

#### DIP. ING. INFORMAZIONE

# Fondamenti di Automatica: Esempi di sintesi di un controllore

Sergio Grammatico, Mario Innocenti

ESERCITAZIONE DI FONDAMENTI DI AUTOMATICA
Pisa, 25 maggio 2017

### Outline

- Rete anticipatrice
- Rete ritardatrice
- 3 Equ. Diofantina e retroazione dello stato
- Retroazione dello stato
- 6 Altre risorse

### Outline

- Rete anticipatrice
- Rete ritardatrice
- 3 Equ. Diofantina e retroazione dello stato
- Retroazione dello stato
- 6 Altre risorse

### Esercizio 1

$$G(s) = \frac{1}{1 + s/2}$$
 (forma di Bode)

### Specifiche:

- $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) \leq 0.01$
- $\omega_n \geq 20 \text{ rad/s}$
- $\bullet$  PM  $\simeq 50^{\circ}$

### Approccio richiesto:

• Rete correttrice

# Esercizio 1: Analisi delle specifiche

Teorema del valore finale:

$$\lim_{t \to \infty} e(t) = \lim_{s \to 0} s E(s) = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{1 + \frac{k_0}{s} G(s)} \underbrace{\frac{1}{s^2}}_{\text{rampa}}$$

$$= \lim_{s \to 0} \frac{1}{s + k_0 \frac{1}{1 + s/2}} = \frac{1}{k_0} \le 0.01 \iff k_0 \ge 100$$

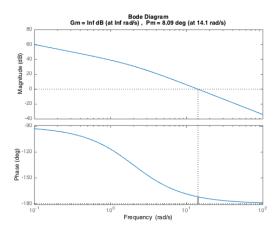
$$\implies$$
 scegliamo  $k_0 := 100$ 

$$\implies K_0(s)G(s) = \frac{k_0}{s} \frac{1}{1+s/2} = \frac{100}{s(1+s/2)}$$

# Esercizio 1: Analisi delle specifiche (2)

 $\omega_{\rm n} \geq 20 \ {\rm rad/s}$ 

>> 
$$s = tf('s'); G = 1/(1+s/2); K0 = 100/s; G1 = K0*G;$$
  
>>  $margin(G1)$ 



# Esercizio 1: Analisi delle specifiche (3)

- $\omega_n \geq 20 \text{ rad/s}$
- $PM > 50^{\circ}$
- $\implies$  aumentiamo il guadagno:  $k_0 = 300$

>> 
$$s = tf('s')$$
;  $G = 1/(1+s/2)$ ;  $KO = 300/s$ ;  $G1 = K0*G$ ;

- >> margin(G1)
- $\implies$  nuova frequenza di taglio =24.5 rad/s > 20 rad/s
- $\Longrightarrow \mathsf{PM} \simeq 5^{\circ}$
- $\implies$  rete anticipatrice per aumentare la fase (ad esempio, di  $60^{\circ}$ )

### Esercizio 1: Rete anticipatrice

• Rete anticipatrice:

$$K_1(s) = \frac{1+Ts}{1+\alpha Ts}, \quad \alpha < 1, \ T > 0$$

• Aumento di fase:

$$\sin(\phi_{\text{max}}) = \frac{1-\alpha}{1+\alpha}, \quad \omega_{\text{max}} = \frac{1}{T\sqrt{\alpha}}$$

 $\Longrightarrow$  aumentiamo la fase di  $\phi_{\rm max}=60^{\circ}$  in  $\omega_{\rm max}=24.5~{\rm rad/s}$ 

$$\Rightarrow \alpha = \frac{1 - \sin(\phi_{\text{max}})}{1 + \sin(\phi_{\text{max}})} \simeq 0.144, \quad T = \frac{1}{\omega_{\text{max}}\sqrt{\alpha}} \simeq 0.1076$$

ullet Guadagno in  $\phi_{\max}$ :

$$\left| \frac{1 + Ts}{1 + \alpha Ts} \right| = \frac{1}{\sqrt{\alpha}} \simeq 2.63$$

# Esercizio 1: Rete anticipatrice (2)

Controllore:

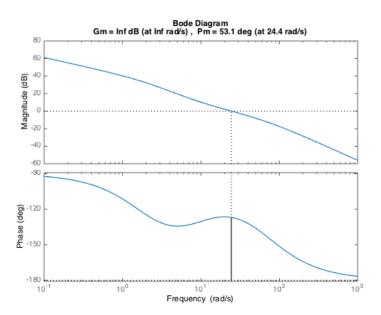
$$K(s) = \sqrt{\alpha}K_1(s)K_0(s) = \frac{\sqrt{\alpha}(1+Ts)}{1+\alpha Ts} \cdot \frac{k_0}{s} \simeq \frac{1+0.1076s}{1+0.0155s} \cdot \frac{114}{s}$$

Anello aperto:

$$K(s)G(s) = \frac{1 + 0.1076s}{1 + 0.0155s} \cdot \frac{114}{s} \cdot \frac{1}{1 + s/2}$$

```
>> s = tf('s'); G = 1/(1+s/2); K0 = 300/s;
>> K = K0*sqrt(0.144)*(1+0.1076*s)/(1+0.0155*s);
>> margin(K*G)
```

# Esercizio 1: Rete anticipatrice (3)



### Outline

- Rete anticipatrice
- Rete ritardatrice
- 3 Equ. Diofantina e retroazione dello stato
- Retroazione dello stato
- 6 Altre risorse

### Esercizio 2

$$G(s) = \frac{1}{1 + s/2}$$
 (forma di Bode)

### Specifiche:

- $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) \leq 0.01$
- $Arr PM \simeq 60^\circ$

### Approccio richiesto:

Rete correttrice

# Esercizio 2: Analisi delle specifiche

•  $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) \leq 0.01 \Longrightarrow$  sistema in anello chiuso di tipo  $1 \Longrightarrow$  aggiungiamo 1 polo nell'origine:  $\frac{1}{s}$ 

Teorema del valore finale:

$$\lim_{t \to \infty} e(t) = \lim_{s \to 0} s E(s) = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{1 + \frac{k_0}{s} G(s)} \underbrace{\frac{1}{s^2}}_{\text{rampa}}$$

$$= \lim_{s \to 0} \frac{1}{s + k_0 \frac{1}{1 + s/2}} = \frac{1}{k_0} \le 0.01 \iff k_0 \ge 100$$

$$\implies$$
 scegliamo  $k_0 := 100$ 

$$\Longrightarrow K_0(s)G(s) = \frac{100}{s(1+s/2)}$$

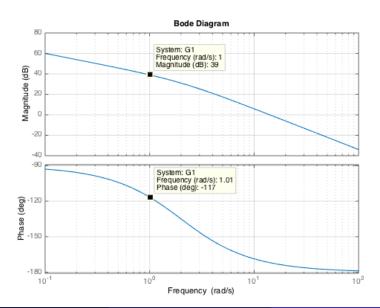
# Esercizio 2: Analisi delle specifiche (2)

- $\bullet$  PM  $\geq 60^{\circ}$ 
  - Diagrammi di Bode:

>> 
$$s = tf('s'); G = 1/(1+s/2); K0 = 100/s; G1 = K0*G;$$
  
>>  $margin(G1)$ 

- $\Longrightarrow$  PM  $\simeq 8^{\circ}$  alla frequenza di taglio,  $14~{\rm rad/s}$
- >> bode(G1)
- $\Longrightarrow K_0(s)G(s)$  ha fase  $\simeq -117^\circ$  alla frequenza di 1 rad/s
- $K_0(s)G(s)$  ha modulo  $\simeq 39$  dB alla frequenza di  $1~{\rm rad/s}$

## Esercizio 2: Analisi delle specifiche (3)



#### Esercizio 2: Rete ritardatrice

Rete ritardatrice:

$$K_1(s) = \frac{1+Ts}{1+\alpha Ts}, \quad \alpha > 1, \ T > 0$$

• Attenuazione di modulo:

$$\lim_{s\to\infty}\frac{1+Ts}{1+\alpha Ts}=\frac{1}{\alpha}$$

- $\Longrightarrow$  riduciamo il modulo di  $\alpha=100=40$  dB
- $\Longrightarrow$  scegliamo polo e zero in bassa frequenza:  $\frac{1}{T}=\frac{1}{20}\Leftrightarrow T=20$

