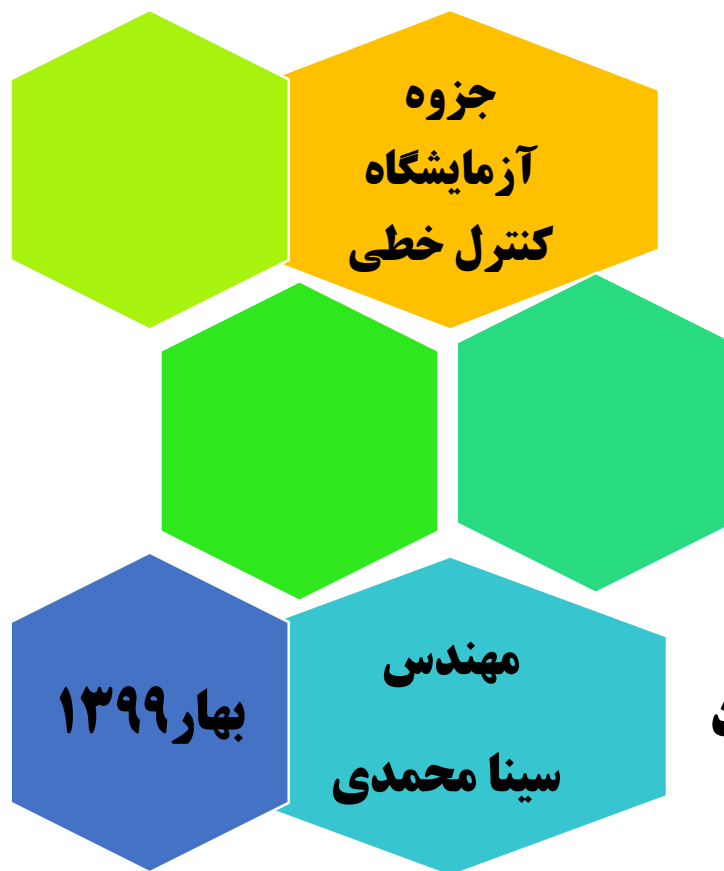


بِسْمِ اللَّهِ الرَّحْمَنِ الرَّحِيمِ



**نام استاد**

## سیستم کنترلی:

در مطالعات سیستم کنترل کننده جهت تنظیم قدرت خروجی سیستم به کار میرود که جهت رسیدن به وضعیت تعادل قدرت بر اساس تغییرات ناگهانی و تولید و یا بار استفاده می شود. براساس کاهش انحراف فرکانس، عدم تعادل بین تولید و تقاضا در وضعیت تولید به وجود می آید که باید توسط کنترل کننده ها تنظیم شود. در این ترم به طراحی کنترل کننده برای سیستم های مختلف پرداخته می شود. اولین مبحث مورد بررسی، استفاده از کنترل کننده های کلاسیک خواهد بود.

## کنترل کننده های کلاسیک:

منظور از طراحی کنترل کننده های کلاسیک برای یک سیستم، تعیین ضرایب  $K_i, K_d, K_p$  است که بسته به کاربرد و عملکرد مطلوب سیستم می تواند به شیوه های متفاوتی بیان شود. در این بخش ۴ ویژگی مهم پاسخ زمانی یک سیستم مورد بررسی قرار گرفته و معیار از مطلوبیت خروجی سیستم به واسطه ی آنها تعریف خواهد شد. این ویژگی ها عبارت اند از: زمان صعود، زمان نشست، بیشترین فرجهش، و انتگرال قدرمطلق خطا.

در ادامه تعریف مختصری از هر یک از این ویژگی ها بیان می شود و از روی آن ها معیار بهینگی پاسخ خروجی تعریف می شود.

## زمان صعود:

زمان صعود، زمانی است که در طی آن پاسخ سیستم از ۱۰٪ مقدار نهایی خود به ۹۰٪ آن می رسد.

## زمان نشست:

به زمانی اطلاق می شود که بعد از آن زمان پاسخ سیستم در فاصله ی ۲٪ از پاسخ نهایی اش باقی می ماند.

## بیشترین فراجاهش:

ماکزیمم فراجاهش به صورت تفاضل دو پاسخ  $y_{max}$  (مقدار بیشینه پاسخ) و  $y_{ss}$  (حد نهایی پاسخ) تعریف می شود.

## انتگرال قدرمطلق خطا:

به صورت معادله ی  $I_{AE} = \int_0^{\infty} |e(t)| dt$  تعریف می شود.

به خاطر پیاده سازی زمان گسسته در محاسبه این انتگرال حد بالایی آن تا یک حدمعین (معمولا تا ۳ برابر زمان نشست) در نظر گرفته می شود که جواب قابل قبول برای این انتگرال به دست می آید. بیش از ۹۰٪ از کنترل کننده های امروزی، کنترل کننده از نوع کلاسیک اند. علت این امر آسانی و قابل فهم بودن این نوع کنترل کننده ها و کاربرد آسان آن است. کنترل کننده ی هر سیستم به عنوان مغز فرمان دهنده در آن سیستم مهم ترین نقش را در راستای عملکرد مطلب آن دارد. برای کنترل موثر هر سیستم باید آن سیستم درک و مدل سازی گردد. اکثر فرایندهای کنترلی، مطابق با استفاده از نظریه فیدبک منفی برای رساندن خروجی به یک سطح و یا نگهداشتن آن در یک محدوده ی مشخص می باشد. بدین صورت سیگنال خطا یا اختلاف بین خروجی فرایند و ورودی آن برای کنترل فرایند استفاده می شوند. در این میان کنترل کننده نقش مهمی دارد. برای دست یابی به پاسخ سریع با درصد فراجاهش کم در سیستم های حلقه بسته، در ابتدای پاسخ یعنی زمانی که سیگنال ورودی تازه اعمال شده است باید از سیگنال کنترل کننده و کنترلی سریع استفاده نمود ولی هنگامی که پاسخ به مقدار مطلوب نزدیک شد، باید سیگنال کنترل را کوچک کرد. مهمترین عاملی که در طراحی ها مدنظر قرار می گیرد درصد فراجاهش است.

این مقدار از آن جهت اهمیت دارد که مقدار زیاد آن باعث وارد شدن زیان به سیستم می شود. اما در بسیاری از سیستم ها برای سرعت بخشیدن به پاسخ سیستم مجبوریم مقداری فراجهدش را قبول کنیم. بنابراین هدف اغلب طراحی ها کاهش درصد فراجهدش بدون لطمه خوردن به پاسخ سیستم است. متداول ترین نوع کنترل کننده کلاسیک، کنترل کننده PID می باشد که دارای ۳ بخش تناسبی، انتگرال گیر و مشتق گیر است. فرم کلی به صورت

$$U(t) = K_p e(t) + K_i \int^t |e(t)| dt + K_d \frac{de(t)}{dt}$$

می باشد. در این حالت ضریب  $K_p$  جهت افزایش سرعت پاسخ سیستم و افزایش دقت به کار می رود و اگر ضریب  $K_p$  بسیار بزرگ باشد، سرعت انحراف بیشتر می شود و ممکن است سیستم به حالت ناپایداری برسد. ضریب  $K_d$  جهت افزایش و بهبود عملکرد دینامیکی سیستم به کار می رود. همچنین ضریب  $K_i$  جهت حذف خطای حالت ماندگار به کار می رود ولی اگر مقدار آن بیش از حد زیاد باشد باعث پدیده ی اشباع در سیستم شده و ناپایداری را در سیستم به همراه دارد. اغلب جهت تنظیم این ضرایب در کنترل کننده های PID از روش صحیح و خطا و زیگلر نیکولن استفاده می شود.

### تنظیم پارامترهای کنترل کننده های کلاسیک (PID):

در این روش مقادیر انتگرال گیر و مشتق گیر را برابر صفر قرار داده و  $K_p$  را طوری تنظیم می کنیم که پاسخ مطلوب بدون در نظر گرفتن خطای نهایی به دست آید. سپس  $K_p$  را افزایش می دهیم و  $t_d$  را طوری تنظیم می کنیم که فراجهدش سیستم کاهش یابد. آنگاه  $K_i$  را طوری تنظیم می کنیم که مقدار خطای حالت ماندگار به حداقل برسد. این مراحل را تا حدی ادامه می دهیم که  $K_p$  به اندازه کافی و ممکن بزرگ باشد. ایراد اصلی این کنترل

کننده ها، مدت زمان زیاد جهت تنظیم پارامترها و سختی آن جهت تنظیم نهایی که باید به صورت بهینه باشد است. مراحل کار در روش زیگلر نیکولز به شرح زیر است:

۱-  $K_p$  را تاحدی افزایش می دهیم تا سیستم دچار یک نوسان کند شود. این Gain را  $K_u$  می نامیم .

۲- زمان بین دو پیک خروجی سیستم را اندازه گرفته و آن را  $t_u$  می نامیم.

۳- مقادیر Gain های کنترل کننده را از روی جدول زیر تنظیم می کنیم.

	$K_p$	$T_i$	$T_d$
P	$0,5 K_u$		
PI	$0,45 K_u$	$\frac{t_u}{1,2}$	
PID	$0,6 K_u$	$\frac{t_u}{1,2}$	$\frac{t_u}{8}$

به طور کلی ۳ روش برای تعریف سیستم در متلب وجود دارد:

۱- استفاده از تابع TF (حوزه فرکانس)

۲- استفاده از ساختار ZPK (حوزه فرکانس)

۳- استفاده از فضای حالت (حوزه زمان)

در درس اول، به تعریف سیستم با استفاده از تابع TF می پردازیم. تابع TF در متلب به صورت زیر تعریف می شود:

$Sys=tf(num,den)$ . در این رابطه num ریشه های صورت تابع تبدیل یا به عبارتی دیگر صفرهای سیستم

اند. Den نیز بیانگر قطب های سیستم است.

مثال:  $\frac{1}{s+1} =$

```
>> num=[1];
```

```
>> den=[1 1];
```

```
>> sys=tf(num,den)
```

$$\text{sys} = \frac{1}{s+1}$$

مثال:  $\frac{1}{s^2+2s+1}$

```
>> num=[1];
```

```
>> den=[1 2 1];
```

```
>> sys2=tf(num,den)
```

```
sys2 =
```

1

-----

$$s^2 + 2s + 1$$

```
>> sys3=sys*sys2
```

```
sys3 =
```

1

-----

$$s^3 + 2s^2 + 3s + 1$$

روش دیگر و راحت تر این است که ابتدا S را تعریف کرده و سپس تابع تبدیل را به همان شکل که در صورت مسئله می باشد در متلب تایپ می کنیم.

مثال:  $\frac{1}{s+1} =$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> sys=1/(s+1)
```

sys =

$$\frac{1}{s + 1}$$

مثال:  $\frac{1}{2s^2+2s+1} =$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> sys=1/(2*s^2+2*s+1)
```

sys =

$$\frac{1}{2s^2 + 2s + 1}$$

مثال:  $\frac{10+s}{s^2+5s+4} =$

نکته: برای نوشتن به روش اول، ابتدا عبارت باید استاندارد سازی شود.

```
>> sys=tf([1 10],[1 5 4])
```

sys =

$$\frac{s + 10}{s^2 + 5s + 4}$$



ولی روش دوم نیازی به استاندارد سازی عبارت ندارد.

```
>> s=tf('s');
>> sys=(10+s)/(s^2+0*s+4)
sys =
  s + 10
  -----
  s^2 + 0 s + 4
```

ریشه یابی تابع تبدیل (به دست آوردن صفر و قطب سیستم):

```
>> s=tf('s');
>> sys=(10*s+100)/s^2*(s+1)*(s+3);
>> p1=[10 100];
>> p2=[1 4 3 0 0];
>> r1=roots(p1)
r1 =
  -10
>> r2=roots(p2)
r2 =
  0
  0
  -3
  -1
```

مثال:  $G(s) = \frac{1}{(s+1)(s^2+1)} =$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> sys=1/(s+1)*(s^2+1);
```

```
>> p1=[1];
```

```
>> p2=[1 1 1 1];
```

```
>> r1=roots(p1)
```

```
r1 =
```

```
Empty matrix: 0-by-1
```

```
>> r2=roots(p2)
```

```
r2 =
```

```
-1,0000 + 0,0000i
```

```
-0,0000 + 1,0000i
```

```
-0,0000 - 1,0000i
```

## تابع ZPK:

تابع ZPK در متلب به صورت  $SYS=ZPK(Z,P,K)$  تعریف می شود که در آن Z صفرهای سیستم و P قطب های سیستم و K بهره سیستم می باشد.

مثال:  $\frac{1}{s+1} =$

```
>> sys=zpk([1],[-1],[1])
```

```
sys =
```

```
(s-1)
```

```
-----
```

```
(s+1)
```

مثال:  $\frac{(s)(s-1)(s+7)}{(s+1)(s+5)(s^2-2s+2)} =$

نکته: ریشه های صورت مشخص می باشد  $z=(0,1,-7)$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> sys=1/(s+1)*(s+0)*(s^2-2*s+2);
```

```
>> p=[1 -0 2 1 0];
```

```
>> r=roots(p)
```

```
r =
```

```
-0.0000 + 0.0000i
```

```
1.0000 + 1.0000i
```

```
1.0000 - 1.0000i
```

```
-1.0000 + 0.0000i
```

```
>> sys=zpk([0 1 -1],[-0 1+i 1-i],[1])
```

```
sys =
```

$$\xi s (s-1) (s+1)$$

-----

$$(s+0) (s+1) (s^2 - 2s + 2)$$

$$\text{مثال: } H(s) = \left[ \frac{\frac{1}{s-0.3}}{2(s+0.5)} \right] = \frac{1}{(s-0.3+1)(s-0.3-1)}$$

```
>> z={[];-0.3};
```

```
>> p={.3;[.1-i .1+i]};
```

```
>> k=[1;2];
```

```
>> h=zpk(z,p,k)
```

```
h =
```

```
1
```

```
1: -----
```

```
(s-0.3)
```

$$2(s+0,0)$$

$$2: \text{-----}$$

$$(s^2 - 0, 2s + 1, 0)$$

$$\text{مثال: } H(s) = \begin{bmatrix} \frac{-1}{s} & \frac{3(s+0)}{(s+1)^2} \\ \frac{2(s^2 - 2s + 2)}{(s-1)(s-2)(s-3)} & \cdot \end{bmatrix} =$$

$$>> z = \{ [] [-0]; [1 -i \ 1 +i] [] \};$$

$$>> p = \{ \cdot [-1 \ -1]; [1 \ 2 \ 3] \cdot \};$$

$$>> k = [-1 \ 3; 2 \ 0];$$

$$>> h = \text{zpk}(z,p,k)$$

$$h =$$

$$-1$$

$$1: \text{--}$$

$$s$$

$$2(s^2 - 2s + 2)$$

$$2: \text{-----}$$

$$(s-1)(s-2)(s-3)$$

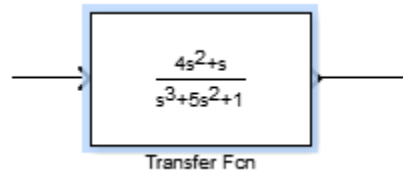
$$3(s+0)$$

$$1: \text{-----}$$

$$(s+1)^2$$

$$2: \cdot$$

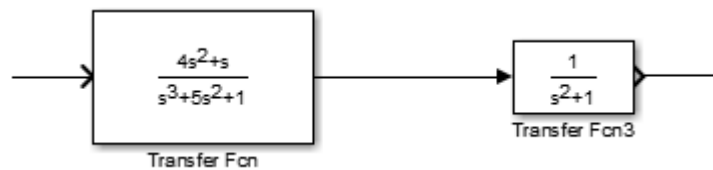
مثال: برای هر یک از سیستم های زیر تابع تبدیل را به دست آورید.



```
>> num=[4 1 0];
>> den=[1 5 0 1];
>> sys=tf(num,den)
```

sys =

$$\frac{4s^2 + s}{s^3 + 5s^2 + 1}$$

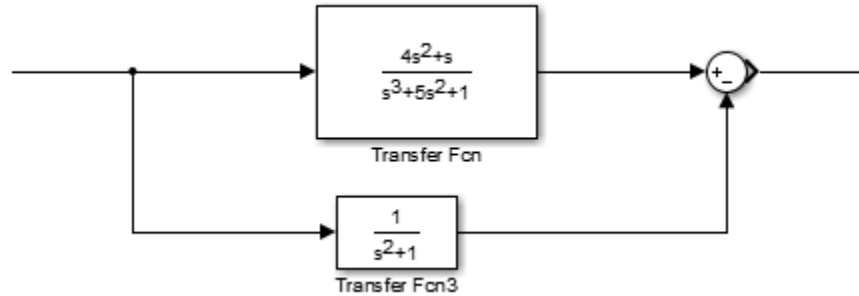


```
>> numg1=[4 1 0];
>> deng1=[1 5 0 1];
>> numg2=[1];
>> deng2=[1 0 1];
>> [nums,dens]=series(numg1,deng1,numg2,deng2);
>> sys=tf(nums,dens)
sys =
```

$$s^2 + s$$

---


$$s^3 + 0s^2 + s^2 + 6s + 1$$



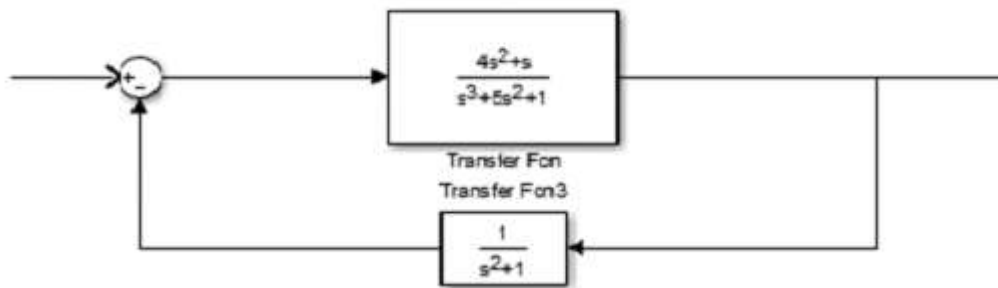
```
>> numg=[4 1 0];
>> deng=[1 0 0 1];
>> numg3=[1];
>> deng3=[1 0 1];
>> [nums,dens]=parallel(numg,deng,numg3,deng3);
>> sys=tf(nums,dens)
```

