

Teoría de Control Realimentado

Curso: 2002/03
Prueba Final

21.01.2003
Gerrit Färber

Programa Doctorado: Automatización Avanzada y Robótica
Instituto de Organización y control de Sistemas Industriales (IOC)

1. Sea el sistema dado por

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= x_2 + u \\ \dot{x}_2 &= -(2+a)x_2 - 2ax_1 + u \\ y &= x_2\end{aligned}$$

con $a \in \mathbb{R}$.

(a) Escribid la función de transferencia de u a y . Esta va a ser la planta para el resto de este ejercicio.

Solución:

Encontrado mediante la transformada de Laplace:

$$\begin{aligned}\Rightarrow \quad s \cdot X_1(s) &= X_2(s) + U(s) \\ s \cdot X_2(s) &= -(2+a) \cdot X_2(s) - 2a \cdot X_1(s) + U(s) \\ Y(s) &= X_2(s) \\ \Rightarrow \quad X_1(s) &= \frac{X_2(s) + U(s)}{s} \\ \Rightarrow \quad s \cdot X_2(s) &= -(2+a) \cdot X_2(s) - 2a \cdot \frac{X_2(s) + U(s)}{s} + U(s) \\ &\quad \frac{-2a + s}{s} \\ \Rightarrow \quad X_2(s) &= \frac{s}{s^2 + (2+a)s + 2a} \cdot U(s) \\ \Rightarrow \quad P(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} &= \frac{-2a + s}{s^2 + (2+a)s + 2a}\end{aligned}$$

Solución de 1-a:

$$P(s) = \frac{-2a + s}{s^2 + (2+a)s + 2a}$$

(b) Realimentamos con el controlador

$$C(s) = \frac{1}{s(s+1)}$$

Calculad el rango de valores de α tal que el sistema es internamente estable. Encontrad el margen de ganancia superior en función de α .

Solución:

Mediante Maple:

P:=(-2*alpha+s)/(s^2+(2+alpha)*s+2*alpha);

$$P := \frac{-2\alpha + s}{s^2 + (2 + \alpha)s + 2\alpha}$$

C:=1/(s^2+s);

$$C := \frac{1}{s^2 + s}$$

1-b-1: Cálculo del rango de α :

Función de transferencia G del sistema con retroalimentación:

G:=simplify((C*P)/(1+P*C));

$$G := -\frac{2\alpha - s}{s^4 + 3s^3 + 2s^2 + s^3\alpha + 3s^2\alpha + 2s\alpha - 2\alpha + s}$$

Aplicando el Criterio de Routh-Hurwitz:

a1:=3+alpha:

a2:=3*alpha+2:

a3:=2*alpha+1:

a4:=-2*alpha:

a5:=0:

b1:=simplify(-(1*a3-a2*a1)/(a1));

$$b1 := \frac{9\alpha + 5 + 3\alpha^2}{3 + \alpha}$$

b2:=simplify(-(1*a5-a1*a4)/(a1));

$$b2 := -2\alpha$$

c1:=simplify(-(a1*b2-b1*a3)/(b1));

$$c1 := \frac{37\alpha + 33\alpha^2 + 8\alpha^3 + 5}{9\alpha + 5 + 3\alpha^2}$$

c2:=0:

d1:=simplify(-(b1*c2-c1*b2)/(c1));

$$d1 := -2\alpha$$

Condición de Routh-Hurwitz con $a_0 > 0$ ($a_0 = 1$)
 $a_1, b_1, c_1, d_1 > 0$

=> con a_1 y d_1 : $-3 < \alpha < 0$ (rango preliminar)

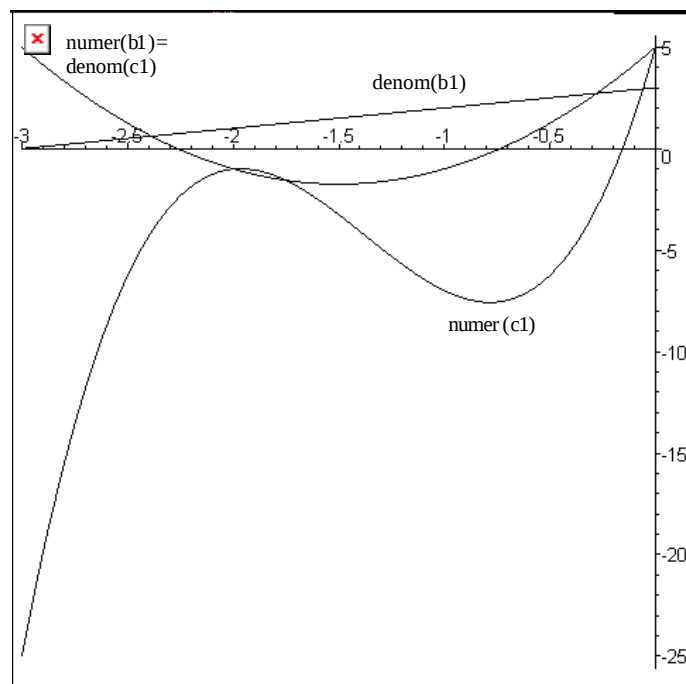
Aplicando este rango preliminar para dibujar el grafo de los denominadores y de los numeradores de b_1 y de c_1 :

Según b_1 y c_1 α es valido si:

$(\text{denom}(b_1) > 0 \text{ y } \text{numer}(b_1) > 0)$ y $(\text{denom}(c_1) > 0 \text{ y } \text{numer}(c_1) > 0)$ o si

$(\text{denom}(b_1) < 0 \text{ y } \text{numer}(b_1) < 0)$ y $(\text{denom}(c_1) < 0 \text{ y } \text{numer}(c_1) < 0)$

`plot({denom(b1), numer(b1), denom(c1), numer(c1)}, alpha=-3..0);`



El grafico muestra que es suficiente encontrar el cero del numerador de c_1 que está alrededor de -0.15, el cero tiene que ser real.

