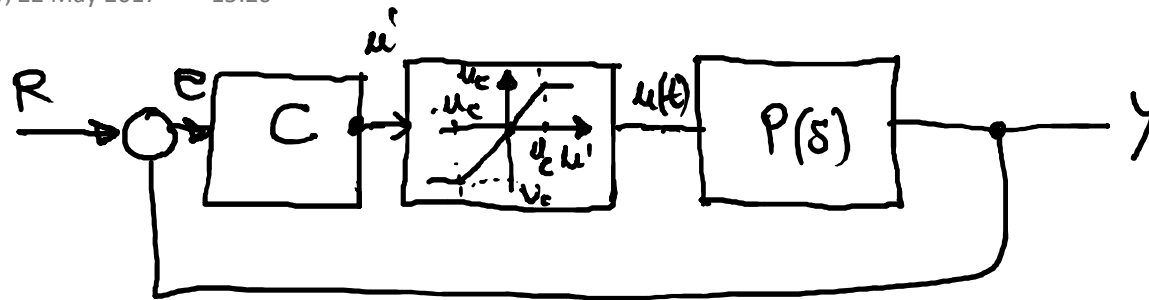
$$GM \triangleq \frac{\hat{C\Phi(\omega^*)}}{\left[\frac{1}{A} \cdot \frac{2A}{\pi} \right]^{-1}} = \frac{\pi}{2} > 1$$

PI: $k_p = \frac{0.9}{A}$ $\tau_i = 3L$

PID: $k_p = \frac{1.2}{A}$ $\tau_i = 2L$ $\tau_d = L/2$

PROBLEMA del WIND UP

Monday, 22 May 2017 15:20



↳ BISOGNA INIBIRE L'INTEGRATORE se $u > u_c \Rightarrow u' < -u_c$

