自动控制理论 A

Matlab 仿真实验报告

实验名称: 根轨迹与频率特性分析

姓 名:方尧

学 号:190410102

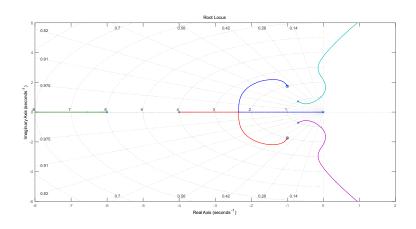
班 级:19级自动化1班

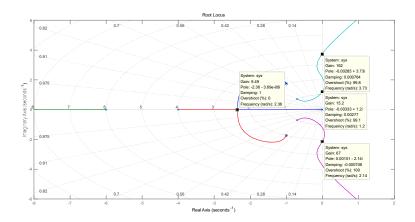
撰写日期 : 2021年12月28日

哈尔滨工业大学(深圳)

一、 基于根轨迹的性能分析

- 1. 对开环传递函数G(s)、 $G_1(s)$ 和 $G_2(s)$ 分别画出关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图,给出根轨迹的分离点、与虚轴的交点,给出使闭环系统稳定的参数k的范围。
 - G(s) 关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图如下:





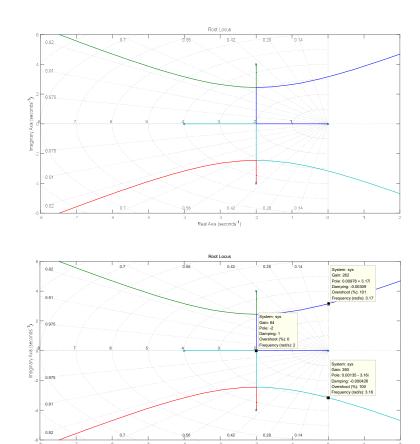
根轨迹的分离点、与虚轴的交点测量如下:

G(s)	分离点	虚轴交点					
坐标	(-2.36,0)	(0,3.74)	(0,2.14)	(0,1.2)	(0,-1.2)	(0,-2.14)	(0,-3.74)
增益K	9.49	162	67	15.2	15.2	67	162

根据根轨迹以及测量数据可知使闭环系统稳定的参数k的范围为: $k \in (0,15.2) \cup (67,162)$

```
%1.1.1_G(S)闭环根轨迹图
clear
num=[1,2,4];
den=conv(conv([1,4,0],[1,6]),[1,1.4,1]);
sys=tf(num,den);
rlocus(sys);
axis([-8 2 -6 6]);grid on
```

• $G_1(s)$ 关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图如下:



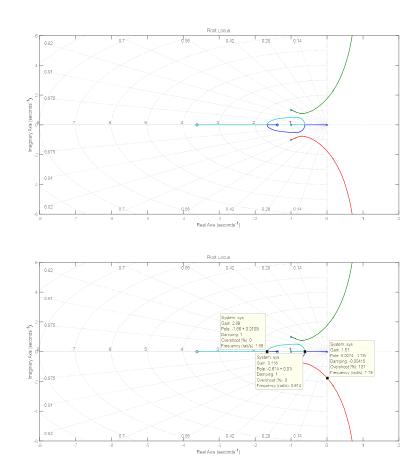
根轨迹的分离点、与虚轴的交点测量如下:

$G_1(s)$	分离点	虚轴交点		
坐标	(-2,0)	(0,3.17)	(0,-3.17)	
増益 K	64	260	260	

根据根轨迹以及测量数据可知使闭环系统稳定的参数k的范围为: $k \in (0,260)$

```
MATLAB代码如下:
%1.1.2_G1(S)闭环根轨迹图
clear
num=[1];
den=conv([1,4,0],[1,4,20]);
sys=tf(num,den);
rlocus(sys);
axis([-8 2 -6 6]);grid on
```

• G₂(s) 关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图如下:



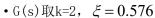
根轨迹的分离点、与虚轴的交点测量如下:

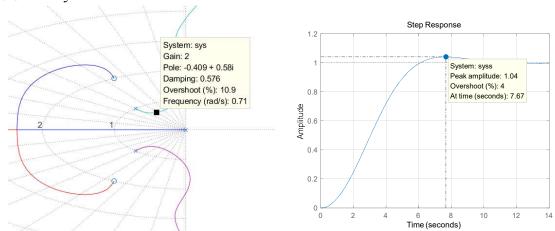
$G_2(s)$	分离	高点	虚轴交点		
坐标	(-1.66,0)	(-0.61,0)	(0,1.78)	(0,-1.78)	
增益 K	2.89	0.118	1.51	1.51	

