# 自动控制理论 A

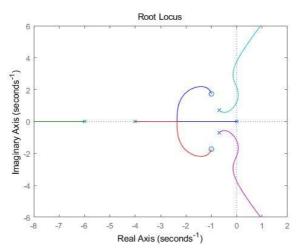
# Matlab 仿真实验报告

实验名称:		:	根轨迹与频率特性分析
姓	名	:	Fwe i I
学	号	:	? ? ? ?
班	级	:	? ? ? ? ?
撰写	日期	:	? ? ? ? ? ? ?

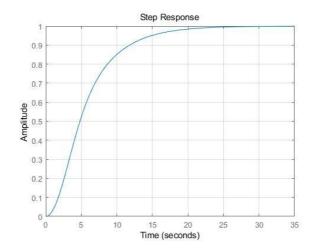
哈尔滨工业大学(深圳)

# 一、 基于根轨迹的性能分析

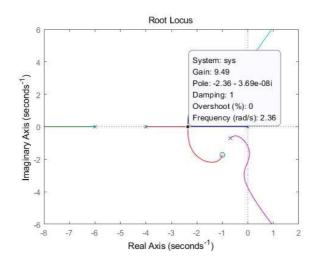
- 1. 对开环传递函数 G(s)、 $G_1(s)$ 和  $G_2(s)$ 分别画出关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图,给出根轨迹的分离点、与虚轴的交点,给出使闭环系统稳定的参数k的范围。
- (1) 开环传递函数 G(s)
- 开环传递函数 G(s)关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图如下



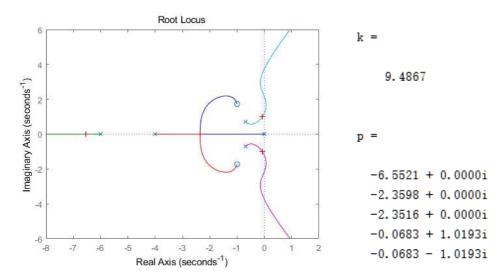
•根轨迹增益k=1时,单位反馈闭环系统的单位阶跃响应图如下



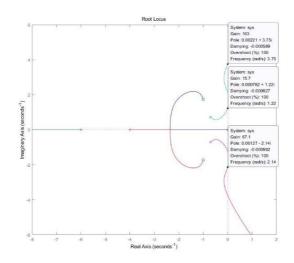
• 开环传递函数 G(s)根轨迹的分离点如下



可知开环传递函数 G(s)根轨迹的分离点为(-2.36,0i),该极点对应的开环增益k=9.4867,其它极点位置如下:



#### • 开环传递函数 G(s)根轨迹与虚轴的交点如下



可知开环传递函数 G(s)根轨迹与虚轴的交点位于 $(0,\pm 1.22i)$ 、 $(0,\pm 2.14i)$ 、 $(0,\pm 3.75i)$ ,对应的开环增益k分别为15.7、67.1、163。

#### • 闭环系统稳定的参数 k 的范围

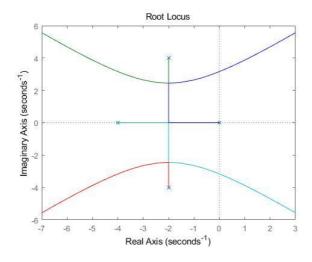
#### · m 文件的代码

```
clc;clear;close all;
%定义开环传递函数 G(s)
num=[1,2,4];
den=conv(conv([1,4,0],[1,6]),[1,1.4,1]);
sys=tf(num,den);
%绘制开环传递函数 G(s)的根轨迹图
```

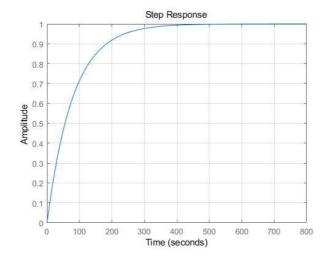
```
figure(1);
rlocus(sys);
axis([-6.5 0.5 -6 6]);
%确定特定极点对应开环增益以及该增益对应的其它极点
[k,p]=rlocfind(sys)
%绘制 k=1 时单位阶跃曲线
figure(2);
%注意: matlab以sys/(1+sys)形式计算闭环传函时分子分母不约分,导致分母最高次项为10次
step(sys/(1+sys));
grid on;
```

#### (2) 开环传递函数 $G_1(s)$

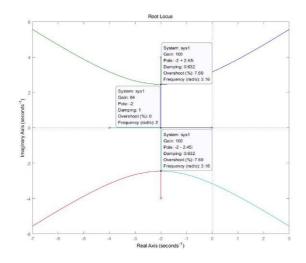
• 开环传递函数  $G_1(s)$ 关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图如下



