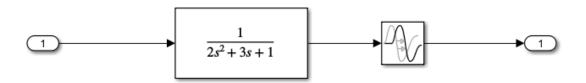
# به نام نور



تمرین شماره 6 طراحی کنترلر دانشجو:ریحانه نیکوبیان شماره دانشجویی:99106747 سال تحصیلی:1402 1- تابع تبدیل مدار باز زیر را در محیط سیمولینک مدلسازی کنید. با استفاده از ابزار (OCD) Optimal PID (OCD) و طبق معیارهای ITAE و ISE کنترلر PID طراحی کنید.

$$G_{1(s)} = \frac{1}{(s+1)(2s+1)}e^{-s}$$

ابتدا مدل مدار باز را در محیط سیمولینک شبیه سازی می کنیم. نام این مدل q1 است.



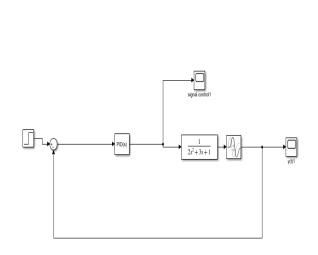
برای استفاده از optimpid همه کدهای فایل رو در بخش کد تمرین قرار دادم. در command متلب، optimpid را سرچ میکنی تا صفحه زیر باز شود:

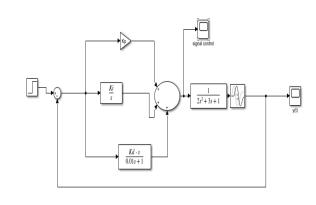
PID Controller Optimizer	- □ ×
Plant model name	Create File Refresh
q1.mdl	Show Plant Simulation
Terminate Time 10	Show File Tutorial
PI Controller PD Controller	Optimize Exit
PID Controller I Controller Anti-windup PI	Maximum overshoot at 3 %
Anti-windup PID	Optimization Criterion 2.2248
<ul><li>Continuous</li></ul>	ITAE Criterion
O Discrete-time	ISE Criterion
	ITSE Criterion
	Controller Parameters
Actuator Saturation	Tuned Controller [1.6921 0.54782
Lower Limitinf	Lower Bounds
Upper Limit inf	Upper Bounds
Optimization Algorithm	·
MATLAB Optimization	Staircase Waveform
Genetic Algorithm	t vector [0]
GAOT Toolbox Particle Swarm Optimization Simulated Annealing	y vector [1]
✓ Loop in optimization Tol= 1e-3	Simulation Range 100  Hold

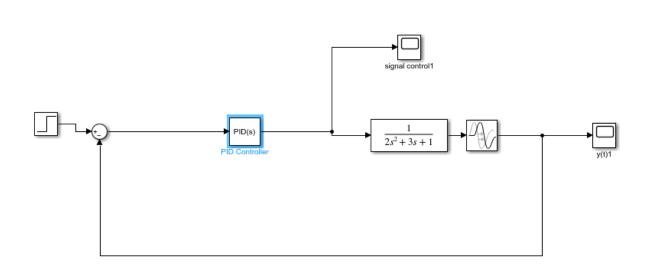
در بخش چپ بالا مدل وارد میشود.create file فایل را ایجاد میکنی و بعد نوع بهینه سازی و مدل کنترلر باید مشخص شود. در صورت وجودsaturation، مقدار آن در actuator saturetion وارد می شود.دستورهای جزئی تر و گزینه های بیشتری دارد که آن هایی که در این تمرین نیاز بود را شرح دادم.ورودی نیز به صورت سیگنال در پایین سمت چپ مشخص می شود که الان به صورت پله است و نیاز به تغییر ندارد.سپس optimize را میزنی تا کنترلر طراحی شود.

بعد برای اینکه ببینیم چطور کنترلری برای ما طراحی کرده است مدل مداربسته همراه کنترلر را در محیط سیمولینک شبیه سازی می کنیم و به جای ضرایب ، متغیر هارا قرار می دهیم.

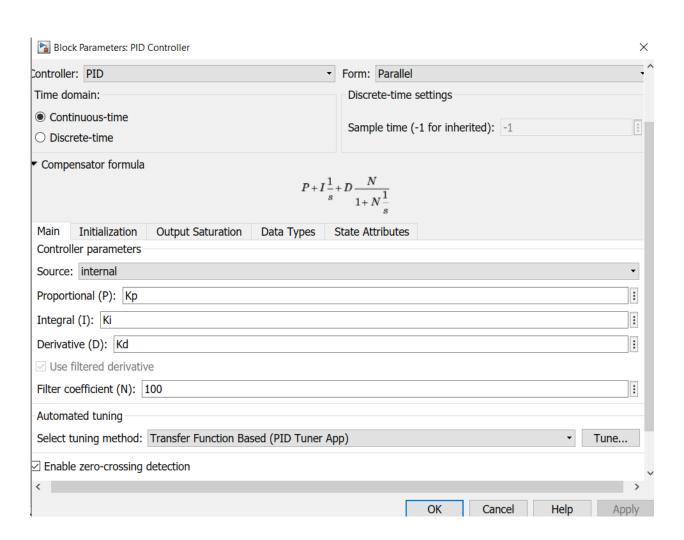
مدل سمت راست و چپ یکی است اما من برای اینکه ویژگی های پاسخ را ببینم از pidtuner استفاده کردم و مقادیر اولیه را برابر ضرایب قرار دادم. به این ترتیب پاسخ block response ، پاسخ مدار بسته ما همراه کنترلر طراحی شده به روش ocd است.







