

## MTS

CONSIDERANDO IL SISTEMA ISU:

$$\begin{cases} \dot{\underline{x}}(t) = \underline{A} \underline{x}(t) + \underline{B} \underline{u}(t) \\ \underline{y}(t) = \underline{C} \underline{x}(t) + \underline{D} \underline{u}(t) \end{cases}, \text{ CON CONDIZIONI INIZIALI } \underline{x}(t_0)$$

HA COME SOLUZIONE:

$$\begin{cases} \underline{x}(t) = e^{\underline{A}(t-t_0)} \underline{x}(t_0) + \int_{t_0}^t e^{\underline{A}(t-\tau)} \underline{B} \underline{u}(\tau) d\tau \\ \underline{y}(t) = \underline{C} e^{\underline{A}(t-t_0)} \underline{x}(t_0) + \underline{C} \int_{t_0}^t e^{\underline{A}(t-\tau)} \underline{B} \underline{u}(\tau) d\tau + \underline{D} \underline{u}(t) \end{cases}$$

CHE PUÒ ESSERE RISCRITTA COME:

$$\begin{cases} \underline{x}(t) = \underline{x}_l(t) + \underline{x}_f(t) \\ \underline{y}(t) = \underline{y}_l(t) + \underline{y}_f(t) \end{cases} \rightarrow \begin{array}{ll} \underline{x}_l(t) = e^{\underline{A}t} \underline{x}(t_0) & \text{TC} \\ \underline{x}_f(t) = \underline{A}^K \underline{x}(t_0) & \text{TD} \end{array}$$

## PROPRIETÀ DI SEPARAZIONE

$$\begin{aligned} \underline{x}(t) &= e^{\underline{A}t} \underline{x}(t_0) + \int_0^t e^{\underline{A}(t-\tau)} \underline{B} \underline{u}(\tau) d\tau = \\ &= e^{\underline{A}(t-t_1)} \underline{x}(t_1) + \int_{t_1}^t e^{\underline{A}(t-\tau)} \underline{B} \underline{u}(\tau) d\tau \end{aligned}$$

LO STATO SINTETIZZA LA STORIA PASSATA DEL SISTEMA.

## TRASFORMAZIONE DI SIMPLIFICAZIONE

$$\begin{cases} \underline{x}(k+1) = \underline{A} \underline{x}(k) + \underline{B} \underline{u}(k) \\ \underline{y}(k) = \underline{C} \underline{x}(k) + \underline{D} \underline{u}(k) \end{cases} \rightarrow \underline{x}(k) = P \underline{z}(k) \rightarrow \begin{cases} \underline{z}(k+1) = \underline{A}' \underline{z}(k) + \underline{B}' \underline{u}(k) \\ \underline{y}(k) = \underline{C}' \underline{z}(k) + \underline{D}' \underline{u}(k) \end{cases}$$

RANZO  
PIENO

$$\begin{array}{lcl} \underline{A}' = \underline{P}^{-1} \underline{A} \underline{P} & \text{MTS} \\ \underline{B}' = \underline{P}^{-1} \underline{B} & \\ \underline{C}' = \underline{C} \underline{P} & \\ \underline{D}' = \underline{D} & \end{array}$$

$$\begin{array}{l} \text{AUTOVARI} \\ \hline \det(\lambda \underline{I} - \underline{A}') = \det(\lambda \underline{I} - \underline{A}) \end{array}$$

IN GENERE GLI  
AUTOVARI SONO  
DIVERSI

## METODO DI SYLVESTER

TECNICA PER IL CALCOLO DELLA MST NEL TEMPO - CONTINUO;

$$C^{\underline{A}t} = \sum_{i=0}^{m-1} B_i(t) \underline{A}^i$$

m. FUNZIONI  
REALI · SCALARI  
INCognITE

SI RICAVANO IN  
MODO DIVERSO IN BASE  
AGLI AUTOVALORI

REALI A MOLT. UNIT.

$$\underline{\Lambda} \underline{\beta} = \underline{\gamma}$$

$$\begin{bmatrix} e^{\lambda_1 t} \\ \vdots \\ e^{\lambda_m t} \end{bmatrix} \Rightarrow \underline{\beta} = \underline{\Lambda}^{-1} \underline{\gamma}$$

## DIAGONALIZZAZIONE 1

### AUTOVETTORI LIN. IND.

SE  $\underline{A}$  LA MATRICE DINAMICA.  $\underline{\lambda}$  AMMETTE  $m$  AUTOVALORI LIN. IND. ALLORA SI PUÒ COSTRUIRE LA SEGUENTE MATRICE MODALE:

$$\underline{V} = [\underline{v}_1, \underline{v}_2, \dots, \underline{v}_m] \in \mathbb{R}^{n \times m}$$