•根轨迹增益k=1时,单位反馈闭环系统的单位阶跃响应图如下

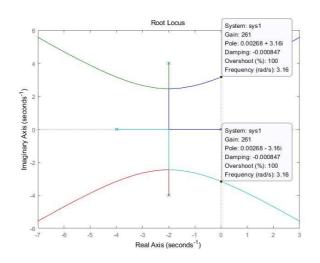


• 开环传递函数  $G_1(s)$ 根轨迹的分离点如下



可知开环传递函数  $G_1(s)$ 根轨迹的分离点为(-2,0i)、 $(-2,\pm 2.45i)$ 。

## • 开环传递函数 $G_1(s)$ 根轨迹与虚轴的交点如下



可知开环传递函数  $G_1(s)$ 根轨迹与虚轴的交点位于 $(0,\pm3.16i)$ ,对应的开环增益k为261。

#### • 闭环系统稳定的参数 k 的范围

0 < k < 261

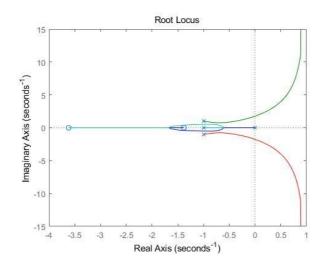
#### · m 文件的代码

```
clc;clear;close all;
%定义开环传递函数 G1(s)
num1=[1];
den1=conv([1,4,0],[1,4,20]);
sys1=tf(num1,den1);
%绘制开环传递函数 G1(s)的根轨迹图
figure(1);
rlocus(sys1);
axis([-7 3 -6 6]);
%绘制单位阶跃曲线
```

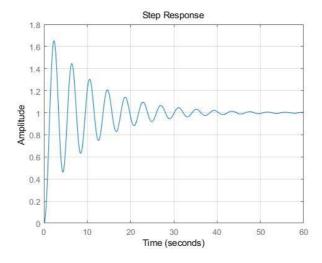
```
figure(2);
step(sys1/(1+sys1));
grid on;
```

## (3) 开环传递函数 G<sub>2</sub>(s)

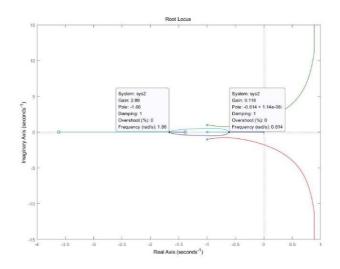
• 开环传递函数  $G_2(s)$ 关于根轨迹增益k的闭环根轨迹图如下



•根轨迹增益k=1时,单位反馈闭环系统的单位阶跃响应图如下

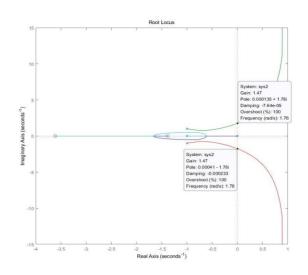


• 开环传递函数  $G_2(s)$ 根轨迹的分离点如下



可知开环传递函数  $G_2(s)$ 根轨迹的分离点为(-0.614,0i)、(-1.66,0i)。

• 开环传递函数  $G_2(s)$ 根轨迹与虚轴的交点如下



可知开环传递函数  $G_2(s)$ 根轨迹与虚轴交点为 $(0,\pm 1.76i)$ ,其对应的开环增益k为1.47。

• 闭环系统稳定的参数 k 的范围

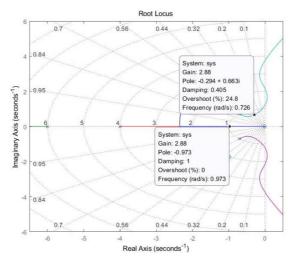
0 < k < 1.47

• m 文件的代码

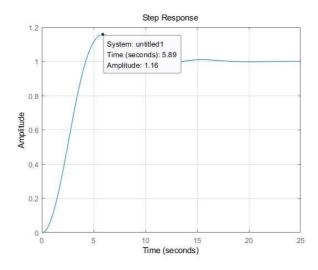
```
%定义开环传递函数 G2(s)
num2=[1,5,5];
den2=conv([1,1,0],[1,2,2]);
sys2=tf(num2,den2);
%绘制开环传递函数 G2(s)的根轨迹图
figure(1);
rlocus(sys2);
axis([-4 1 -15 15]);
%绘制单位阶跃曲线
figure(2);
step(sys2/(1+sys2));
grid on;
```

- 2. 对开环传递函数 G(s)、 $G_1(s)$ 和  $G_2(s)$ ,借助等阻尼比射线,找出使闭环主导极点的阻尼比在  $0.3\sim0.8$  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。
- (1) 开环传递函数 G(s)