sys =

$$s^2 + s + 1$$

---

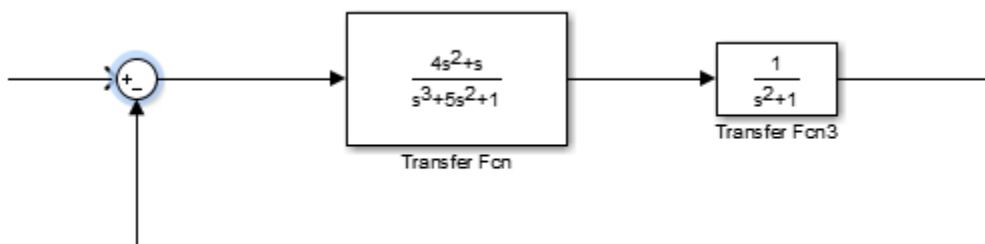

$$s^3 + 0s^2 + s^2 + 6s + 1$$



```
>> numg=[4 1 0];
>> deng=[1 0 0 1];
>> numg=[1];
>> deng=[1 0 1];
>> [nums,dens]=feedback(numg,deng,numg,deng);
>> sys=tf(nums,dens)
```

sys =

$$\frac{4s^4 + s^3 + 4s^2 + s}{s^4 + 5s^3 + s^2 + 1}$$



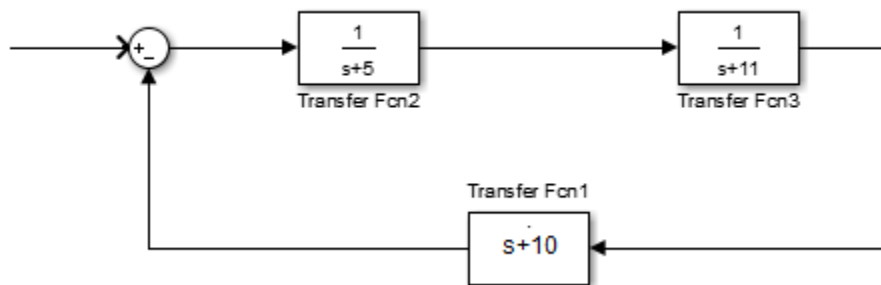
```

>> numg1=[1 1 0];
>> deng1=[1 0 0 1];
>> numg2=[1];
>> deng2=[1 1];
>> [nums,dens]=series(numg1,deng1,numg2,deng2);
>> [nums,dens]=cloop(nums,dens,-1);
>> sys=tf(nums,dens)

```

sys =

$$\frac{s^2 + s}{s^4 + 0s^3 + s^2 + 1 \cdot s^2 + s + 1}$$



```

>> numg1=[1];
>> deng1=[1 0];
>> numg2=[1];
>> deng2=[1 1];

```



```
>> numg3=[1 1 0];
>> deng3=[1];
>> [nums,dens]=series(numg1,deng1,numg3,deng3);
>> g=tf(nums,dens)
```

g =

$$\frac{1}{s^2 + 16s + 00}$$

```
>> h=tf(numg3,deng3)
```

h =

$$s + 10$$

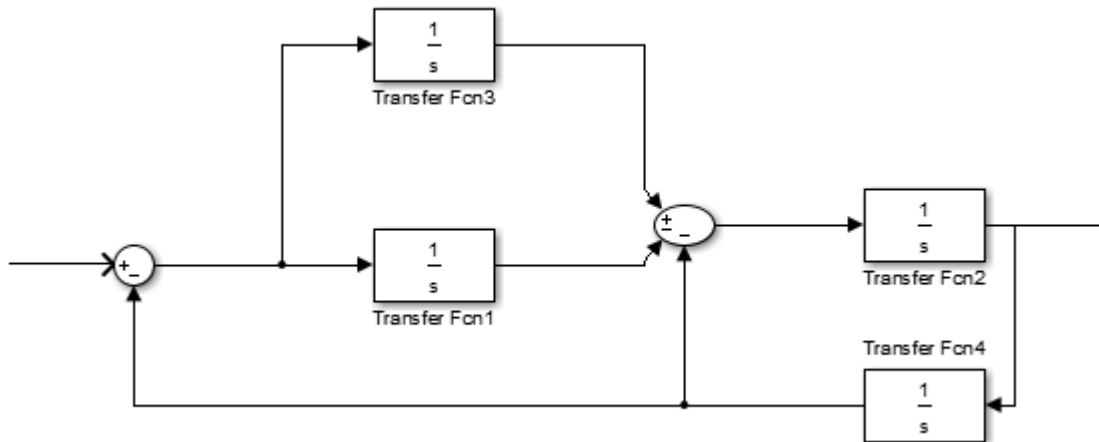
```
>> [num,den]=feedback(g,h)
```

num =

$$\frac{1}{s^2 + 17s + 60}$$

den =

$$1$$



```

>> numg\='';
>> deng\=' 1';
>> [nums,dens]=parallel(numg\,deng\,numg\,deng\);
>> e=tf(nums,dens)

e =
    1 s
    ---
    s^2

>> [nums\,dens\]=feedback(numg\,deng\,numg\,deng\);
>> n=tf(nums\,dens\)

n =
    s
    ----
    s^2 + 1

>> numg\='';
>> deng\=' 1';
>> numg\=' 1';
>> deng\=' 1 1';

```

```
>> [numg2,deng2]=series(numg2,deng2,numg3,deng3);
```

```
>> g=tf(numg2,deng2)
```

```
g =
```

$$\gamma s$$

-----

$$s^{\gamma} + s$$

```
>> h=tf(numg1,deng1)
```

```
h =
```

$$1$$

-

$$s$$

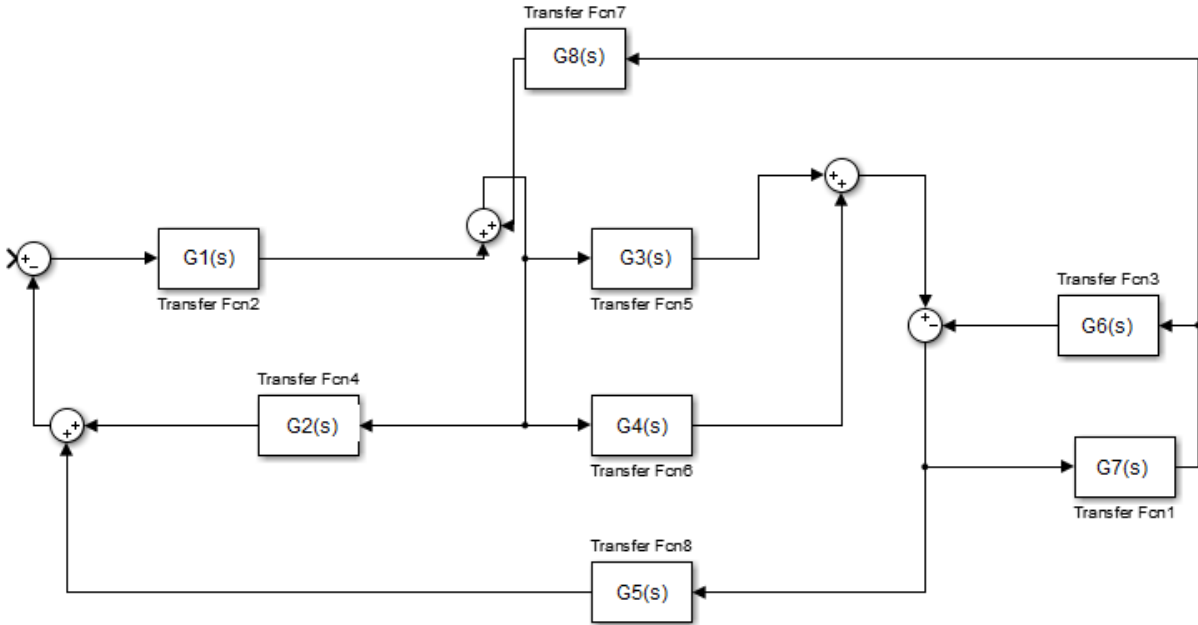
```
>> [numg3,deng3]=feedback(g,h)
```

```
numg3 =
```

$$\gamma s^{\gamma}$$

-----

$$s^{\gamma} + s^{\gamma} + \gamma s^{\gamma}$$



$$G^1 = \frac{1}{s+\gamma}$$

$$G^\gamma = \frac{1}{s^\gamma + \gamma s + \rho}$$

$$G^\gamma = \frac{1}{s+\lambda}$$

$$G^\xi = \frac{1}{s}$$

$$G^\rho = \frac{\gamma}{s+\gamma}$$

$$G^\gamma = \frac{1}{s^\gamma + \gamma s + \rho}$$

$$G^\gamma = \frac{\rho}{s+\rho}$$

$$G^\lambda = \frac{1}{s+\lambda}$$

$$G^{\rho} = 1$$

$$g^1 = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \gamma]);$$

$$g^\gamma = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \rho]);$$

$$g^\gamma = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \lambda]);$$

$$g^\xi = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \cdot]);$$

$$g^\rho = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot \gamma], [\cdot \cdot \cdot \gamma]);$$

$$g^\gamma = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \rho]);$$

$$g^\gamma = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot \rho], [\cdot \cdot \cdot \rho]);$$

$$g^\lambda = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \lambda]);$$

$$g^{\rho} = \text{tf}([\cdot \cdot \cdot], [\cdot \cdot \cdot \cdot]);$$

$$t^1 = \text{append}(g^1, g^\gamma, g^\gamma, g^\xi, g^\rho, g^\gamma, g^\gamma, g^\lambda, g^{\rho});$$

q =

```

۱  -۲  -۵  ۹
۲  ۱   ۸  ۰
۳  ۱   ۸  ۰
۴  ۱   ۸  ۰
۵  ۳   ۴  -۶
۶  ۷   ۰  ۰
۷  ۳   ۴  -۶
۸  ۷   ۰  ۰

```

```
>> inputs=۹;
```

```
>> outputs=۷;
```

```
>> ts=connect(t\,q,inputs,outputs)
```

```
ts =
```

```

۱۰ s^۷ + ۲۹۰ s^۶ + ۳۳۵۰ s^۵ + ۱۹۸۰۰ s^۴ + ۶۳۶۹۰ s^۳ + ۱۰۸۹۱۰ s^۲ +
۸,۸۹۵e۰۴ s + ۲,۷e۰۴

```

---

```

s^۱۰ + ۴۵ s^۹ + ۸۶۶ s^۸ + ۹۳۰۵ s^۷ + ۶,۱۱۵e۰۴ s^۶ + ۲,۵۳۳e۰۵ s^۵
+ ۶,۵۷e۰۵ s^۴ + ۱,۰۲۷e۰۶ s^۳ + ۸,۹۰۹e۰۵ s^۲ + ۳,۶۲۶e۰۵ s + ۴,۲e۰۴

```

## راه حل:

مرحله اول: تعریف توابع تبدیل هر یک از بلوک ها.

نکته: تابع  $G_9$  به عنوان بلوک ورودی در نظر گرفته می شود.

مرحله دوم: با استفاده از دستور `append` یک بانک اطلاعاتی از بلوک های تبدیل می سازیم.

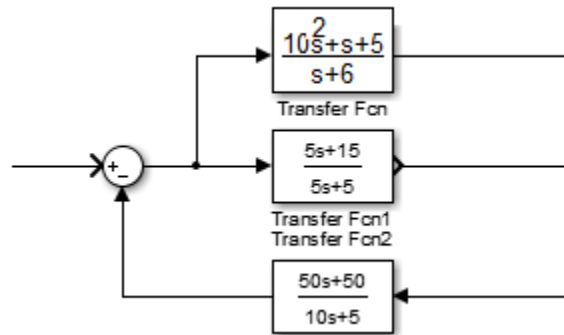
مرحله سوم: تعریف ماتریسی که نحوه اتصالات بلوک های مختلف به یکدیگر را تشریح کند. درایه اول

هرکدام از سطرهای این ماتریس باید نشان دهنده شماره ی بلوکی باشد که می خواهیم اتصالات آن را

شرح دهیم. درایه های یعدی هم نشان دهنده ی بلوک های ورودی به این بلوک است. دقت شود که بلوک

های ورودی را باید با علامتشان در نظر بگیریم. برای نمونه در همین مثال سطر پنجم به صورت (۵ ۳ ۴ ۶-) تعریف شده است که در آن عدد اول نشان دهنده بلوک پنجم و سایر اعداد بلوک های ورودی به این بلوک اند. علامت بلوک ششم منفی است.

(مثال)



```
>> numg۱=[۱ ۰ ۱ ۵];
>> deng۱=[۱ ۶];
>> sys=tf(numg۱,deng۱);
>> numg۲=[۵ ۱۵];
>> deng۲=[۵ ۵];
>> sys۱=tf(numg۲,deng۲);
>> a=parallel(sys,sys۱)
```

a =

$$50 s^3 + 60 s^2 + 70 s + 110$$

-----

$$5 s^2 + 30 s + 30$$

```
>> numg۳=[۵۰ ۵۰];
```

```
>> deng3=[1 0];
>> sys3=tf(numg3,deng3);
>> b=feedback(a,sys3)
```

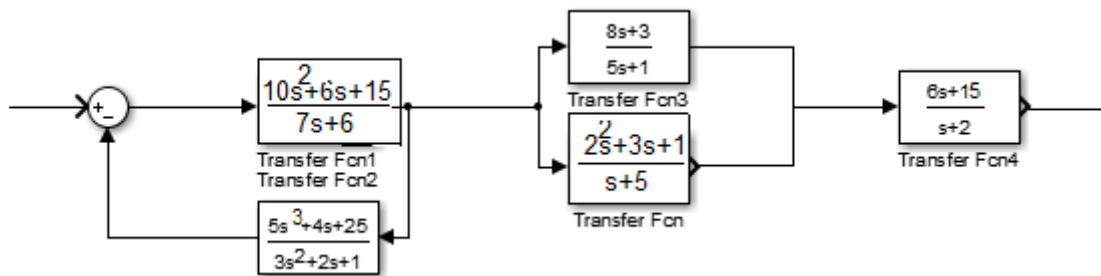
b =

$$0.0 s^4 + 180.0 s^3 + 100.0 s^2 + 1020 s + 070$$

-----

$$200.0 s^4 + 000.0 s^3 + 7120 s^2 + 9970 s + 0900$$

(مثال)



```
>> numg1=[1 6 10];
>> deng1=[7 6];
>> sys=tf(numg1,deng1);
>> numg2=[0 4 25];
>> deng2=[3 2 1];
>> sys1=tf(numg2,deng2);
>> a=feedback(sys,sys1)
```

a =

$$3.0 s^4 + 38 s^3 + 77 s^2 + 36 s + 10$$

-----

$$0.0 s^0 + 3.0 s^4 + 136 s^3 + 30.6 s^2 + 229 s + 381$$

```
>> numg3=[^ 3];
```

```
>> deng3=[0 1];
```

```
>> sys3=tf(numg3,deng3);
```

```
>> numg4=[2 3 1];
```

```
>> deng4=[1 0];
```

```
>> sys4=tf(numg4,deng4);
```

```
>> b=parallel(sys3,sys4)
```

b =

$$1.0 s^3 + 20 s^2 + 01 s + 16$$

-----

$$0 s^2 + 26 s + 0$$

```
>> c=series(a,b)
```

c =

$$20.0 s^7 + 113.0 s^6 + 310.0 s^5 + 4403 s^4 + 0.70 s^3 \\ + 3283 s^2 + 1341 s + 24.0$$

-----

$$20.0 s^7 + 140.0 s^6 + 171.0 s^5 + 0216 s^4 + 9781 s^3 \\ + 9389 s^2 + 11.01 s + 19.0$$

```
>> numg0=[7 10];
```

```
>> deng0=[1 2];
```



```
>> sysξ=tf(numg°,deng°);
```

```
>> d=series(c,sysξ)
```

```
d =
```

```
1800 s^4 + 11280 s^3 + 30800 s^2 + 73978 s + 97250  
+ 90823 s^3 + 07291 s^2 + 21000 s + 3700
```

-----

```
200 s^4 + 1900 s^3 + 4710 s^2 + 8737 s + 20213  
+ 28901 s^3 + 29829 s^2 + 24007 s + 3810
```

## رابطه توابع تبدیل و توابع فضای حالت:

معادله کلی فضای حالت به صورت زیر می باشد:

$$X = AX + BU$$

$$y = Cx + D$$

به عنوان مثال داریم:

$$A \text{ ماتریس: } X = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -1 & -1 & 0 \\ 1 & 1 & -2 \end{bmatrix}, \quad B \text{ ماتریس: } X = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}, \quad C \text{ ماتریس: } y = [0 \quad 0 \quad 1]$$

$$I = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

نکته: ماتریس I باید مطابق با ماتریس A باشد.

نکته: اگر ماتریس D را نداشته باشیم آن را برابر صفر قرار می دهیم. ( $D = [0]$ )

دستورات لازم جهت پیاده سازی فضای حالت و تابع تبدیل:

$$1: \text{SYMS S}$$

$$2: [C(SI - A)^{-1}] B * D$$

$$3: W = [(S * I) - A]$$

$$4: (C * \text{inv}(w)) * B + D$$

$$5: \text{sys} = \text{ss}(A, B, C, D)$$

جهت رسم تابع پله از دستور Step و رسم تابع ضربه از دستور impulse استفاده می کنیم.