`evalf(solve(numer(c1)));`

`-0.156026264 , -1.984486868 + 0.2598994556 I, -1.984486868 - 0.2598994556 I`

=> **rango de alpha:**

$-0.156026264 < \alpha < 0$

Solución de 1-b-1: $-0.156026264 < \alpha < 0$

1-b-2: Calculao de margen de ganancia:

Multiplicando P con la variable k, se obtiene una nueva Función de Transferencia Gk:

Gk:=simplify((C*k*P)/(1+k*P*C));

$$Gk := -\frac{(2\alpha - s)k}{s^4 + 3s^3 + 2s^2 + s^3\alpha + 3s^2\alpha + 2s\alpha - 2k\alpha + ks}$$

s:=I*w:

Gk;

$$-\frac{(2\alpha - wI)k}{w^4 - 3Iw^3 - 2w^2 - w^3\alpha I - 3w^2\alpha + 2Iw\alpha - 2k\alpha + kwI}$$

Encontrar una k tal que la parte imaginaria de Gk sea cero y la parte real sea -1:

Gk_re:=sort(simplify(evalc(Re(Gk))),w);

$$Gk_{re} := k(-3\alpha w^4 - 3w^4 + 6\alpha w^2 + 6\alpha^2 w^2 + kw^2 + 4k\alpha^2) / (w^8 + 5w^6 + \alpha^2 w^6 - 6k\alpha w^4 + 4w^4 - 6kw^4 + 5\alpha^2 w^4 + 12\alpha^2 kw^2 + k^2 w^2 + 12k\alpha w^2 + 4\alpha^2 w^2 + 4k^2\alpha^2)$$

Gk_im:=sort(simplify(evalc(Im(Gk))),w);

$$Gk_{im} := -k(-w^4 + 2w^2 + 9\alpha w^2 + 2\alpha^2 w^2 - 4\alpha^2)w / (w^8 + 5w^6 + \alpha^2 w^6 - 6k\alpha w^4 + 4w^4 - 6kw^4 + 5\alpha^2 w^4 + 12\alpha^2 kw^2 + k^2 w^2 + 12k\alpha w^2 + 4\alpha^2 w^2 + 4k^2\alpha^2)$$

Encontrar los ceros de la parte imaginaria de Gk:

Gk_im_num:=numer(Gk_im);

$$Gk_{im_num} := -kw(-w^4 + 2w^2 + 9\alpha w^2 + 2\alpha^2 w^2 - 4\alpha^2)$$

y aplicar los ceros a la función que representa la parte real de Gk:

zeros_Gk:=solve(Gk_im_num,w);

$$\begin{aligned} zeros_Gk := & 0, \frac{\sqrt{4 + 2\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4 + 18\alpha + 4\alpha^2}}}{2}, \\ & -\frac{\sqrt{4 + 2\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4 + 18\alpha + 4\alpha^2}}}{2}, \\ & \frac{\sqrt{4 - 2\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4 + 18\alpha + 4\alpha^2}}}{2}, \\ & -\frac{\sqrt{4 - 2\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4 + 18\alpha + 4\alpha^2}}}{2} \end{aligned}$$

Seguimos solamente con "valor_Gk_re[2]" y "valor_Gk_re[4]",
porque los demás son positivos o están incluidos.

evala(valor_Gk_re[1]);

1

evala(valor_Gk_re[2]);

$$2k/(2k - 2\alpha^3 - 15\alpha^2 - \sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}\alpha - 25\alpha - 3\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4} - 6)$$

evala(valor_Gk_re[3]);

$$2k/(2k - 2\alpha^3 - 15\alpha^2 - \sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}\alpha - 25\alpha - 3\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4} - 6)$$

evala(valor_Gk_re[4]);

$$2k/(2k - 2\alpha^3 - 15\alpha^2 + \sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}\alpha - 25\alpha + 3\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4} - 6)$$

evala(valor_Gk_re[5]);

$$2k/(2k - 2\alpha^3 - 15\alpha^2 + \sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}\alpha - 25\alpha + 3\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4} - 6)$$

Al final el número de funciones de k son dos:

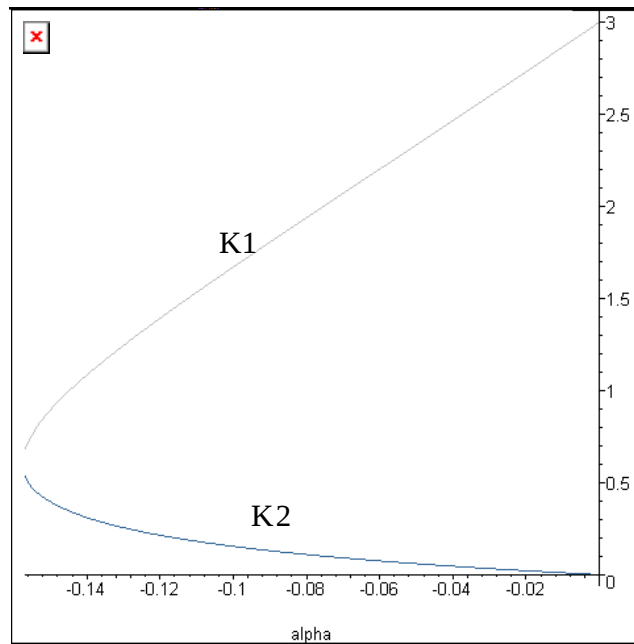
k1:=solve(evala(valor_Gk_re[2])=-1,k);

$$k1 := \frac{\alpha^3}{2} + \frac{15\alpha^2}{4} + \frac{\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}\alpha}{4} + \frac{25\alpha}{4} + \frac{3}{2} + \frac{3\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}}{4}$$

k2:=solve(evala(valor_Gk_re[4])=-1,k);

$$k2 := \frac{\alpha^3}{2} + \frac{15\alpha^2}{4} - \frac{\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}\alpha}{4} + \frac{25\alpha}{4} + \frac{3}{2} - \frac{3\sqrt{4 + 36\alpha + 73\alpha^2 + 36\alpha^3 + 4\alpha^4}}{4}$$

`plot({k1,k2},alpha=-0.157..0);`



=> Dibujando k1 y k2 en el rango de alpha se encuentra que k2 siempre es mas pequeño que k1, por lo tanto la margen de ganancia es la función k2.