借助阻尼比射线,**取闭环主导极点的阻尼比** $\xi = 0.405$ ,此时**根轨迹增益**k = 2.88。



绘制该增益下单位反馈闭环系统的阶跃响应如下:

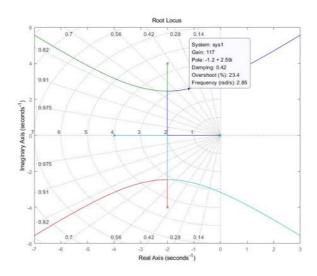


由根轨迹的信息框可知主导极点的超调量为: 24.8% 由根轨迹增益绘制单位反馈闭环系统阶跃响应的超调量为: 16.0%

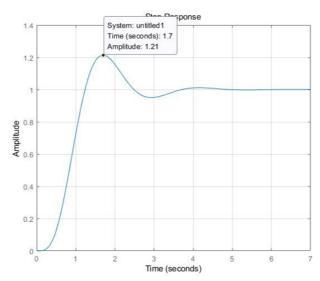
```
clc;clear;close all;
%定义开环传递函数 G(s)
num=[1,2,4]; den=conv(conv([1,4,0],[1,6]),[1,1.4,1]);
sys=tf(num,den);
%绘制开环传递函数 G(s)的根轨迹图
figure(1);
rlocus(sys);
grid
%限制坐标轴范围
axis([-8 2 -6 6]);
%绘制单位阶跃曲线
figure(2);
step(2.88*sys/(1+2.88*sys));
grid on;
```

#### (2) 开环传递函数 $G_1(s)$

借助阻尼比射线,**取闭环主导极点的阻尼比** $\xi = 0.42$ ,此时**根轨迹增益**k = 117。



绘制该增益下单位反馈闭环系统的阶跃响应如下:



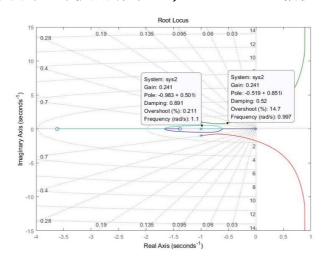
由根轨迹的信息框可知主导极点的超调量为: 23.4% 由根轨迹增益绘制单位反馈闭环系统阶跃响应的超调量为: 21.0%

```
clc;clear;close all;
%定义开环传递函数 G1(s)
num1=[1];
den1=conv([1,4,0],[1,4,20]);
sys1=tf(num1,den1);
%绘制开环传递函数 G1(s)的根轨迹图
figure(1);
rlocus(sys1);
grid
```

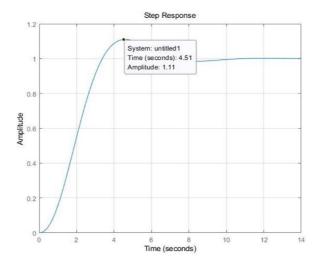
```
%限制坐标轴范围
axis([-7 3 -6 6]);
%绘制单位阶跃曲线
figure(2);
step(117*sys1/(1+117*sys1));
grid on;
```

#### (3) 开环传递函数 $G_2(s)$

借助阻尼比射线,**取闭环主导极点的阻尼比\xi = 0.52**,此时**根轨迹增益k = 0.241**。



绘制该增益下单位反馈闭环系统的阶跃响应如下:



由根轨迹的信息框可知主导极点的超调量为: 14.7% 由根轨迹增益绘制单位反馈闭环系统阶跃响应的超调量为: 11.0%

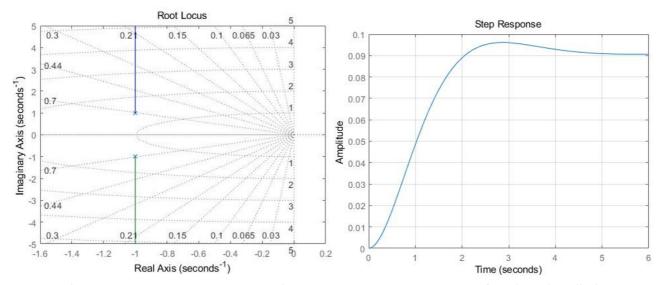
```
clc;clear;close all;
%定义开环传递函数 G2(s)
num2=[1,5,5];
den2=conv([1,1,0],[1,2,2]);
sys2=tf(num2,den2);
```

```
%绘制开环传递函数 G2(s)的根轨迹图 figure(1); rlocus(sys2); grid %限制坐标轴范围 axis([-4 1 -15 15]); %绘制单位阶跃曲线 figure(2); step(0.241*sys2/(1+0.241*sys2)); grid on;
```

