控制理论-编程作业-6、7章

"

丁豪人工智能学院

181220010@smail.nju.edu.cn

6.1

- a) 劳斯赫尔维兹判据

s^5	1	2	1
s^4	2	4	2
s^3	0	0	0
s^2	4	2	0
s^1	0	0	
s^0	2		

由于存在全0行,不稳定。符号未变化,因此右半平面上无极点。

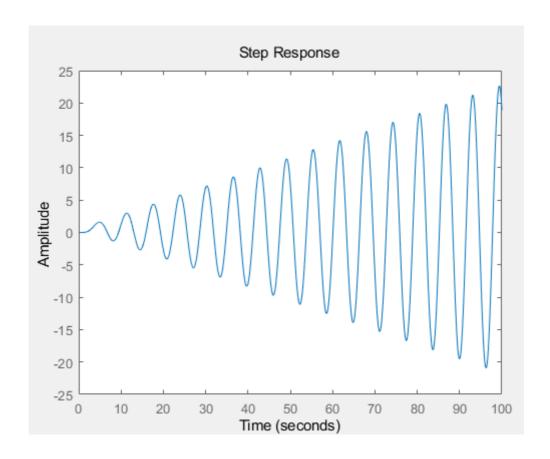
- b)c) 求解极点, 绘制响应曲线

可以看出,系统不稳定,且不存在s右半平面的极点。

```
sys=tf([1],[1 2 2 4 1 2]);
pole(sys)
t=[0:0.1:100];
step(sys,t)
```

ans =

-2.0000 + 0.0000i -0.0000 + 1.0000i -0.0000 - 1.0000i 0.0000 + 1.0000i 0.0000 - 1.0000i



- 求快速与慢速飞行员的闭环极点

```
sys2=tf([-10],[1,10]);
sys3=tf([-1,-6],[1,3,6,0])
t1=2;K=1;t2=0.5;
%fast
t=0.1;
num=-K*[t1*t t-2*t1 -2];
den=[t2*t t+2*t2 2];
sys1=tf(num,den);
sys=series(sys1,sys2);
sys=series(sys,sys3);
sys=feedback(sys,[1]);
fast = pole(sys)
%slow
t=0.6;
num=-K*[t1*t t-2*t1 -2];
den=[t2*t t+2*t2 2];
sys1=tf(num,den);
sys=series(sys1,sys2);
sys1=tf(num,den);
sys=series(sys1,sys2);
sys=series(sys1,sys2);
sys=series(sys1,sys3);
sys=feedback(sys,[1]);
slow = pole(sys)
```

```
fast =
```

```
-19.6267 + 0.0000i

-10.7712 + 0.0000i

-3.8885 + 0.0000i

-0.1697 + 2.7880i

-0.1697 - 2.7880i

-0.3742 + 0.0000i

slow =

-9.4526 + 0.0000i

-4.5228 + 2.2595i

-4.5228 - 2.2595i

0.2793 + 2.0314i

0.2793 - 2.0314i

-0.3937 + 0.0000i
```

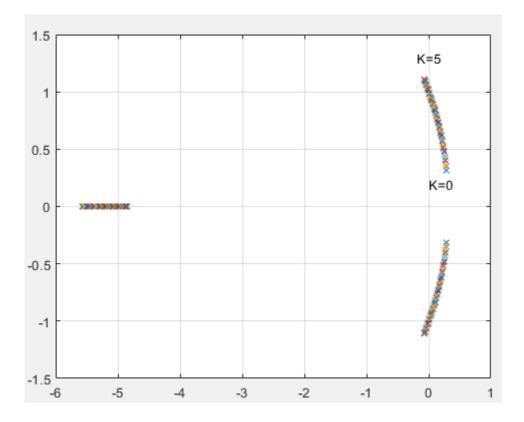
- 最大延迟

- 由 劳斯赫尔维兹稳定性判据 可以求得满足稳定性的临界值为t=0.2044
- 用matlab求解特征根进行验证,结果成立

```
%edge
tt=0.2044;
num=-K*[t1*tt tt-2*t1 -2];
den=[t2*tt tt+2*t2 2];
sys1=tf(num,den);
sys=series(sys1,sys2);
sys=series(sys,sys3);
sys=feedback(sys,[1]);
edge = pole(sys)
```