E SI OTTIENE UN SISTEMA SIMILE:  $\underline{A}' = \underline{V}^{-1} \underline{A} \underline{V}$ . CON  $\underline{A}'$  DIAGONALE.

$$\Rightarrow e^{\underline{A}t} = \underline{V} e^{\underline{A}'t} \underline{V}^{-1}$$

LIN. IND. E UNA COPPIA  $\in \mathbb{C}$

SE GLI AUTOVETTORI SONO LIN. IND. E CON UNA COPPIA  $\in \mathbb{C}$ :

$$\underline{A}' = \underline{V}^{-1} \underline{A} \underline{V} = \begin{vmatrix} \lambda_1 & & & \\ & \ddots & & \\ & & \lambda_{n-2} & \\ \hline & & & \alpha w \\ & & & -w \alpha \end{vmatrix} \rightarrow \text{CHE È DIAGONALE}$$

A - BLOCCO

N.B.

$e^{\underline{A}t} \underline{v}_i = e^{\lambda_i t} \underline{v}_i \rightarrow$  MOLTIPLICANDO LA MTS. PER UN AUTOVETTORE SI OBTIENE UN "ECCITARE". SOLO L'AUTOVALORE ASSOCIATO.

## RAGGIUNGIBILITÀ

UNO STATO  $\underline{x}$  SI DICE RAGGIUNGIBILE SE ESISTE UN INSTANTE DI TEMPO FINITO  $t$  UN OPPORTUNO INGRESSO TALE CHE IL SISTEMA, PARTENDO DALLO STATO NULO  $\underline{x}(0) = \underline{0}$  ASSUMA IL VALORE  $\underline{x}$ .

L'INSIEME DEGLI STATI RAGGIUNGIBILI È DETTO SOTSPAZIO DI RAGGIUNGIBILITÀ  $\underline{X}_R$ , CHE SE È UGUALE A  $\mathbb{R}^m$  SI DICE RAGGIUNGIBILE.

$$\underline{X}_R = I(\underline{R}) \text{ CON } \underline{R} = \begin{bmatrix} \underline{B} & \underline{A}\underline{B} & \underline{A}^2\underline{B} & \dots & \underline{A}^{m-1}\underline{B} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{m \times m \cdot p}$$

MATRICE DI RAGGIUNGIBILITÀ.

$$\underline{X}_{NR} = \underline{X}_R^\perp = N(\underline{R}^T)$$

## GRAMIANO DI RAGGIUNGIBILITÀ

È UN METODO ALTERNATIVO PER CALCOLARE  $\underline{X}_R$ :

$$\underline{W}(t_R) = \int_0^{t_R} e^{\underline{A}\underline{\tau}} \underline{B} \underline{B}^T e^{\underline{A}^T \underline{\tau}} d\underline{\tau} \in \mathbb{R}^{n \times n}$$

SE IL SISTEMA È COMPLETAMENTE RAGGIUNGIBILE HA RANGO PIENO.

$$\Rightarrow \underline{X}_R = I(\underline{W}(t_R))$$

$$\frac{N.B}{\underline{R}' = \underline{P}^{-1} \underline{R}} \left[ \begin{array}{l} \text{FORMA CANONICA DI RAGGIUNGIBILITÀ DI KALMAN} \\ \left\{ \begin{array}{l} \underline{\dot{z}}(t) = \underline{A}' \underline{z}(t) + \underline{B}' \underline{u}(t) \\ \underline{y}(t) = \underline{C}' \underline{z}(t) + \underline{D}' \underline{u}(t) \end{array} \right. \end{array} \right] \rightarrow \underline{A}' = \begin{pmatrix} \underline{A}'_{RR} & \underline{A}'_{R1} \\ 0 & \underline{A}'_{NR} \end{pmatrix}, \underline{B}' = \begin{pmatrix} \underline{B}'_{RR} \\ 0 \end{pmatrix}$$

E LA COPPIA  $\underline{A}', \underline{B}'$  È RAGGIUNGIBILE.

LA COMPONENTE NON RAGG.