根据根轨迹以及测量数据可知使闭环系统稳定的参数k的范围为: $k \in (0,1.51)$

```
MATLAB代码如下:
%1.1.3_G2(S)闭环根轨迹图
clear
num=[1,5,5];
den=conv([1,1,0],[1,2,2]);
sys=tf(num,den);
rlocus(sys);
axis([-8 2 -6 6]);grid on
```

2. 对开环传递函数*G*(*s*)、*G*₁(*s*)和*G*(*s*),借助等阻尼比射线,找出使闭环主导极点的阻尼比在0.3~0.8 之间的某一根轨迹增益,画出在该增益下单位反馈闭环系统的阶跃响应。比较从阶跃响应上得到超调与从根轨迹信息框里的超调,进而给出简单的结论。



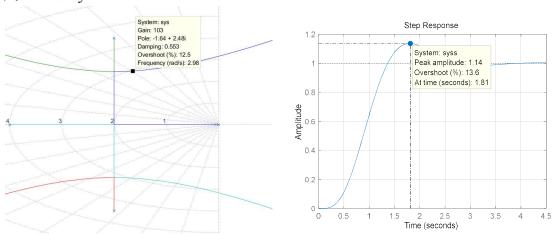


根轨迹信息框里的超调为10.9%; 阶跃响应上得到超调为4%

MATLAB代码如下:

```
%1.2.1_G(s)
k=2;
num=k*[0,0,0,1,2,4];
den=conv(conv([1,4,0],[1,6]),[1,1.4,1]);
syss=tf(num,den+num);
step(syss)
```

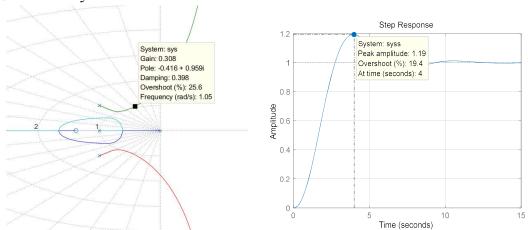
• $G_1(s)$ 取k=103, $\xi = 0.553$



根轨迹信息框里的超调为12.5%; 阶跃响应上得到超调为13.6%

```
%1.2.2_G1(s)
k=103;
num=k*[0,0,0,0,1];
den=conv([1,4,0],[1,4,20]);
syss=tf(num,den+num);
step(syss)
```





根轨迹信息框里的超调为25.6%; 阶跃响应上得到超调为19.4%

MATLAB代码如下:

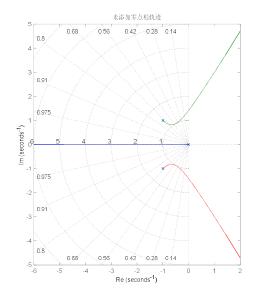
```
%1.2.3_G2(s)
k=0.308;
num=k*[0,0,1,5,5];
den=conv([1,1,0],[1,2,2]);
syss=tf(num,den+num);
step(syss)
```

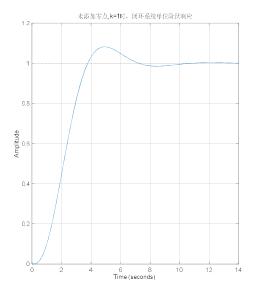
结论:根轨迹信息框里的超调量与阶跃响应得到的超调量不一致,没有明显的大小关系,实际时应该以阶 跃响应得到的超调量为准。