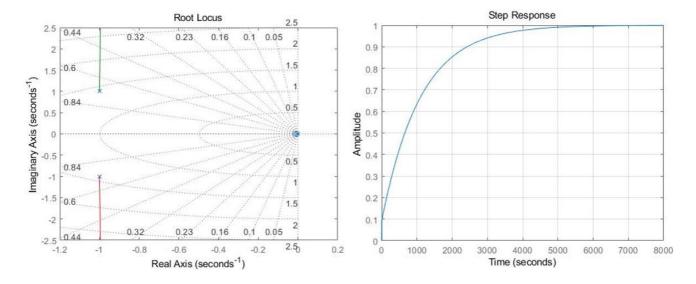
#### • 简单结论

通过比较从阶跃响应上得到超调量与根轨迹信息框里的超调量可知,高阶系统的阶跃响应的超调量主要由闭环主导极点的超调量决定,二者在一定范围内十分相近。

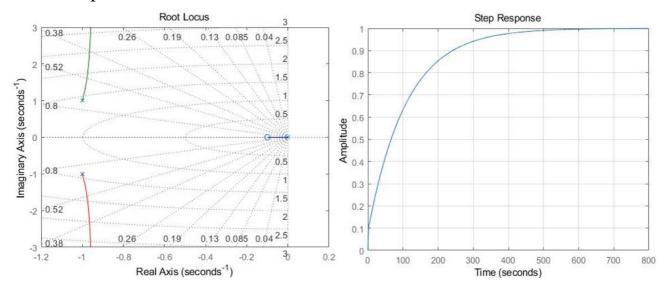
- 3. 对开环传递函数  $G_3(s)$  画出不同零点时的根轨迹,并与不含零点时的根轨迹进行比较,给出简单的结论。
- (1) 左图为 $z_1 = 0$ 的根轨迹,右图为开环增益k = 0.2时的闭环系统阶跃响应曲线。



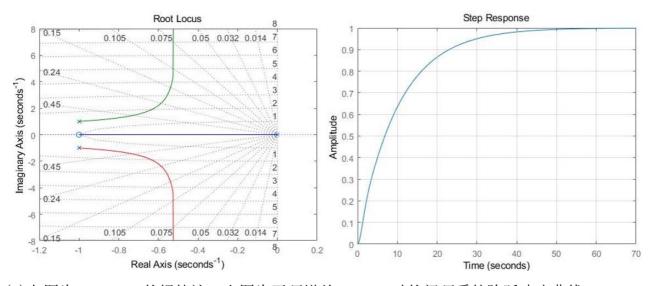
(2) 左图为 $z_1 = -0.01$ 的根轨迹,右图为开环增益k = 0.2时的闭环系统阶跃响应曲线。



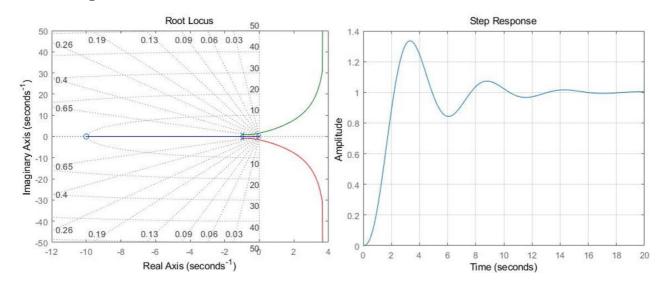
(3) 左图为 $z_1 = -0.1$ 的根轨迹,右图为开环增益k = 0.2时的闭环系统阶跃响应曲线。



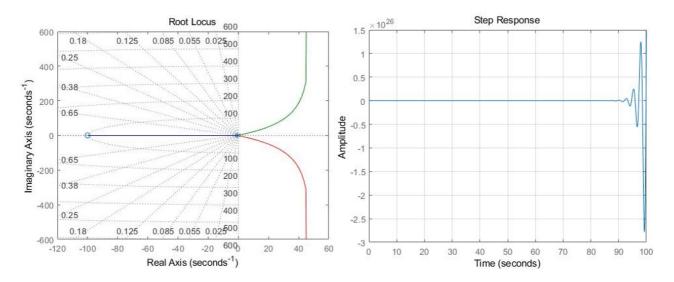
(4) 左图为 $z_1 = -1$ 的根轨迹,右图为开环增益k = 0.2时的闭环系统阶跃响应曲线。