نکته: برای ایجاد یک بازه زمانی برای رسم توابع می توان مانند زیر عمل کرد:

$$T = [0:0.01:40]$$

نکته: برای نمایش دو منحنی پله و ضربه روی یک نمودار از دستور hold all استفاده می کنیم.

مثال: تابع تبدیل را به همراه رسم ورودی پله و ضربه برای سیستم زیر به دست آورید.

$$\begin{bmatrix} \dot{X}_1 \\ \dot{X}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -5 & -6 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad y = [3 \quad 4] \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \end{bmatrix}$$

```

>> a=[0 1;-0 -1];
>> b=[0;1];
>> c=[3 4];
>> d=[0];
>> i=[1 0;0 1];
>> sys=ss(a,b,c,d)

```

sys =

a =

$$\begin{array}{cc} x^1 & x^2 \\ x^1 & 0 \quad 1 \\ x^2 & -0 \quad -1 \end{array}$$

b =

$$\begin{array}{c} u^1 \\ x^1 \quad 0 \\ x^2 \quad 1 \end{array}$$

c =

$$\begin{array}{cc} x^1 & x^2 \\ y^1 & 3 \quad 4 \end{array}$$

d =

$$\begin{array}{c} u^1 \\ y^1 \quad 0 \end{array}$$

```

>> g=tf(sys)

```

g =

$$\xi s + 3$$

-----

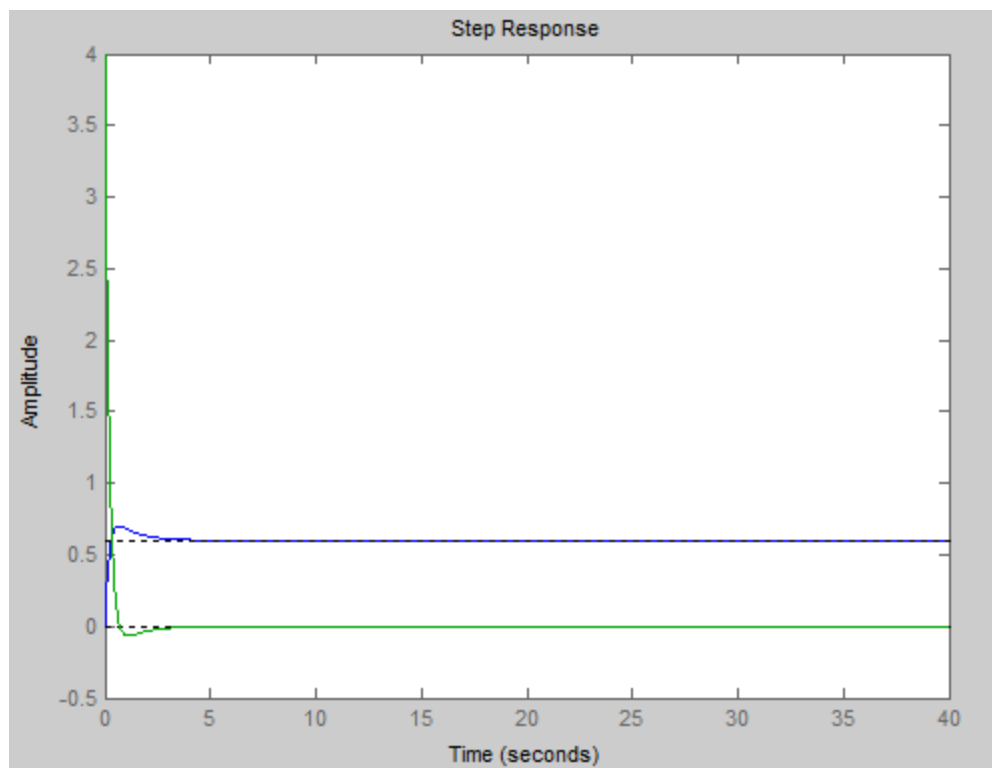
$$s^2 + 6s + 5$$

```
>> t=[0:0.1:40];
```

```
>> step(sys,t)
```

hold all

```
>> impulse(sys,t)
```



مثال: برای سیستمی با این تابع تبدیل حلقه باز، پاسخ پله حلقه بسته را رسم کنید.

$$H(s) = \frac{3s+2}{2s^2+4s^2+5s+1}$$

```
>> num=[3 2];
```

```
>> den=[۲ ۴ ۰ ۱];
```

```
>> g=tf(num,den)
```

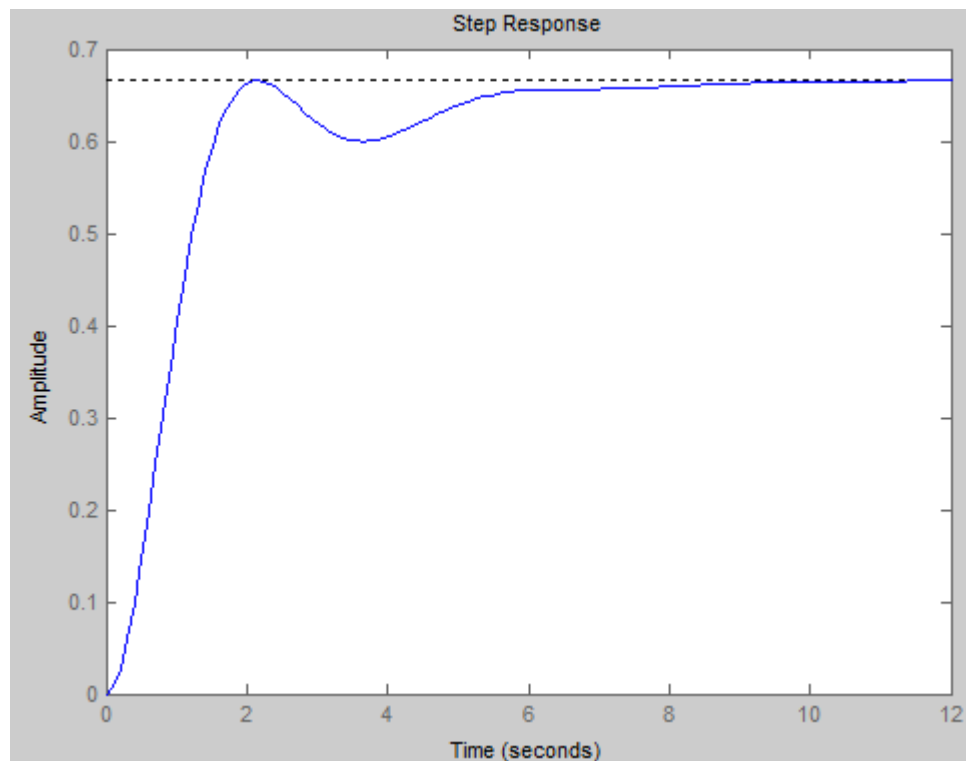
```
>> t=feedback(g,1)
```

```
t =
```

$$\frac{2s + 2}{\text{-----}}$$

$$2s^3 + 4s^2 + 1s + 1$$

```
>> step(t)
```



مثال: نمودار پله سیستم زیر را به دست آورید.

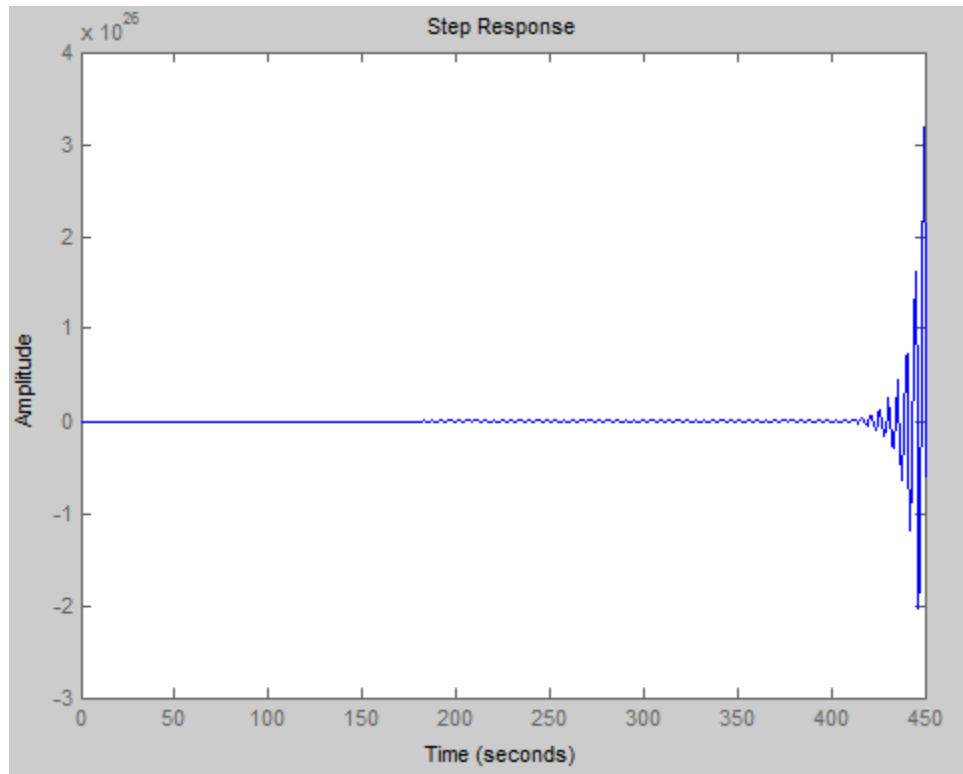
$$\text{Sys} = \frac{\varepsilon s^{\varepsilon} + s^{\varepsilon} + \varepsilon s^{\varepsilon} + s}{s^{\circ} + \circ s^{\varepsilon} + s^{\varepsilon} + 1 \cdot s^{\varepsilon} + s + 1}$$

```
>> num=[۴ ۱ ۴ ۱ ۰];
```

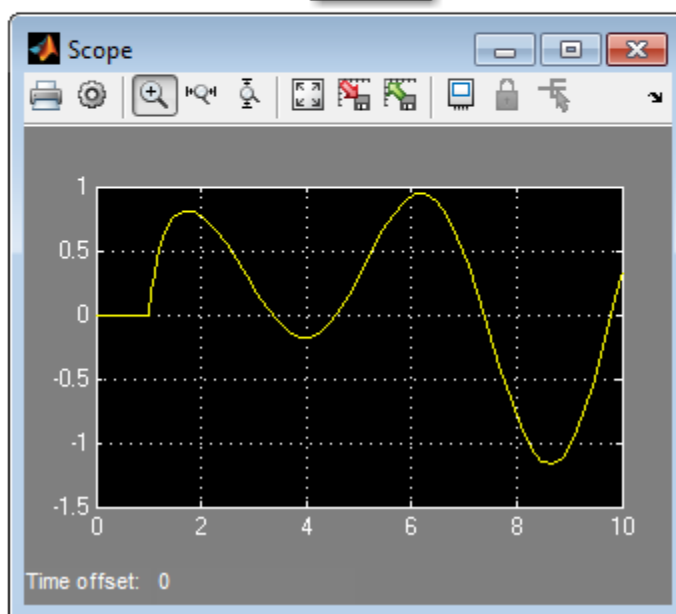
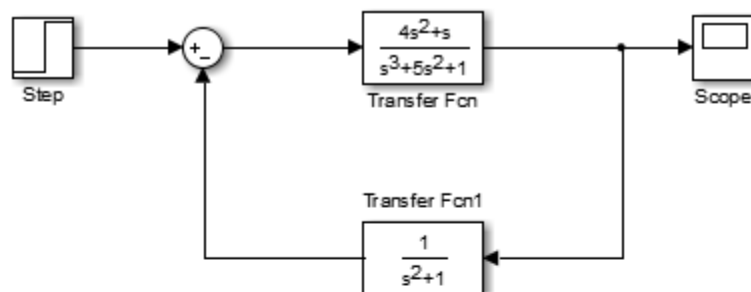
```
>> den=[1 0 1 1 1 1];
```

```
>> g=tf(num,den);
```

```
>> step(g)
```



مثال:



تمرین:

۱- سیستم زیر را در نظر بگیرید. مطلوبست: الف) به دست آوردن تابع تبدیل این سیستم.

ب) رسم پاسخ پله و ضربه  
ج) به دست آوردن بهره و صفر و قطب (Z,P,K)

$$A = \frac{s+1}{s^2+3s+1}$$

الف) >> num=[1 1];

>> den=[1 3 1];

>> sys=tf(num,den)

sys =

s + 1

-----

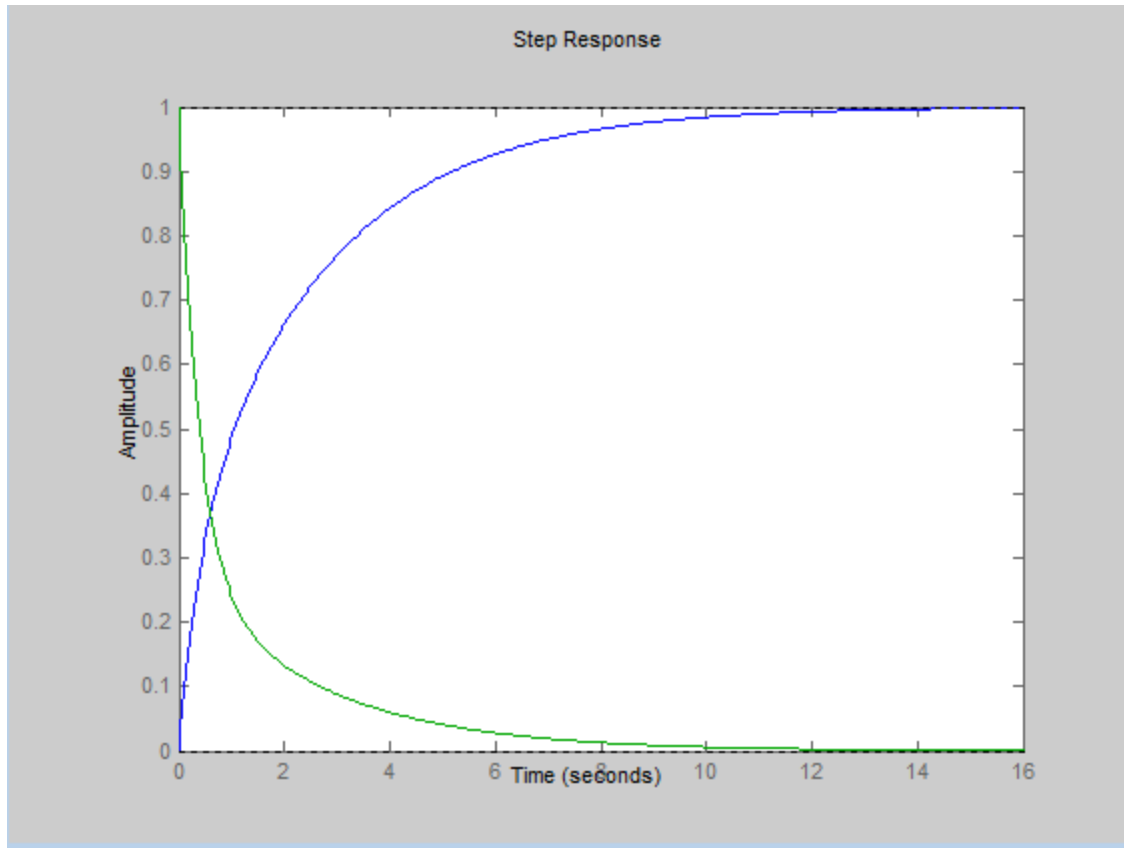
s<sup>2</sup> + 3s + 1

ب) >> step(sys)

>> hold all

>> impulse(sys)





ج) >> r=roots([1 3 1]);

>> t=zpk([-1],[r],[1])

t =

$$(s+1)$$

-----

$$(s+2,618)(s+0,382)$$

۲-نمایش فضای حالت دو سیستم به صورت زیر است:

الف)  $x_1 = A x_1 + B u$

$$y = c x_1 \quad A = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 1 \\ 1 & -2 & 0 \\ 0 & 0 & -2 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [1 \quad 1 \quad 0]$$

$$b) x_{\dot{r}} = Ax_{\dot{r}} + B_u$$

$$Y = C x_{\dot{r}} \quad A = \begin{bmatrix} \dot{\phantom{0}} & 1 & \dot{\phantom{0}} \\ -1 & -1 & \dot{\phantom{0}} \\ 1 & \dot{\phantom{0}} & \dot{\phantom{0}} \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} \dot{\phantom{0}} \\ 1 \\ \dot{\phantom{0}} \end{bmatrix} \quad C = [0 \quad 0 \quad 1]$$

مطلوبست:

الف) تعیین تابع تبدیل هر دو سیستم از روی معادلات فضای حالت

ب) تعیین صفر و قطب و بهره هر دو سیستم (Z,P,K)

ج) رسم پاسخ پله هر دو سیستم

سیستم اول:

الف: >> a=[-1 0 1; 1 -2 0; 0 0 -2];

>> b=[0;0;1];

>> c=[1 1 0];

>> d=[0];

>> syms s

>> i=eye(3);

>> w=[(s\*i)-a];

>> g(s)=[c\*inv(w)]\*b+d

g(s) =

$$1/((s+1)*(s+2)) + 1/((s+1)*(s+2)^2)$$

>> sys=ss(a,b,c,d);