Solución de 1-b-2:

k2;

$$\frac{\alpha^3}{2} + \frac{15 \alpha^2}{4} - \frac{\sqrt{4 + 36 \alpha + 73 \alpha^2 + 36 \alpha^3 + 4 \alpha^4} \alpha}{4} + \frac{25 \alpha}{4} + \frac{3}{2} - \frac{3 \sqrt{4 + 36 \alpha + 73 \alpha^2 + 36 \alpha^3 + 4 \alpha^4}}{4}$$

(c) Sea $\alpha = -2$. Diseñad un controlador tal que el sistema realimentado sea internamente estable y capaz de seguir señales en el rango de frecuencias angulares hasta 10 Hz con un error menor del 1%. Comprobad el controlador obtenido mediante simulación con diferentes señales y observad su degradación fuera del ancho de banda especificado.

Solución:

Aplicando $\alpha = -2$ a la planta:

```
alpha:=-2;
P:=(-2*alpha+s)/(s^2+(2+alpha)*s+2*alpha);
```

$$P := \frac{4 + s}{s^2 - 4}$$

```
s:=(1-p)/p;
P:=simplify(P);
```

$$P := -\frac{(3p + 1)p}{-1 + 2p + 3p^2}$$

Factorización Coprima:

```
n:=numer(P);
m:=denom(P);
```

$$n := -(3p + 1)p$$

$$m := -1 + 2p + 3p^2$$

```
r_1:=rem(m,n,p,q_1);q_1:=q_1;
```

$$r_1 := -1 + p$$

$$q_1 := -1$$

```
r_2:=rem(n,r_1,p,q_2);q_2:=q_2;
```

$$r_2 := -4$$

$$q_2 := -3p - 4$$

```
p:=1/(x+1);
```

```
term:=1/r_2*(N-q_2*(M-N*q_1));
```

```
simplify (term);
```

$$-\frac{5Nx + 8N + 7M + 4xM}{4(x + 1)}$$

```
N:=n:N:=simplify(N);
```

$$N := -\frac{4 + x}{(x + 1)^2}$$

```
M:=m:M:=simplify(M);
```

$$M := -\frac{x^2 - 4}{(x + 1)^2}$$

Determinación de X y Y con (term= Y(s) * M(s) +X(s) * N(s)):

Y:=(- 4*x-7)/(4*(x+1));

$$Y := \frac{-7 - 4x}{4x + 4}$$

X:=(- 5*x-8)/(4*(x+1));

$$X := \frac{-5x - 8}{4x + 4}$$

prueba:=simplify(Y*M+X*N);

prueba := 1

assign('s=s');assign('x=s');

Definimos W1 para que el controlador controle la planta hasta una frecuencia de 10Hz con un error máximo de 1% :

W1:=100/(1/20*Pi*s+1);

$$W1 := \frac{100}{\frac{\pi s}{20} + 1}$$

La Norma infinita de W1*M*Y*(1-J[tau]) tiene que ser mas pequeño que 1.

calculo:=simplify(W1*M*Y*(1-J[tau]));

$$calculo := -\frac{500 (s^2 - 4) (7 + 4s) (-1 + J_\tau)}{(\pi s + 20) (s + 1)^3}$$

tau:=0.00155: n:=1:

J[tau]:=(1/(s*tau+1)^n);

$$J_{0.00155} := \frac{1}{0.00155 s + 1}$$

Lsg:=calculo:

Lsg_p:=simplify(eval(Lsg,s=w*I));

Lsg_n:=simplify(eval(Lsg,s=-w*I));

Lsg_abs:=simplify(Lsg_n*Lsg_p):

Lsg_diff:=simplify(diff(Lsg_abs,w));

Lsg_diff_z:=vector(17):

Lsg_diff_z:=solve(Lsg_diff,w):

Lsg_0:=0:

for k to 13 do

Lsg_01[k]:=(eval(Lsg_abs,w=Lsg_diff_z[k]));

if ((Lsg_0)<(Lsg_01[k])) then Lsg_0:=Lsg_01[k] end if;

end do:

Lsg_0;

0.9911463304

limit(Lsg_abs, w=infinity);

0.

Determinación del controlador, estabilizando y controlando la planta hasta 10Hz con un error máximo de 1%

```

assign('s=s');
Q:=1/N*Y*J[tau];

$$Q := - \frac{(s+1)^2 (-7-4s)}{(4+s)(4s+4)(0.00155s+1)}$$

C:=sort(simplify((X+M*Q)/(Y-N*Q)),s);

$$C := \frac{0.03225806452(80155.s^3 + 240868.s^2 + 240992.s + 80000.)}{(4.s + 7.)(s + 4.)s}$$


```

Evaluación del numerador y del denominador de C para la simulación en Matlab:

```

sort(expand(numer(C)),s);

$$2585.645162s^3 + 7769.935485s^2 + 7773.935485s + 2580.645162$$


sort(expand(denom(C)),s);

$$4.s^3 + 23.s^2 + 28.s$$


```

Simulación con Matlab:

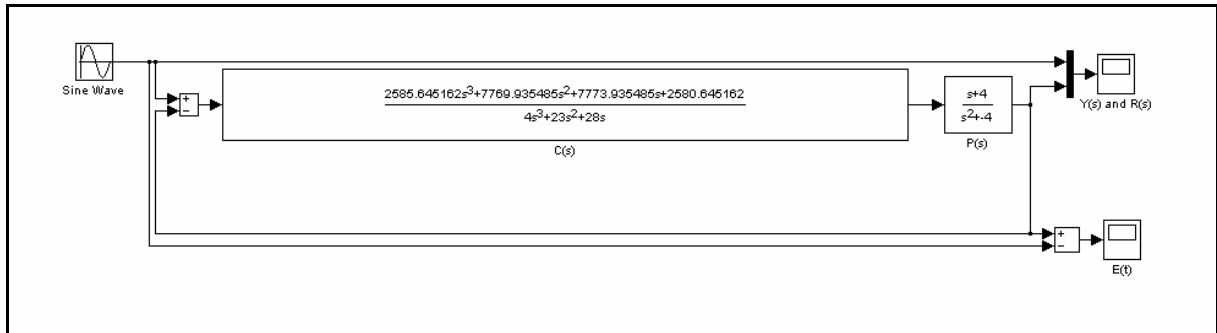
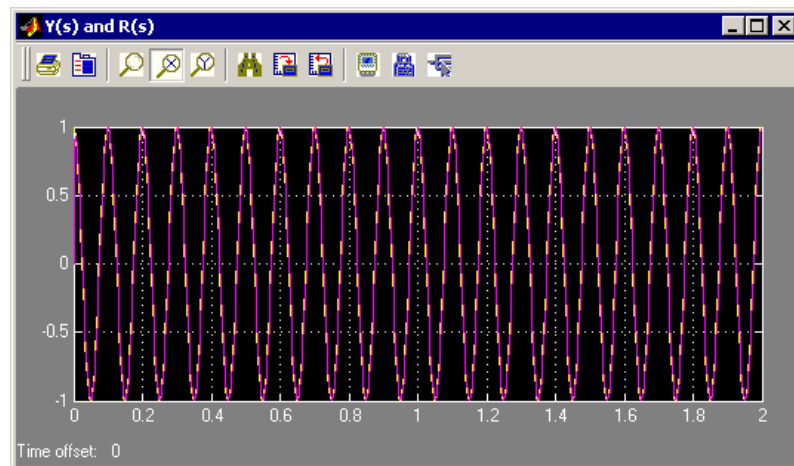
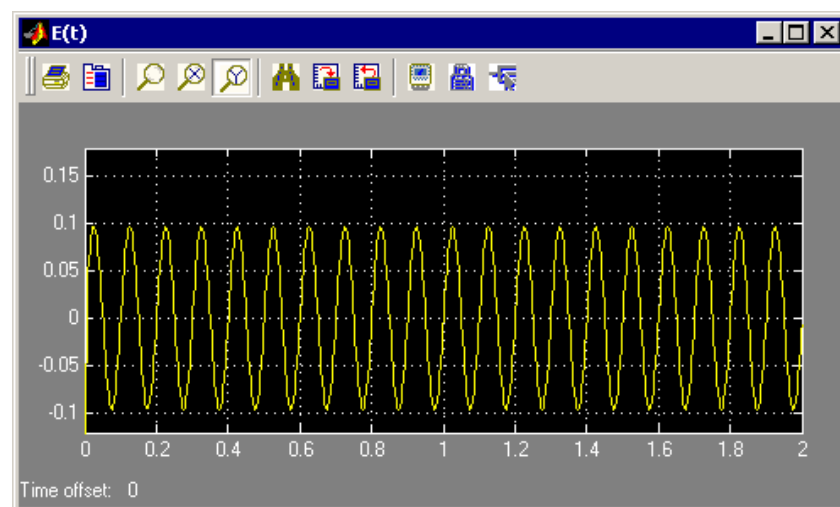


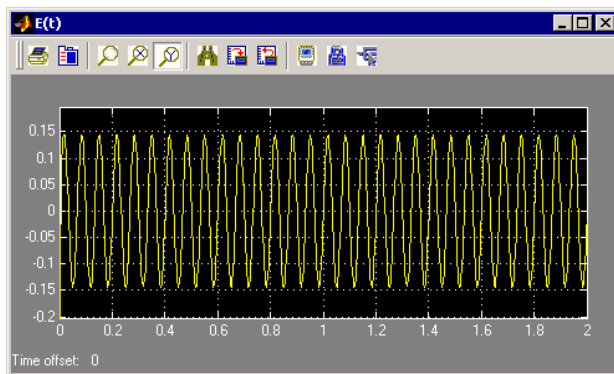
Diagrama de bloques de la planta con el controlador robusto.

El controlador controla la planta hasta una frecuencia de 10Hz con un error máximo de 1%:

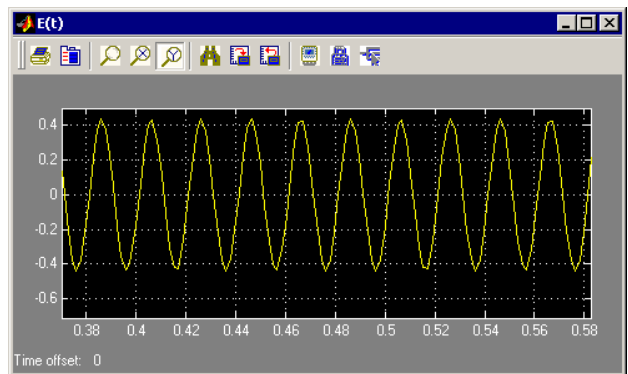


Salida de la simulación con el controlador robusto ($Y(s)$ y $R(s)$)
($f=10\text{Hz}$)