(5) 左图为 $z_1 = -10$ 的根轨迹,右图为开环增益k = 0.2时的闭环系统阶跃响应曲线。



#### (6) 左图为 $\mathbf{z_1} = -100$ 的根轨迹,右图为开环增益 $\mathbf{k} = 0.2$ 时的闭环系统阶跃响应曲线。



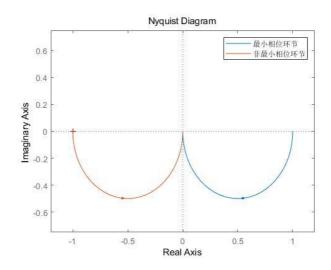
#### • 简单结论

当零点存在且零点距离虚轴越来越远的时候,实轴上的根轨迹越来越长,同时以(-1,±1*i*)为起点的根轨迹渐近线不断右移与虚轴产生交点,从而使相同开环增益下的单位阶跃响应变得不稳定。除此之外,其还对闭环系统的响应速度有一定的影响。

```
clc;clear;close all;
%开环增益 k=0.2
k=0.2;
%图像次序
i=0;
%定义开环传递函数 G3(s)
for z1=[0,-0.01,-0.1,-1,-10,-100]
num3=[1,-z1];
den3=[1,2,2,0];
sys3=tf(num3,den3);
%绘制开环传递函数 G3(s)的根轨迹图
i=i+1;
figure(i);
rlocus(sys3);
grid on;
%绘制单位阶跃响应
i=i+1;
figure(i);
%开环增益 k=0.2 时, 闭环系统单位阶跃响应
step(k*sys3/(1+k*sys3));
grid on;
end
```

#### 二、 线性系统的频率特性分析

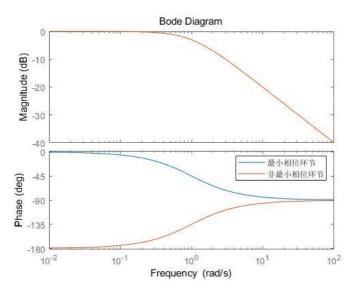
- 1. 固定 K 和 T, 在同一幅图里绘制一阶惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts+1}$  和非最小相位的惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts-1}$  的 Nyquist 图,说明它们的 Nyquist 图的关系。(Nyquist 图频率为非负频率)
- 固定K=1, T=1, 绘制 $G(s)=\frac{K}{T_{s+1}}$ 和 $G(s)=\frac{K}{T_{s-1}}$ 的 Nyquist 图(非负频率)如下:



可见最小相位的惯性环节 Nyquist 图和非最小相位的惯性环节 Nyquist 图关于虚轴对称。

```
clc;clear;close all;
%定义 K 值、T 值
K=1;
T=1;
%定义最小相位系统的惯性环节
num1=K;
den1=[T,1];
sys1=tf(num1,den1);
%绘制最小相位系统的惯性环节的 Nyquist 曲线
nyquist(sys1);
hold on;
%定义非最小相位系统的惯性环节
num2=K;
den2=[T,-1];
sys2=tf(num2,den2);
%绘制非最小相位系统的惯性环节的 Nyquist 曲线
nyquist(sys2);
axis([-1.2,1.2,-0.75,0.75]);
legend('最小相位环节','非最小相位环节');
hold off;
```

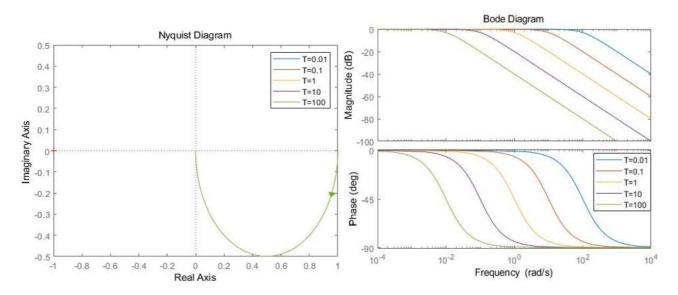
- 2. 固定 K 和 T,在同一幅图里绘制一阶惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts+1}$  和非最小相位的惯性环节 $G(s) = \frac{K}{Ts-1}$ 的 Bode 图,说明它们的 Bode 图的关系。
- 固定K=1,T=1,绘制 $G(s)=\frac{K}{Ts+1}$ 和 $G(s)=\frac{K}{Ts-1}$ 的 Bode 图如下:



可见最小相位惯性环节和非最小相位惯性环节的对数幅频特性相同,对数相频特性关于 -90°对称。非最小相位环节相位绝对值大于最小相位环节。

```
clc;clear;close all;
%定义 K 值
K=1;
%定义 T 值
T=1;
%定义最小相位系统的惯性环节
num1=K;
den1=[T,1];
sys1=tf(num1,den1);
%绘制最小相位惯性环节 Bode 图
bode(sys1);
hold on;
%定义非最小相位系统的惯性环节
num2=K;
den2=[T,-1];
sys2=tf(num2,den2);
%绘制非最小相位惯性环节 Bode 图
bode(sys2);
legend('最小相位环节','非最小相位环节');
hold off;
```

- 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 = 1,T分别取0.01、0.1、1、10和100, $G(s) = \frac{K}{Ts+1}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:

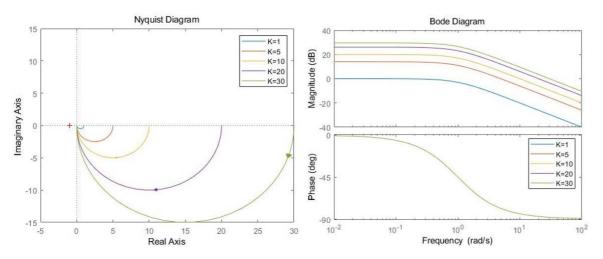


可见对于一阶惯性环节固定K,增大T的值,不会影响奈奎斯特图,但是会使 Bode 的对数幅频特性和对数相频特性发生左移。

```
clear;clc;close all;
%固定 K 值
K=1;
%定义传递函数分子系数
num=K;
%绘制 Nyquist 图
for T=[0.01,0.1,1,10,100]
%定义一阶惯性环节传递函数
   den=[T,1];
   sys=tf(num,den);
   figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('T=0.01','T=0.1','T=1','T=10','T=100');
hold off;
%绘制 Bode 图
for T=[0.01,0.1,1,10,100]
%定义一阶惯性环节传递函数
   den=[T,1];
```

```
sys=tf(num,den);
figure(2);
bode(sys);
hold on;
end
figure(2);
legend('T=0.01','T=0.1','T=10','T=100');
hold off;
```

- 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 Nyquist 图和 Bode 图,分析 K 的变化对 Nyquist 曲线和 Bode 图的影响。
- 固定T=1,K分别取1、5、10、20和30时, $G(s)=\frac{K}{Ts+1}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:

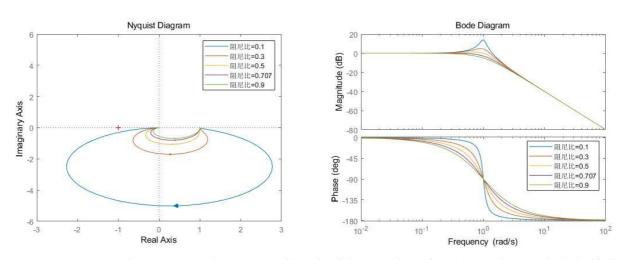


可见对于一阶惯性环节固定T,增大K的取值,不会影响对数相频特性,但会使对数幅频特性曲线上移,还会使奈奎斯特曲线圆心右移且半径增大,但都终于原点。

```
clc;clear;close all;
%固定 T 值
T=1;
%定义传递函数分母系数
den=[T,1];
%绘制 Nyquist 图
for K=[1,5,10,20,30]
%定义一阶惯性环节传递函数
    num=[K];
    sys=tf(num,den);
figure(1);
    nyquist(sys);
    hold on;
```

```
end
figure(1);
legend('K=1','K=5','K=10','K=20','K=30');
hold off;
%绘制 Bode 图
for K=[1,5,10,20,30]
%定义一阶惯性环节传递函数
   num=K;
   sys=tf(num,den);
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('K=1','K=5','K=10','K=20','K=30');
hold off;
```

- 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 $G(s) = \frac{1}{(Ts)^2 + 2T\xi s + 1}$ 的 Nyquist 图 和 Bode 图,分析阻尼比的变化对 Nyquist 曲线和 Bode 图的影响。
- •固定T=1, $\xi$ 分别取0.1、0.3、0.5、0.707和0.9时, $G(s)=\frac{1}{(Ts)^2+2T\xi s+1}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:

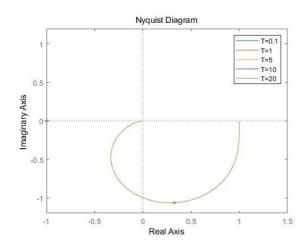


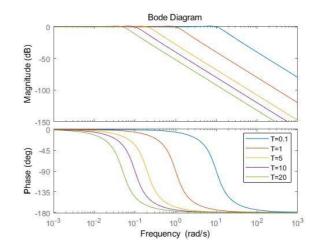
由图可知,**T**不变,阻尼比减小时,对数相频特性越理想越接近矩形波,而奈奎斯特曲线会越来越大。特别地,阻尼比小于 0.707 时,幅频特性会出现谐振现象。

```
clc;clear;close all;
%固定 T 值
T=1;
%定义传递函数分子系数
num=[1];
```

```
%绘制 Nyquist 图
for sigma=[0.1,0.3,0.5,0.707,0.9]
%定义二阶振荡环节传递函数
   den=[T*T,2*T*sigma,1];
   sys=tf(num,den);
figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('阻尼比=0.1','阻尼比=0.3','阻尼比=0.5','阻尼比=0.707','阻尼比=0.9');
hold off;
%绘制 Bode 图
for sigma=[0.1,0.3,0.5,0.707,0.9]
%定义二阶振荡环节传递函数
   den=[T*T,2*T*sigma,1];
   sys=tf(num,den);
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('阻尼比=0.1','阻尼比=0.3','阻尼比=0.5','阻尼比=0.707','阻尼比=0.9');
hold off;
```