>> f=tf(sys)

f =

$$s + 2$$

-----

$$s^3 + 0s^2 + 8s + 4$$

ب: >> r=roots([1 0 8 4]);

```
>> e=zpk([-3],[r],[1])
```

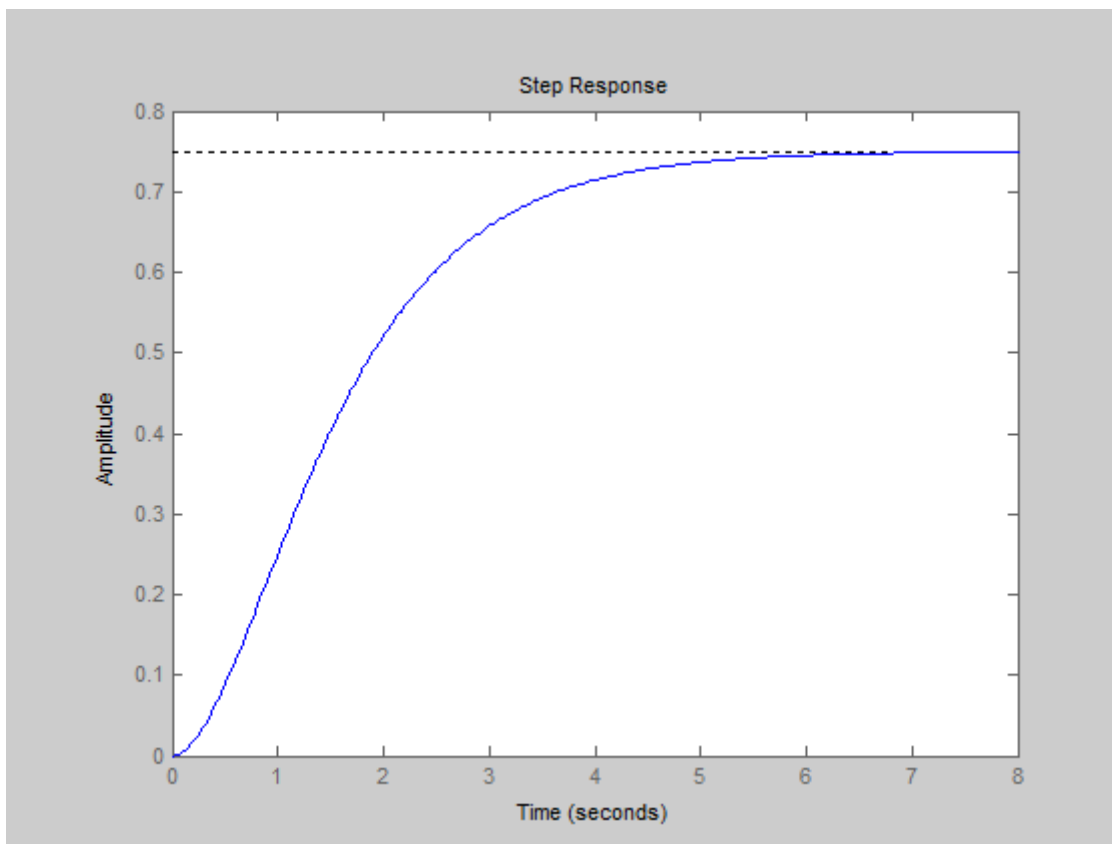
```
e =
```

$$(s+3)$$

-----

$$(s+2)^2 (s+1)$$

```
ج: >> step(sys)
```



سیستم دوم:

الف: >> a=[ 1 1 0;-1 -1 0; 1 0 0];

>> b=[ 0; 1; 0];

>> c=[ 0 0 1];

>> d=[ 0];

>> i=eye(3);

>> syms s

>> w=[(s\*i)-a];

>> g(s)=(c\*inv(w))\*b+d

g(s) =

1/(s^3 + s^2 + s)

>> sys=ss(a,b,c,d);

>> f=tf(sys)

f =

$$\frac{1}{s^3 + s^2 + s}$$

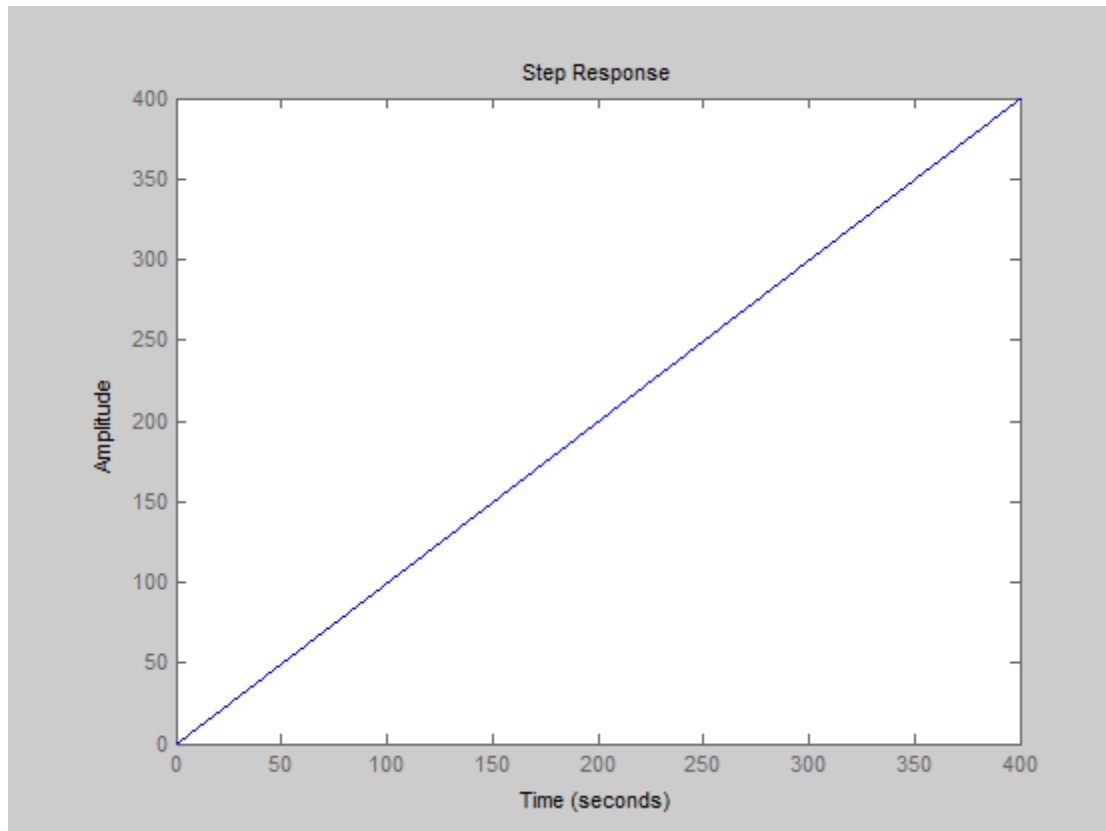
ب: >> r=roots([ 1 1 1 0]);

>> h=zpk([],r,[ 1])

h =

$$\frac{1}{s(s^2 + s + 1)}$$

ج: >> step(sys)



۳-تابع تبدیل زیر را در نظر بگیرید. مطلوبست:نمایش فضای حالت این سیستم.

$$H(s) = \frac{s+6}{s^2+0s+6}$$

```
>> num=[1 6];
```

```
>> den=[1 0 6];
```

```
>> sys=tf(num,den)
```

```
sys =
```

```
  s + 6
```

```
-----
```

```
s^2 + 0 s + 6
```

```
>> e=ss(sys)
```

```
e =
```

```
a =
```

```
    x1 x2
```

```
    x1 -5 -3
```

```
    x2  2  0
```

```
b =
```

```
    u1
```

```
    x1  2
```

```
    x2  0
```

```
c =
```

```
    x1 x2
```

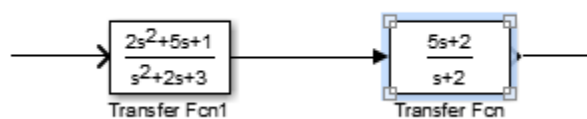
```
    y1 0,5 1,5
```

```
d =
```

```
    u1
```

```
    y1 0
```

۴- چنانچه دو تابع  $G(s) = \frac{2s^2 + 5s + 1}{s^2 + 2s + 3}$  و  $H(s) = \frac{s + 2}{s + 2}$  موجود باشند؛ حاصل فیدبک، اتصال سری و موازی این دو تابع تبدیل را بیابید. همچنین در محیط سیمولینگ نیز طراحی شود. در پایان، حالت های سیستم به ورودی پله و ضربه را در هر دو حالت (سیمولینگ و M فایل) بررسی کنید.



```

>> numg1=[2 0 1];
>> deng1=[1 2 3];
>> numg2=[2 0];
>> deng2=[1 2];
>> [num,den]=series(numg1,deng1,numg2,deng2);
>> sys=tf(num,den)

```

sys =

$$10s^3 + 29s^2 + 10s + 2$$

-----

$$s^3 + 2s^2 + 2s + 2$$

```

>> step(sys)

```

```

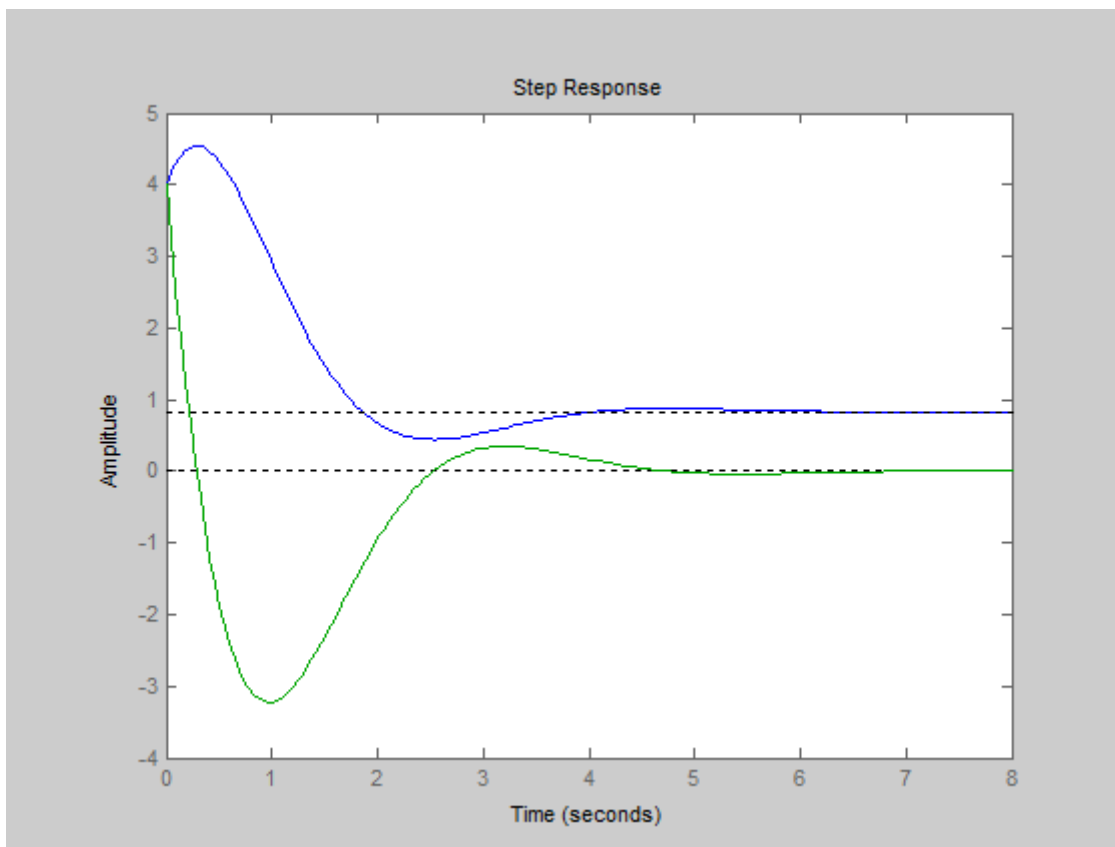
>> hold all

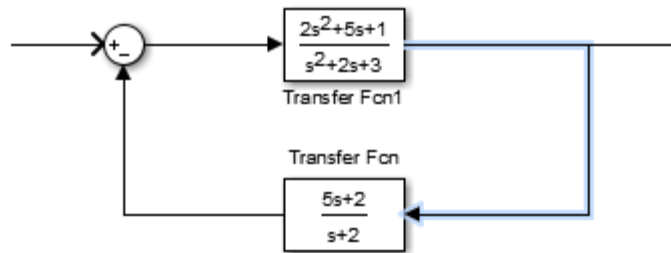
```

```

>> impulse(sys)

```





```

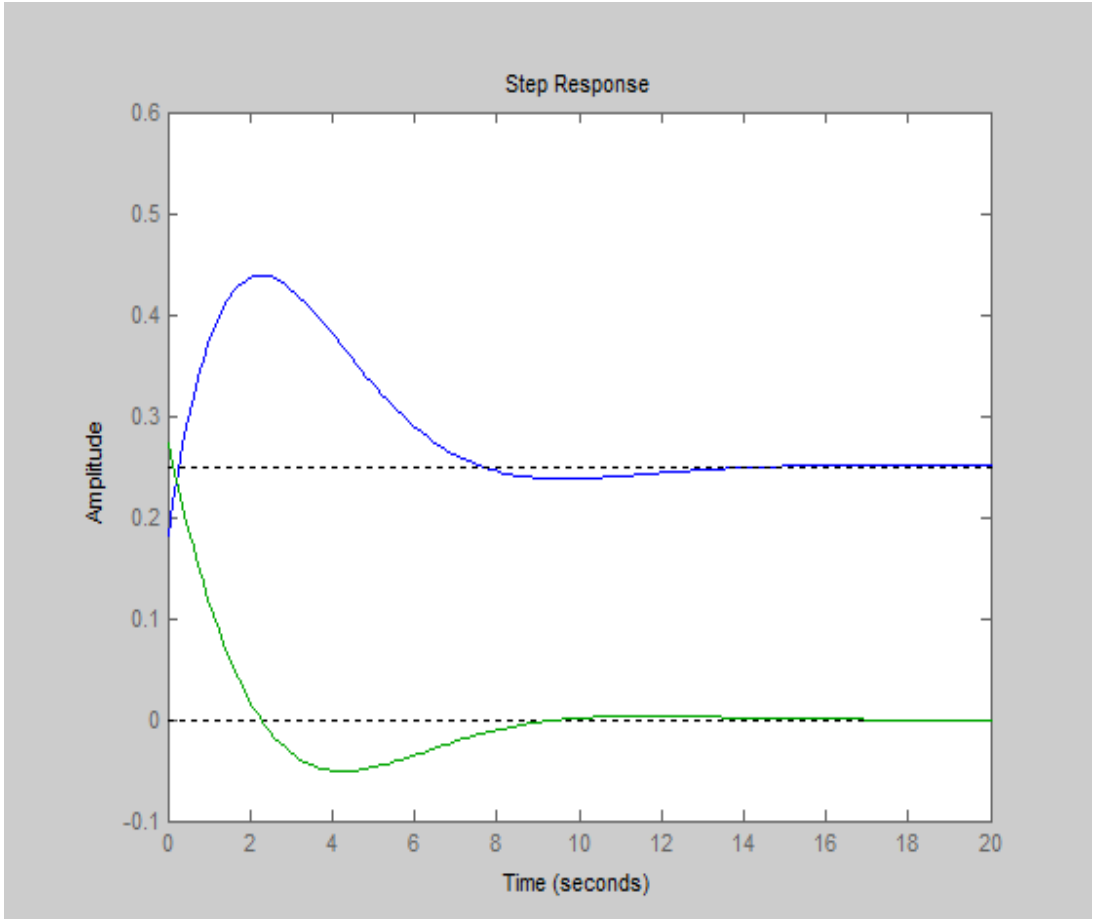
>> numg=[1 0 1];
>> deng=[1 2 3];
>> numg=[0 1];
>> deng=[1 1];
>> [num,den]=feedback(numg,deng,numg,deng);
>> sys=tf(num,den)

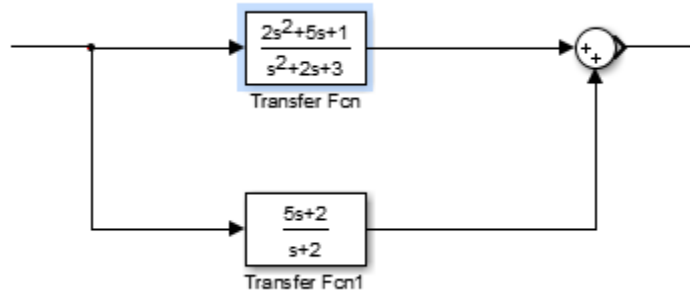
sys =
    1 s^3 + 9 s^2 + 11 s + 2
    -----
    11 s^3 + 33 s^2 + 22 s + 8

>> step(sys)
>> hold all
>> impulse(sys)

