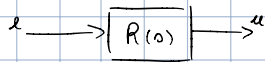


$$R(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{100}}$$



$$U(s) = R(s) E(s)$$

$$U(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{100}} E(s)$$

$$U(s) + \frac{s}{100} U(s) = E(s)$$

$$100 U(s) + s U(s) = 100 E(s)$$

$$\Rightarrow \frac{du(t)}{dt} + 100 u(t) = 100 e(t)$$

REALIZZAZIONE DIGITALE DEL CONTROLLORE

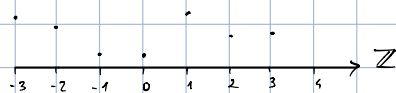
t TEMPO CONTINUO



k TEMPO DISCRETO

## SEGNALI E SISTEMI A TEMPO DISCRETO (TD)

$$x(k), k \in \mathbb{Z}$$



$$y(k) = h(u(k)), k \in \mathbb{Z} \quad \text{S STATICO}$$

EQ. DI STATO NEI S DINAMICI

$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k)) \\ y(k) = g(x(k), u(k)) \end{cases}$$

← punto in  $k=0$ , conosco lo stato del sistema, ricavo  $k=1$  proprio se conosco la  $u(k)$

Caso lineare

$$\text{STATICO: } y(k) = \alpha u(k)$$

$$\text{DINAMICO: } \begin{cases} x(k+1) = A x(k) + B u(k) \\ y(k) = C x(k) + D u(k) \end{cases}$$

$$\text{per i sistemi dinamici lineari, } x(k) = x_L(k) + x_F(k)$$

$$y(k) = y_L(k) + y_F(k)$$

cioè vale il principio di sovrapposizione effetti

## Formula di Laprange per il calcolo del movimento

$$x(k+1) = A x(k) + B u(k)$$

$$x(0) = x_0, u(k) = \tilde{u}(k), k \in \mathbb{N}_0$$

$$x_L(k) = ?$$

$$x_L(0) = x_0, x_L(1) = A x_0, x_L(2) = A^2 x_0$$

$$x_F(0) = 0, x_F(1) = A x_F(0) + B \tilde{u}(0) = B \tilde{u}(0)$$

$$x_F(2) = A x_F(1) + B \tilde{u}(1) = A B \tilde{u}(0) + B \tilde{u}(1)$$

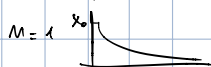
$$x_F(3) = A x_F(2) + B \tilde{u}(2) = A^2 B \tilde{u}(0) + A B \tilde{u}(1) + B \tilde{u}(2)$$

$$x_F(k) = \sum_{h=0}^{k-1} A^{k-1-h} B \tilde{u}(h), k \in \mathbb{N}_0$$

$$\Rightarrow x(k) = A^k x_0 + \sum_{h=0}^{k-1} A^{k-1-h} B \tilde{u}(h), k \in \mathbb{N}_0$$

A tempo continuo non ci sono andamenti oscillatori a ordine 1, a tempo discreto potrebbero

$$\text{A T.C. } x_L(t) = e^{At} x_0, t \geq 0 \quad A = [a]$$

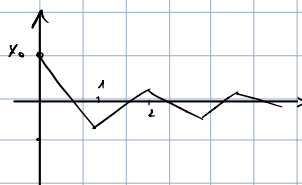


$$a < 0$$

$$\text{A T.D. } x(k+1) = -\frac{1}{2} x(k) + u(k)$$

$$x_L(k) = \left(-\frac{1}{2}\right)^k x_0, k \geq 0$$

andamento oscillatorio



## Stabilità del movimento per sistemi lineari a tempo discreto:

$$x(k+1) = Ax(k) + Bu(k)$$

$$x(0) = x_0, \quad u(k) = \tilde{u}(k), \quad k \geq 0$$

$$\hookrightarrow x(k) = A^k x_0 + \sum_{h=0}^{k-1} A^{k-1-h} B \tilde{u}(h)$$

$$x(0) = \tilde{x}_0 = x_0 + \Delta x_0, \quad u(k) = \tilde{u}(k), \quad k \geq 0$$

$$X_{\tilde{x}_0}(k) = A^k \tilde{x}_0 + \sum_{h=0}^{k-1} A^{k-1-h} B \tilde{u}(h)$$

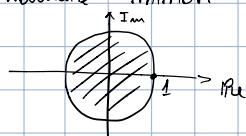
$$X_{\tilde{x}_0}(k) - X_{x_0}(k) = A^k \tilde{x}_0 - A^k x_0$$

$$= A^k (\tilde{x}_0 - x_0) = A^k \Delta x_0$$

Se va a 0  $\forall \Delta x_0$  piccolo è A.S.

Criterio degli autovalori (per A.S.) per i sistemi a tempo discreto

Il sistema lineare con matrice dinamica A è A.S. se e solo se gli autovalori di A sono tutti in modulo strettamente minori di 1.



Regione di A.S. a T.D.  $|\lambda_i| < 1, \quad i = 1, \dots, m$

Caso A diagonale:

$$A = \begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 \\ 0 & \lambda_2 \end{bmatrix}$$

$$A^k = \begin{bmatrix} \lambda_1^k & 0 \\ 0 & \lambda_2^k \end{bmatrix}$$

MODI  $\lambda_i^k$

Se A è diagonalizzabile  $\Rightarrow \exists T$  t.c.  $A_d = T^{-1} A T, \quad A^k = T^{-1} A_d^k T$

Se A è non diagonalizzabile,  $\lambda_i^k, k \lambda_i^k, \dots, k^k \lambda_i^k$

$$\det(\lambda I - A) = \lambda^m + \alpha_1 \lambda^{m-1} + \dots + \alpha_{m-1} \lambda + \alpha_m$$

$$\lambda = \frac{1+s}{1-s}$$

TRASFORMAZIONE BILINEARE

$$|\lambda| < 1 \Leftrightarrow \operatorname{Re}(s) < 0$$

se  $\lambda$  sostituito con  $s$  e la parte reale delle radici del polinomio in  $s$  è  $< 0$ , posso applicare il criterio di Routh

$$s = \alpha + i\omega$$

$$\lambda = \frac{1 + \alpha + i\omega}{1 - \alpha - i\omega}$$

$$|\lambda| = \frac{\sqrt{(1+\alpha)^2 + \omega^2}}{\sqrt{(1-\alpha)^2 + \omega^2}}$$