- a) 根轨迹图

```
K=[0:0.1:5];
n=length(K);
for i=1:n
    sys = tf([1],[1,5,K(i)-3,K(i)+1]);
    p(:,i)=pole(sys);
end
plot(real(p),imag(p),'x'),grid
text(-0.2,1.3,'K=5');
text(0,0.2,'K=0');
```



- b) 劳斯赫尔维兹判据

s^3	1	K-3
s^2	5	K+1
s^1	$-rac{1}{5}(16-4K)$	0
s^0	K+1	

解得稳定性条件为K > 4

- c) 用matlab求解

```
K=4;
sys = tf([1],[1,5,K-3,K+1]);
pole(sys)
```

ans =
-5.0000 + 0.0000i
0.0000 + 1.0000i
0.0000 - 1.0000i

6.4

- a) 劳斯判据

特征方程 $s^3 + 10s^2 + 10s + 5K_1$

劳斯判定表如下

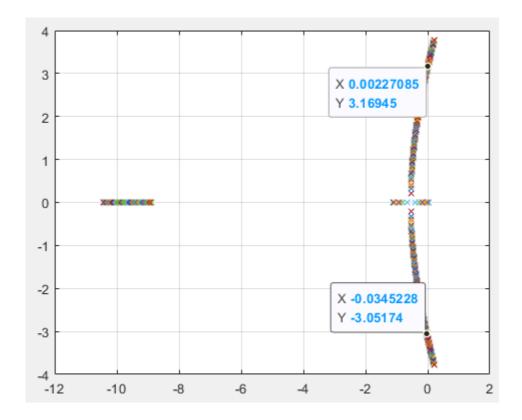
s^3	1	10
s^2	10	$5K_1$
s^1	$-rac{1}{10}(5K_1-100)$	0
s^0	$5K_1$	

因此稳定条件为: $0 < K_1 < 20$

- b) matlab代码与结果如下

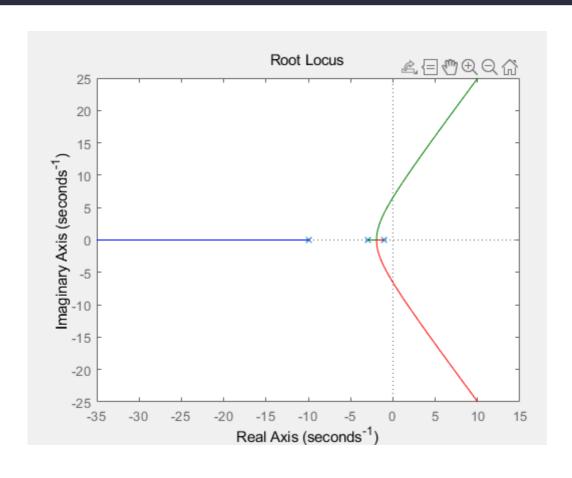
可以看出,当K > 20时极点位于右半平面,系统不稳定。

```
K=[0:0.1:30];
n=length(K);
for i=1:n
    G=tf([5],[1,10,0]);
    H=tf([2,K(i)],[1,0]);
    sys=feedback(G,H);
    p(:,i)=pole(sys);
end
plot(real(p),imag(p),'x'),grid
```