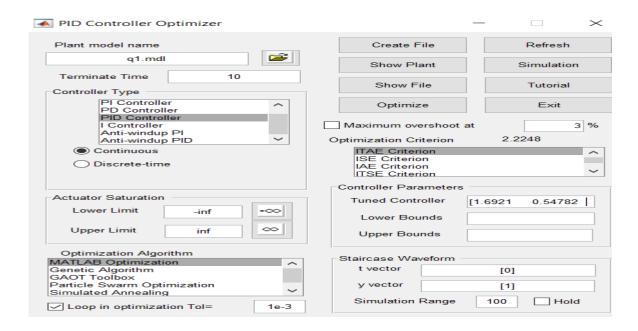
#### تنظيم ضرايب اوليه

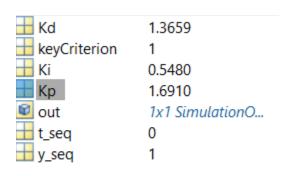


این روند حل کلی برای سوال یک است. حال برای هر سه مدل گفته شده کنترلر طراحی می کنیم و پاسخ هارا برسی می کنیم.

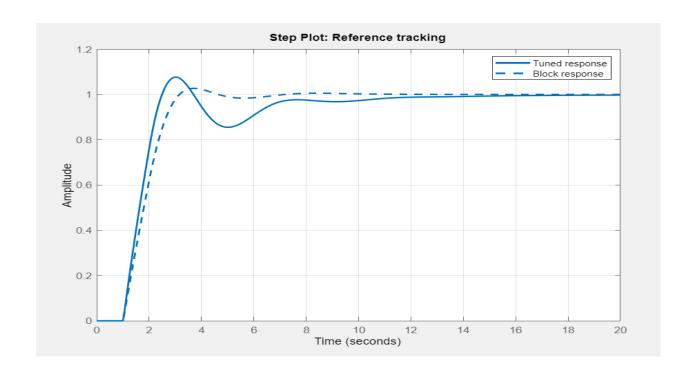
#### **ITAE**

بعد از انتخاب این روش بهینه سازی و کنترلر نوع pid و optimize کردن، به این ضرایب کنترلری می رسیم.

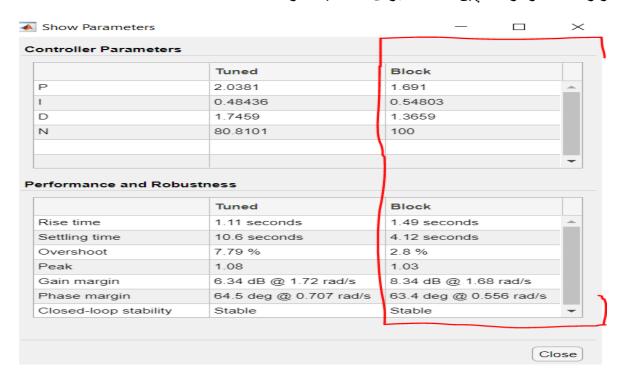




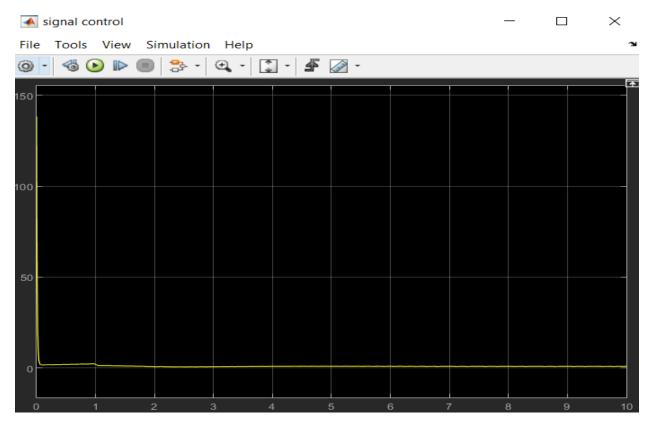
بعد از runکردن مدل مداربسته، ضرایب مورد نظر در کنترلر جای گذاری می شود. از pidtuner به روش گفته شده استفاده می کنیم و apply را می زنیم تا پاسخ سیستم به همراه کنترلر ocd را ببینیم.