NON PUÒ ESSERE INFUENZATA DA NESSUNO.

$$\underline{P} = \begin{bmatrix} \underline{X}_R & \underline{X}_{NR} \end{bmatrix} \quad \text{SPEC}(\underline{A}) = \text{SPEC}(\underline{A}'_{RR}) \cup \text{SPEC}(\underline{A}'_{NR})$$

## OSSERVABILITÀ

UNO STATO  $\underline{x}$  SI DICE NON OSSERVABILE IN UN INTERVALLO SE L'EVOLUZIONE LIBERA NELL'USCITA  $\underline{y}_l(t)$  CON CONDIZIONI INIZIALI  $\underline{x}(0) = \underline{x}^*$  È IDENTICAMENTE NULA.

L'INSIEME DEGLI STATI NON OSSERVABILI È DETTO SOTTO SPAZIO DI NON OSSERVABILITÀ  $\underline{x}_{NO}$ , CHE SE È NUOVO IL SISTEMA SI DICE OSS.

$$\underline{x}_{NO} = N(\underline{0}) \text{ CON } \underline{0} = \begin{pmatrix} \underline{C} \\ \underline{C} \underline{A} \\ \vdots \\ \underline{C} \underline{A}^2 \\ \vdots \\ \underline{C} \underline{A}^{M-1} \end{pmatrix} \in \mathbb{R}^{NM \times M}$$

$\sim$  MATRICE DI OSSERVABILITÀ

$$\underline{x}_o = \underline{x}_{NO}^\perp = I(\underline{0}^T)$$

## GRAMIANO DI OSSERVABILITÀ

È UN METODO ALTERNATIVO PER RICAVARE IL SOTTO SPAZIO DI NON OSS.

$$\underline{W}_o(t_h) = \int_0^{t_h} e^{\underline{A}^T \underline{x}} \underline{C}^T \cdot \underline{C} e^{\underline{A} \underline{x}} d\underline{x} \in \mathbb{R}^{n \times n}$$

$$\Rightarrow \underline{x}_{NO} = N(\underline{W}_o(t_h))$$

P.B

$$\underline{0}' = \underline{0} \underline{P}$$

FORMA KANONICA DI OSS. DI KALMAN

$$\begin{cases} \dot{\underline{z}}(t) = \underline{A}' \underline{z}(t) + \underline{B}' \underline{u}(t) \\ \underline{y}(t) = \underline{C}' \underline{z}(t) + \underline{D}' \underline{u}(t) \end{cases} \rightarrow \underline{A}' = \begin{pmatrix} \underline{A}'_0 & \underline{0} \\ \underline{A}'_1 & \underline{A}'_{NO} \end{pmatrix}, \underline{C}' = \begin{pmatrix} \underline{C}'_0 & \underline{0} \end{pmatrix}$$

DOVE LA COPPIA  $\underline{A}'_0, \underline{C}'_0$  È OSS.

$$\underline{z} = \begin{pmatrix} \underline{z}_0 \\ \underline{z}_{NO} \end{pmatrix}$$

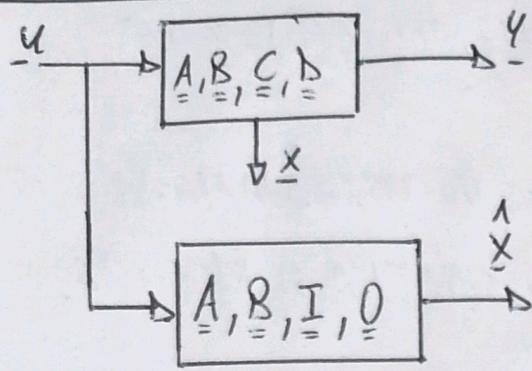
LA COMPONENTE NON OSSERVABILE NON PUÒ ALTERARE L'USCITA.

$$\underline{P} = [\underline{x}_o \quad \underline{x}_{NO}]$$

$$\text{SPEC}(\underline{A}) = \text{SPEC}(\underline{A}'_0) \cup \text{SPEC}(\underline{A}'_{NO})$$

# LUENBERGER

## OSSERVATORE A CICLO APERTO



$$\Rightarrow \underline{e}(t) = e^{\underline{A}t} \underline{e}(0)$$

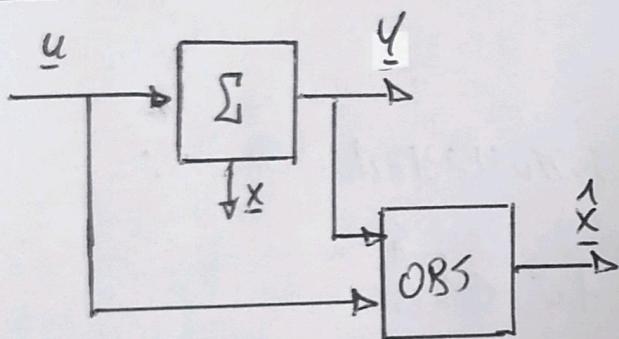
$$e(t) = \underline{x}(t) - \hat{x}(t)$$

$$\begin{aligned} \dot{\underline{e}}(t) &= \underline{A} \underline{x}(t) + \underline{B} \underline{u}(t) - \\ &\quad - \underline{A} \hat{x}(t) - \underline{B} \underline{u}(t) = \\ &= \underline{A} \underline{e}(t) \end{aligned}$$