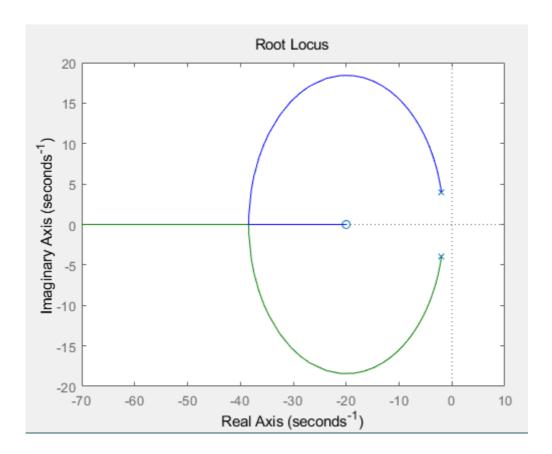


- a)

```
sys=tf([10],[1,14,43,30]);
rlocus(sys)
```

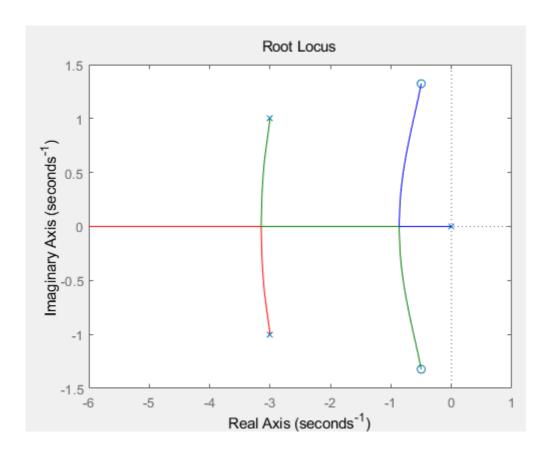


```
sys=tf([1,20],[1,4,20]);
rlocus(sys)
```



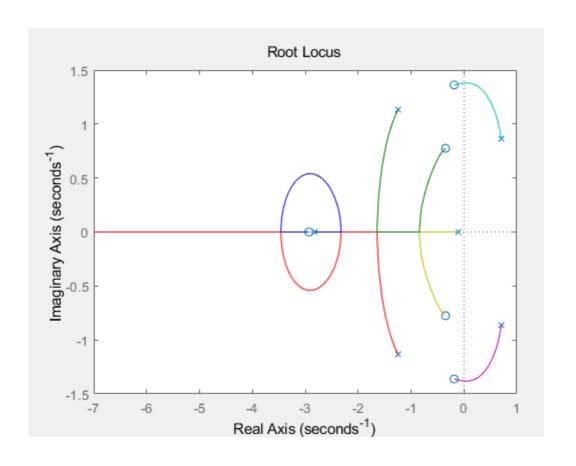
<mark>-</mark> c)

```
sys=tf([1,1,2],[1,6,10,0]);
rlocus(sys)
```



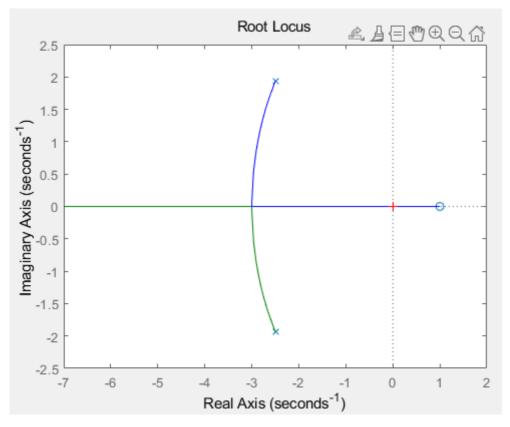
- d)

```
sys=tf([1,4,6,10,6,4],[1,4,4,1,1,10,1]);
rlocus(sys)
```



• 转化为关于p的根轨迹等价特征方程: $1+p\frac{s-1}{s^2+5s+10}=0$

```
sys=tf([1,-1],[1,5,10]);
rlocus(sys)
rlocfind(sys)
```



