

Consideriamo il modello del pendolo inverso descritto da:

$$M\ddot{s} + F\dot{s} - \mu = d_1$$

$$\ddot{\phi} - \frac{g}{L} \sin(\phi) + \frac{1}{L} \dot{s} \cos(\phi) = 0$$

Lo stato  $x(t)$  è espresso dal seguente vettore:

$$x(t) = \begin{bmatrix} s(t) \\ \dot{s}(t) \\ \phi(t) \\ \dot{\phi}(t) \end{bmatrix}$$

Consideriamo come ingresso di controllo  $u(t) = v(t)$

Possiamo riscrivere le equazioni della dinamica:

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -\frac{F}{M} x_2 + \frac{1}{M} u + \frac{1}{M} d_1$$

$$\dot{x}_3 = x_4$$

$$\dot{x}_4 = \frac{g}{L} \sin(x_3) + \frac{1}{L} \cos(x_3) \left( -\frac{F}{M} x_2 + \frac{1}{M} u + \frac{1}{M} d_1 \right)$$

Inoltre poiché i segnali  $s(t)$  e  $\phi(t)$  sono misurabili possiamo considerarle come USCITA del sistema:

$$y_1 = x_1$$

$$y_2 = x_3$$

Passiamo ora ad AMPLIFICARE IL SISTEMA ESISTENTE.

Il segnale  $s(t)$  deve inseguire il riferimento  $v(t) = a \sin(\omega t)$  da cui:

$$\dot{v} = \omega \cdot a \cos(\omega t) = v$$

$$\ddot{v} = -\omega^2 \cdot a \sin(\omega t) = -\omega^2 v$$

È presente inoltre un disturbo costante non noto  $d_1(t)$ :

$$d_1(t) = 0$$



Quindi il sistema esogeno è :

$$d = Sd = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ w^2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} r \\ v \\ d_1 \end{vmatrix}$$

$$\text{con } d = \begin{vmatrix} r & v & d_1 \end{vmatrix}^T$$

Andiamo ora a CALCOLARE i punti di equilibrio con  $uH=0$  e  $d_1(H)=0$ . Per FARLO BISOGNA IMPORRE LA SEGUENTE condizione

$$F(x_e, 0) = 0$$

$$x_2 = 0$$

$$-F/M x_2 = 0$$

$$x_4 = 0$$

$$\frac{g}{L} \sin(x_3) + \frac{F}{HL} \cos(x_3) x_2 = 0$$

Si ottiene quindi che i punti di equilibrio sono :  $x_e = \begin{vmatrix} x \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{vmatrix}$

PASSIAMO ORA A LINEARIZZARE IL SISTEMA INTORNO AL PUNTO DI EQUILIBRIO

$$A = \frac{\partial F(x_e, 0)}{\partial x} = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & -F/M & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & \frac{F}{HL} & g/L & 0 \end{vmatrix} \quad B = \frac{\partial F(x_e, 0)}{\partial w} = \begin{vmatrix} 0 \\ \frac{1}{H} \\ 0 \\ -1/HL \end{vmatrix}$$

$$P = \frac{\partial f(x_e, 0)}{\partial d} = \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1/H \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1/HL \end{vmatrix}$$

$$C = \frac{\partial h(x_e, 0)}{\partial x} = \begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{vmatrix}$$

$$Q = \begin{vmatrix} -1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{vmatrix}$$



con il segnale d'errore  $e(t) = S(t) - r(t)$  derivato dalla relazione  
 $e = \bar{C}x + \bar{Q}d$  con  $\bar{C} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$   
 $\bar{Q} = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$

Tutte le dimostrazioni delle ipotesi che seguono sono presenti nello script MATLAB.