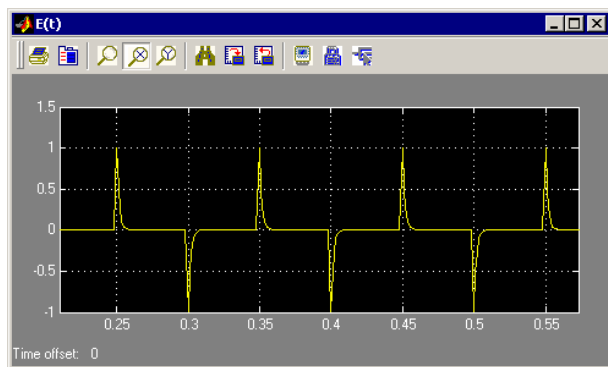




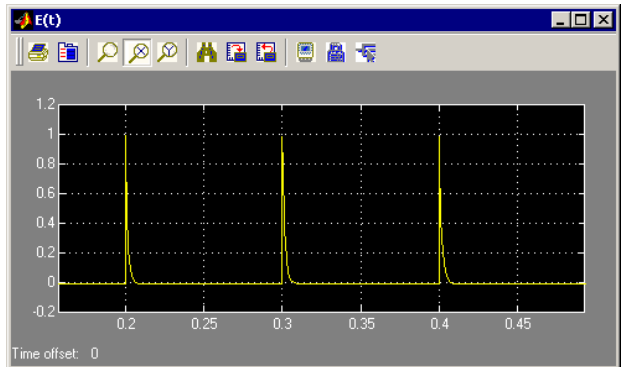
Error de la salida con el controlador robusto ($E(s)$).
($f = 15\text{Hz}$)



Error de la salida con el controlador robusto ($E(s)$).
($f = 50\text{Hz}$)



Error de la salida con el controlador robusto ($E(s)$).
(entrada: cuadrada con un periodo de $T=0.1$ seg)



Error de la salida con el controlador robusto ($E(s)$).
(entrada: triangular con un periodo de $T=0.1$ seg)

El controlador, controla la planta para señales senoidales hasta la frecuencia de 10Hz con un error máximo de 1% . Aplicando frecuencias mas grandes, el error aumenta. Aplicando señales no senoidales como cuadrada o triangular, el error aumenta hasta 100% . Esto es por que las señales con saltos tienen frecuencias altas en donde está el salto.

2. Sea un modelo de incertidumbre multiplicativa de disco con planta nominal

$$P(s) = \frac{1}{1-s}$$

y función de incertidumbre

$$W_2(s) = \frac{a \cdot s}{0.01 \cdot s + 1}$$

con $a > 0$.

(a) Calculad el supremo de los valores de a tales que se puede conseguir estabilidad robusta.

Solución:

```
P:=1/(s-1);  
W2:=a*s/(0.01*s+1);  
C:=(s-1)/(s+1);
```

$$C := \frac{s-1}{s+1}$$

La norma infinita de $(W_2 \times T)$ tiene que ser más pequeña que 1:

```
T:=simplify(P*C/(1+P*C));
```

$$T := \frac{1}{s+2}$$

```
prod:=W2*T;
```

$$prod := \frac{a s}{(0.01 s + 1)(s + 2)}$$

Calculo de la norma infinita:

```
s:=w*I;  
prod_p:=prod;  
s:=-w*I;  
prod_n:=prod;  
prodabs:=simplify(prod_p*prod_n);
```

$$prodabs := \frac{10000. a^2 w^2}{(-1. w^2 - 10000.)(-1. w^2 - 4.)}$$

```
prod_diff:=diff(prodabs,w);
```

$$prod_diff := \frac{20000. a^2 w}{(-1. w^2 - 10000.)(-1. w^2 - 4.)} + \frac{20000. a^2 w^3}{(-1. w^2 - 10000.)^2 (-1. w^2 - 4.)} \\ + \frac{20000. a^2 w^3}{(-1. w^2 - 10000.)(-1. w^2 - 4.)^2}$$

Los ceros de la derivada son los siguientes, con tres valores reales:

```

zero:=solve(prod_diff,w);
      zero := 0., 14.14213562 I, -14.14213562 I, 14.14213562 , -14.14213562

w:=zero[1]: simplify(prodabs);
      0.

w:=zero[4]: test1:=simplify(prodabs);
      test1 := 0.9611687814 a2

w:=zero[5]: test2:=simplify(prodabs);
      test2 := 0.9611687814a2

solve(test1=1);solve(test2=1);
      1.020000000 , -1.020000000
      1.020000000 , -1.020000000

```

=> La norma subinfinita debe ser mas pequeña que 1
y positivo => El valor supremo de "a" es 1.02

Solución de 2-a: a ≤ 1.02

(b) Seleccionad un valor de a inferior al obtenido en el apartado anterior y diseñad un controlador robusto.

Solución:

Tomando "a": $a=1.005$ y cambiando el único cero de $W2$ para que $T2$ no tenga un cero en el eje imaginario.

```

P:=1/(s-1):
W2:=a*(s+1e-8)/(0.01*s+1);
      W2 :=  $\frac{a(s + 0.1 \cdot 10^{-7})}{0.01 s + 1}$ 

a:=1.005;
      a := 1.005

```

Step-1: Factorización Coprima:

```

s:=(1-p)/p:
P:=simplify(P);
      P :=  $-\frac{p}{-1 + 2 p}$ 

n:=numer(P);
m:=denom(P);
      n := -p
      m := -1 + 2 p

r_1:=rem(m,n,p,q_1);q_1:=q_1;
      r_1 := -1
      q_1 := -2