### PROBLEMI:

- LA MATEMATICA DELLA STIMA È VINCOLATA AD  $\underline{A}$
- IL SISTEMA DEVE ESSERE ASINT. STABILE.
- L'USCITA NON VIGNE SFUTTATA.

## OSSERVATORE A CICLO CHIUSO



$$\underline{e}(t) = \underline{x}(t) - \hat{x}(t)$$

$$\dot{\underline{x}}(t) = \underline{F} \underline{x}(t) + \underline{\Gamma} \underline{u}(t) + \underline{K}_0 \underline{y}(t)$$

VOGLIAMO CHE:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \|\underline{x}(t) - \hat{x}(t)\| = 0$$

$$\forall \underline{u}(t), \forall \underline{x}(0), \forall \underline{x}(0)$$

AFFINCHÉ SIA INDIP. DALL'INGRESSO

$$\underline{\Gamma} = \underline{B}$$

$$\text{PONGO } \underline{D} = \underline{0} \cdot \underline{E} \cdot \underline{Y} = \underline{C} \underline{x} \Rightarrow \dot{\underline{e}}(t) = (\underline{A} - \underline{K}_0 \underline{C}) \underline{x}(t) - \underline{F} \hat{x}(t)$$

$$\text{SCELGO } \underline{F} = \underline{A} - \underline{K}_0 \underline{C} \Rightarrow \dot{\underline{e}}(t) = \underline{F} \underline{e}(t) \Rightarrow \underline{e}(t) = e^{\underline{F}t} \underline{e}(0)$$

QUINDI POSSIAMO ASSEGNARE NEGLI AUTOVALORI DESIDERATI A.F.  
PER RICAVARE  $K_0$ . SI FA COSÌ:

$$\text{PER CALCOLARLA } \underline{K}_0 = -\underline{T}^{-T} (\underline{A} - \underline{F})$$

QUINDI  $\Sigma$  DEVE ESSERE OSSERVABILE!!!

COEF. DEL. POL. CAR. DI  $\underline{A}$

COEFF. DEL. POL. CAR. DI  $\underline{F}$

## INCERTEZZA SUL MODELLO

SUPPONGO  $\underline{C}$  NOTO, MENTRE  $\underline{B}$ ,  $\underline{E}$ ,  $\underline{A}$  SONO SOGGETTE AD ERRORE:

$$\dot{\underline{x}}(t) = \underline{F} \underline{x}(t) + \underline{\tilde{A}} \underline{\tilde{x}}(t) + \underline{\tilde{B}} \underline{u}(t)$$

## OSSERVATORE RIDOTTO

SE  $\underline{\Sigma}$  NON È COMPLETAMENTE OSSERVABILE, SI PROGETTA UN OSSERVATORE RIDOTTO PER LA SOLA COMP. OSS.

$$\left\{ \begin{array}{l} \dot{\underline{z}}(t) = \begin{vmatrix} \underline{A}_0 & \underline{0} \\ \underline{A}_1 & \underline{A}_{N_0} \end{vmatrix} \underline{z}(t) + \underline{B}' \underline{u}(t) \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \underline{y}(t) = \begin{vmatrix} \underline{C}_0 & \underline{0} \end{vmatrix} \cdot \underline{z}(t) \end{array} \right.$$

## RETROAZIONE

$$\text{PARTENDO DA } \underline{A}, \dot{\underline{\hat{x}}}(t) = \underline{F} \underline{\hat{x}}(t) + \underline{B} \underline{u}(t) + \underline{K}_0 \underline{C} \underline{x}(t) =$$