selected_point =

0.0030 - 0.0033i

ans =

10.0458

由rlocfind(sys)函数执行之后选择实部为0的点,可以发现p的取值约为10。

因此,稳定的条件为: 0

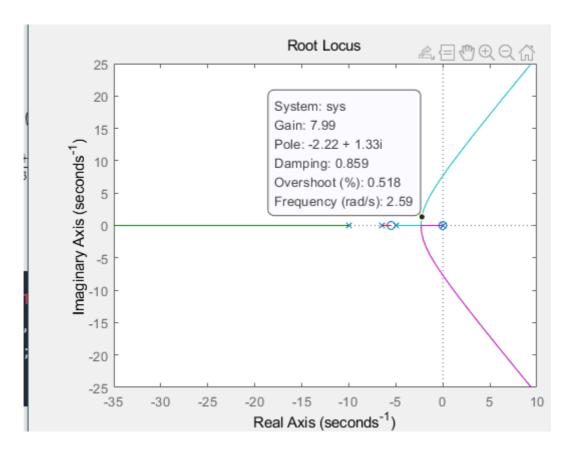
7.3

- 我们设计的控制器为 $G_c(s)=Krac{(s+5.5)(s+0.01)}{(s+6.5)(s+0.0001))}$, 其中K为参数
- 闭环传递函数 $1+Krac{(s+5.5)(s+0.01)}{(s+6.5)(s+0.0001))}rac{10}{s^3+15s^2+50s}$

- a) 绘制根轨迹

根据稳态误差与超调量、调节时间的需求,我们选择K=8.58

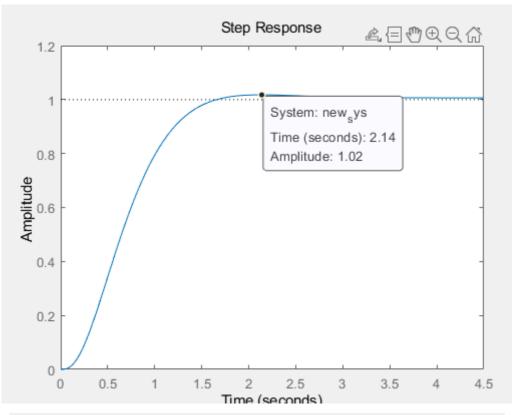
```
sys1=tf([10],conv([1,10,0],[1,5]));
sys2=tf(conv([1,0.01],[1,5.5]),conv([1,6.5],[1,0.0001]));
sys=series(sys1,sys2);
rlocus(sys)
```

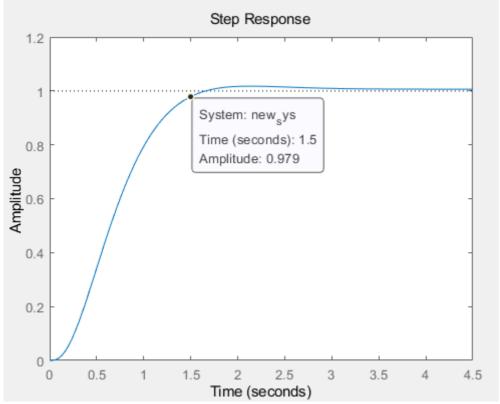


- b) 绘制根轨迹图, 计算超调量、调节时间

如图所示,超调量为2%,调节时间为1.5s

```
K=8.58;
new_sys=series(sys1,sys2*K);
new_sys=feedback(new_sys,[1]);
figure
step(new_sys)
```

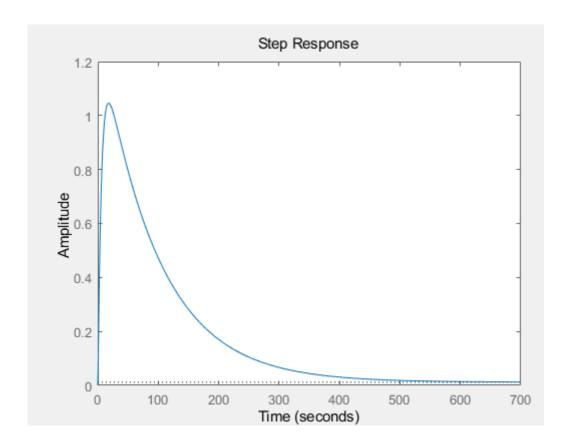




- c) 分析扰动

绘制扰动的单位阶跃响应曲线如图,可以发现扰动在刚开始迅速上升至最大值,随后缓慢下降趋向稳态误差0.

```
figure
systd=feedback(sys1,sys2);
step(systd)
```