```

p:=1/(x+1);

$$p := \frac{1}{x + 1}$$

term:=1/r_1*(M-N*q_1):
simplify (term);

$$-M - 2 N$$

N:=n:N:=simplify(N);

$$N := -\frac{1}{x + 1}$$

M:=m:M:=simplify(M);

$$M := -\frac{x - 1}{x + 1}$$

Determinación de X y Y con (term= Y(s) * M(s) +X(s) * N(s)):

Y:=-1;

$$Y := -1$$

X:=-2;

$$X := -2$$

Step-2: Solución del problema model-matching:

T1:=simplify(w2*N*X);

$$T1 := \frac{0.2010000000 \cdot 10^{-5} (0.1000000000 \cdot 10^9 x + 1.)}{x^2 + 101. x + 100.}$$

T2:=simplify(-w2*N*M);

$$T2 := -\frac{0.1005000000 \cdot 10^{-5} (x - 1.) (0.1000000000 \cdot 10^9 x + 1.)}{(x^2 + 101. x + 100.) (x + 1.)}$$

Ceros de T2:

z:=solve(T2);

$$z := 1., -0.1000000000 \cdot 10^{-7}$$

Evaluated in T1:

b:=eval(T1,x=z[1]);

$$b := 0.9950495149$$

A:=simplify(1/(z[1]+Re(z[1]) -Im(z[1])*I));

$$A := 0.5000000000$$

B:=simplify(b*conjugate(b)/(z[1]+conjugate(z[1])));

$$B := 0.4950617686$$

Gam_opt:= A^(-1/2)*B*A^(-1/2);

$$Gam_opt := 0.9901235372$$

Solución de NP:

c:=z[1];

d:=b*1/Gam_opt;

$c := 1.$

$d := 1.004975114$

Aa:=(x-c)/(x+c);

$Aa := \frac{x - 1.}{x + 1.}$

G1:=1;

$G1 := 1$

Mb:=(Z+d)/(1+Z*d);

$Mb := \frac{Z + 1.004975114}{1 + 1.004975114 \ Z}$

Z:=G1*Aa;

$Z := \frac{x - 1.}{x + 1.}$

G:=simplify(Mb);

$G := \frac{0.1002487557 \ 10^{10} \ x + 0.2487557 \ 10^7}{0.1002487557 \ 10^{10} \ x - 0.2487557 \ 10^7}$

Determinación de Q_im:

Qim:=(simplify((T1-Gam_opt*G)/T2));

$Qim := 0.00009950248756 \ (x + 1.) \ (-0.1012462969 \ 10^{22} \ x^2 + 0.1000074114 \ 10^{22} \ x + 0.2462988786 \ 10^{19} + 0.9925865258 \ 10^{19} \ x^3) / ((0.1000000000 \ 10^9 \ x + 1.) (x - 1.) (0.1002487557 \ 10^{10} \ x - 0.2487557 \ 10^7))$

Prueba de Gamma_optima:

La norma infinita de (T1-T2*Q)/Gam_opt debe ser mas pequeña que 1.

x:=w*I;

Lsg:=(T1-T2*Qim)/Gam_opt:

Lsg_Re:=simplify(evalc(Re(Lsg))):

Lsg_Im:=simplify(evalc(Im(Lsg))):

Lsg_abs:=simplify(sqrt(Lsg_Re^2+Lsg_Im^2)):

Lsg_diff:=simplify(diff(Lsg_abs,w))=0:

Lsg_diff_z:=vector(17):

Lsg_diff_z:=solve(Lsg_diff,w):

Lsg_0:=0:

for k to 17 do

Lsg_01[k]:=abs(eval(Lsg_abs,w=Lsg_diff_z[k])):

if ((Lsg_0)<(Lsg_01[k])) then Lsg_0:=Lsg_01[k] end if;

end do:

Lsg_0;

1.000000000

limit(Lsg_abs, w=infinity);

0.9999999992

Step-3: Elección de $J[\tau]$ tal que $Q_{im} \times J[\tau]$ es propio y τ suficientemente pequeño de tal manera que $(W2*N*(X+M*Q_{im}*J[\tau]))$ es mas pequeño que Γ_{opt} :

```

n:=1:
tau:=0.00002:
J[tau]:=1/(tau*s+1)^n;

$$J_{0.00002} := \frac{1}{0.00002 \ s + 1}$$


x:=s:
Lsg:=factor(simplify(W2*N*(X+M*Qim*J[tau]))):
s:=w*I:
Lsg_p:=Lsg:
s:=-w*I:
Lsg_n:=Lsg:
Lsg_abs:=Lsg_p*Lsg_n:
Lsg_diff:=simplify(diff(Lsg_abs,w))=0:
Lsg_diff_z:=vector(30):
Lsg_diff_z:=solve(Lsg_diff,w):
Lsg_0:=0:
for k to 9 do
    Lsg_01[k]:=abs(eval(Lsg_abs,w=Lsg_diff_z[k])):
    if ((Lsg_0)<(Lsg_01[k])) then Lsg_0:=Lsg_01[k] end if;
end do:
Lsg_0;
0.9886823459

limit(Lsg_abs, w=infinity);
0.