دقت کنید کنترلری که این ابزار برای ما طراحی می کند هیچ اهمیتی در حال حاضر ندارد و هدف من فقط دیدن پاسخ به شکل دقیق تر (block response) و دیدن ویژگی های آن است.پاسخ سیستم ما همراه کنترلر ocd نمودارخط چین است که برای ما اهمیت دارد.



همانطور که در قسمت پارامتر میبینید دقیقا همان ضرایبی که ocd داشته در blockهای گذاری شده است. میبینید دقیقا همان ضرایبی که settling time=4.12s ، rise time=1.49s است. سیستم بسیار پاسخ مناسب و خوبی به طور کل دارد هرچند برای طراحی دقیق از ما خواسته ای نداشته است و این ویژگی ها باید نسبت به هدف مورد نظر سیستم مقایسه شود.

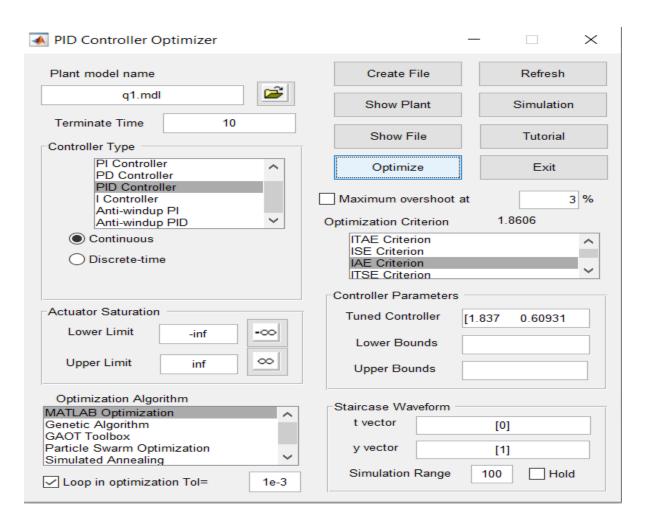


سیگنال کنترلی که وارد plant می شود به صورت بالاست. که در لحظه اول ضربه زیادی می زند و در کل در واقعیت درست نیست.

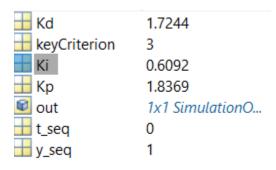
در سوال یک هر سه حالت مدلسازی اش به نام q1\_state1\_pid است که هربار با optimize های مختلف ضرایب عوض شده و به صورت خودکار با run کردن مدل جای گذاری می شود.

### IAE

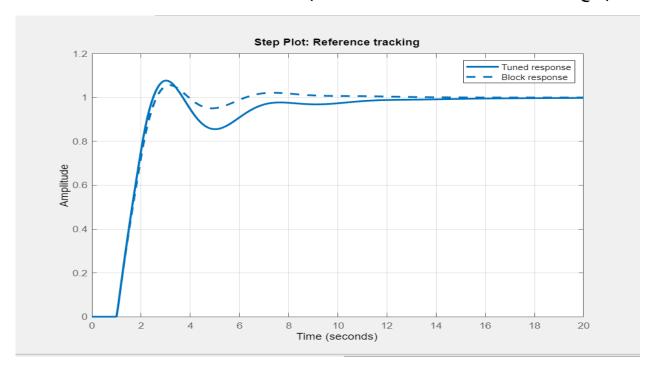
## تعیین نوع بهینه یابی و نوع کنترلر



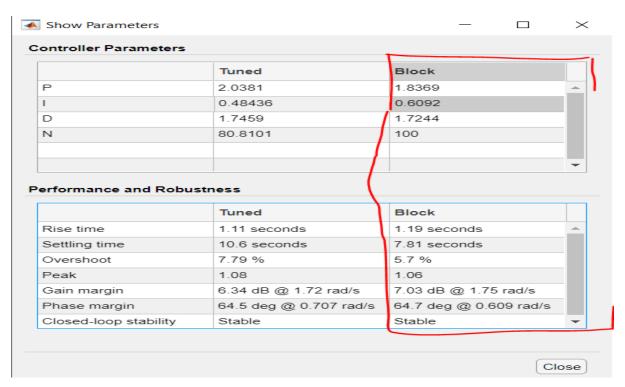
#### پارامتر های به دست امده بعد از optimize کردن