3. 对开环传递函数 $G_3(s)$ 画出不同零点时的根轨迹,并与不含零点时的根轨迹进行比较,给出简单的结论。

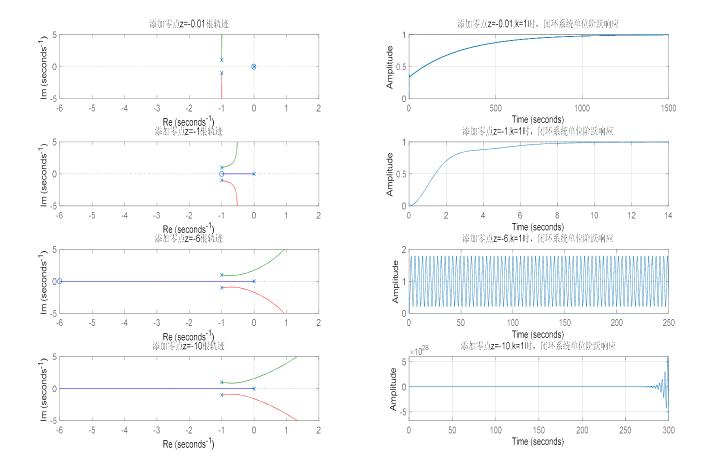
要求:给出画根轨迹的m文件的代码,画出根轨迹,给出单位阶跃响应图。

• G₃(s)未添加零点时根轨迹如下:





• G₃(s)分别添加零点z=[0,-1,-3,-5,-8,-10]时根轨迹如下:



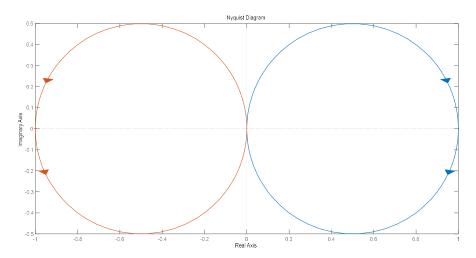
结论:不同于二阶系统添加零点,对于三阶系统 $G_3(s)$,添加开环零点后,零点越靠近虚轴,闭环系统单位阶跃响应越接近未添加零点的原系统,零点越远离虚轴(|z|越大),系统越易不稳定。

```
%1.3 G3(s)添加零点
num=[1];
den=[1,2,2,0];
sys=tf(num,den);
syss=tf(num,den+[0,0,0,num]);
subplot(1,2,1)
rlocus(sys);grid on
title('未添加零点根轨迹');xlabel('Re'),ylabel('Im')
%阶跃响应
subplot(1,2,2)
step(syss), grid on
title('未添加零点,k=1时,闭环系统单位阶跃响应');
%添加零点
figure
z=[-0.01,-1,-6,-10];
for k=1:4
   num=[1,-z(k)];
   den=[1,2,2,0];
   sys=tf(num,den); %开环传递函数
```

```
syss=tf(num,den+[0,0,num]); %闭环传递函数
%Nyquist 曲线
subplot(4,2,2*k-1)
rlocus(sys);
tit=['添加零点 z=',num2str(z(k)),'根轨迹'];
title(tit);xlabel('Re'),ylabel('Im')
axis([-6 2 -5 5]);
%阶跃响应
subplot(4,2,2*k)
step(syss),grid on
tit=['添加零点 z=',num2str(z(k)),',k=1 时,闭环系统单位阶跃响应'];
title(tit);
end
```

二、 线性系统的频率特性分析

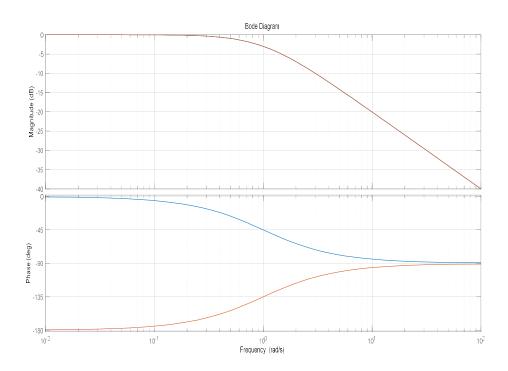
1. 固定K和T, 在同一幅图里绘制一阶惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts+1}$ 和非最小相位的惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts-1}$ 的Nyquist图,说明它们的Nyquist图的关系。



它们的Nyquist图关于原点中心对称,由于各自Nyquist图都为圆形,故也关于虚、实轴对称。MATLAB代码如下:

```
%2.1
K=1;T=1;
num=[K];
den=[T 1];
sys=tf(num,den);
den=[T -1];
syss=tf(num,den);
nyquist(sys);hold on
nyquist(syss)
```