```







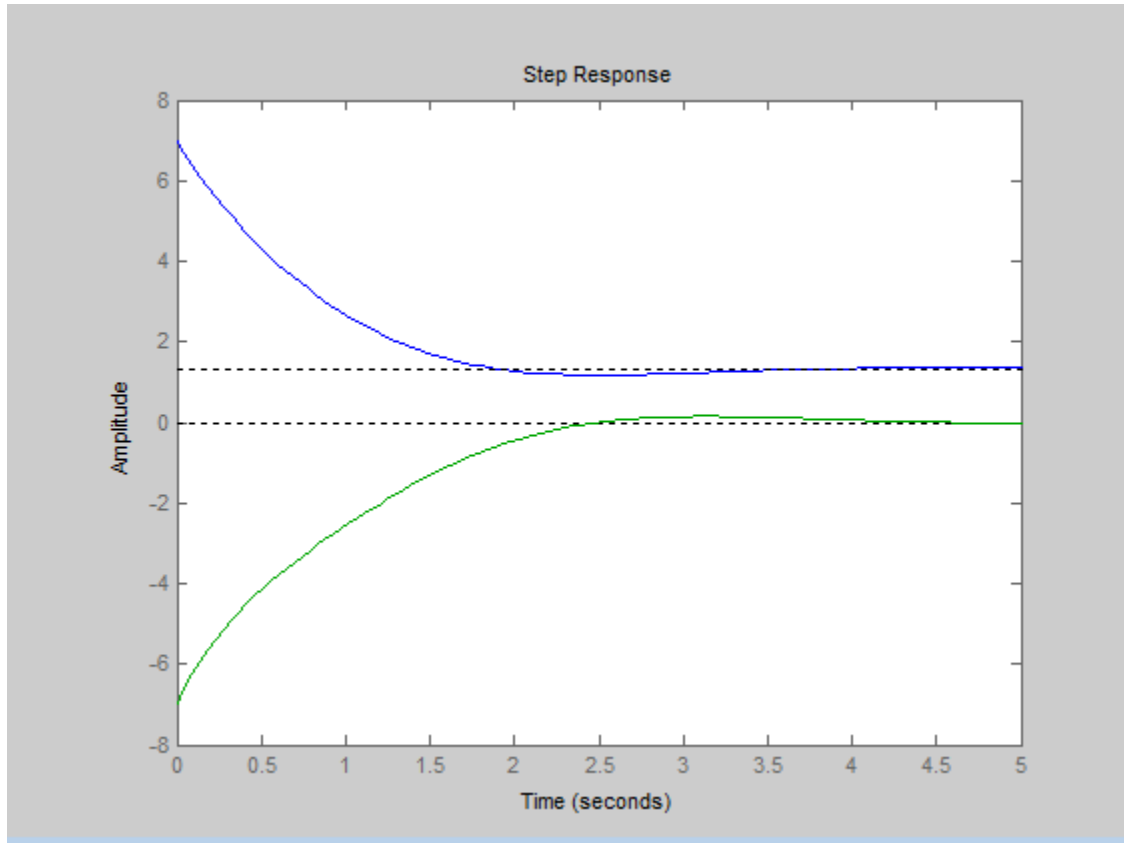
```

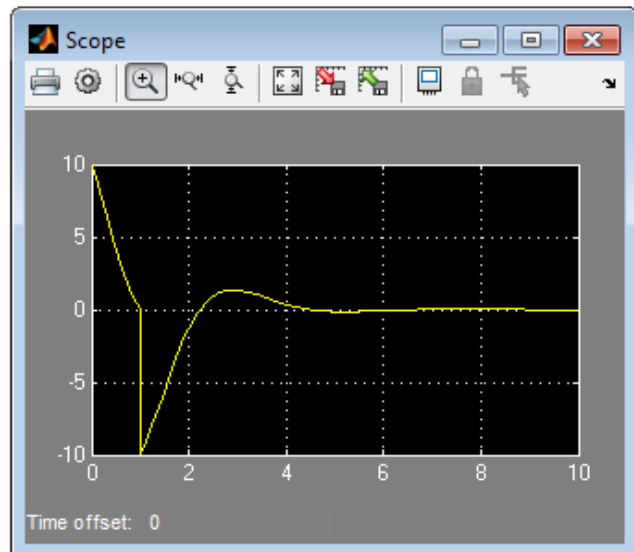
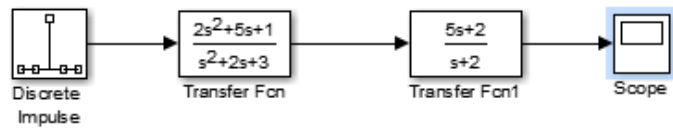
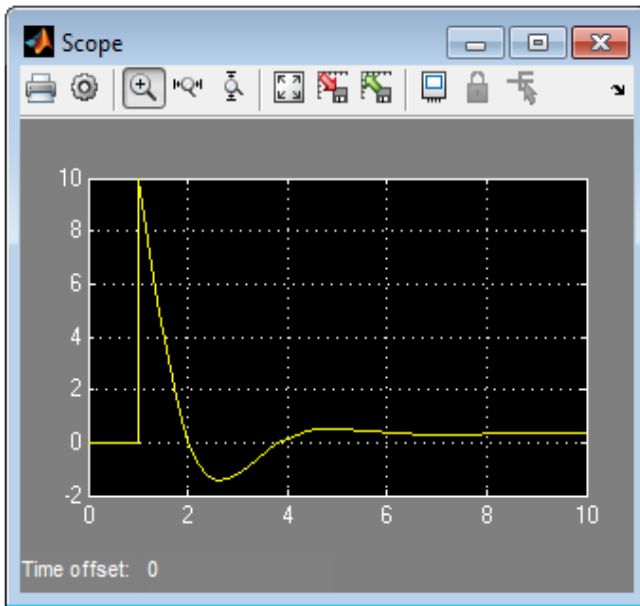
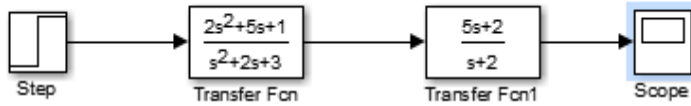
>> numg1=[2 5 1];
>> deng1=[1 2 3];
>> numg2=[0 5];
>> deng2=[1 2];
>> [num,den]=parallel(numg1,deng1,numg2,deng2);
>> sys=tf(num,den)

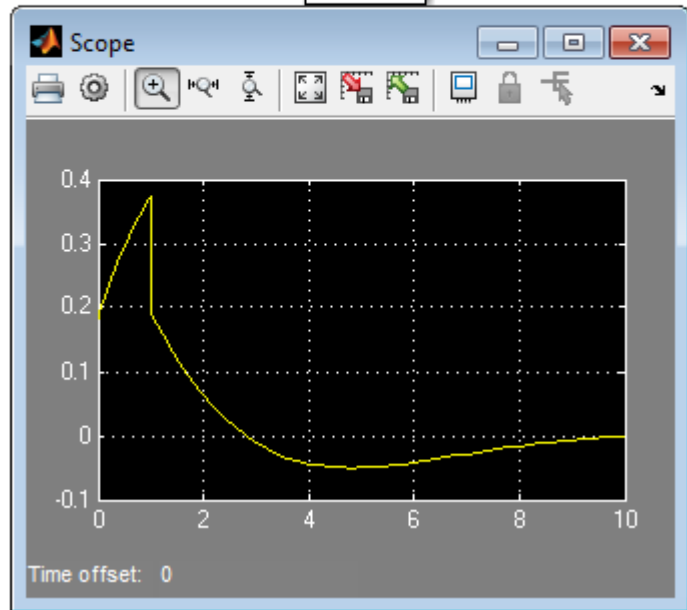
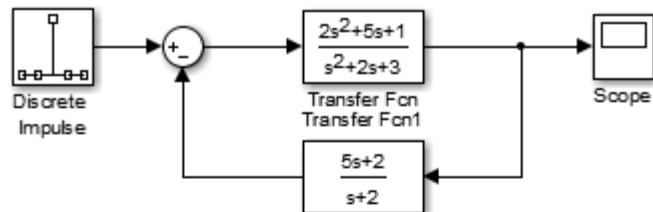
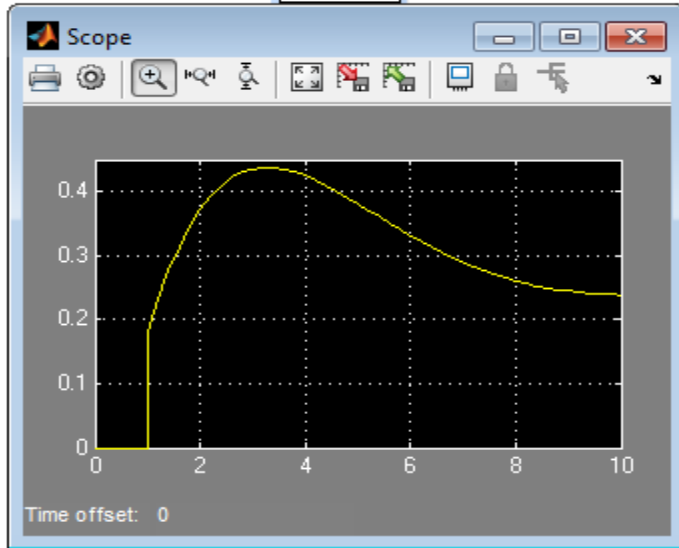
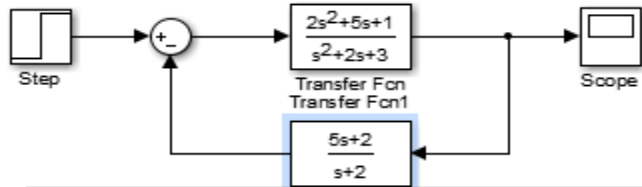
sys =
    7 s^3 + 21 s^2 + 30 s + 1
    -----
    s^3 + 4 s^2 + 7 s + 6

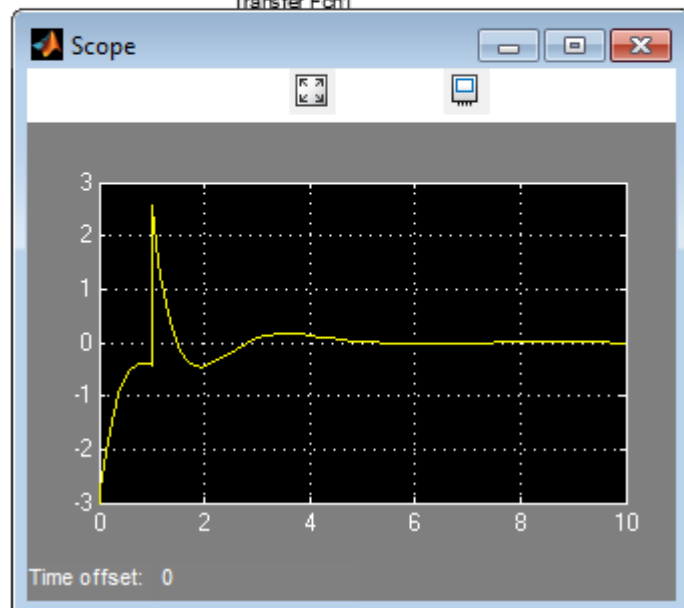
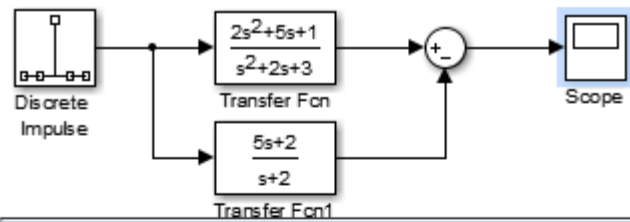
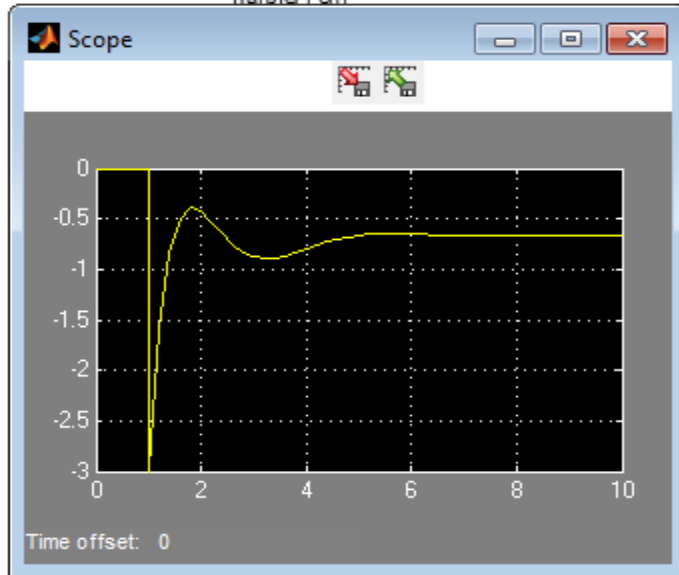
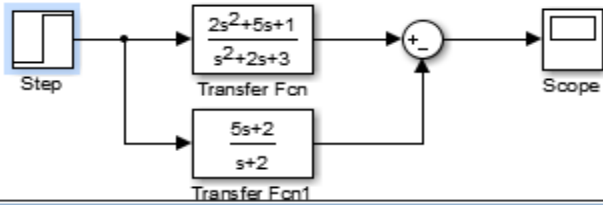
>> step(sys)
>> hold all
>> impulse(sys)

```









## تبدیل مدل ها به یکدیگر:

$$[num, den] = SS \rightarrow tf(A, B, C, D)$$

تبدیل فضای حالت به تابع تبدیل

$$[A, B, C, D] = ZP \rightarrow SS(Z, P, K)$$

تبدیل صفر و قطب به فضای حالت

$$[Z, P, K] = SS \rightarrow ZP(A, B, C, D)$$

تبدیل فضای حالت به صفر و قطب

$$[A, B, C, D] = tf \rightarrow SS(num, den)$$

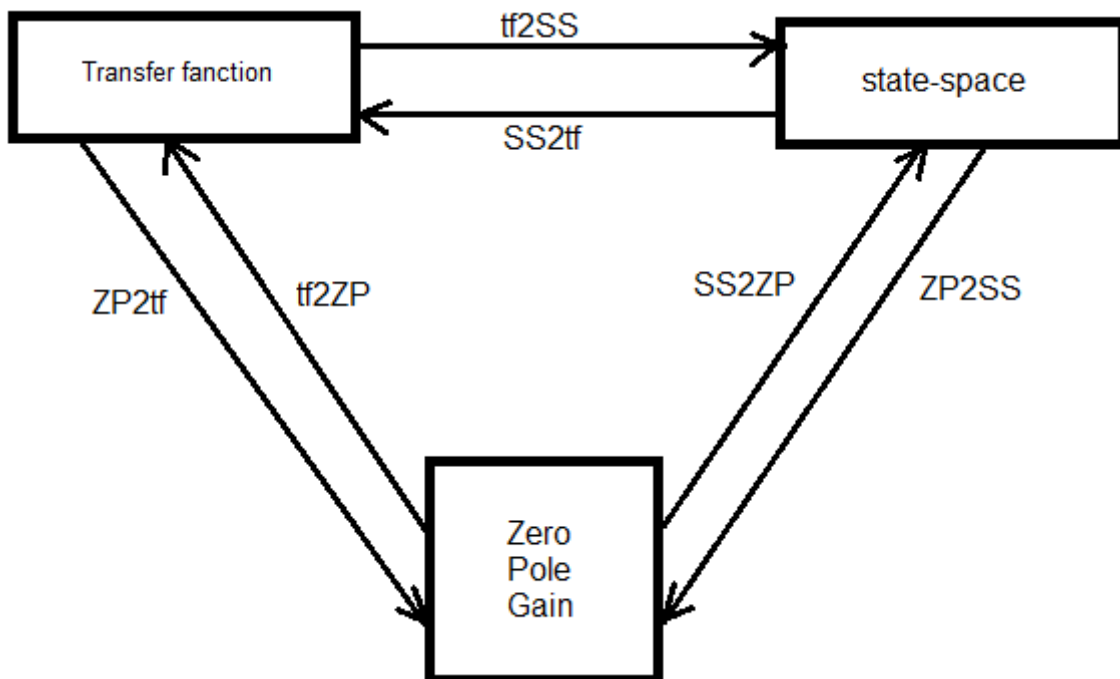
تبدیل تابع تبدیل به فضای حالت

$$[Z, P, K] = tf \rightarrow ZP(num, den)$$

تبدیل تابع تبدیل به صفر و قطب

$$[num, den] = ZP \rightarrow tf(Z, P, K)$$

تبدیل صفر و قطب به تابع تبدیل



## پاسخ فرکانسی سیستم ها:

چنانچه از قبل، یک تابع تبدیل مانند  $H(s)$  تعریف شده باشد، می توان با استفاده از دستورات زیر نمودار پاسخ فرکانسی آن سیستم را رسم کرد.