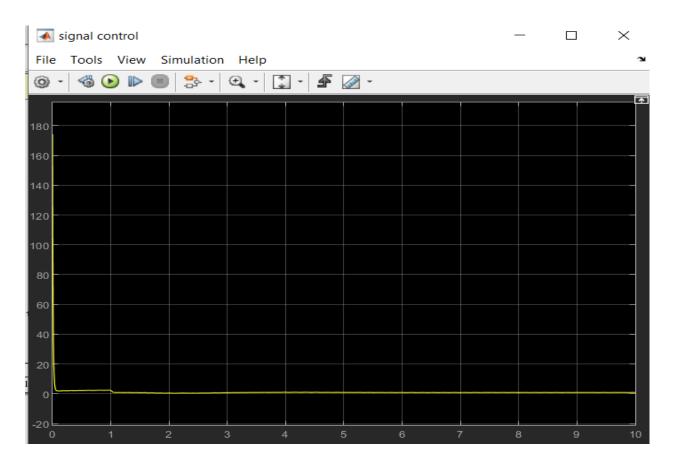
#### شکل پاسخ همراه کنترلر ocd مدل IAE که همان خط چین است



ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر که settling time=7.81s ، rise time=1.19s ، « overshoot=5.7% است. شکل پاسخ مناسب به نظر می رسد اما نسبت به کنترلر قبلی اور شوت بیشتری دارد و کندتر است.

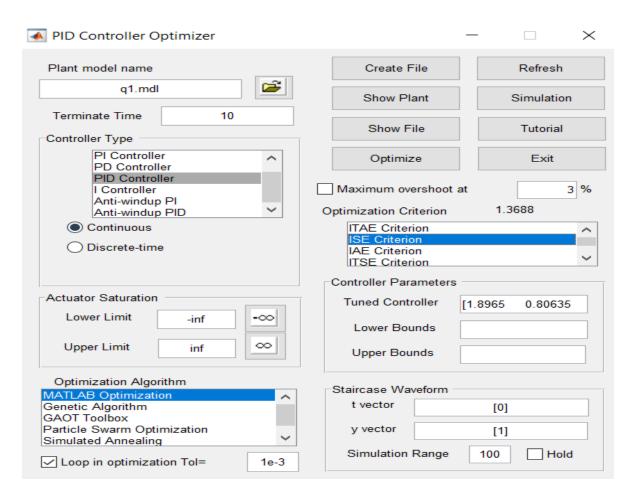


سیگنال کنترلی که وارد plant می شود. در لحظه اول ضربه زیادی وارد می کند و باید actuator داشته باشیم که بتواند همچین سیگنالی را تحمل کند و بعد تقریبا سیگنال کمی از ان عبور کند. برای ما نمی صرفد و مناسب نیست.

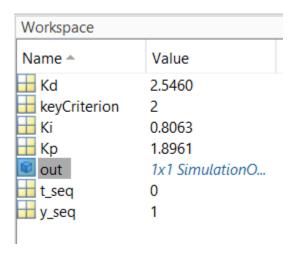


## **ISE**

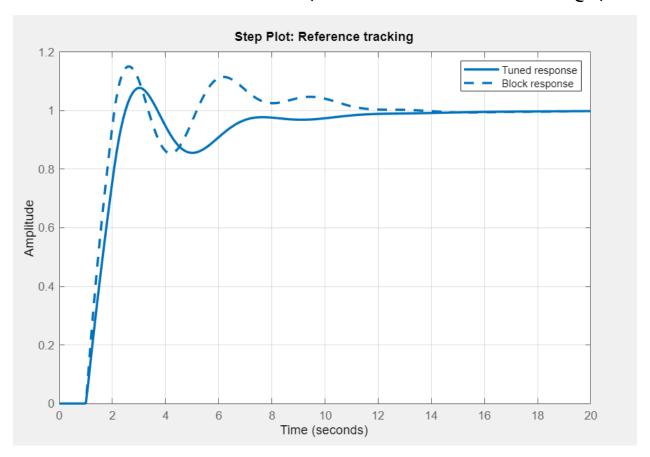
## تعیین نوع بهینه یابی و نوع کنترلر



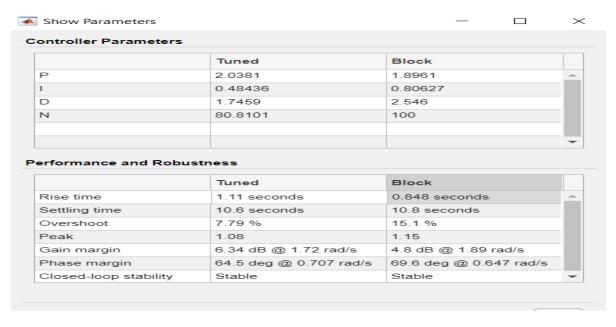
پارامترهای به دست امده بعد از optimize کردن