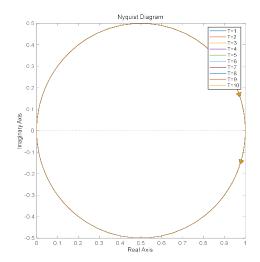
2. 固定K和T,在同一幅图里绘制一阶惯性环节 $G(s)=\frac{K}{Ts+1}$ 和非最小相位的惯性环节 $G(s)=\frac{K}{Ts-1}$ 的Bode图,说明它们的Bode图的关系。

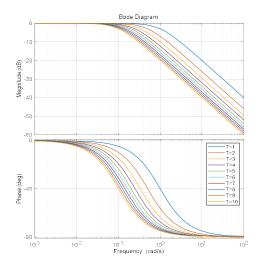


它们的Bode图的关系:幅频重叠,相频关于-90°直线对称。MATLAB代码如下:

```
%2.2
K=1;T=1;
num=[K];
den=[T 1];
sys=tf(num,den);
den=[T -1];
syss=tf(num,den);
bode(sys);hold on
bode(syss)
```

3. 固定K,分别在同一幅图绘制不同T时一阶惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts+1}$ 的Nyquist图和Bode图,分析T的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。

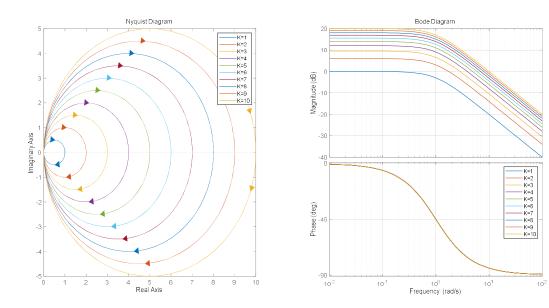




固定K,T越大,对Nyquist图没有影响;T越大,bode图幅频特性的转折频率越小,下降段斜率保持不变,相频特性的对称点频率越小。

```
%2.3
K=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
for T=1:10
    num=[K];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{T}=['T=',num2str(T)];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for T=1:10
    num=[K];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd{T}=['T=',num2str(T)];
end
legend(legd)
```

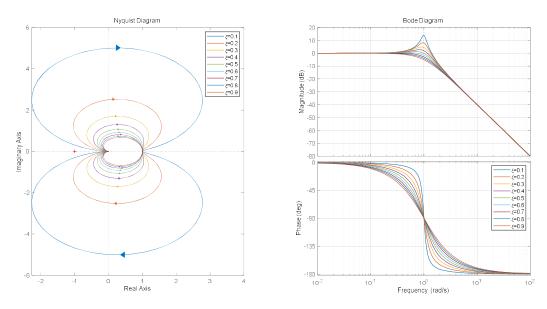
4. 固定T,分别在同一幅图绘制不同K时一阶惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts+1}$ 的的Nyquist图和Bode图,分析K的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。



固定T, K越大, Nyquist曲线"圆"直径越大, 但最终都回到原点; bode图幅频特性特性起始直线位置越高, 转折频率不变; 对相频特性无影响。

```
%2.4
T=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
for K=1:10
    num=[K];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{K}=['K=',num2str(K)];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for K=1:10
    num=[K];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys),hold on
    legd{K}=['K=',num2str(K)];
end
legend(legd)
```

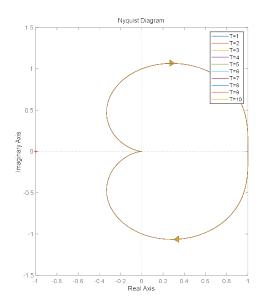
5. T固定,分别在同一幅图绘制不同阻尼比时二阶振荡环节 $G(s) = \frac{1}{T^2 s^2 + 2T \xi s + 1}$ 的Nyquist图和Bode图,分析析阻尼比的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。

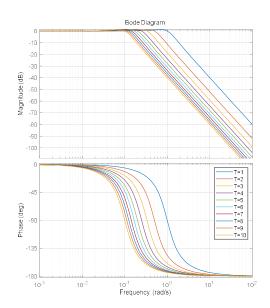


固定T, ξ越大, Nyquist曲线相同相角下相频更小,直径更小,但起点和终点相同;ξ越大,bode图幅频特性转折频率附近谐振峰值越小,甚至不谐振;相频特性变化越平缓,但对称中心不变。

```
%2.5
T=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
xi=0.1:0.1:0.9;
for t=1:9
    num=[1];
    den=[T^2 2*T*xi(t) 1];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{t}=['\xi=',num2str(xi(t))];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for t=1:9
    num=[1];
    den=[T^2 2*T*xi(t) 1];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys),hold on
    legd{t}=['\xi=',num2str(xi(t))];
end
legend(legd)
```