- 6. 阻尼比固定,分别在同一幅图绘制不同时间常数时 $G(s) = \frac{1}{(Ts)^2 + 2T\xi s + 1}$ 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 $\xi = 0.5$ ,T分别取0.1、1、5、10和20时, $G(s) = \frac{1}{(Ts)^2 + 2T\xi s + 1}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:

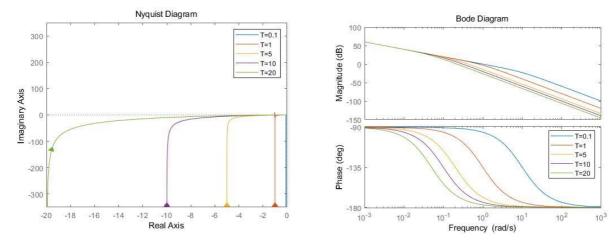




由图可知,固定 $\xi = 0.5$ ,T增大时,其奈奎斯特曲线不变,对数幅频曲线、对数相频曲线均发生左移。

```
clc;clear;close all;
%固定阻尼比
sigma=0.5;
%定义传递函数分子系数
num=[1];
%绘制 Nyquist 图
for T=[0.1,1,5,10,20]
%定义二阶振荡环节传递函数
   den=[T*T,2*T*sigma,1];
   sys=tf(num,den);
figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('T=0.1', 'T=1', 'T=5', 'T=10', 'T=20');
hold off;
%绘制 Bode 图
for T=[0.1,1,5,10,20]
%定义二阶振荡环节传递函数
   den=[T*T,2*T*sigma,1];
   sys=tf(num,den);
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('T=0.1', 'T=1', 'T=5', 'T=10', 'T=20');
hold off;
```

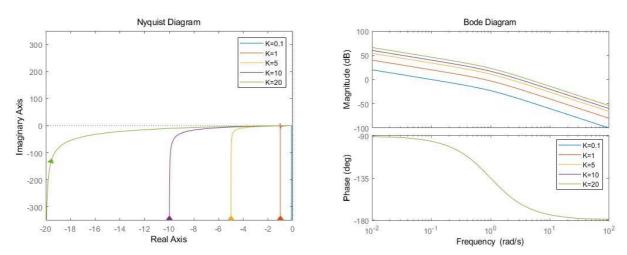
- 7. *K* 固定,分别在同一幅图绘制不同时间常数 T 时 $G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图,分析时间常数 T 的变化对 Nyquist 曲线和 Bode 图的影响。
- 固定K=1,T分别取0.1、1、5、10和20时, $G(s)=\frac{K}{s(Ts+1)}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:



由图可知,固定K = 1,T增大时,其奈奎斯特曲线不断左移,且对数幅频特性右端向左平移,对数相频特性亦是向左平移。

```
clc;clear;close all;
%固定 K
K=1;
%定义传递函数分子系数
num=[K];
%绘制 Nyquist 图
for T=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   den=[T,1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('T=0.1', 'T=1', 'T=5', 'T=10', 'T=20');
hold off;
%绘制 Bode 图
for T=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   den=[T,1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('T=0.1','T=1','T=5','T=10','T=20');
hold off;
```

- 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。
- (1) 固定T = 1,K分别取0.1、1、5、10和20时, $G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:



由图可知,固定T=1,K增大时,奈奎斯特曲线不断左移,其对数幅频曲线不断上移,对数相频曲线不变。

```
clc;clear;close all;
%固定 T
T=1;
%绘制 Nyquist 图
for K=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   num=K;
   den=[T,1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('K=0.1', 'K=1', 'K=5', 'K=10', 'K=20');
hold off;
%绘制 Bode 图
for K=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   num=K;
   den=[T,1,0];
   sys=tf(num,den);
```

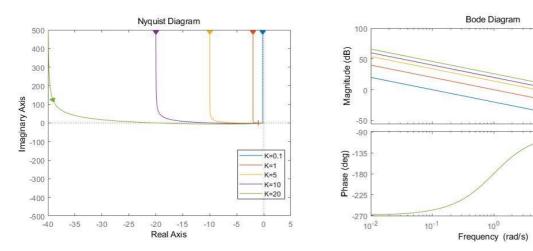
```
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('K=0.1','K=1','K=5','K=10','K=20');
hold off;
```