رسم مکان هندسی ریشه ها:  $rlocus(G)$

رسم دیاگرام نایکوئیست سیستم:  $nyquist(G)$

رسم دیاگرام بد سیستم:  $bode(G)$

Nichols(G): رسم دیاگرام نیکولز سیستم

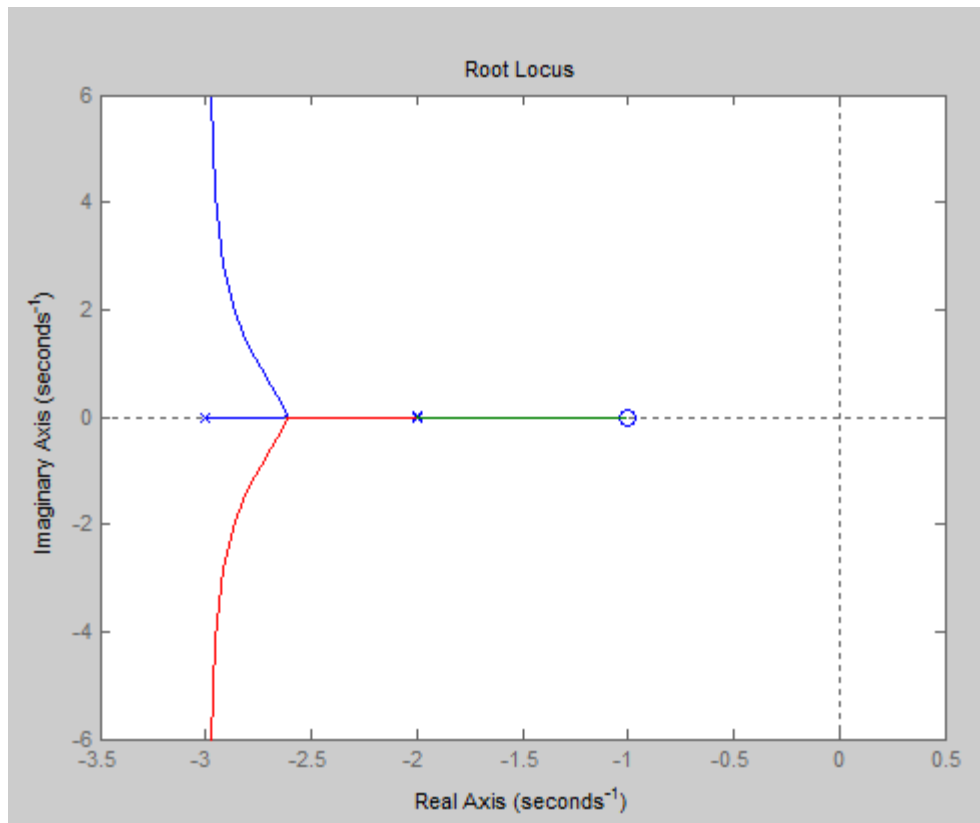
مثال: مکان هندسی ریشه های سیستم زیر را رسم کنید.

$$H(s) = \frac{s+1}{(s+2)^2(s+3)}$$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> d=(s+1)/(((s+2)^2)*(s+3));
```

```
>> rlocus(d)
```

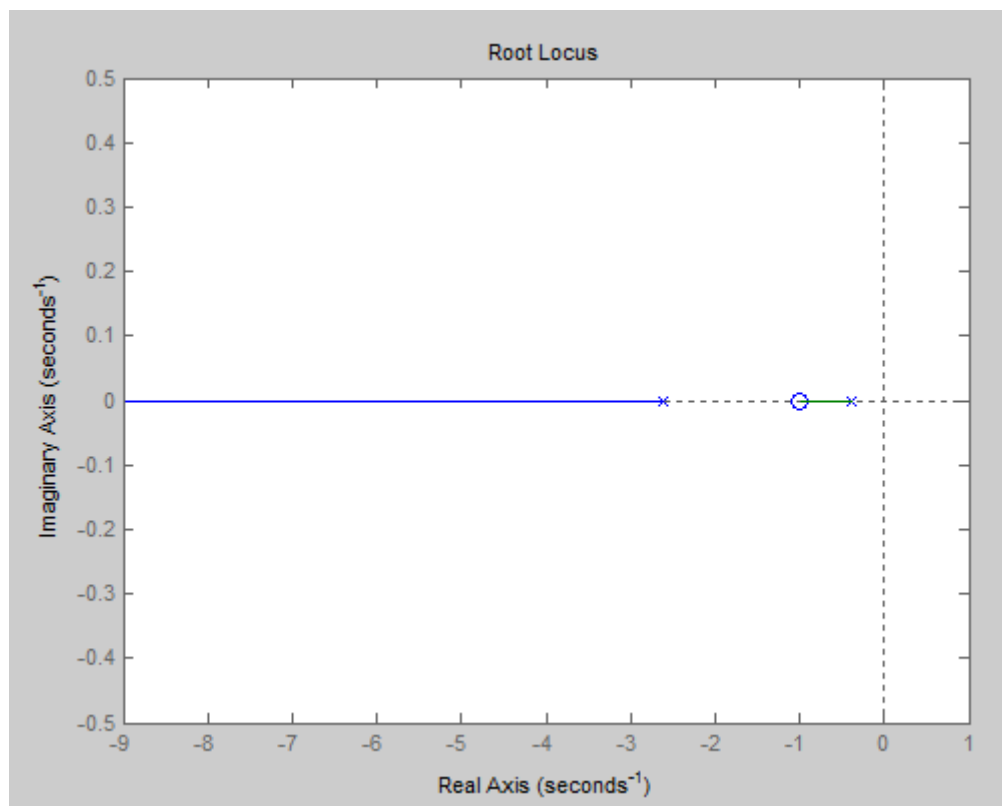


مثال: مکان هندسی ریشه ها، دیاگرام بد و نایکونیسیت سیستم زیر را به دست آورید.

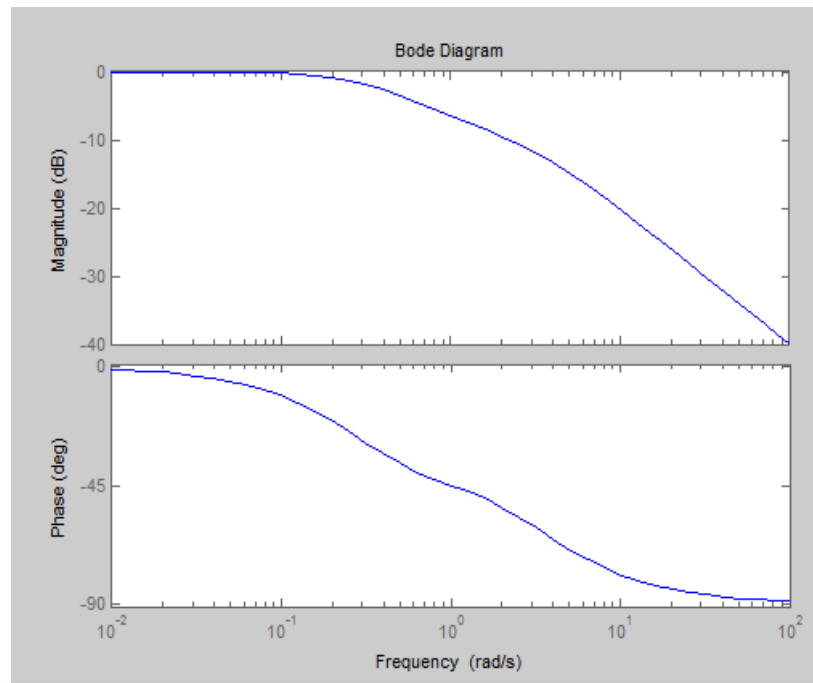
$$H(s) = \frac{s+1}{s^2+3s+1}$$



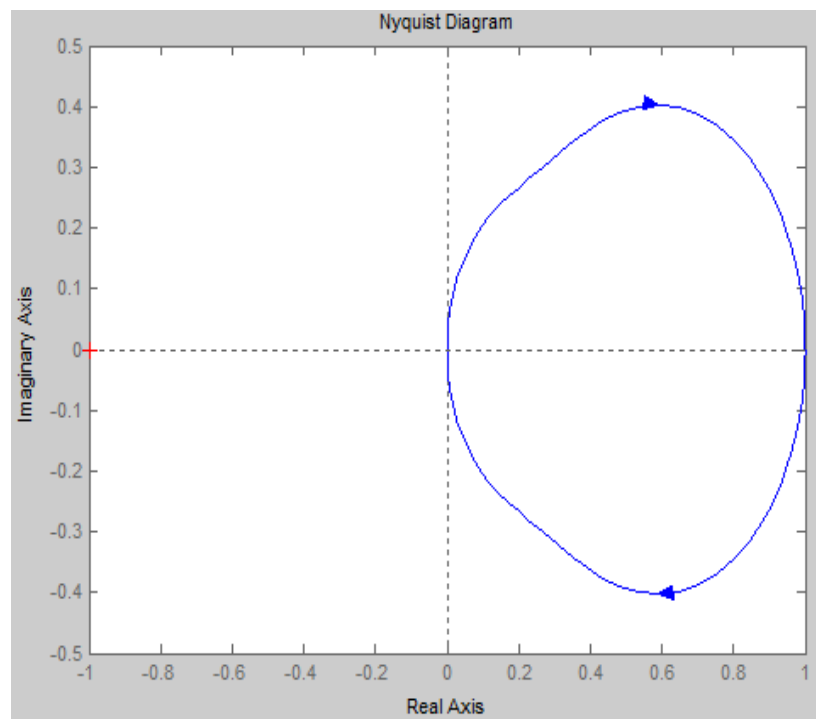
```
>> num=[1 1];  
>> den=[1 3 1];  
>> sys=tf(num,den);  
>> rlocus(sys)
```



```
>> bode(sys)
```



```
>> nyquist(sys)
```



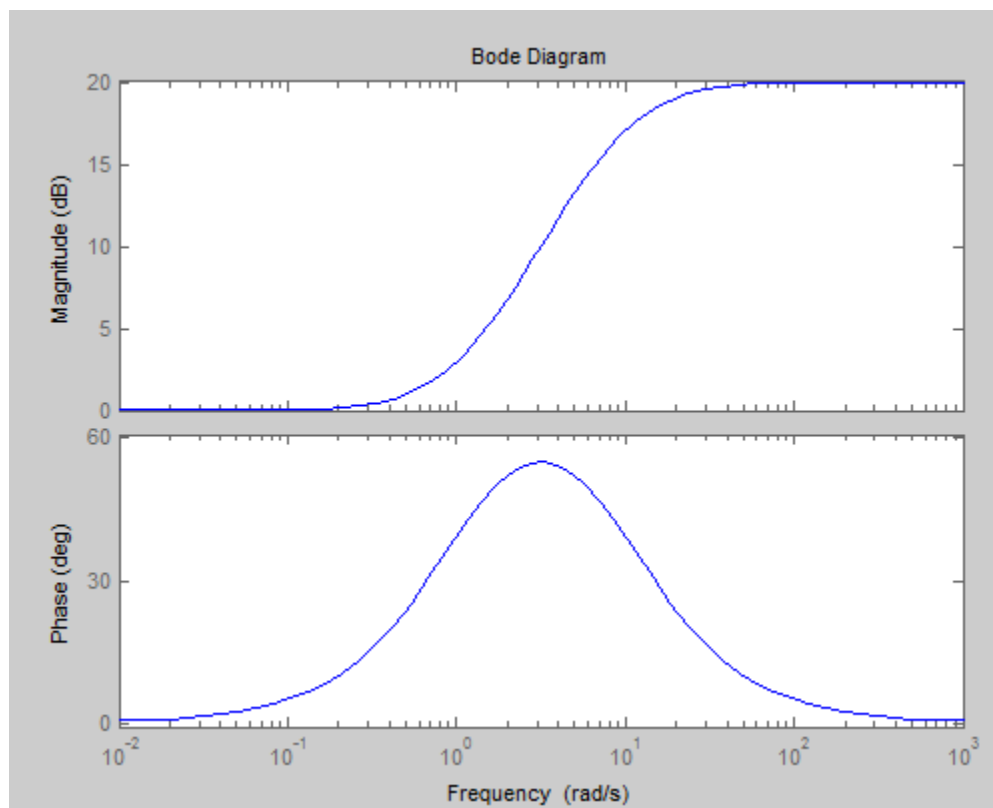
مثال) دیاگرام بد سیستم های زیر را رسم کنید.

$$H(s) = \frac{10(s+1)}{s+10}$$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> k=(10*(s+1))/(s+10);
```

```
>> bode(k)
```

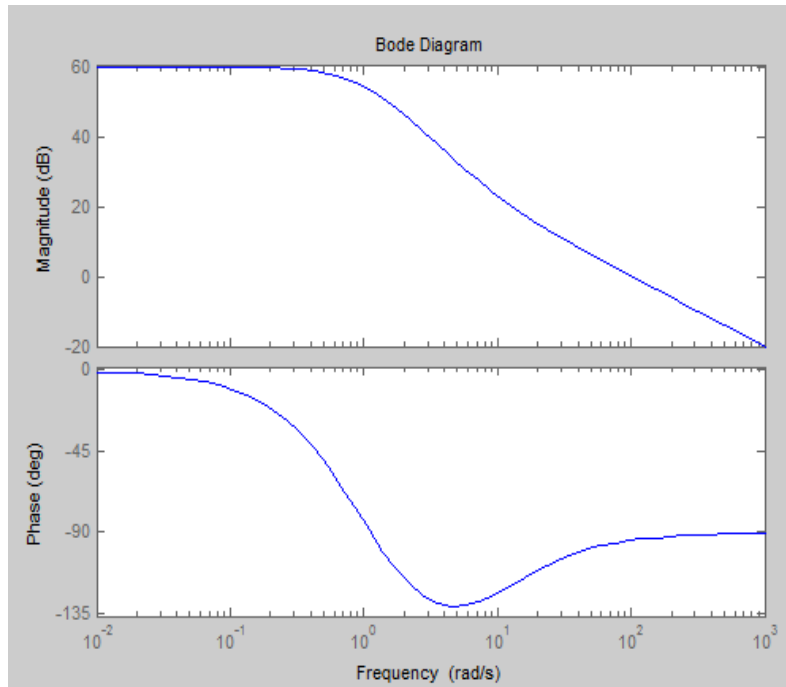


$$H(s) = \frac{100(s+10)}{(s+1)^2}$$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> o=(100*(s+10))/((s+1)^2);
```

```
>> bode(o)
```

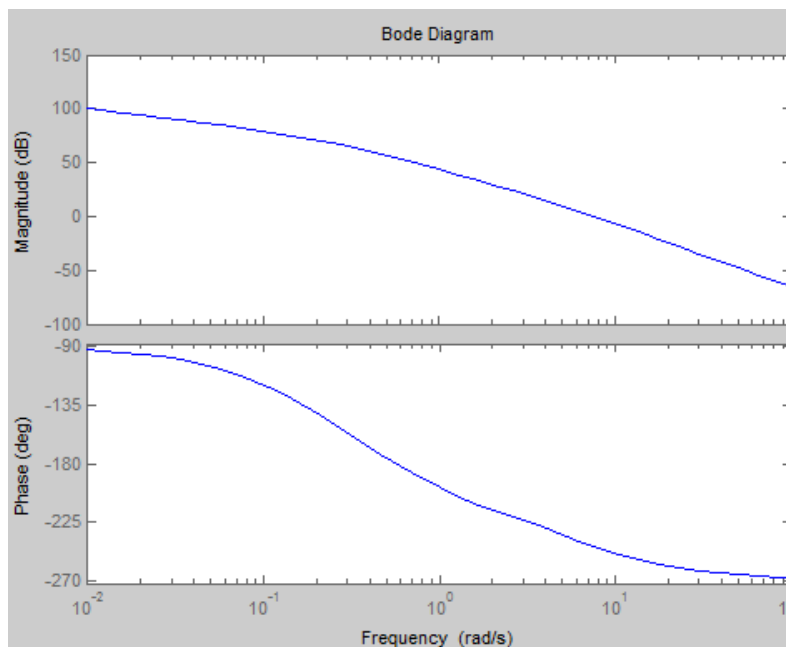


$$H(s) = \frac{0.0(s+2)}{s(s+1)(s^2+0.5s+1)}$$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> q=(0.0*(s+2))/(s*(s+1)*(s^2+0*s+1));
```

```
>> bode(q)
```



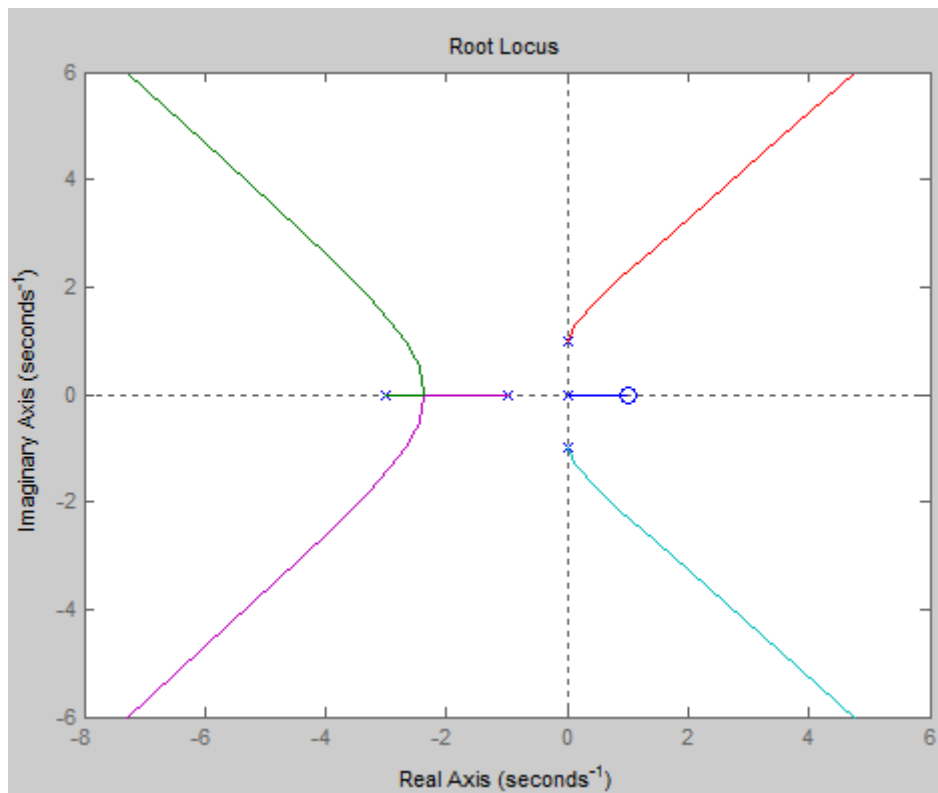
مثال) مکان هندسی ریشه های سیستم های زیر را به دست آورید.

$$H(s) = \frac{(s-1)}{s(s+1)(s^2+1)(s+3)}$$

```
>> s=tf('s');
```

```
>> m=(s-1)/(s*(s+1)*((s^2)+1)*(s+3));
```

```
>> rlocus(m)
```