# Esercizio 2: Rete ritardatrice (2)

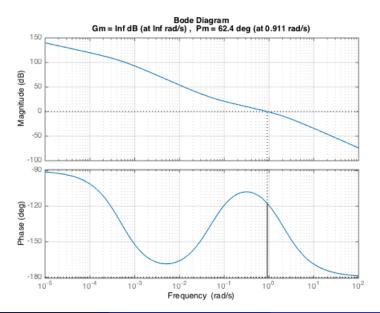
• 
$$K(s) = K_1(s)K_0(s) = \frac{1+Ts}{1+\alpha Ts} \cdot \frac{k_0}{s} \simeq \frac{1+20s}{1+2000s} \cdot \frac{100}{s}$$

• Anello aperto:

$$K(s)G(s) = \frac{1+20s}{1+2000s} \cdot \frac{100}{s} \cdot \frac{1}{1+s/2}$$

```
>> s = tf('s'); G = 1/(1+s/2); K0 = 100/s;
>> K = K0*(1+200*s)/(1+2000*s);
>> margin(K*G)
```

# Esercizio 2: Rete ritardatrice (3)



### Outline

- Rete anticipatrice
- Rete ritardatrice
- 3 Equ. Diofantina e retroazione dello stato
- Retroazione dello stato
- 6 Altre risorse

### Esercizio 3

$$G(s) = \frac{1}{s(s-10)}$$

### Specifiche:

- $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) = 0$
- $\omega_{\rm n} \geq 1 \ {\rm rad/s}$

### Esercizio 3

$$G(s) = \frac{1}{s(s-10)}$$

### Specifiche:

- $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) = 0$
- $\omega_{\rm n} \geq 1 \ {\rm rad/s}$
- $T_{\rm assestamento} \leq 5 \, {\rm s}$

### Approcci consigliati:

- Equazione Diofantina
- Retroazione dello stato

### Esercizio 3: Analisi delle specifiche

•  $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) = 0 \Longrightarrow \mathsf{sistema}$  in anello chiuso di tipo  $2 \Longrightarrow \mathsf{aggiungiamo} \ 1$  polo nell'origine:  $\frac{1}{2}$ 

## Esercizio 3: Analisi delle specifiche

- $e_{\mathsf{rampa}}(\infty) = 0 \Longrightarrow \mathsf{sistema}$  in anello chiuso di tipo 2  $\Longrightarrow \mathsf{aggiungiamo} \ 1$  polo nell'origine:  $\frac{1}{s}$
- $\omega_n \geq 1 \text{ rad/s}$
- $T_{\rm assestamento} \leq 5 {\rm s}$

$$\xi \, \omega_{\rm n} \, T_{\rm assestamento} \simeq 4.6 \Longrightarrow \xi \ge \frac{4.6}{\omega_{\rm n} \, T_{\rm assestamento}} \simeq 0.92$$

$$\Longrightarrow$$
 scegliamo  $\omega_{\mathsf{n}}:=1$ ,  $\ \xi:=1$ 

Polinomio caratteristico desiderato in anello chiuso:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = (s+10)^2 \left( s^2 + 2\xi \omega_{\mathsf{n}} s + \omega_{\mathsf{n}}^2 \right) = (s+10)^2 \left( s+1 \right)^2$$

Polinomio caratteristico desiderato in anello chiuso:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = (s+10)^2 \left( s^2 + 2\xi \omega_{\mathsf{n}} s + \omega_{\mathsf{n}}^2 \right) = (s+10)^2 \left( s+1 \right)^2$$

 $\bullet \ \, {\rm Sistema:} \ \, G(s) = \frac{n(s)}{d(s)} = \frac{1}{s(s-10)}$ 

Polinomio caratteristico desiderato in anello chiuso:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = (s+10)^2 \left( s^2 + 2\xi \omega_{\mathsf{n}} s + \omega_{\mathsf{n}}^2 \right) = (s+10)^2 \left( s+1 \right)^2$$

- $\bullet$  Sistema:  $G(s) = \frac{n(s)}{d(s)} = \frac{1}{s(s-10)}$
- $\bullet$  Controllore:  $K(s) = \frac{n_K(s)}{d_K(s)} = \frac{b_2 s^2 + b_1 s + b_0}{s(a_2 s + a_1)}$

Polinomio caratteristico desiderato in anello chiuso:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = (s+10)^2 \left( s^2 + 2\xi \omega_{\mathsf{n}} s + \omega_{\mathsf{n}}^2 \right) = (s+10)^2 \left( s+1 \right)^2$$