### Regolazione in FULL INFORMATION

1)  $\mathcal{O}(s) \subset \mathcal{F}^{20}$

2)  $(A, B)$  è controllabile

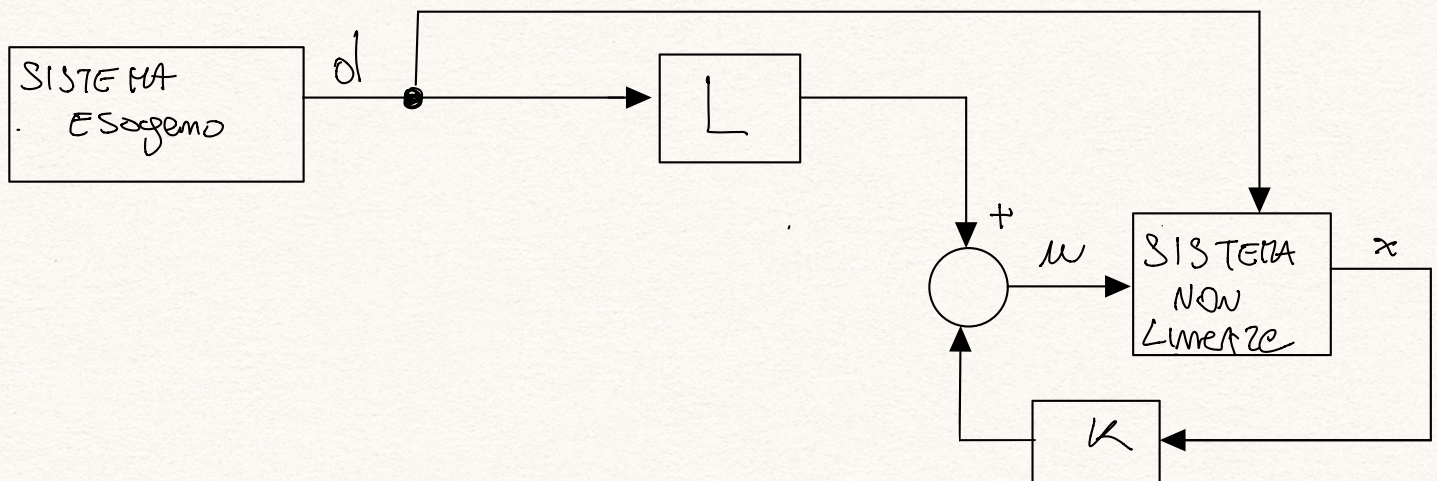
3) IL LEMMA DI HAUTUS verificato

4) IL SISTEMA  $\dot{x} = (A + BK)x$  è ASINTOTICAMENTE STABILE

5) RICAVATE MATRICI  $\Pi, \Gamma$

6)  $L = \Gamma - K\Pi$

Usando questi 6 punti troviamo LA legge di controllo  
 $u = Kx + Ld$





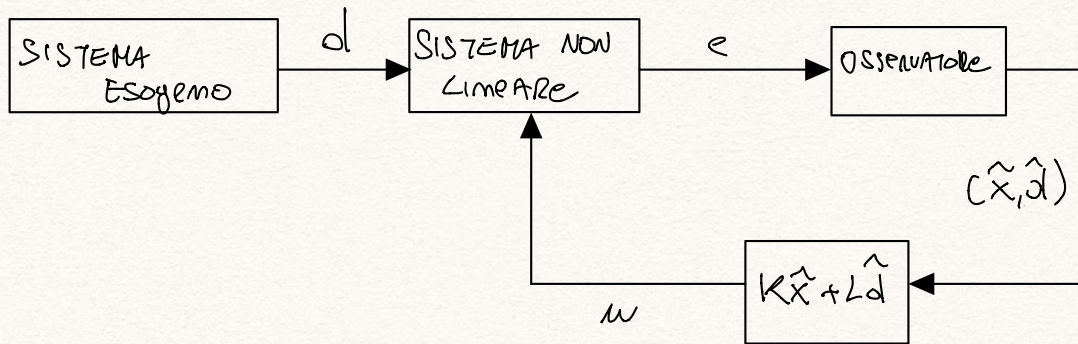
# Regolazione in Error Feedback

1)  $\Theta(s) \in \mathbb{C}^{\geq 0}$

2)  $(A, B)$  è controllabile

3)  $(A_{obs}, C_{obs})$  è osservabile

IL PROBLEMA della regolazione in Error Feedback è risolvibile  
 $\Leftrightarrow$  LO È in FULL INFORMATION. Tale condizione è stata verificata  
in precedenza



```
% Assignment 7 calcoli e definizioni
% Alessandro Lomazzo 0294640, Gianluca Coccia 0300085
% 02/02/2021
```

```
clearvars
close all
clc
```

```
% Parametri sistema
```

```
M = 1;
l = 1;
F = 1;
g = 9.81;
```

```
% Parametri sistema esogeno
```

```
omega = 0.1;
% omega = 1;
% omega = 10;
alpha = 1;
dl = 1;
dl_amp = 0.5;
dl_period = 50;
```

```
%% Modello nello spazio di stato
```

```
A_t = [0 1 0 0
        0 -F/M 0 0
        0 0 0 1
        0 F/(M*l) g/l 0];
B_t = [0; 1/M; 0; -1/(M*l)];
P_t = [0 0 0
        0 0 1/M
        0 0 0
        0 0 -1/(M*l)];
C_t = [1 0 0 0
        0 0 1 0];
C_te = [1 0 0 0];
S = [0 1 0
      -omega^2 0 0
      0 0 0];
Q = [-1 0 0
      0 0 0];
Q_te = [-1 0 0];
BP = horzcat(B_t, P_t);
x0 = [0 0 0 0];
n = 4;
p = 1;
r = 3;
```

```
fprintf("Modello linearizzato:\n");
```

```
A_t
B_t
P_t
C_t
Q
```

```

fprintf("Modello sistema esogeno:\n");
S
fprintf("Condizioni iniziali:\n");
x0

%% Proprieta' del sistema
% Controllo autovalori matrice S non negativi