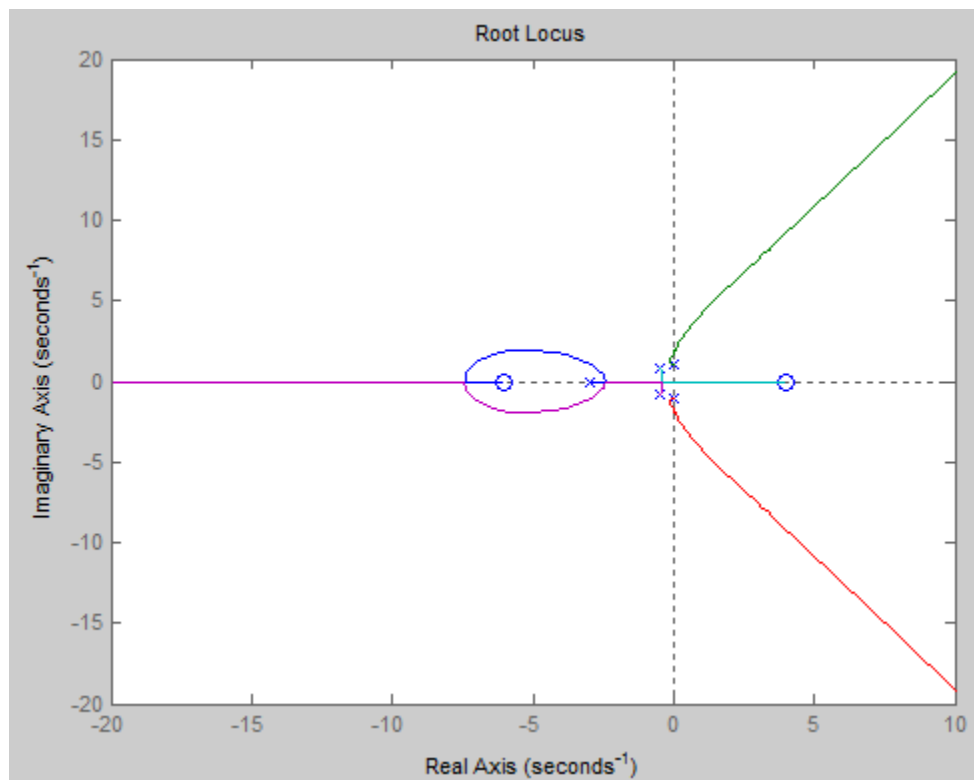


$$H(s) = \frac{(1+s)(s-\xi)}{(s^2+1)(s+\zeta)(s^2+s+1)}$$

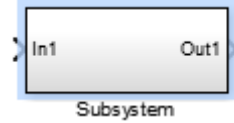
```
>> s=tf('s');
```

```
>> b=((1+s)*(s-xi))/(((s^2)+1)*(s+zeta)*((s^2)+s+1));
```

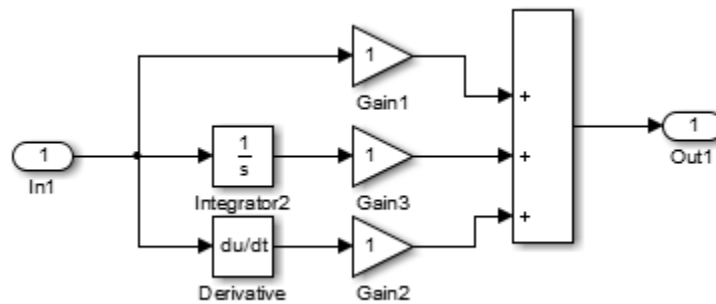
```
>> rlocus(b)
```



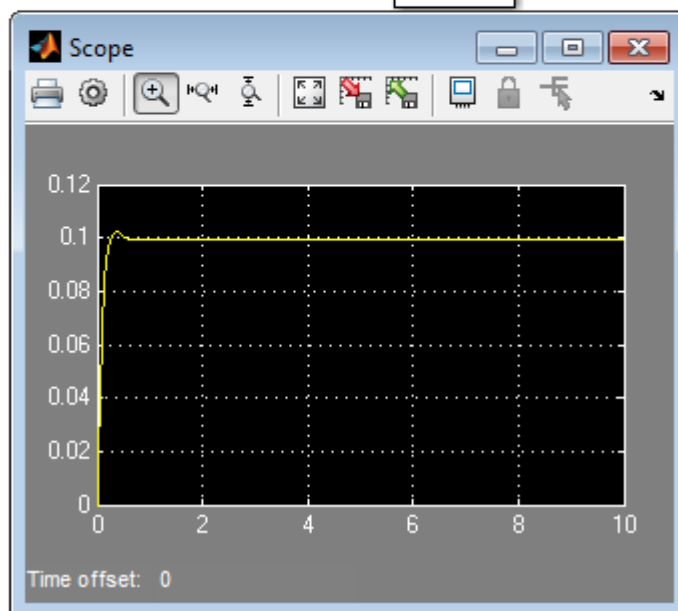
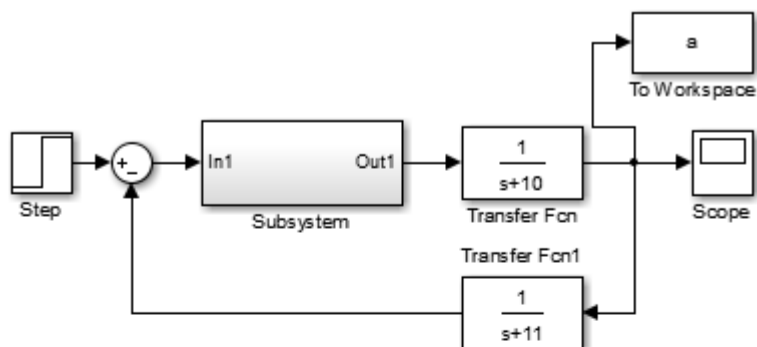
## کنترل کننده PID



همان طور که در ابتدای جزوه توضیحاتی در مورد کنترل کننده های PID بیان شده است اکنون می خواهیم آن ها در محیط سیمولینگ بررسی کنیم. برای تعیین ضرایب  $K_p$  و  $K_i$  و  $K_d$  مدار زیر را که متناسب با ویژگی های کنترل کننده PID می باشد را در بلوک دیاگرام Subsystem قرار می دهیم. در این مدار باید با تنظیم دستی gain ها به شکل موج مورد نظر برسیم.

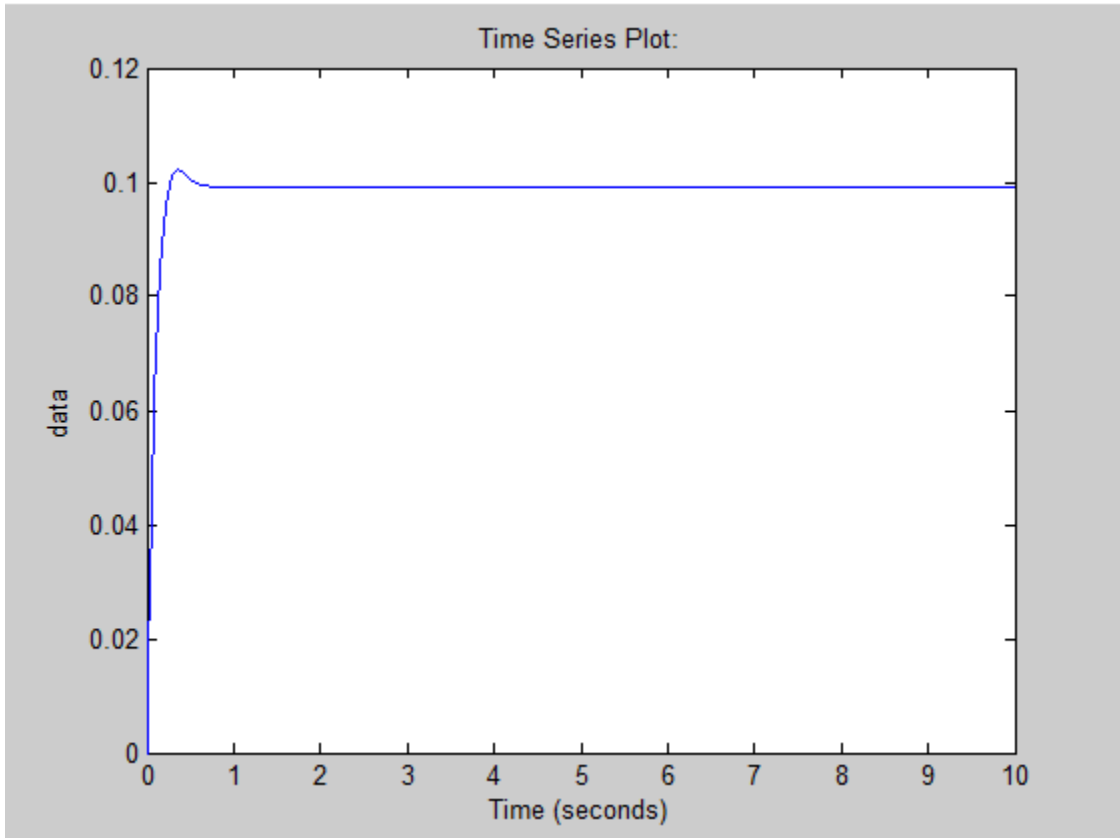


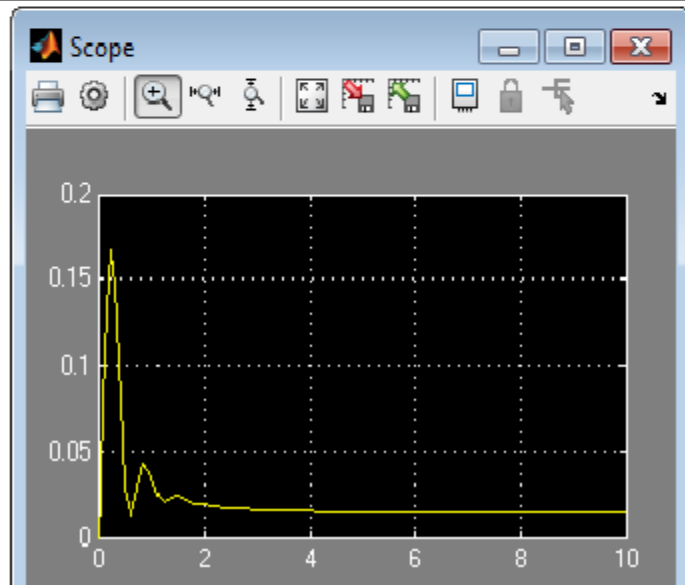
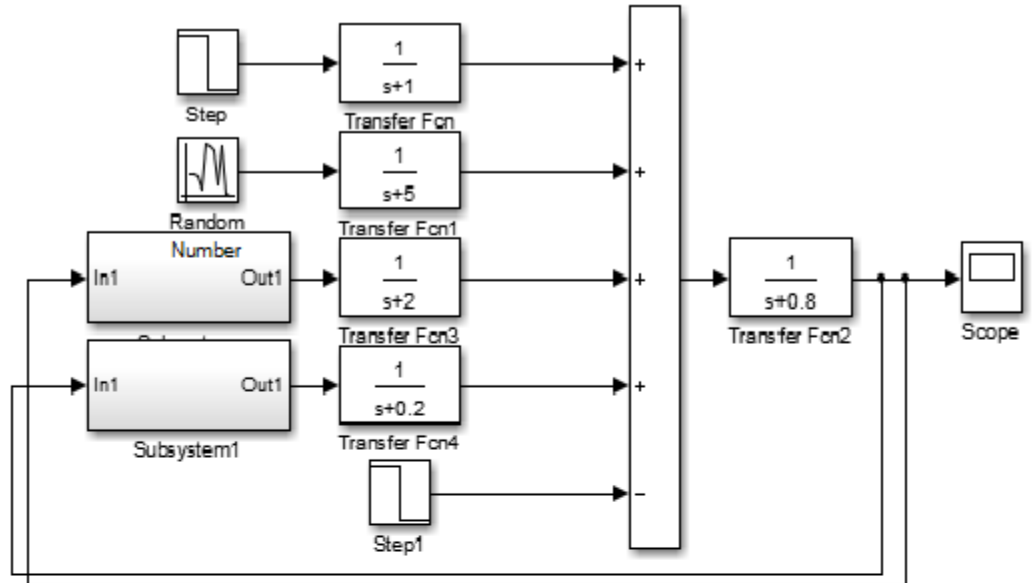
مثال

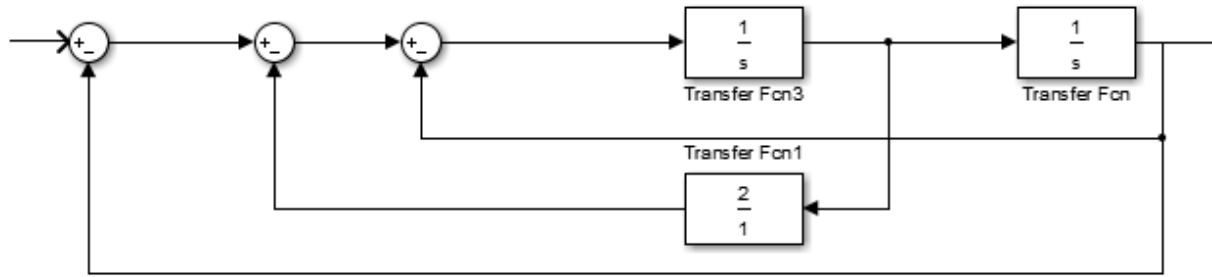




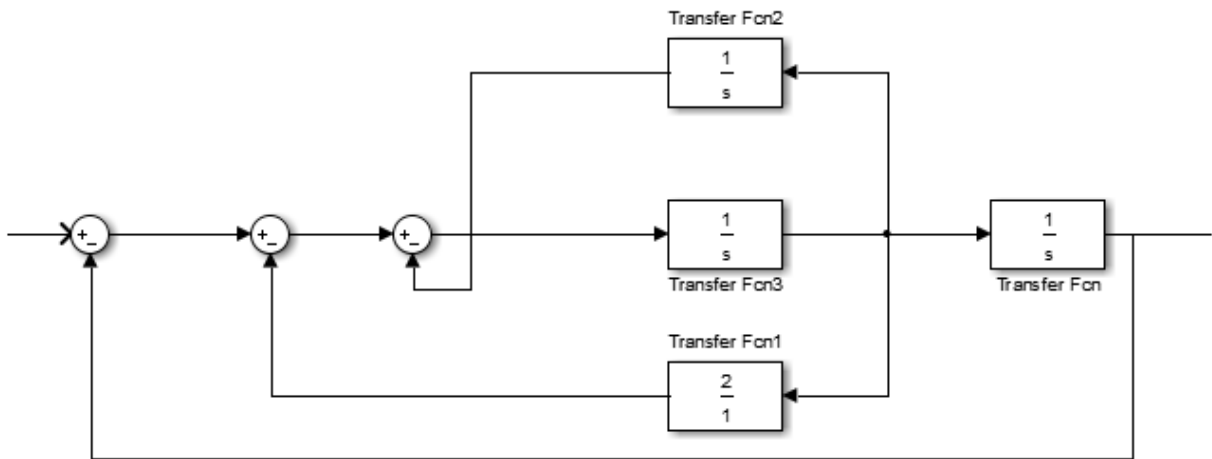
```
>> plot(a)
```







ساده سازی سیستم:



```
>> numg\='1';
deng\='1 0';
numg\='1';
deng\='1';
[nums,dens]=feedback(numg\',deng\',numg\',deng\');
c=tf(nums,dens)
```

c =  
 $\frac{s}{s^2 + 1}$

```

num=[1 0];
den=[1 0 0];
[num,den]=feedback(num,den,numg^y,deng^y);
i=tf(num,den)
i =
      s
      -----
      s^2 + 2 s + 1
numg^y=[1 0];
deng^y=[1 2 1];
[num^1,den^1]=series(numg^1,deng^1,numg^y,deng^y);
p=tf(num^1,den^1)
p =
      s
      -----
      s^3 + 2 s^2 + s
>> numg^xi=[1 0];
>> deng^xi=[1 2 1 0];
>> [num^y,den^y]=cloop(numg^xi,deng^xi,-1);
>> o=tf(num^y,den^y)
o =
      s
      -----
      s^3 + 2 s^2 + 2 s

```

```
>> num=[1 0];
>> den=[1 2 2 0];
>> [a,b,c,d]=tf2ss(num,den)
```

```
a =
    -2    -2     0
     1     0     0
     0     1     0
```

```
b =
```

```
 1
 0
 0
```

```
c =
```

```
 0  1  0
```

```
d =
```

```
 0
```

```
>> [z,p,k]=tf2zp(num,den)
```

```
z =
```

```
 0
```

```
p =
```

```
 0.5000 + 0.8660j
```

```
-0.5000 + 0.8660j
```

