

RECAP:

controllo ottimo LQ per sistemi a tempo continuo

$$\dot{x}(t) = Fx(t) + Gu(t)$$

$$x \in \mathbb{R}^n, u \in \mathbb{R}^m$$

① modulo di sistema da controllare

$$x(0) = x_0$$

orizzonte finito
 $t \in [0, T]$

orizzonte infinito
 $t \in [0, +\infty)$

② funzionale costo

$$J_T(t) = x(T)^T S x(T) + \int_0^T x(t)^T Q x(t) + u(t)^T R u(t) dt$$

$$J_\infty(t) = \int_0^\infty x(t)^T Q x(t) + u(t)^T R u(t) dt$$

$$S, Q \in \mathbb{R}^{n \times n} \quad \text{sdp}$$

$$R \in \mathbb{R}^{m \times m} \quad \text{dp}$$

$$Q \in \mathbb{R}^{n \times n} \quad \text{sdp}$$

$$R \in \mathbb{R}^{m \times m} \quad \text{dp}$$

il caso a orizzonte infinito può essere trattato come il caso a orizzonte finito posto $T \rightarrow +\infty$ & (F, G) stabilizzabile e (F, Q) rivelabile con $Q = H^T H$

formule principali

$$u_T^*(t) = \underset{t \in [0, T]}{\text{argmin}} J_T(t)$$

$$= -K_T^*(t)x(t)$$

$$u_\infty^*(t) = \underset{t \in [0, +\infty)}{\text{argmin}} J_\infty(t)$$

$$= -K_\infty^* x(t)$$

con $K_T^*(t) = R^{-1}G^T M_T(t)$
dove $M_T(t) \in \mathbb{R}^{n \times n}$ unica soluzione sdp di

con $K_\infty^* = R^{-1}G^T M_\infty$
dove $M_\infty \in \mathbb{R}^{n \times n}$ unica soluzione sdp di

$$(EDR) \quad \begin{cases} \dot{M}(t) = F^T M(t) + M(t)F + \\ - M(t)G R^{-1} G^T M(t) + Q \end{cases}$$

$$M(T) = S$$

$$(EAR) \quad \begin{cases} 0 = F^T M + M F + \\ - M G R^{-1} G^T M + Q \end{cases}$$

se (F, G) stabilizzabile e (F, Q) rivelabile con $Q = H^T H$

allora $\lim_{T \rightarrow \infty} M_T(t) = M_\infty$
 \swarrow soluzione di EDR
 \searrow soluzione di EAR

matrice hermitomiana

$$H = \begin{bmatrix} F & -GR^{-1}G^T \\ -Q & -F^T \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{2n \times 2n}$$

se (F, G) stabilizzabile e (F, Q) rivelabile con $Q = H^T H$
allora lo spettro delle matrici H è reale e simmetrico rispetto all'asse immaginario

$$\exists W = \begin{bmatrix} W^- & \vdots & W^+ \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} W_{11} & W_{12} \\ W_{21} & W_{22} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{2n \times 2n}$$

tale che $W^{-1}HW = \begin{bmatrix} D^- \\ D^+ \end{bmatrix}$

dove $D^- = \text{diag}(\{\lambda_i < 0\}) \in \mathbb{R}^{n \times n}$

$D^+ = \text{diag}(\{\lambda_i > 0\}) = -D^- \in \mathbb{R}^{n \times n}$

$M_T(t) = \begin{pmatrix} W_{21} + W_{22} e^{D^+(t-T)} & P e^{D^+(t-T)} \\ W_{11} + W_{12} e^{D^+(t-T)} & P e^{D^+(t-T)} \end{pmatrix}^{-1}$

$M_\infty = X_2 \cdot X_1^{-1}$
 con $X = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{2n \times n}$

matrice le cui colonne sono autovettori generalizzati associati agli autovalori stabili di A

con $P = -(W_{22} - SW_{12})^{-1} (W_{21} - SW_{11}) \in \mathbb{R}^{n \times n}$

ruolo della matrice
 hamiltoniana
 nel calcolo della soluzione
 dell'eq. di Riccati

gli autovalori del sistema retroazionato si suddividono con gli autovalori stabili della matrice hamiltoniana