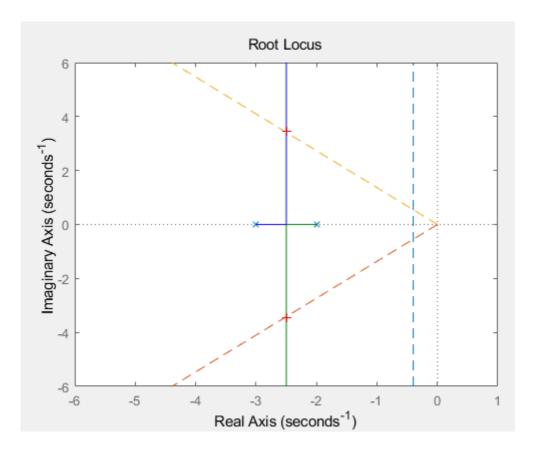


• 由 $T_s \leq 10$,可得 $\frac{4}{w_n \xi} \leq 10$ 。由超调量 $P.O. \leq 10$,可得 $\exp(-\frac{\pi \xi}{\sqrt{1-\xi^2}}) \leq 10$ 。根据以上两条件可以解出在零极点平面上的限制为 $-\sigma \leq 0.4$ 以及 $\beta \leq 53.8^\circ$

- a) 比例控制器

系数K求得为: 11.4301

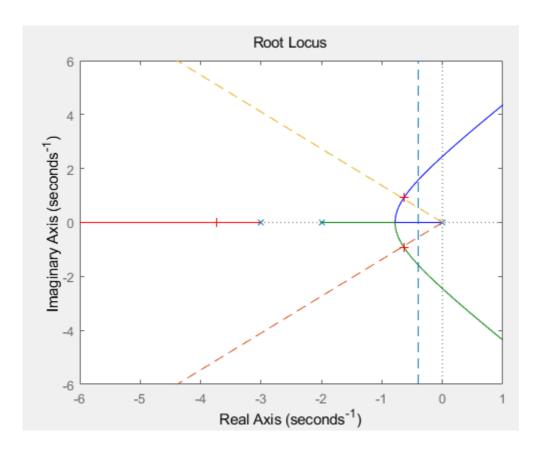
```
% 比例控制器
G1=tf([1],[1,5,6]);
rlocus(G1)
hold on
plot([-0.4,-0.4],[-100,100],'--',...
[0,-10],[0,-10*tan(53.8*pi/180)],'--',...
[0,-10],[0,10*tan(53.8*pi/180)],'--')
hold off
axis([-6,1,-6,6])
[k1,poles1]=rlocfind(G1)
```



- b) 积分控制器

系数K求得为: 4.5127

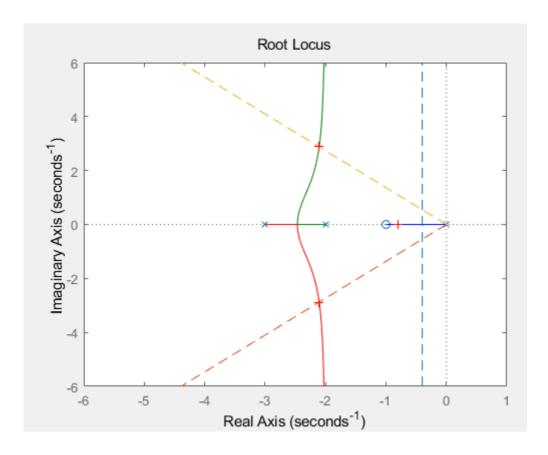
```
figure
G2=tf([1],[1,5,6,0]);
rlocus(G2)
hold on
plot([-0.4,-0.4],[-100,100],'--',...
[0,-10],[0,-10*tan(53.8*pi/180)],'--',...
[0,-10],[0,10*tan(53.8*pi/180)],'--')
hold off
axis([-6,1,-6,6])
[k2,poles2]=rlocfind(G2)
```