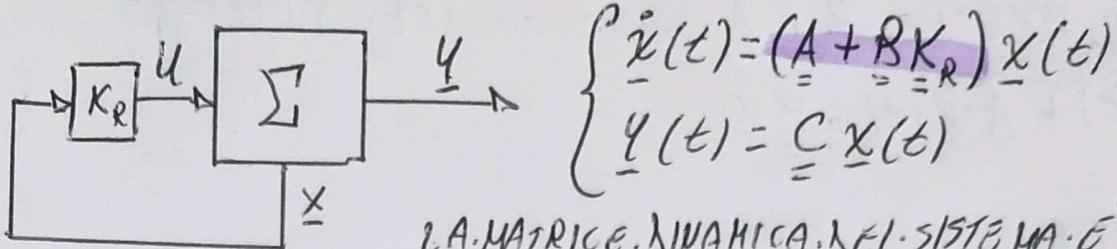
$$= (\underline{A} - \underline{K}_0 \underline{C}) \underline{\hat{x}}(t) + \underline{B} \underline{u}(t) + \underline{K}_0 \underline{C} \underline{x}(t) =$$

$$= \underline{A} \underline{\hat{x}}(t) + \underline{B} \underline{u}(t) + \underline{K}_0 \underline{C} (\underline{x}(t) - \underline{\hat{x}}(t)) =$$

$$= \underline{A} \underline{\hat{x}}(t) + \underline{B} \underline{u}(t) + \underline{K}_0 (\underline{y}(t) - \underline{\hat{y}}(t))$$

EMULAZIONE

RETROAZIONE

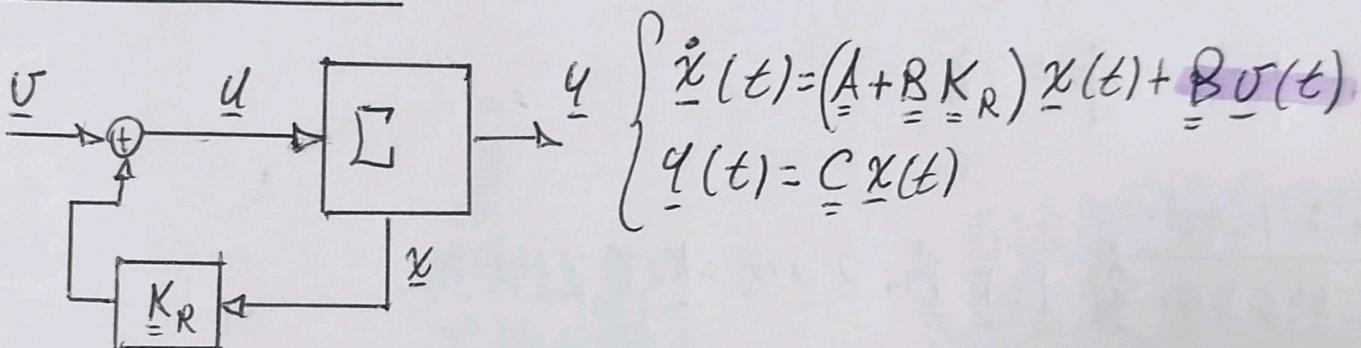


LA MATRICE DINAMICA DEL SISTEMA È CAMBIATA E GLI POSSIAMO ASSEGNARE DEGLI AUTOVALORI DESIDERATI.

$$\underline{K}_R = (\underline{\underline{A}} - \underline{\underline{d}})^T \underline{\underline{T}}^{-1}$$

PER CALCOLARLA SI USA LA MATRICE  $\underline{\underline{R}}$ , QUINDI  
PER INVERTIRE  $\underline{\underline{T}}$ ,  $\Sigma$  DEVE ESSERE COMPLETO.

### INGRESSO MANIPOLABILE



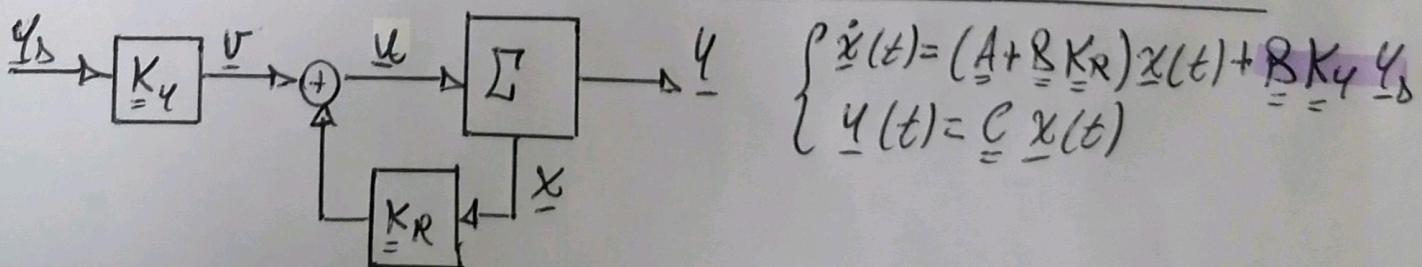
### SISTEMA NON RAGGIUNGIBILE

SE  $\Sigma$  NON È COMPLETAMENTE RAGGIUNGIBILE SI RETROAZIONA SULLA COMPONENTE RAGGIUNGIBILE;