•) $\Lambda(A) = \Lambda(D^+) \cup \Lambda(D^-)$
 $\quad = \Lambda(A) \cup \Lambda(-A)$

$A = F - GK^*$

•) $u_\infty^*(t)$ è stabilizzante

$\rightarrow \Lambda(A) = \Lambda(D^-)$

$x(t) : \mathbb{D} \rightarrow \mathbb{E}$

$\mathbb{E} \subseteq \mathbb{N}$
 valori discreti



$\mathbb{E} \subseteq \mathbb{R}$
 valori continui



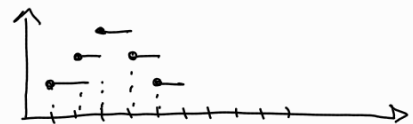
SEGNALE ANALOGICO

$\mathbb{D} \subseteq \mathbb{R}$
 tempo continuo



SEGNALE DIGITALE

$\mathbb{D} \subseteq \mathbb{Z}$
 tempo discreto



CONTROLLO OTTIMO LQ per SISTEMI a TEMPO DISCRETO

① modello di sistema da controllare (lineare)

$$\begin{aligned}x(t+1) &= Fx(t) + Gu(t) & x \in \mathbb{R}^n, u \in \mathbb{R}^m \\ x(0) &= x_0 & t \in \mathbb{N}\end{aligned}$$

② funzionale costo da ottimizzare (quadratico)

•) orizzonte finito : $t \in [0, T]$ $T \in \mathbb{N}$

$$J_T(x) = x(T)^T S x(T) + \sum_{t=0}^{T-1} (x(t)^T Q x(t) + u(t)^T R u(t))$$

$$S, Q \in \mathbb{R}^{n \times n} \text{ sdp}, R \in \mathbb{R}^{m \times m} \text{ dp}$$

$$u_T^*(t) = \operatorname{argmin}_{t \in [0, T-1]} J_T(t)$$

•) orizzonte infinito : $t \in [0, +\infty)$

$$J_\infty(x) = \sum_{t=0}^{\infty} (x(t)^T Q x(t) + u(t)^T R u(t))$$

$$Q \in \mathbb{R}^{n \times n} \text{ sdp}, R \in \mathbb{R}^{m \times m} \text{ dp}$$

$$u_\infty^*(t) = \operatorname{argmin}_{t \in [0, +\infty)} J_\infty(t)$$

esempio : caso scalare

① modello di sistema

$$\begin{aligned}x(t+1) &= x(t) + u(t) & f = g = 1 \\ x(0) &= x_0 \neq 0 \\ u(t) &= -K \cdot x(t)\end{aligned}$$

② funzionale costo

$$J_\infty(x) = \sum_{t=0}^{\infty} x^2(t) + r u^2(t) \quad q = 1, r > 0$$

problema di regolazione : $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = 0$

osservazioni :

$$\begin{aligned}x(t+1) &= x(t) + u(t) \\ &= x(t) - Kx(t) = (1-K)x(t) = a \cdot x(t) \quad \text{con } a = 1-K\end{aligned}$$

- $K=1$ allora $x(1) = 0, x(0) = 0 \Rightarrow$ controllo dead-beat (soluzione a orizzonte finito minimo)
- $|1-K| < 1 \Leftrightarrow 0 < K < 2$ allora, sistema retroazionato asintoticamente stabile

k qualsiasi

$$x(t) = (1-k)^t x_0$$

$$u(t) = -k(1-k)^t x_0$$

$$\begin{aligned} J_\infty(t) &= \sum_{t=0}^{+\infty} x^2(t) + r u^2(t) \\ &= \sum_{t=0}^{+\infty} \left((1-k)^t x_0 \right)^2 + r \left(-k(1-k)^t x_0 \right)^2 \\ &= \sum_{t=0}^{+\infty} \left((1-k)^t \right)^2 x_0^2 + r k^2 \left((1-k)^t \right)^2 x_0^2 \\ &= (1+r k^2) x_0^2 \sum_{t=0}^{+\infty} \left((1-k)^t \right)^2 \\ &= (1+r k^2) x_0^2 \sum_{t=0}^{+\infty} \left((1-k)^2 \right)^t \end{aligned}$$