- $\bullet \ {\sf Sistema:} \ G(s) = \frac{n(s)}{d(s)} = \frac{1}{s(s-10)}$
- Controllore:  $K(s) = \frac{n_K(s)}{d_K(s)} = \frac{b_2 s^2 + b_1 s + b_0}{s(a_2 s + a_1)}$

#### Equazione Diofantina:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = d(s)d_K(s) + n(s)n_K(s) =: d_{\mathsf{CL}}(s)$$

#### Equazione Diofantina:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = d(s)d_K(s) + n(s)n_K(s) =: d_{\mathsf{CL}}(s)$$

$$\begin{split} d_{\mathsf{CL}}^*(s) &= (s+10)^2(s+1)^2 \\ &= (s+10)^2 \left(s^2+2s+1\right) \\ &= \left(s^2+20s+100\right) \left(s^2+2s+1\right) \\ &= s^4+22s^3+141s^2+220s+100 \\ d_{\mathsf{CL}}(s) &= s(s-10)(a_2s^2+a_1s)+b_2s^2+b_1s+b_0 \\ &= (s^2-10s)(a_2s^2+a_1s)+b_2s^2+b_1s+b_0 \\ &= a_2s^4+(a_1-10a_2)s^3+(-10a_1+b_2)s^2+b_1s+b_0 \end{split}$$

 $\implies a_2 = 1, a_1 = 32, b_2 = 461, b_1 = 220, b_0 = 100$ 

#### Risultato:

• 
$$K(s) = \frac{b_2 s^2 + b_1 s + b_0}{a_2 s^2 + a_1 s} = \frac{461 s^2 + 220 s + 100}{s(s+32)}$$

• 
$$K(s)G(s) = K(s)\frac{1}{s(s-10)} = \frac{461s^2 + 220s + 100}{s^2(s+32)(s-10)}$$

• 
$$G_{CL}(s) = \frac{n(s)n_K(s)}{d(s)d_K(s) + n(s)n_K(s)} = \frac{461s^2 + 220s + 100}{(s+10)^2(s+1)^2}$$

#### Comandi MATLAB:

```
>> n = 1; d = [1 -10 \ 0]; G = tf(n,d)
>> nK = [461 \ 220 \ 100]; dK = [1 \ 32 \ 0]; K = tf(nK,dK)
```

#### Comandi MATLAB:

```
>> n = 1; d = [1 -10 0]; G = tf(n,d)
>> nK = [461 220 100]; dK = [1 32 0]; K = tf(nK,dK)
```

#### alternativamente

```
>> s = tf('s'); G = 1/(s*(s-10))
>> K = (461*s^2 + 220*s + 100)/(s^2 + 32*s)
```

#### Comandi MATLAB:

```
>> n = 1; d = [1 -10 0]; G = tf(n,d)
>> nK = [461 220 100]; dK = [1 32 0]; K = tf(nK,dK)
```

#### alternativamente

```
>> s = tf('s'); G = 1/(s*(s-10))
>> K = (461*s^2 + 220*s + 100)/(s^2 + 32*s)
```

```
>> Gcl = n*nK/(d*dK+n*nK)
>> step(Gcl)
```

#### Esercizio 4: Retroazione dello stato

Spazio di stato (forma compagna di controllo):

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 10 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

#### Esercizio 4: Retroazione dello stato

Spazio di stato (forma compagna di controllo):

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 10 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

Polinomio caratteristico in anello aperto:

$$d(s) = \det(sI - A) = \det\left(\begin{bmatrix} s & -1\\ 0 & s - 10 \end{bmatrix}\right) = s(s - 10) = s^2 - 10s$$

#### Esercizio 4: Retroazione dello stato

Spazio di stato (forma compagna di controllo):

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 10 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

• Polinomio caratteristico in anello aperto:

$$d(s) = \det(sI - A) = \det\left(\begin{bmatrix} s & -1\\ 0 & s - 10 \end{bmatrix}\right) = s(s - 10) = s^2 - 10s$$

Polinomio caratteristico desiderato in anello chiuso:

$$d_{\mathsf{CL}}^*(s) = (s+1)^2 = s^2 + 2s + 1$$

# Esercizio 4: Retroazione dello stato (2)

Matrice dinamica in anello chiuso:

$$A_{\mathsf{CL}} = A - BK = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 10 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_1 & k_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k_1 & 10 - k_2 \end{bmatrix}$$