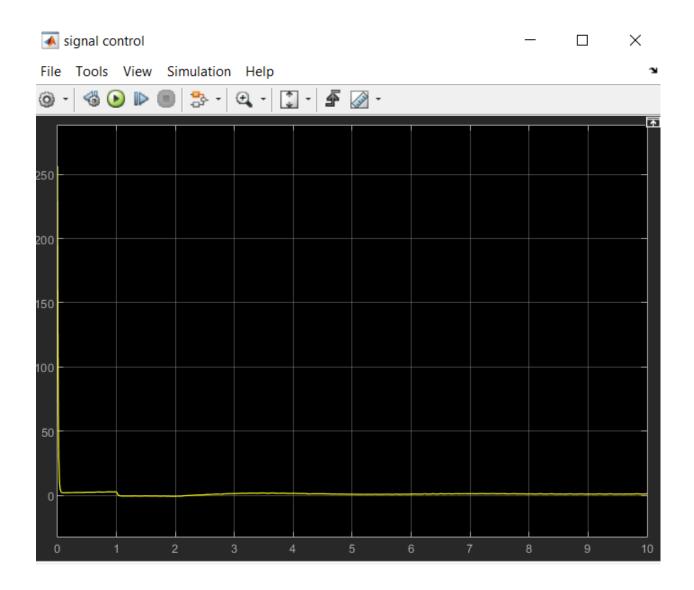
#### شکل پاسخ همراه کنترلر ocd مدل ISE که همان خط چین است



ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر که settling time=10.8s ، rise time=0.82s ، « overshoot=15.1% است. شکل پاسخ مناسب به نظر می رسد اما در مقایسه با کنترلرهای قبلی اور شوت بیشتری دارد و کندتر است.

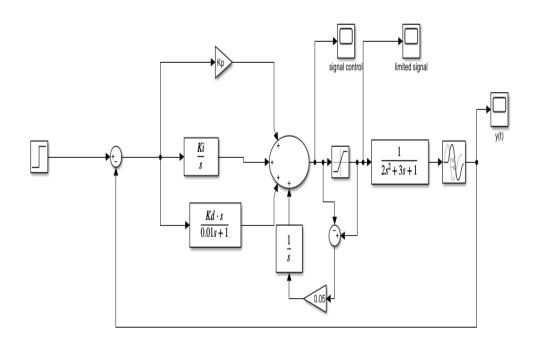


سیگنال کنترلی در ابتدا ضربه زیادی می زند که همانطور که قبلا توضیح دادیم برای سیستم ما مناسب نست



ب)برای حل این مشکل که در هرسه حالت وجود داشت، قبل از saturation، plant قرار می دهیم تا اگر سیگنال کنترلی از حدی بیشتر بود، به مقدار مشخصی محدود کند. همچنین برای اینکه بعد از این کار پدیده windup رخ ندهد، کنترلر pid همراه با anti\_windup را طراحی می کنیم، و ضریب Tt را خودمان دستی tune می کنیم.

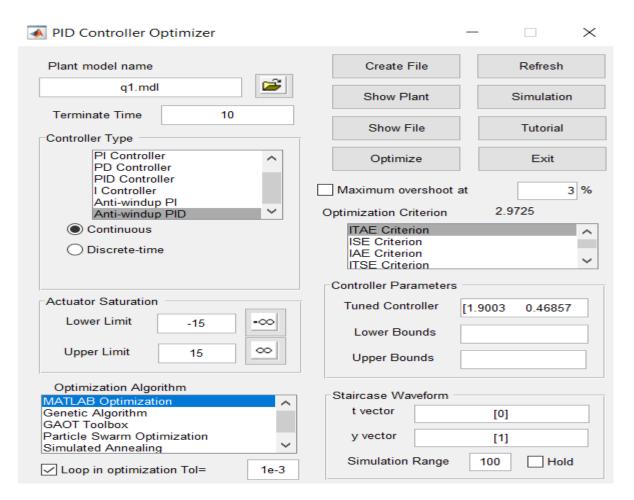
اکتر موتورها محدوده ولتاژ 24 را میتواند تحمل کند.با یک ضریب اطمینان ما این مقدار را 15 در نظر میگیریم.و در مدل مداربسته بلوک saturation را قرار می دهیم.



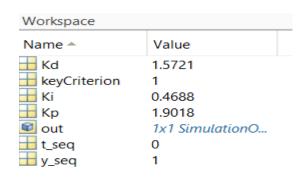
این مدل را در ادامه برای هر سه حالت استفاده می کنیم.