- c) 比例积分控制器

系数K求得为: 9.7190

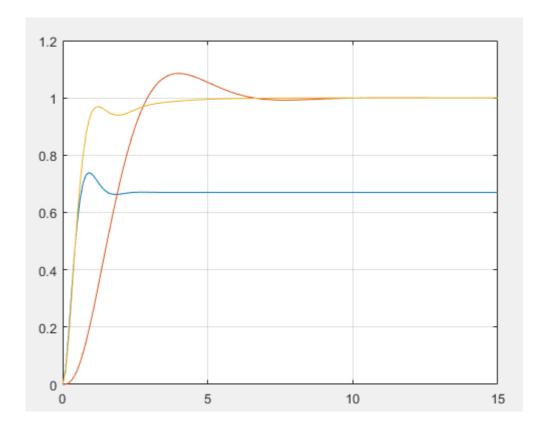
```
figure
G3=tf([1,1],[1,5,6,0]);
rlocus(G3)
hold on
plot([-0.4,-0.4],[-100,100],'--',...
        [0,-10],[0,-10*tan(53.8*pi/180)],'--',
        [0,-10],[0,10*tan(53.8*pi/180)],'--')
hold off
axis([-6,1,-6,6])
[k3,poles3]=rlocfind(G3)
```



- d) 绘制单位阶跃响应曲线

比例控制器-蓝色, 积分控制器-红色, 比例积分控制器-黄色

```
figure
t=[0:0.1:15];
sys1=feedback(k1*G1,[1]);
sys2=feedback(k2*G2,[1]);
sys3=feedback(k3*G3,[1]);
y1=step(sys1,t);
y2=step(sys2,t);
y3=step(sys3,t);
plot(t,y1,t,y2,t,y3),grid
```



- e) 比较结果

采用比例控制器,响应快,但稳态误差大于0。

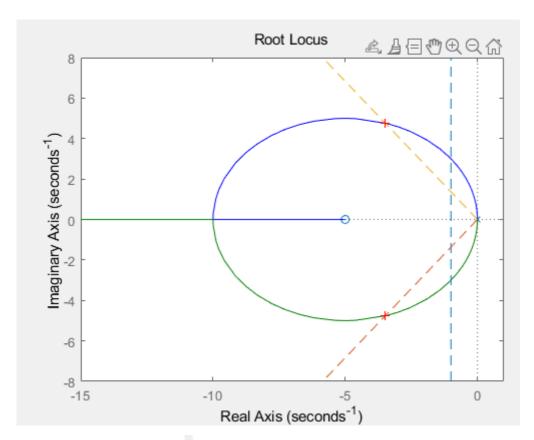
采用积分控制器,响应较慢且存在超调,稳态误差为0.

采用比例积分控制器,响应快且稳态误差为0。综合了上面两者的优点,好!

7.5

- 限制条件 $T_s=rac{4}{\omega_n\xi}\leq 4, P.\,O.=\exp(-rac{\pi\xi}{\sqrt{(1-\xi^2)}})$, 解得 $-\sigma\leq 1, eta\leq 53.8^\circ$
- 由 $K_P/K_D=5$ 开环传递函数可以化为: $G(s)=rac{K_D}{J}rac{s+5}{s^2}$, 可以看做关于 K_D/J 的
- 由绘图结果可得, $K_D/J \ge 6.9938$, $K_p/J \ge 35.0$ 时系统稳定

```
G=tf([1,5],[1,0,0]);
rlocus(G)
hold on
plot([-1,-1],[-100,100],'--',...
      [0,-10],[0,-10*tan(53.8*pi/180)],'--',...
      [0,-10],[0,10*tan(53.8*pi/180)],'--')
hold off
axis([-15,1,-8,8])
[k,poles]=rlocfind(G)
```



```
k =
6.9938

poles =
-3.4969 + 4.7687i
-3.4969 - 4.7687i
```

- 当 $\xi = 0.7.7$ 时,解得K = 5.2
- 根轨迹图绘制过程如下

```
G=tf([1],[1,8,10,1]);
rlocus(G)
```