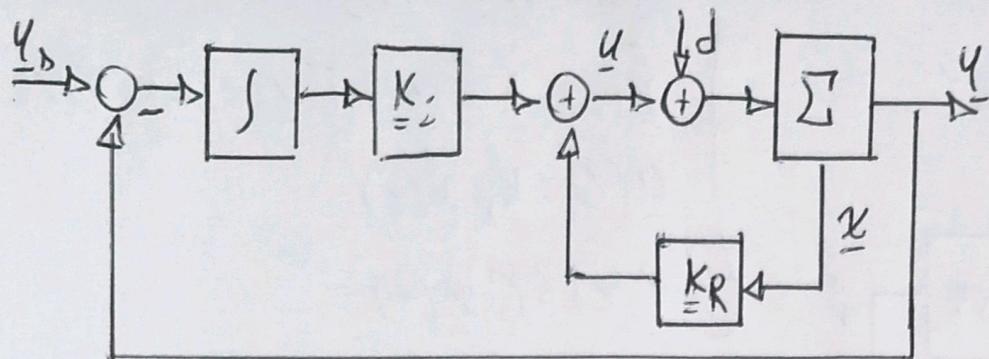
$$\begin{cases} \dot{\underline{\underline{x}}} = \begin{vmatrix} \underline{\underline{A}}_R & \underline{\underline{A}}_1 \\ \underline{\underline{0}} & \underline{\underline{A}}_{NR} \end{vmatrix} \underline{\underline{x}}(t) + \begin{vmatrix} \underline{\underline{B}}_R \\ \underline{\underline{0}} \end{vmatrix} \underline{u}(t) \\ \underline{y}(t) = \underline{\underline{C}}^1 \underline{\underline{x}}(t) \end{cases}$$

LA COMPONENTE NON RAGGIUNGIBILE È UN DISTURBO SULLA COMPONENTE RAGGIUNGIBILE.

### CONTROLLO DELL'USCITA TRAMITE RETROAZIONE DELLO STATO



CONTROLLO DELL'USCITA TRAMITE RETROAZIONE E AZIONE INTEGRATE



$$\underline{z}(.) = \begin{pmatrix} \underline{x}(.) \\ \underline{x}_e(.) \end{pmatrix}$$

$$\dot{\underline{x}}_e(t) = \underline{y}_d - \underline{y}(t)$$

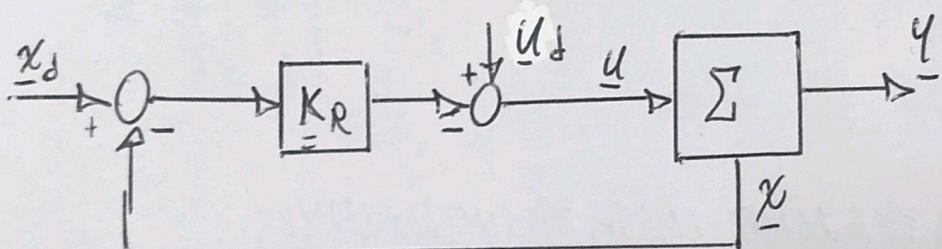
$$\underline{x}_e(t) = \int (\underline{y}_d - \underline{y}(\dot{\underline{x}})) dt$$

$$\begin{cases} \dot{\underline{z}}(t) = \begin{vmatrix} A+BK_R & BK_d \\ -C & 0 \end{vmatrix} \underline{z}(t) + \begin{vmatrix} 0 \\ y_d \end{vmatrix} \\ \underline{y}(t) = \begin{vmatrix} C & 0 \end{vmatrix} \underline{z}(t) \end{cases}$$

## INSEGUIMENTO-TRAJECTORIA

$$\tilde{\chi}(o) = \chi_d(o) - \chi(-)$$

$$\bar{U}(\cdot) = U_d(\cdot) - \underline{U}(\cdot)$$



$$\Rightarrow \tilde{x} = A\tilde{x}(t) + B\bar{u}(t) \rightsquigarrow \bar{u}(\cdot) = K_R \tilde{x}(\cdot)$$

**INSEGUIMENTO DI TRAIESTORIA CON AZIONE INTEGRALE**

STESSA-COSA-DI-PRIMA, MA-SI-ESTEMBE-LO-STATO:

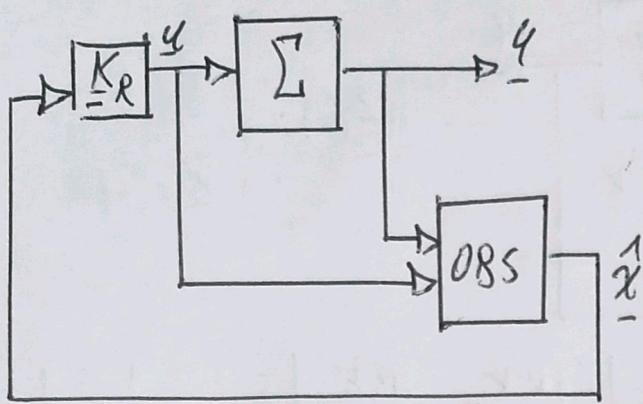
$$\underline{z}(\cdot) = \begin{vmatrix} \underline{\chi}(\cdot) \\ \underline{\chi}_e(\cdot) \end{vmatrix}$$

$$\dot{x}_c(t) = y_d(t) - y(t)$$

$$\underline{\chi}_c(t) = \int (\underline{Y}_d(z) - \underline{Y}(z)) dz$$

$$\begin{cases} \dot{\underline{z}}(t) = \begin{vmatrix} A & 0 \\ C & 0 \end{vmatrix} \underline{z}(t) + \begin{vmatrix} B \\ 0 \end{vmatrix} \bar{u}(t) \\ \underline{y}(t) = \begin{vmatrix} C & 0 \end{vmatrix} \cdot \underline{z}(t) \end{cases}$$

## PRINCIPIO DI SEPARAZIONE



$$\left\{ \begin{array}{l} \dot{\underline{x}}(t) = \underline{A} \underline{x}(t) + \underline{B} \underline{u} \\ \dot{\underline{x}}(t) = \underline{F} \dot{\underline{x}}(t) + \underline{G} \underline{u}(t) + \underline{K}_o \underline{y}(t) \\ \underline{u}(t) = \underline{K}_R \dot{\underline{x}}(t) \\ \underline{y}(t) = \underline{C} \underline{x}(t) \end{array} \right.$$

$$\underline{x} = \begin{vmatrix} \underline{x} \\ \dot{\underline{x}} \end{vmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{vmatrix} \underline{A}\underline{x} + \underline{B}\underline{K}_R \dot{\underline{x}} \\ \underline{F}\dot{\underline{x}} + \underline{B}\underline{K}_R \dot{\underline{x}} + \underline{K}_o \underline{C} \underline{x} \end{vmatrix} = \underline{\bar{A}} \cdot \begin{vmatrix} \underline{x} \\ \dot{\underline{x}} \end{vmatrix}$$

$$\Rightarrow \underline{\bar{A}} = \begin{vmatrix} \underline{A} & \underline{B}\underline{K}_R \\ \underline{K}_o \underline{C} & \underline{F} + \underline{B}\underline{K}_R \end{vmatrix} \in \mathbb{R}^{2m \times 2m}$$

ORA SCEGLIAMO  
COME STATO:  
 $\underline{x}' = \begin{vmatrix} \underline{x} \\ \underline{x} - \underline{\bar{x}} \end{vmatrix} \Rightarrow$

$\Rightarrow$  CHE SI OTTIENE CON LA SEGUENTE TRASF. DI SIMILITUDINE:

$$\begin{vmatrix} \underline{x} \\ \dot{\underline{x}} \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} \underline{I}_m & \underline{0} \\ \underline{I}_m & -\underline{I}_m \end{vmatrix} \cdot \begin{vmatrix} \underline{x} \\ \underline{x} - \underline{\bar{x}} \end{vmatrix} \Rightarrow \underline{\bar{A}}' = \underline{P}^{-1} \underline{\bar{A}} \underline{P} = \begin{vmatrix} \underline{A} + \underline{B}\underline{K}_R & \underline{B}\underline{K}_R \\ \underline{0} & \underline{F} \end{vmatrix}$$

$$\underline{P} \sim \underline{P}^{-1} = \underline{P}$$

UN OSSERVATORE APPARE QUINDI TRASPARENTE ALLA RETROAZIONE E I SUOI INSIEMI DI AUTOVALORI NON INTERFERISCONO FRA LORO.