#### ITAF

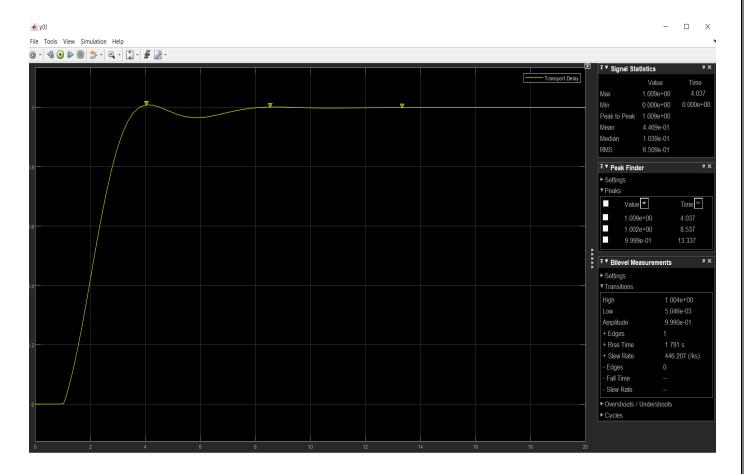
مى خواهيم actuator را محدود كنيم. و antiwindup pid كنترلر را انتخاب مى كنيم.



ضرایب طراحی شده

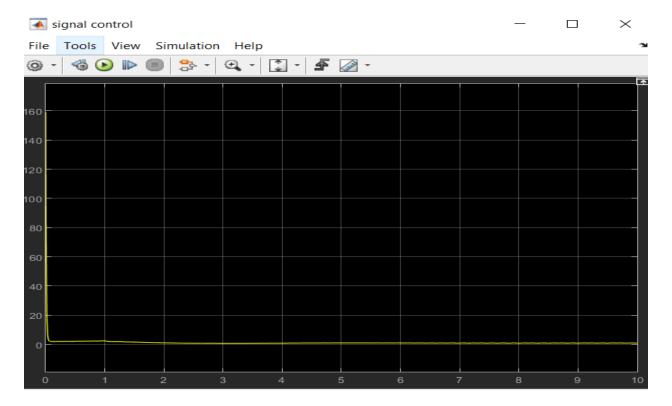


با چندبار سعی وخطا می بینیم Tt=20 مناسب است. شکل پاسخ همراه کنترلر

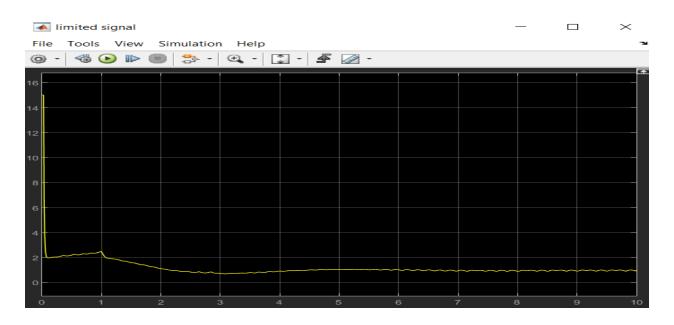


ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر که overshoot=0.9% · rise time=1.79s است. و شکل پاسخ مناسبی دارد.

# سیگنال کنترلی قبل از saturation

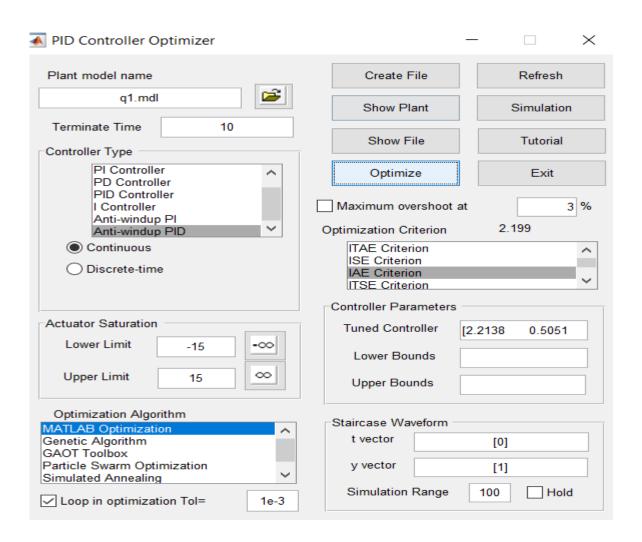


# سیگنال کنترلی بعد از saturation

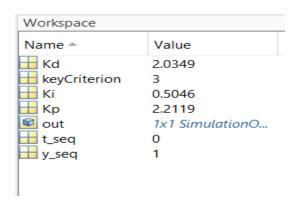


همانطور که مشخص است ما مشکل زیاد بودن سیگنال کنترلی را حل کردیم و پاسخ سیستم هم مناسب است