# Esercizio 4: Retroazione dello stato (2)

Matrice dinamica in anello chiuso:

$$A_{\mathsf{CL}} = A - BK = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 10 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_1 & k_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k_1 & 10 - k_2 \end{bmatrix}$$

Matrice dinamica desiderata in anello chiuso:

$$A_{\mathsf{CL}}^* = \begin{bmatrix} 0 & 1\\ -1 & -2 \end{bmatrix}$$

# Esercizio 4: Retroazione dello stato (2)

Matrice dinamica in anello chiuso:

$$A_{\mathsf{CL}} = A - BK = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 10 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_1 & k_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k_1 & 10 - k_2 \end{bmatrix}$$

Matrice dinamica desiderata in anello chiuso:

$$A_{\mathsf{CL}}^* = \begin{bmatrix} 0 & 1\\ -1 & -2 \end{bmatrix}$$

 $\implies$  scegliamo  $k_1 = 1$ ,  $k_2 = 12$ .

# Esercizio 4: Retroazione dello stato (3)

#### Comandi Matlab:

```
>> s = tf('s'); G = 1/(s*(s-10));
>> A = [0 1; 0 10]; B = [0; 1]; C = [1 0; 0 1];
>> K = [1 12]; Acl = A - B*K; eig(Acl)
```

# Esercizio 4: Retroazione dello stato (3)

#### Comandi Matlab:

```
>> s = tf('s'); G = 1/(s*(s-10));
>> A = [0 1; 0 10]; B = [0; 1]; C = [1 0; 0 1];
>> K = [1 12]; Acl = A - B*K; eig(Acl)
```

assegnamento tramite formula di Ackerman

```
>> A = [0 1; 0 10]; B = [0; 1];
>> K = acker(A,B,[-1;-1]); Acl = A - B*K; eig(Acl)
```

# Esercizio 4: Retroazione dello stato (3)

#### Comandi Matlab:

```
>> s = tf('s'); G = 1/(s*(s-10));
>> A = [0 1; 0 10]; B = [0; 1]; C = [1 0; 0 1];
>> K = [1 12]; Acl = A - B*K; eig(Acl)
```

assegnamento tramite formula di Ackerman

```
>> A = [0 1; 0 10]; B = [0; 1];
>> K = acker(A,B,[-1;-1]); Acl = A - B*K; eig(Acl)
```

• molteplicità poli desiderati  $\leq \operatorname{rank}(B) \Longrightarrow \operatorname{funzione} \operatorname{place}$ 

```
>> A = [0 1; 0 10]; B = [0; 1];
>> K = place(A,B,[-1;-2]); Acl = A - B*K; eig(Acl)
```

### Outline

- Rete anticipatrice
- Rete ritardatrice
- 3 Equ. Diofantina e retroazione dello stato
- Retroazione dello stato
- 6 Altre risorse

### Esercizio 5

$$G(s) = \frac{(s-2)(s-4)}{s^2(s-1)(s-3)(s^2+0.8s+4)}$$

### Specifiche:

- $\bullet \ e_{\rm gradino}(\infty) = 0$
- $\bullet$   $T_{\rm assestamento} \leq 10 {\rm s}$
- $M_{\%} \leq 5\%$

#### Esercizio 5

$$G(s) = \frac{(s-2)(s-4)}{s^2(s-1)(s-3)(s^2+0.8s+4)}$$

### Specifiche:

- $\bullet \ e_{\rm gradino}(\infty) = 0$
- $\bullet$   $T_{\rm assestamento} \leq 10 {\rm s}$
- $M_{\%} \leq 5\%$

#### Approccio raccomandato:

• Retroazione dello stato

- $e_{\mathrm{gradino}}(\infty) = 0$ : G(s) è già di tipo 2
- $2 \xi \omega_{\rm n} T_{\rm assestamento} \simeq 4.6 \Longrightarrow \xi \omega_{\rm n} \geq 0.46$