6. 阻尼比固定,分别在同一幅图绘制不同时间常数时 $G(s) = \frac{1}{T^2 s^2 + 2T \xi s + 1}$ 的Nyquist图和 Bode图,分析时间常数T的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。

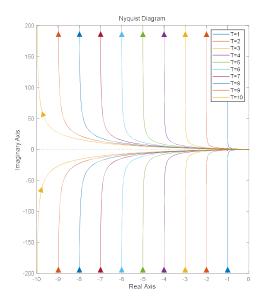


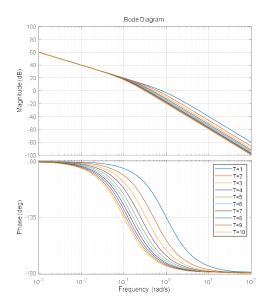


固定ξ, T变化, Nyquist曲线重叠; T越大, bode图幅频特性转折频率越小, 谐振峰值相等, 相频特性对称点对应频率变小。

```
%2.6
xi=0.5;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
for T=1:10
    num=[1];
    den=[T^2 2*T*xi 1];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{T}=['T=',num2str(T)];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for T=1:10
    num=[1];
    den=[T^2 2*T*xi 1];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd{T}=['T=',num2str(T)];
legend(legd)
```

7. K固定,分别在同一幅图绘制不同时间常数T时 $G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$ 的Nyqui st图和Bode图,分析时间常数T的变化对Nyqui st曲线和Bode图的影响。

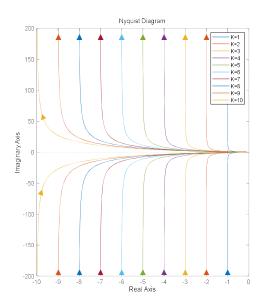


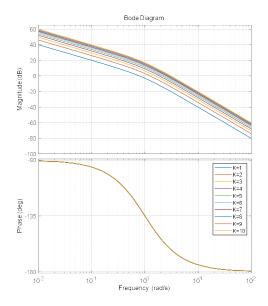


固定K, T越大, Nyquist曲线越靠近虚轴; T越大, bode图幅频特性转折频率越小, 相频特性对称点对应频率变小。

```
%2.7
K=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
for T=1:10
    num=[K];
    den=[T 1 0];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{T}=['T=',num2str(T)];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for T=1:10
    num=[K];
    den=[T 1 0];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd{T}=['T=',num2str(T)];
legend(legd)
```

8. T固定,分别在同一幅图绘制不同开环增益K时 $G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$ 的Nyquist图和Bode图,分析开环增益K的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。对给定的K和T,判断单位反馈闭环系统的稳定性。





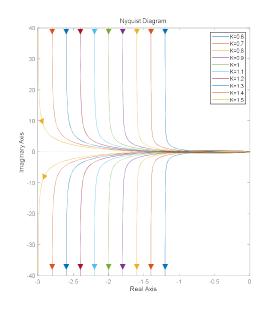
固定T, K越大, Nyquist曲线越靠近虚轴; K越大, bode图幅频特性起始点越高, 斜率保持不变, 转折点不变, 相频特性重叠。

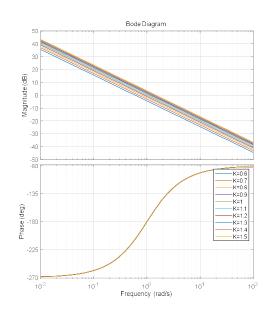
由于 $G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$, $\Phi(s) = \frac{K}{Ts^2 + s + K}$ 为二阶系统, T>0, K>0即能保证系统稳定。故所选择系统均稳定。

```
%2.8
T=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
for K=1:10
    num=[K];
    den=[T 1 0];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{K}=['K=',num2str(K)];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for K=1:10
    num=[K];
    den=[T 1 0];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd{K}=['K=',num2str(K)];
end
legend(legd)
```