### IAF

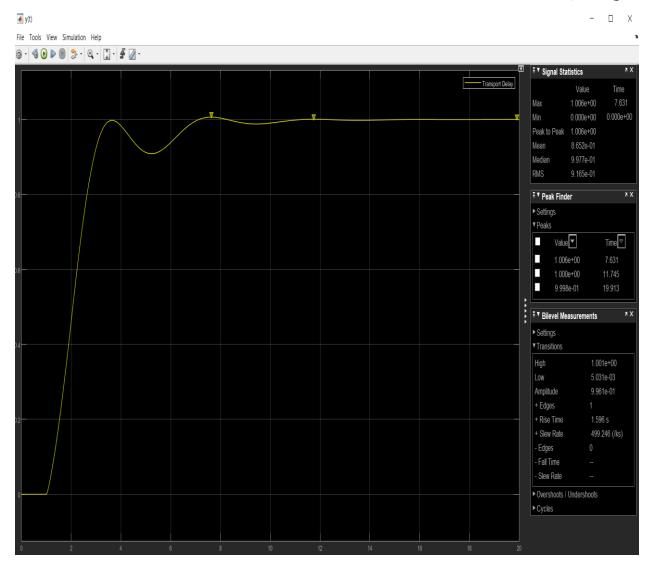


#### ضرایب طراحی شده



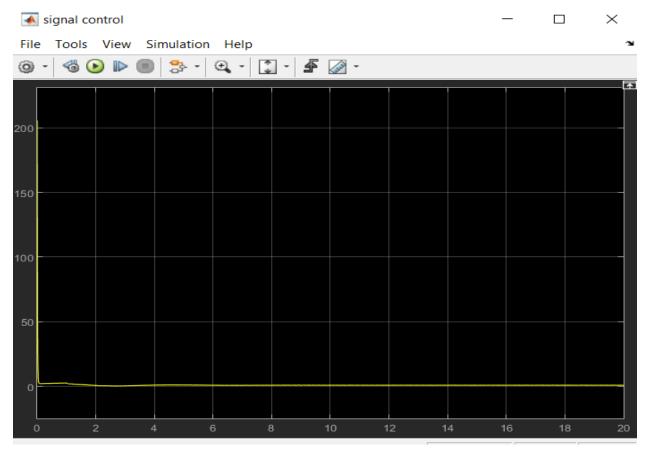
همچنان Tt=10 پاسخ مناسبی به ما میدهد.

پاسخ سیستم مداربسته همراه با کنترلر

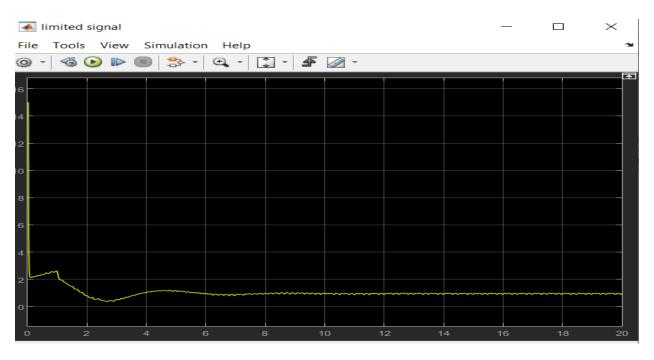


ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر که overshoot=0.6% ، rise time=1.596s است. و شکل پاسخ مناسبی دارد.در مقایسه با حالت قبل پاسخ نوسانی تر است .بقیه ویژگی ها تغییر زیادی نداشتند