## CONTROLLO PREDITTIVO

LQR

INGRESSO

DATO UN SISTEMA ISU, SI VUOLE TROVARE ~~UN INGRESSO~~  $\underline{u}(k)$  CHE MINIMIZZI  $J$ :

E-RAGG.

$$J(\underline{u}(k)) = \sum_{k=0}^{\infty} \left( \underbrace{\underline{x}^T(k) Q \underline{x}(k)}_{\text{ERRORE NEL TRANSITORIO}} + \underbrace{\underline{u}^T(k) S \underline{u}(k)}_{\text{SFORZO DI CONTROLLO}} \right)$$

SI DIMOSTRA CHE L' LQR DA:

$$\underline{u}(k) = \underline{K}_R \underline{x}(k) \quad \text{ESSENDO QUINDI UNA RETROAZIONE DELLO STATO LA MATRICE DINAMICA DIVENTA:}$$

$$\underline{A} + \underline{B} \underline{K}_R$$

QUINDI GLI AUTOVALORI DELLA NUOVA MATRICE DINAMICA VENGONO ASSEGNAI INDIRETTAMENTE.

## NON VINCOLATO

DATO UN SISTEMA ISU SI VUOLE TROVARE UN INGRESSO  $\underline{u}(0), \underline{u}(1), \underline{u}(N-1)$  CHE MINIMIZZI  $J$ :

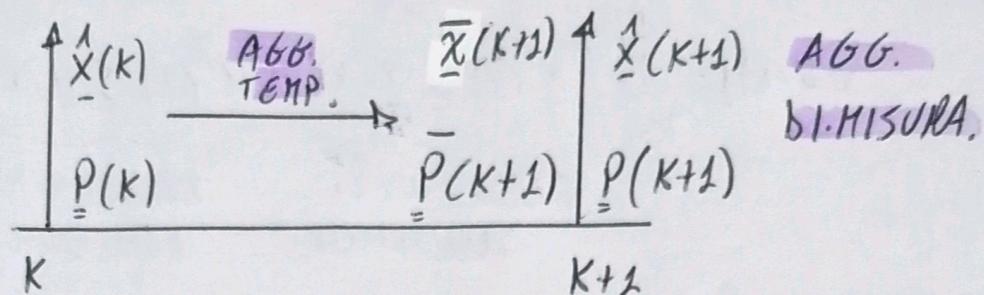
$$J(\underline{u}(\cdot)) = \sum_{k=0}^{N-1} \left[ \underbrace{\underline{x}^T(k) Q \underline{x}(k)}_{\text{ERRORE NEL TRANSITORIO}} + \underbrace{\underline{u}^T(k) S \underline{u}(k)}_{\text{SFORZO DI CONTROLLO}} \right] + \underbrace{\underline{x}^T(N) P \underline{x}(N)}_{\text{ERRORE A REGIME}}$$

## VINCOLATO

IN QUESTA VERSIONE SI PONGONO DEI VINCOLI ALL'INGRESSO O ALL'USCITA.

# KALMAN

IL FILTRO DI KALMAN È UN OSSERVATORE CHE SI FA SOLO IN T. D.



$$\left\{ \begin{array}{l} \bar{\underline{x}}(k+1) = \underline{\hat{x}}(k) + \underline{B} \underline{u}(k) \\ \bar{\underline{P}}(k+1) = \underline{\hat{P}}(k) \underline{A}^T \underline{A} + \underline{R}_w \\ \underline{K}(k) = \bar{\underline{P}}(k) \underline{C}^T [\underline{R}_o + \underline{C} \bar{\underline{P}}(k) \underline{C}]^{-1} \\ \underline{\hat{x}}(k) = \bar{\underline{x}}(k) + \underline{K}(k) [\underline{y}(k) - \underline{C} \bar{\underline{x}}(k)] \\ \underline{P}(k) = \bar{\underline{P}}(k) - \underline{K}(k) \underline{C} \bar{\underline{P}}(k) \end{array} \right. \quad \begin{array}{l} \text{PREDIZIONE} \\ \text{CORREZIONE} \end{array}$$

V.B.

A REGIME KALMAN E LUEMBERGER SONO UGUALI.

FILTRO DI KALMAN ESTESO

SI UTILIZZANO LE FUNZIONI NON LINEARI DOVE POSSIBILE, ALTRIMENTI SI USANO GLI SACOBIANI;

$$\left\{ \begin{array}{l} \bar{\underline{x}}(k+1) = f(\underline{\hat{x}}(k), \underline{u}(k), k) \\ \underline{\hat{x}}(k) = \bar{\underline{x}}(k) + \underline{K}(k) [\underline{y}(k) - h(\bar{\underline{x}}(k), \underline{u}(k), k)] \end{array} \right.$$

N.B.

KALMAN NON FA ALCUN RIFERIMENTO A LIMITI DI OSSERVABILITÀ.