s_eigs = eig(S);
fprintf("Autovalori di S: \n");
s_eigs

% Controllabilita'
P_reach = ctrb(A_t, B_t);
P_reach_inv = P_reach^(-1);
if rank(P_reach) ~= n
    fprintf("Sistema non controllabile\n");
    return
else
    fprintf("Sistema controllabile\n");
end

% Osservabilita'
if rank(observ(A_t, C_t)) ~= n
    fprintf("Sistema non osservabile\n");
    return
else
    fprintf("Sistema osservabile\n");
end
if rank(observ(horzcat(vertcat(A_t, zeros(3, 4)), vertcat(P_t, S)), horzcat(C_t, Q))) ✓
    ~= n+r
    fprintf("Sistema eseteso non osservabile\n");
    return
else
    fprintf("Sistema esteso osservabile\n");
end

% Lemma di Hautus
for i=1:length(s_eigs)
    hautus_mat = horzcat(vertcat(s_eigs(i)*eye(4) - A_t, C_te), vertcat(B_t, 0));
    if rank(hautus_mat) ~= n+p
        fprintf("Lemma di Hautus non soddisfatto\n");
        return
    end
end
fprintf("Lemma di Hautus soddisfatto\n");

% Autovalori di A
eigs_A = eig(A_t);
fprintf("Autovalori di A =");
eigs_A

% Stabilizzazione con Ackermann
ack = P_reach_inv(end, :);
pDesA = (A_t + eye(4))*(A_t + 2*eye(4))*(A_t + 3*eye(4))*(A_t + 4*eye(4));

```

```
K = -ack*pDesA;
newEigs = eig(A_t+B_t*K);

fprintf("Nuovi autovalori:\n");
disp(newEigs);
fprintf("Guadagno di stabilizzazione:\n");
K

% Soluzione equazioni FBI
% omega = 0.1
Pi = [1 0 0
      0 1 0
      -1/982 0 0
      0 -1/982 0];
Gamma = [-1/100 1 -1];

% omega = 1
% Pi = [1 0 0
%       0 1 0
%       -100/1081 0 0
%       0 -100/1081 0];
% Gamma = [-1 1 -1];

% omega = 10
% Pi = [1 0 0
%       0 1 0
%       -1e4/10981 0 0
%       0 -1e4/10981 0];
% Gamma = [-100 1 -1];

fprintf("Matrici Pi e Gamma:\n");
Pi
Gamma

% Guadagno segnali esogeni
L = Gamma - K*Pi;

fprintf("Guadagno segnali esogeni L:\n");
L
```