serie geometrica

$$\sum_{k=0}^{+\infty} x^k = \frac{1}{1-x} \quad \text{se } |x| < 1$$

$$|1-k| < 1 \quad ; \quad 0 < k < 2$$

$$= (1+r k^2) x_0^2 \cdot \frac{1}{1 - (1-k)^2} = (1+r k^2) x_0^2 \cdot \frac{1}{k(2-k)}$$

$$\begin{aligned} \frac{dJ_\infty(t)}{dk} &= \frac{d}{dk} \frac{(1+r k^2)}{k(2-k)} \cdot x_0^2 = \left(\frac{2k(2k-k^2) - (2-2k)(1+r k^2)}{k^2(2-k)^2} \right) \cdot x_0^2 \\ &= \frac{2x_0^2}{k^2(2-k)^2} \cdot (r k^2 + k - 1) = 0 \end{aligned}$$

$$\updownarrow$$

$$r k^2 + k - 1 = 0 \quad \leftrightarrow \quad k = \frac{-1 \pm \sqrt{1+4r}}{2r}$$

$$k = \frac{-1 + \sqrt{1+4r}}{2r} \in (0, 2) \quad \forall r > 0$$

caso limite $r \rightarrow 0^+$: $k_\infty^* = 1$

☒

CONTROLLO OTTIMO LQ di SISTEMI a TEMPO DISCRETO nel caso a ORIZZONTE FINITO

① modello di sistema

$$x(t+1) = F x(t) + G u(t)$$

$$x \in \mathbb{R}^n, \quad u \in \mathbb{R}^m$$

$$x(0) = x_0$$

$$t \in [0, T] \quad , \quad t, T \in \mathbb{N}$$

② funzionale costo

$$J_T(t) = x(T)^T S x(T) + \sum_{t=0}^{T-1} x(t)^T Q x(t) + u(t)^T P u(t)$$

$$Q, S \in \mathbb{R}^{n \times n} \quad \text{Solp}$$

$$P \in \mathbb{R}^{m \times m} \quad \text{dp}$$

$$u_T^*(t) = \underset{t \in [0, T]}{\text{argmin}} J_T(t)$$

Teorema principale

Per i sistemi a tempo discreto, la legge di controllo ottimo a orizzonte finito è data da

$$u_T^*(t) = -K_T^*(t) x(t) \quad \text{con} \quad K_T^*(t) = \left(R + G^T M_T(t+1) G \right)^{-1} G^T M_T(t+1) F$$

dove la sequenza $M_T(0) \dots M_T(T)$ di matrici simmetriche, Solp, di dimensione $n \times n$

Soluzione dell' Equazione di Riccati alle differenze

$$(ERD) \begin{cases} M(t) = F^T M(t+1) F - F^T M(t+1) G (R + G^T M(t+1) G)^{-1} G^T M(t+1) F + Q \\ M(T) = S \end{cases}$$

In corrispondenza all' ingresso di controllo $u_T^*(t)$ il funzionale costo assume il valore minimo

$$J_T^* = x_0^T M_T(0) x_0$$

(ERD è legata a ERD e viceversa poiché $\dot{M}(t) = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{M(t+\Delta t) - M(t)}{\Delta t}$)

dimostrazione (cenni)

- sequenza $M_T(0) \dots M_T(T)$ soluzione di ERD
- $0 = -x^T(T) M_T(T) x(T) + x(0)^T M_T(0) x(0) + \sum_{t=0}^{T-1} x(t+1)^T M_T(t+1) x(t+1) - x(t)^T M_T(t) x(t)$
- equazioni delle dinamica $x(t+1) = Fx(t) + Gu(t)$