- $e_{\mathsf{gradino}}(\infty) = 0$ : G(s) è già di tipo 2
- $2 \xi \omega_{\rm n} T_{\rm assestamento} \simeq 4.6 \Longrightarrow \xi \omega_{\rm n} \geq 0.46$

$$M_{\%} = \exp\left(\frac{-\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}\right) \le 0.05 \Longrightarrow \xi \simeq 0.69$$

$$\Longrightarrow \omega_{\rm n} \ge \frac{0.46}{0.69} \simeq 0.67$$

- $e_{\mathrm{gradino}}(\infty) = 0$ : G(s) è già di tipo 2
- $2 \xi \omega_{\rm n} T_{\rm assestamento} \simeq 4.6 \Longrightarrow \xi \omega_{\rm n} \geq 0.46$

$$M_{\%} = \exp\left(\frac{-\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}\right) \leq 0.05 \Longrightarrow \xi \simeq 0.69$$
 
$$\Longrightarrow \omega_{\rm n} \geq \frac{0.46}{0.69} \simeq 0.67$$
 
$$\Longrightarrow \text{scegliamo } \omega_{\rm n} = 1, \ \xi = 0.7$$

- $e_{\mathsf{gradino}}(\infty) = 0$ : G(s) è già di tipo 2
- $2 \xi \omega_{\rm n} T_{\rm assestamento} \simeq 4.6 \Longrightarrow \xi \omega_{\rm n} \ge 0.46$

$$\begin{aligned} \bullet \ \ \, M_{\%} &= \exp\left(\frac{-\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}\right) \leq 0.05 \Longrightarrow \xi \simeq 0.69 \\ &\Longrightarrow \omega_{\rm n} \geq \frac{0.46}{0.69} \simeq 0.67 \\ &\Longrightarrow {\rm scegliamo} \ \omega_{\rm n} = 1, \ \xi = 0.7 \end{aligned}$$

Polinomio dominante desiderato in anello chiuso:

$$s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2 = s^2 + 1.4s + 1$$

#### Esercizio 5: Retroazione dello stato

$$G(s) = \frac{(s-2)(s-4)}{s^6 + 3.2s^5 + 3.8s^4 + 13.6s^3 + 12s^2}$$

Forma canonica di controllo

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & -12 & -13.6 & -3.8 & -3.2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

Polinomio caratteristico desiderato in anello chiuso:

$$(s+10)^4(s^2+2\xi\omega_n s+\omega_n^2)=(s+10)^4(s^2+1.4s+1)$$

# Esercizio 5: Retroazione dello stato (2)

#### Comandi Matlab:

```
>> n = 6;
\rightarrow A = [zeros(n-1,1),eye(n-1); 0 0 -12 -13.6 -3.8 -3.2];
>> B = [zeros(n-1,1); 1];
\Rightarrow p = [-1; -1; -1; -1; roots([1 1.4 1])];
>> K = acker(A,B,p)
(Warning: Pole locations are more than 10% in error.)
>> Acl = A-B*K; eig(Acl)
Dinamica del primo stato in anello chiuso
>> G1c1 = [1 zeros(1,n-1)]*(s*eye(n)-(A-B*K))^(-1)*B;
>> % risposta a gradino e rampa
>> step(G1cl)
```

>> step(G1cl/s)

## Outline

- Rete anticipatrice
- Rete ritardatrice
- 3 Equ. Diofantina e retroazione dello stato
- Retroazione dello stato
- 6 Altre risorse

#### Altri esercizi

Esercizi di modellistica e simulazione:

http://ctms.engin.umich.edu/CTMS

#### Esercizi di analisi e sintesi, con soluzioni:

http://webm.dsea.unipi.it/~innocentiw/public\_html/materiale\_didattico\_sitoDSEA/Lanari.pdf

www.control.lth.se/media/Education/EngineeringProgram/FRT010/ exercises.pdf

#### Esercizi di esame:

(password)

#### Funzioni MATLAB

- Funzioni di trasferimento tf
- Diagrammi di Bode bode, margin
- Diagrammi di Nyquist nyquist
- Luogo delle radici
- Assegnamento dei poli
  place, acker
  (assegnamento poli osservatore: H = place(A',C',p)')

### Video riassuntivi

### Canale YouTube del Dr. Brian Douglas:

- Diagrammi di Bode ("Bode plots by hand")
- Luogo delle radici ("Root locus method", "Sketching the root locus")
- Margini di guadagno e di fase ("Gain and phase margins explained")
- Diagrammi di Nyquist ("Nyquist stability criterion")
- Reti correttrici ("Lead/lag compensators", "Designing a lead (lag) compensator with Bode plot", "Designing a lead compensator with root locus")