```

Calculo de $Q=Q_{im} \times J[\tau]$:

```

assign('s=s');
Q:=Qim*J[tau];

$$Q := 0.00009950248756 \ (s + 1.) \ (-0.1012462969 \ 10^{22} \ s^2 + 0.1000074114 \ 10^{22} \ s + 0.2462988786 \ 10^{19} + 0.9925865258 \ 10^{19} \ s^3) / ((0.1000000000 \ 10^9 \ s + 1.) \ (s - 1.) (0.1002487557 \ 10^{10} \ s - 0.2487557 \ 10^7) \ (0.00002 \ s + 1))$$


```

Calculación de $C=(X+M*Q)/(Y-N*Q)$:

```

C:=sort(simplify((X+M*Q)/(Y-N*Q)),s);

$$C := 2. \ (s - 1.) \ (0.2479145586 \ 10^{20} \ s^3 + 0.2493872937 \ 10^{22} \ s^2 + 0.2475308817 \ 10^{22} \ s + 0.6126837652 \ 10^{19}) / (0.1002487557 \ 10^{18} \ s^4 + 0.4962954873 \ 10^{22} \ s^3 + 0.1225392777 \ 10^{20} \ s^2 - 0.4963055370 \ 10^{22} \ s - 0.1225367543 \ 10^{20})$$


```

Evaluación del numerador y del denominador de C para la simulación en Matlab:

```

expand(numer(C));
0.4958291172 \ 10^{20} \ s^4 + 0.4938162962 \ 10^{22} \ s^3 - 0.37128240 \ 10^{20} \ s^2
- 0.4938363958 \ 10^{22} \ s - 0.1225367530 \ 10^{20}

expand(denom(C));
0.1002487557 \ 10^{18} \ s^4 + 0.4962954873 \ 10^{22} \ s^3 + 0.1225392777 \ 10^{20} \ s^2
- 0.4963055370 \ 10^{22} \ s - 0.1225367543 \ 10^{20}

```

Simulación con Matlab:

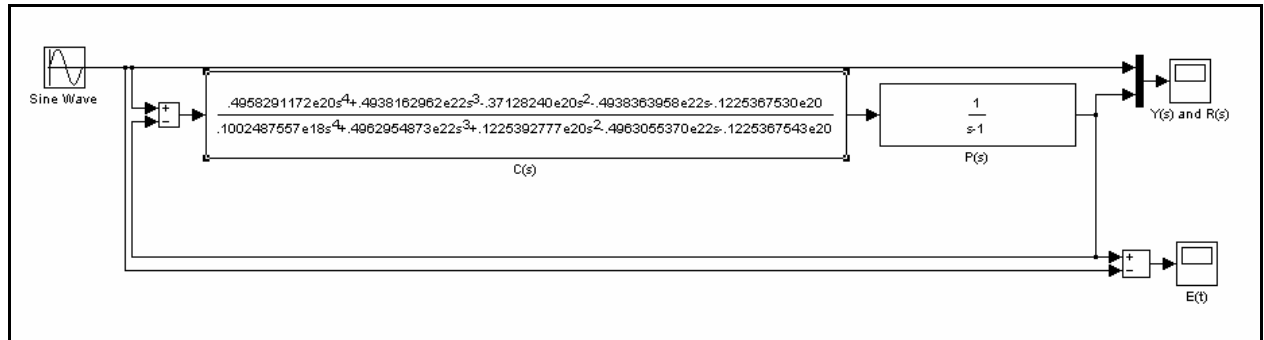
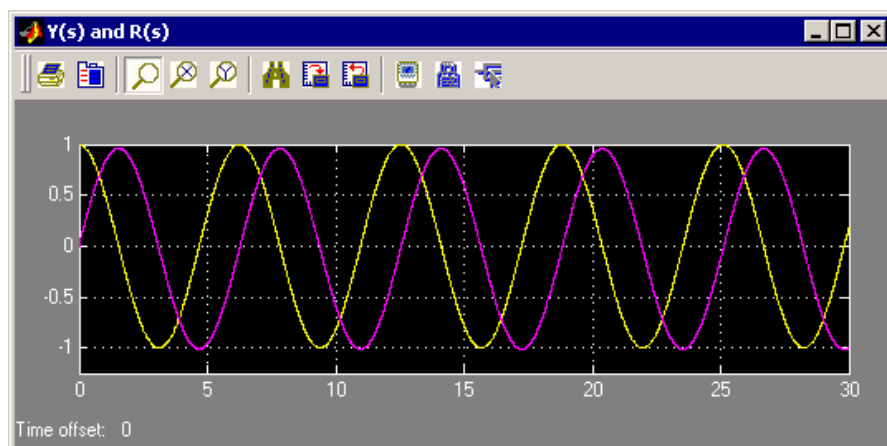


Diagrama de bloque de la planta con el controlador robusto.



Salida de la simulación con el controlador robusto (Y(s) y R(s)).

(c) Para el valor de a escogido, calculad una planta, distinta de la nominal, que pertenezca al modelo de incertidumbre. Para dicha planta, comprobad mediante simulación la bondad del controlador obtenido.

Solución:

La variación de la planta se calcula mediante una función Delta que tiene su norma infinita mas pequeña que 1.

Planta original:

$$P := 1/(s-1):$$

$$a := 1.005:$$

$$W2 := a*s/(0.01*s+1):$$

Función Delta con norma infinita mas pequeña que 1:

$$\Delta := 1/(s+3);$$

$$\Delta := \frac{1}{s+3}$$

Prueba que la función Delta tiene su norma infinita mas pequeña que 1:

```

Lsg:=Delta:
s:=w*I:
Lsg_p:=Lsg:
s:=-w*I:
Lsg_n:=Lsg:
Lsg_abs:=Lsg_p*Lsg_n:
Lsg_diff:=simplify(diff(Lsg_abs,w))=0:
Lsg_diff_z:=vector(30):
Lsg_diff_z:=solve(Lsg_diff,w):
Lsg_0:=0:
for k to 9 do
    Lsg_01[k]:=abs(eval(Lsg_abs,w=Lsg_diff_z[k])):
    if ((Lsg_0)<(Lsg_01[k])) then Lsg_0:=Lsg_01[k] end if;
end do:
Lsg_0;

```

$$\frac{1}{9}$$

```

limit(Lsg_abs, w=infinity);
0

```

Calculo de la Planta nueva (Planta_tilde):

```

assign('s=s');
P_tilde:=simplify((1+Delta*w2)*P);

```

$$P_{\tilde{}} := \frac{0.5000000000 (2. s^2 + 407. s + 600.)}{(s + 3.) (s + 100.) (s - 1.)}$$

Evaluación del numerador y del denominador de P_tilde para la simulación en Matlab:

```

sort(expand( numer(P_tilde)),s);
1.000000000 s^2 + 203.5000000 s + 300.0000000

```

```

sort(expand( denom(P_tilde)),s);
s^3 + 102. s^2 + 197. s - 300.