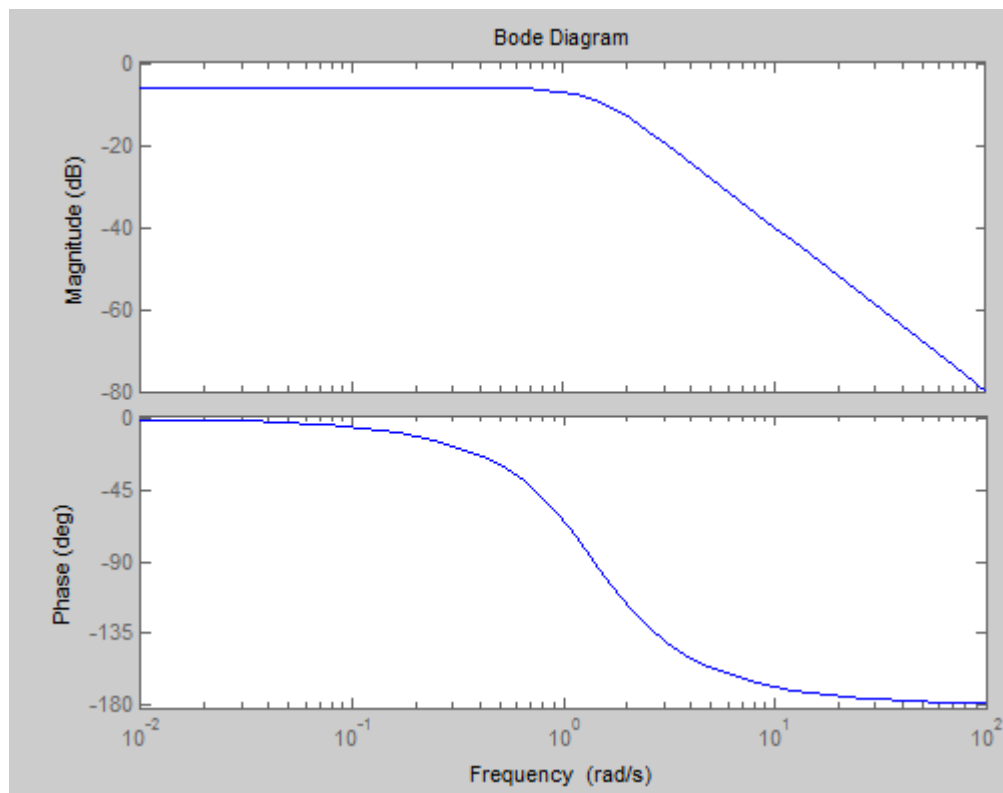
```
-0.5000 - 0.8660j
```

```
k =
```

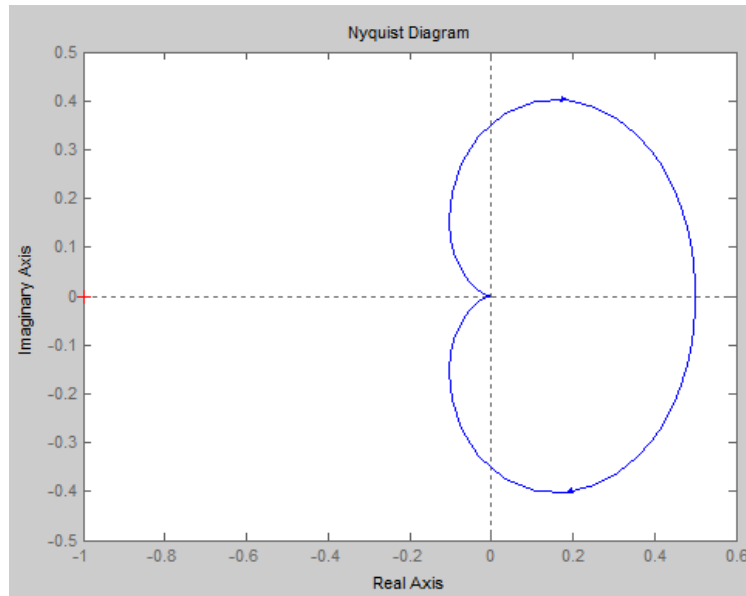
```
 1
```

```
>> i=tf(num,den);
```

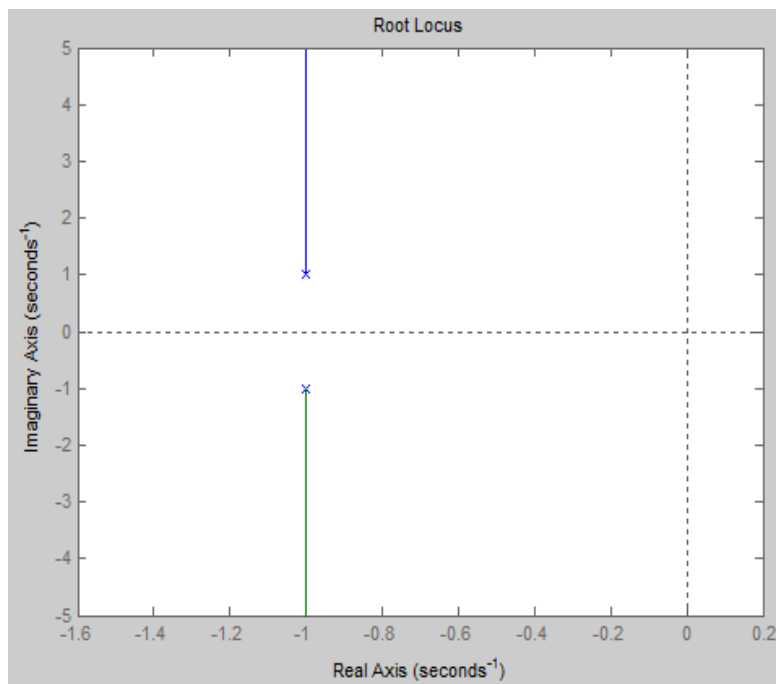
```
>> bode(i)
```

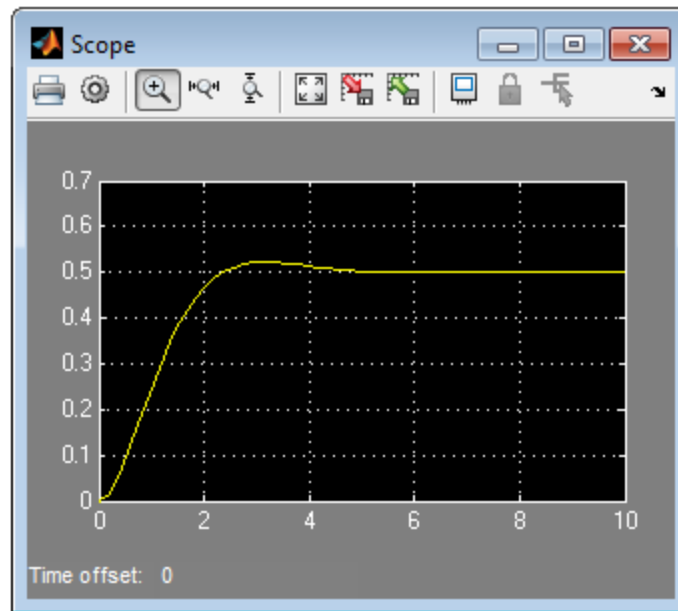
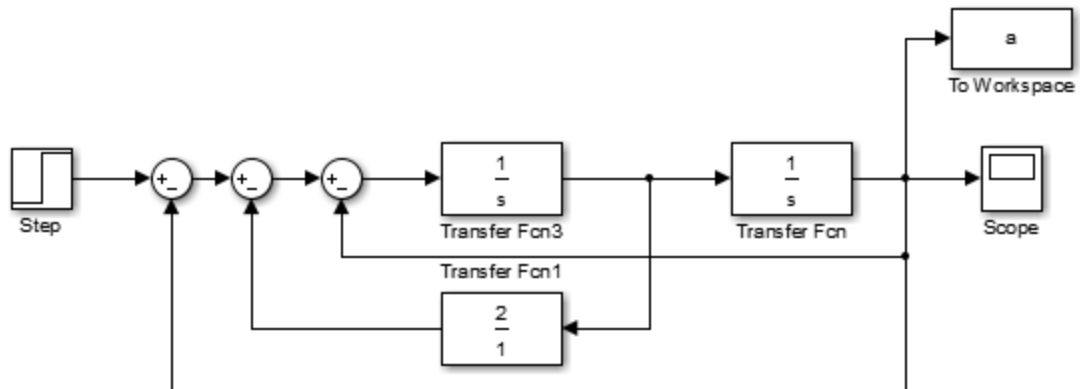


>> nyquist(i)



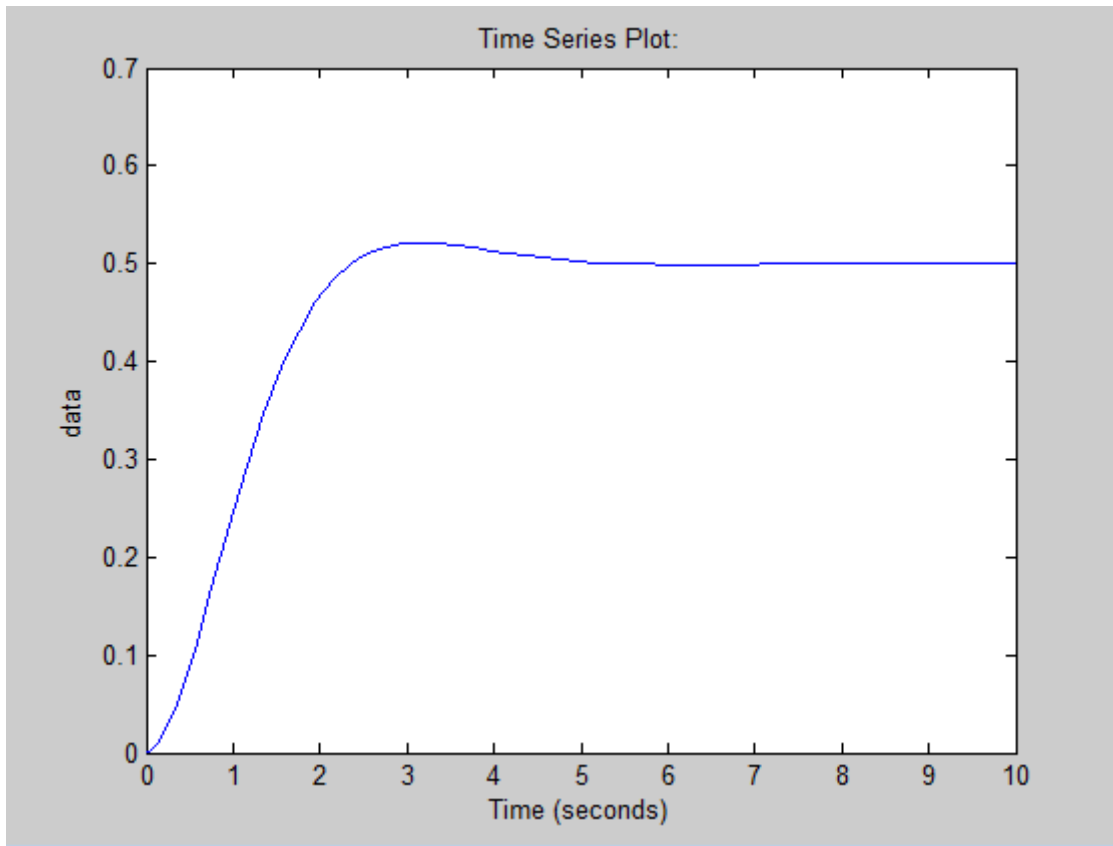
>> rlocus(i)



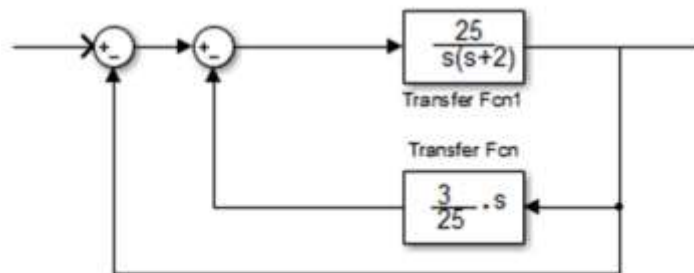




>> plot(a)



مثال:



```

>> numg1=[1 0];
>> deng1=[1 2 0];
>> numg2=[3 0];
>> deng2=[1 0];
>> sys=tf(numg1,deng1);
>> sys1=tf(numg2,deng2);
>> [num,den]=feedback(sys,sys1);
>> a=tf(num,den)
a =
    620
-----
    20 s^2 + 120 s
>> num=[620];
>> den=[20 120 0];
>> [num,den]=cloop(num,den,-1);
>> s=tf(num,den)
s =
    620
-----
    20 s^2 + 120 s + 620
>> num=[620];
>> den=[20 120 620];
>> [a,b,c,d]=tf2ss(num,den)

```

a =

0 20

1 .

b =

1

.

c =

. 20

d =

.

>> [z,p,k]=tf2zp(num,den)

z =

Empty matrix: 0-by-1

p =

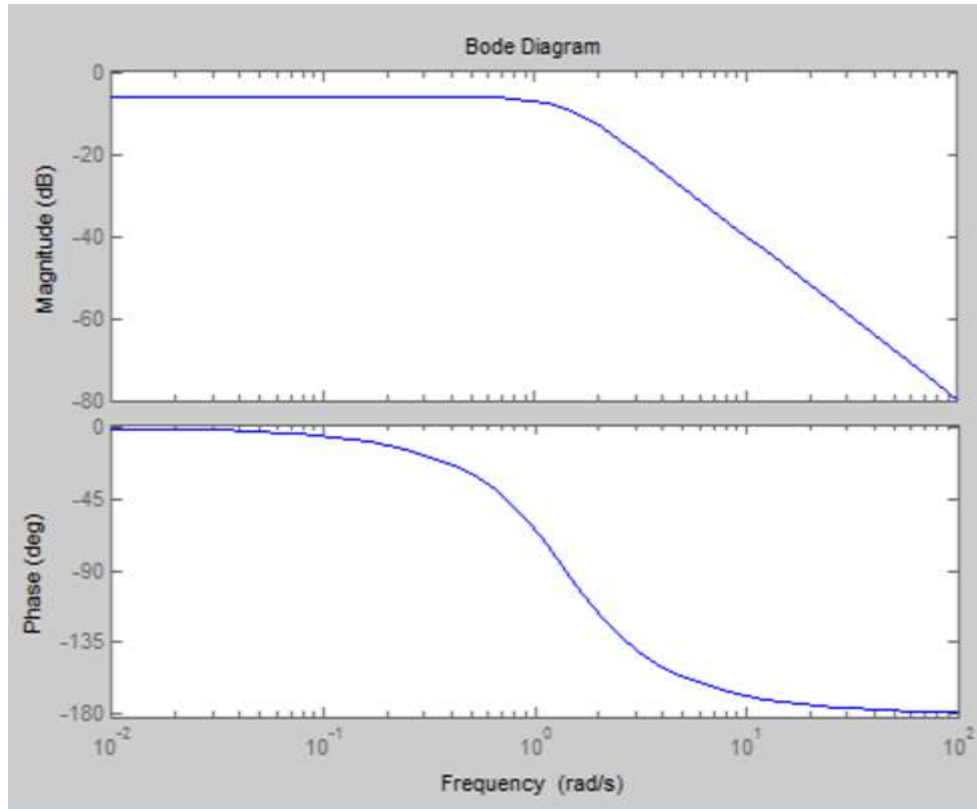
-2,0000 + 4,3301j

-2,0000 - 4,3301j

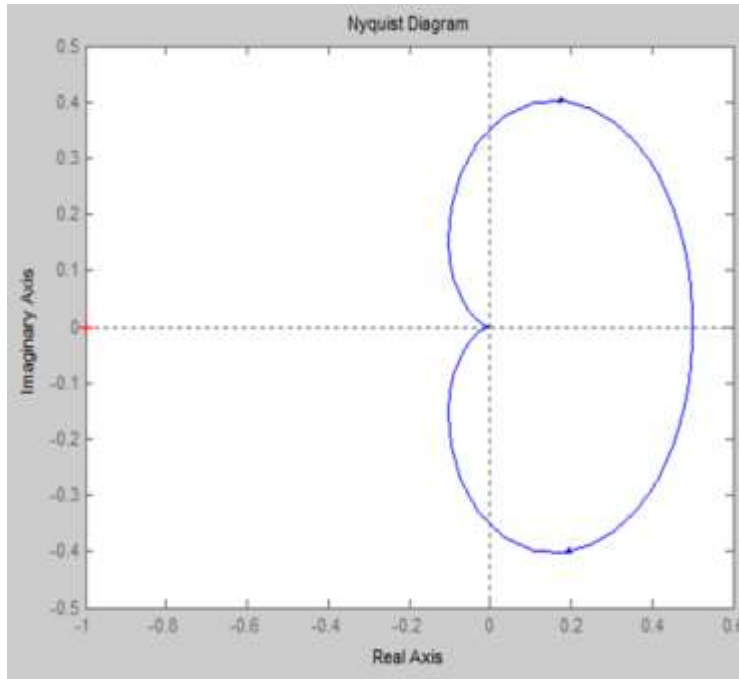
k =

20

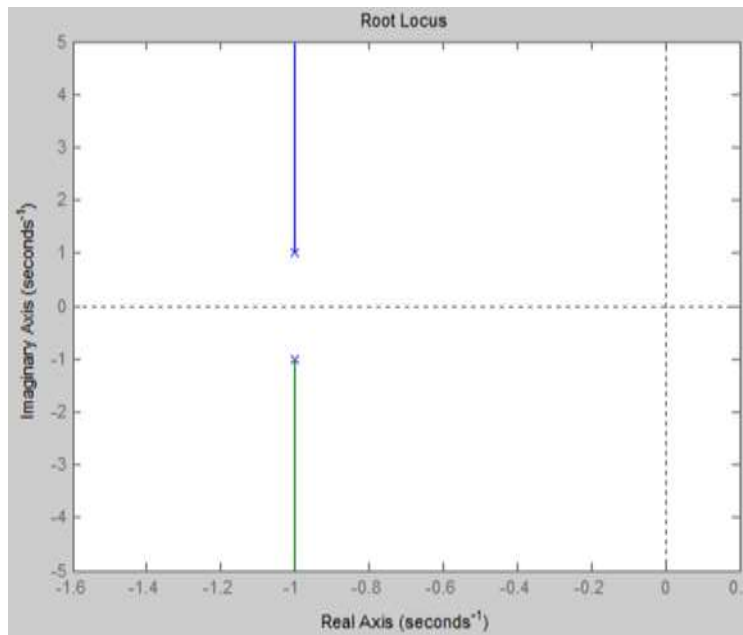
>> bode(s)



>> nyquist(s)



>> rlocus(s)



>> nichols(s)