(2) 给定K和T,二者均大于0,判断单位反馈闭环系统的稳定性

对于给定的K和T,其单位反馈闭环系统的传递函数为 $\Phi(s) = \frac{K}{Ts^2+s+K}$ ,由劳斯判据可知只要K、T均大于 0 时,闭环系统稳定。

由 Nyquist 稳定判据可知,开环传递函数右半平面极点数P=0,对于给定的K和T,其补 画后的 Nyquist 图绕(-1,0i)逆时针圈数为R=0,说明闭环传递函数右半平面极点数Z=0,可知闭环系统稳定。

- 9. 固定 T 和 $\tau$ ,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 $\tau$ 时 $G(s) = \frac{K(\tau s + 1)}{s(Ts 1)}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图。分析 K 和 $\tau$ 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。
- (1) 固定T和 $\tau$ ,K分别取0.1、1、5、10和20时, $G(s) = \frac{K(\tau s + 1)}{s(Ts 1)}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:



由图可知,固定T = 1、 $\tau = 1$ ,K增大时,其奈奎斯特曲线不断左移,对数幅频曲线不断上移,而对数相频曲线不变。

K=0.1

K=5

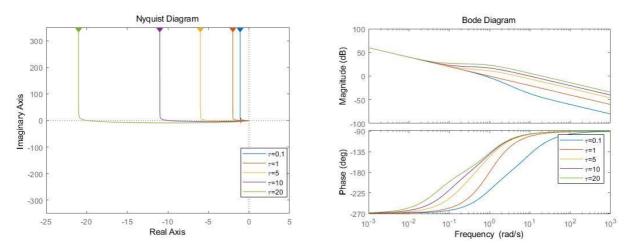
K=10

10<sup>2</sup>

```
clc;clear;close all;
%固定 T 和 Tau
T=1;
Tau=1
```

```
%绘制 Nyquist 图
for K=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   num=[K*Tau,K];
   den=[T,-1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('K=0.1', 'K=1', 'K=5', 'K=10', 'K=20');
hold off;
%绘制 Bode 图
for K=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   num=[K*Tau,K];
   den=[T,-1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('K=0.1', 'K=1', 'K=5', 'K=10', 'K=20');
hold off;
```

# (2) 固定 T 和 K, $\tau$ 取 0.1、1、5、10 和 20 时, $G(s) = \frac{K(\tau s + 1)}{s(Ts - 1)}$ 的 Nyquist 图和 Bode 图如下:



由图可知,固定T=1、K=1,  $\tau$ 增大时,奈奎斯特曲线不断左移,对数幅频曲线低频部分几乎不变,高频部分上移,对数相频曲线不断左移。

```
clc;clear;close all;
%固定 T
T=1;
%固定 K
K=1;
%绘制 Nyquist 图
for Tau=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   num=[K*Tau,K];
   den=[T,-1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(1);
   nyquist(sys);
   hold on;
end
figure(1);
legend('\tau=0.1','\tau=1','\tau=5','\tau=10','\tau=20');
hold off;
%绘制 Bode 图
for Tau=[0.1,1,5,10,20]
%定义传递函数
   num=[K*Tau,K];
   den=[T,-1,0];
   sys=tf(num,den);
figure(2);
   bode(sys);
   hold on;
end
figure(2);
legend('\tau=0.1','\tau=1','\tau=5','\tau=10','\tau=20');
hold off;
```

(3) 注意KT = 1这一点,分析单位反馈闭环系统的稳定性

其单位反馈闭环系统的传递函数为 $\Phi(s) = \frac{K(\tau s + 1)}{Ts^2 + (K\tau - 1)s + K}$ 。

则特征方程为 $D(s) = Ts^2 + (K\tau - 1)s + K = 0$ ,由劳斯判据可知,当 $K\tau > 1$ 时,单位反馈闭环系统稳定;当 $K\tau = 1$ 时,单位反馈闭环系统临界稳定;当 $K\tau < 1$ 时,单位反馈闭环系统不稳定。

根据 Nyquist 稳定判据,当 $K\tau > 1$ 时,开环传递函数在右半平面极点数P = 1,其补画后的 Nyquist 图绕(-1,0i)逆时针圈数为 $R = 2N = 2(N_+ - N_-) = 1$ ,说明闭环传递函数右半平面极点数Z = 0,可知单位反馈闭环系统稳定;

当 $K\tau = 1$ 时,单位反馈闭环系统临界稳定;

当 $K\tau$  < 1时,同样P=1,其补画后的 Nyquist 图绕(-1,0i)逆时针圈数为 $R=2N=2(N_+-N_-)=-1$ ,说明闭环传递函数右半平面极点数Z=2,单位反馈闭环系统不稳定。