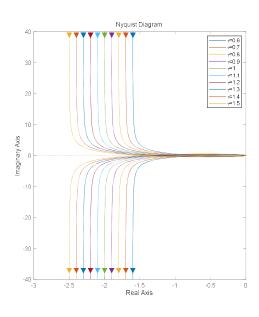
9. 固定T和 τ ,分别在同一幅图绘制不同K时, $G(s) = \frac{K(\tau s + 1)}{s(Ts - 1)}$ 的Nyquist图和Bode图;固定T 和K,分别在同一幅图绘制不同 τ 时 $G(s) = \frac{K(\tau s + 1)}{s(Ts - 1)}$ 的Nyquist图和Bode图。分析K和 τ 的变化对Nyquist曲线和 Bode图的影响,并分析单位反馈闭环系统的稳定性。特别注意K $\tau = 1$ 这一分界点。

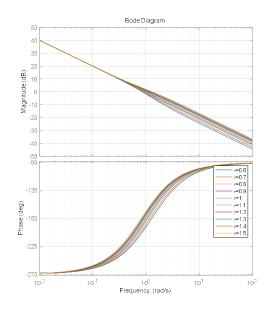
固定Τ和τ:





固定T和K:





结论:

- (1) 固定T=1, $\tau=1$, K在0.6-1.5变化,K越大,Nyquist曲线越远离虚轴;bode图中,相频起始点更高,斜率相同,相频重叠。
- (2) 固定T=1,K=1,τ α 0.6–1.5变化,τ α 0.7 δ–1.5变化,τ α 0.7 δ–1.5 δ–1.5
- (3) 取T=1, τ=1, K=0.6-1.5, 由于K=1时, 曲线恰好过(-1, j0), 闭环系统临界稳定。由Nyquist稳定判据,

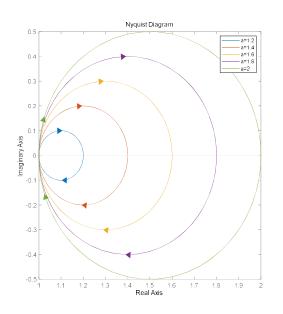
当K>1时,系统稳定,K小于1时,系统不稳定。

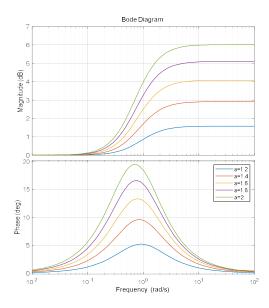
取T=1,K=1, τ =0.6-1.5,由于 τ =1时,曲线恰好过(-1,j0),闭环系统临界稳定。由Nyquist稳定判据,当 τ >1时,系统稳定, τ 小于1时,系统不稳定。

(4) 由劳斯判据也可知, $K\tau = 1$ 系统临界稳定。系统稳定条件是 $K\tau > 1$,与Nyquist稳定判据得到结果相符合。

```
%2.9
T=1;t=1;%固定 T=1 τ=1, K 在 0.6-1.5 变化
subplot(1,2,1)%nyquist 图
K=0.6:0.1:1.5
for k=1:10
    num=[K(k)*t K(k)];
    den=[T -1 0];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd\{k\}=['K=',num2str(K(k))];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for k=1:10
    num=[K(k)*t K(k)];
    den=[T -1 0];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd\{k\}=['K=',num2str(K(k))];
end
legend(legd)
figure
T=1;K=1;%固定 T=1 K=1,τ 在 0.6-1.5 变化
subplot(1,2,1)%nyquist 图
t=0.6:0.1:1.5
for k=1:10
    num=[K*t(k) K];
    den=[T -1 0];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd\{k\}=['\tau=',num2str(t(k))];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for k=1:10
    num=[K*t(k) K];
    den=[T -1 0];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys),hold on
    legd{k}=['\tau=',num2str(t(k))];
end
legend(legd)
```

10. 固定T,在a>1的条件下,分别在同一幅图绘制不同a时 $G(s) = \frac{aTs+1}{Ts+1}$ 的Nyquist图和Bode图,分析a的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。



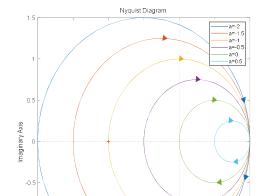


结论:

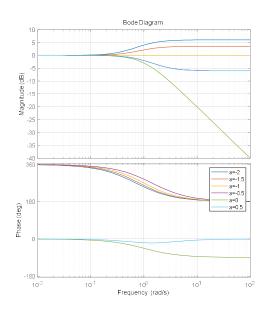
- (1) 固定T=1, a=1.2-2, a越大, Nyquist图半径越大; a越大, bode图幅频峰最终值和相频峰值也越大。
- (2) 系统始终处于稳定状态。

```
%2.10
T=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
a=1.2:0.2:2;
for k=1:5
    num=[a(k)*T 1];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd\{k\}=['a=',num2str(a(k))];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for k=1:5
    num=[a(k)*T 1];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd\{k\}=['a=',num2str(a(k))];
end
legend(legd)
```

11. 固定T,在a<1的条件下,分别在同一幅图绘制不同a时 $G(s) = \frac{aTs+1}{Ts+1}$ 的Nyquist图和Bode图,分析a的变化对Nyquist曲线和Bode图的影响。



-0.5 Real Axis



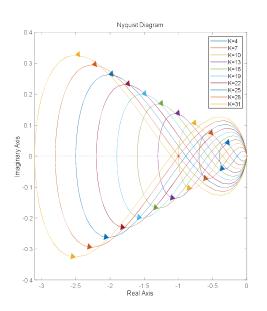
结论:

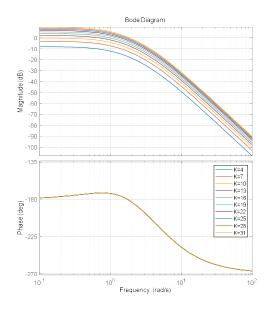
- (1) 固定T=1, a=-2:0.5:0.5, a越小,Nyquist图半径越大;a越小(除了a=0),bode图幅频峰最终值和相频峰值也越大。(a=0时,一阶微分环节丢失,不予考虑在内。)
- (2) 由routh判据, aT>-1, 闭环系统稳定. 对应当a=-1时, Nyquist曲线经过(-1, j0), 临界稳定; -1⟨a⟨1 时, 闭环系统稳定; a⟨-1时, 闭环系统不稳定。

```
%2.11
T=1;
subplot(1,2,1)%nyquist 图
a=-2:0.5:0.5;
for k=1:6
    num=[a(k)*T 1];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd{k}=['a=',num2str(a(k))];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for k=1:6
    num=[a(k)*T 1];
    den=[T 1];
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd\{k\}=['a=',num2str(a(k))];
end
legend(legd)
```

12. 分别在同一幅图画出不同K时 $G(s) = \frac{K}{(s+2)(s+5)(s-1)}$ 的Nyquist图和Bode图,分析K的变

化对Nyquist曲线和Bode图的影响。借助于Nyquist图,试着确定使单位反馈闭环系统稳定的 K的范围。





- (1) 取K=4:3:31, K越大,与负实轴交点横坐标越小(越远离虚轴); K越大,bode图幅频特性幅值越低,相频没有变化。
- (2) 当K=28或者K=10时,Nyquist曲线经过(-1, j0),由Nyquist稳定判据可知,此时系统临界稳定; K>28时,曲线绕(-1, j0)顺时针一周(全频段),即R=-1,由G(s)表达式可知P=1,故Z=P-R=2;闭环系统不稳定;10<K<28时,曲线绕(-1, j0)逆时针一周(全频段),即R=1,由G(s)表达式可知P=1,故Z=P-R=0;闭环系统稳定。K<10时,曲线不绕(-1, j0)转圈,故R=0,由G(s)表达式可知P=1,故Z=P-R=1,闭环系统不稳定。

可知使得单位反馈闭环系统稳定时K的范围是10<K<28。

```
%2.12
subplot(1,2,1)%nyquist 图
K=4:3:31;
for k=1:10
    num=[K(k)];
    den=conv(conv([1,2],[1,5]),[1,-1]);
    sys=tf(num,den);
    nyquist(sys),hold on
    legd\{k\}=['K=',num2str(K(k))];
end
legend(legd)
subplot(1,2,2)%bode 图
for k=1:10
    num=[K(k)];
    den=conv(conv([1,2],[1,5]),[1,-1]);
    sys=tf(num,den);
    bode(sys), hold on
    legd\{k\}=['K=',num2str(K(k))];
legend(legd)
```