```

Simulación con Matlab:

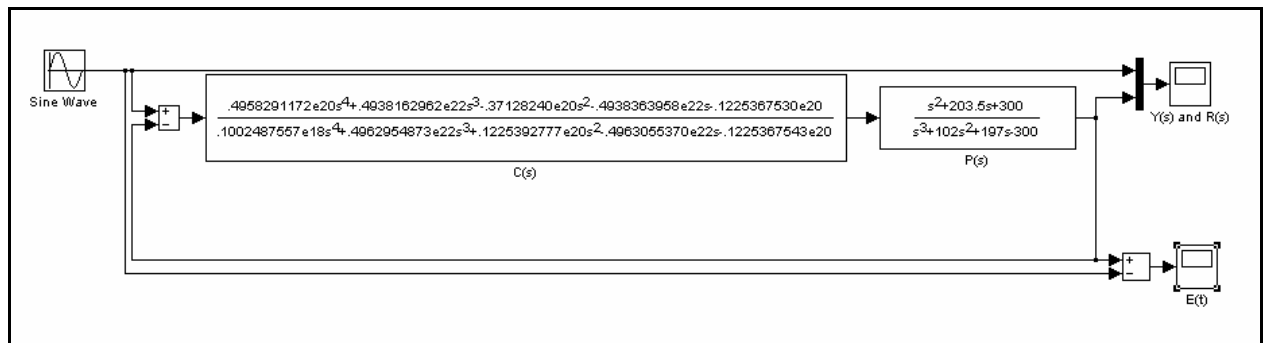
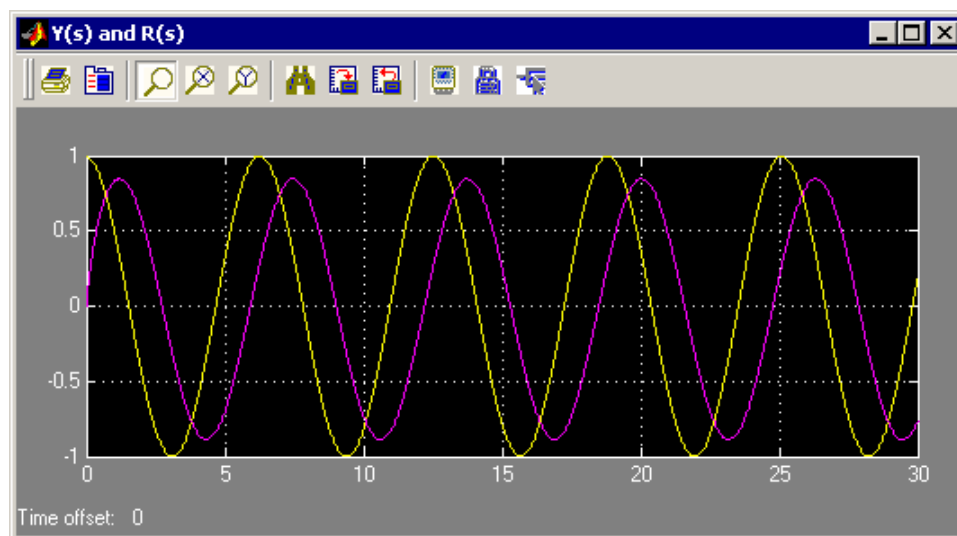
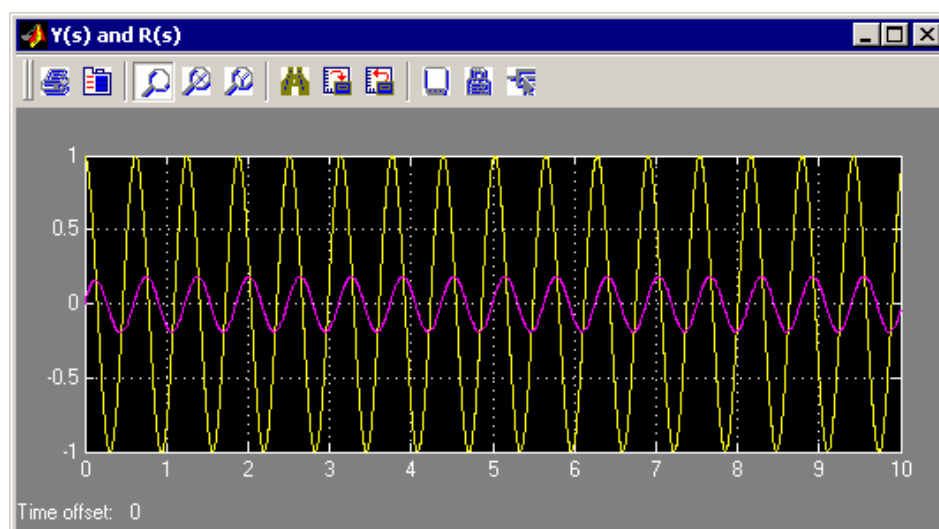


Diagrama de bloques de la planta con el controlador robusto.



Salida de la simulación con el controlador robusto ($Y(s)$ y $R(s)$) con una frecuencia baja.



Salida de la simulación con el controlador robusto ($Y(s)$ y $R(s)$) con una frecuencia mas alta.
En este caso, la perturbación de la salida es más pequeña, pero sigue seyendo estable.