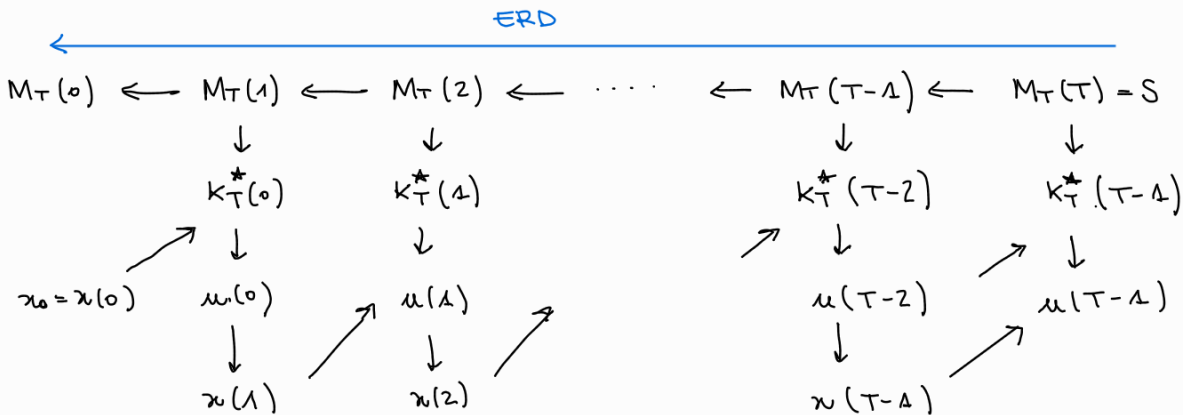
$$J_T(t) = x(t)^T S x(t) + \sum_{t=0}^{T-1} \begin{bmatrix} u^T(t) & x(t)^T \end{bmatrix} \begin{bmatrix} R & 0 \\ 0 & Q \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u(t) \\ x(t) \end{bmatrix}$$

$$= x(0)^T M_T(0) x(0) + \sum_{t=0}^{T-1} v(t)^T (R + G^T M_T(t+1) G)^{-1} v(t)$$

con $v(t) = (R + G^T M_T(t+1) G) u(t) + G^T M_T(t+1) F x(t)$

☒

⇒ la determinazione di $u_T^*(t)$ richiede la soluzione di ERD (equazione ricorsive all' indietro)



Esempio : caso scalare

① modello di sistema

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

$$x(0) = x_0 = 1$$

$$u(t) = -k(t) x(t)$$

$$f = g = 1$$

$$t \in [0, 2]$$

$$T = 2$$

② funzionale costo

$$J_T(t) = 2 \cdot x(T)^2 + \sum_{t=0}^{T-1} x^2(t) + u^2(t)$$

$$S = 2, Q = 1, r = 1$$

$$\begin{aligned}
 &= 2 \cdot x(2)^2 + \sum_{t=0}^1 x^2(t) + u^2(t) \\
 &= 2 \cdot x(2)^2 + (x^2(1) + u(1)^2) + (x(0)^2 + u(0)^2)
 \end{aligned}$$

$$(\text{ERD}) \begin{cases} M(t) = F^T M(t+1)F - F^T M(t+1)G (R + G^T M(t+1)G)^{-1} G^T M(t+1)F + Q \\ M(T) = S \end{cases}$$

$$f = g = q = r = 1, \quad s = 2$$

$$\begin{cases} m(t) = m(t+1) - m(t+1)(1 + m(t+1))^{-1} m(t+1) + 1 \\ m(2) = 2 \end{cases}$$

$$m(2) = 2$$

$$\begin{aligned}
 m(1) &= m(2) - m(2)(1 + m(2))^{-1} m(2) + 1 \\
 &= 2 - 2(1+2)^{-1} \cdot 2 + 1 = \frac{5}{3}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 m(0) &= m(1) - m(1)(1 + m(1))^{-1} m(1) + 1 \\
 &= \dots = \frac{13}{8}
 \end{aligned}$$

$$K_T^*(t) = (R + G^T M_T(t+1)G)^{-1} G^T M_T(t+1)F$$

$$K_T^*(t) = (1 + m_T(t+1))^{-1} m_T(t+1)$$

$$\begin{aligned}
 K_T^*(1) &= (1 + m_T(2))^{-1} m_T(2) \\
 &= \dots = \frac{2}{3}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 K_T^*(0) &= (1 + m_T(1))^{-1} m_T(1) \\
 &= \dots = \frac{5}{8}
 \end{aligned}$$

$$u_T^*(0) = -K_T^*(0) \cdot x(0) = -\frac{5}{8}$$

$$u_T^*(1) = -K_T^*(1) \cdot x(1) = -K_T^*(1) (x(0) + u_T^*(0)) = -\frac{1}{4}$$