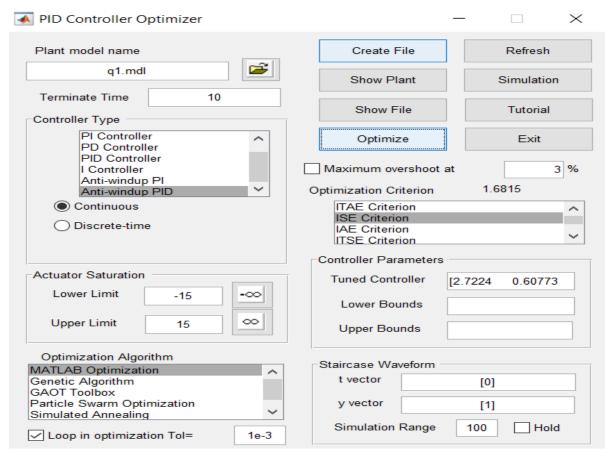
# سیگنال کنترلی قبل از saturation



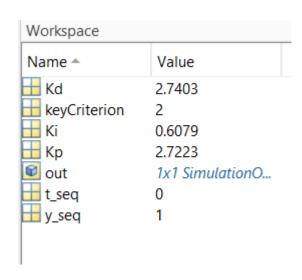
سیگنال کنترلی بعد از saturation



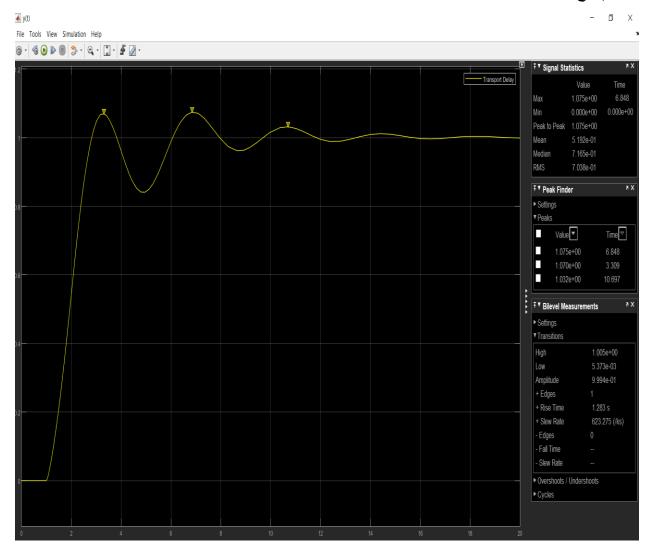
## **ISE**



### ضرایب طراحی شده

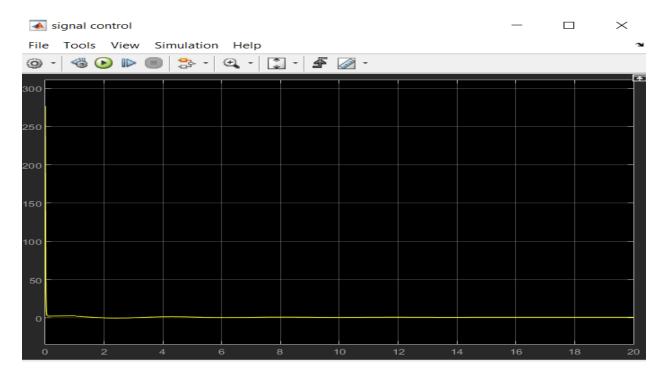


با چندبار سعی و خطا می بینیم Tt=10 مناسب است شکل پاسخ مدار بسته همراه کنترلر

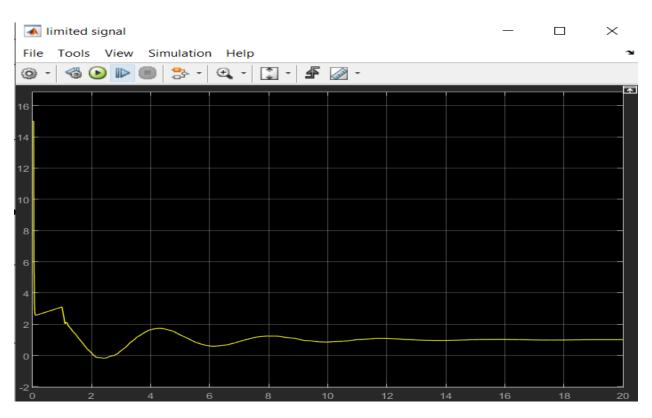


ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر که overshoot=7.5% ، rise time=1.28s است. و شکل پاسخ مناسبی دار د.در مقایسه با حالت های قبل پاسخ نوسانی تر است .اور شوت هم نسبتا افز ایش داشته و بیشتر از حالات قبلی است.

# سیگنال کنترلی قبل از saturation



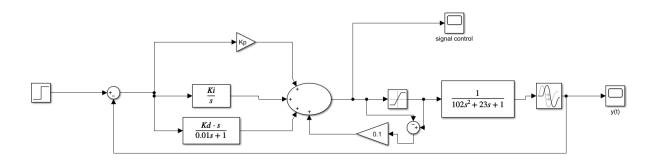
## سیگنال کنترلی بعد از saturation



(2 2- قسمت قبل را برای تابع تبدیل زیر تکرار کنید.

$$G_{2(s)} = \frac{1}{(17s+1)(6s+1)}e^{-30s}$$

طراحی مدل مدارباز در سیمولینک



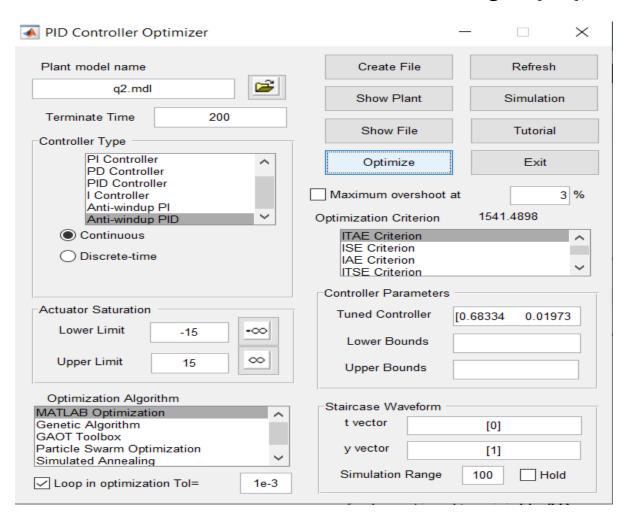
با توجه به تجربه سوال قبل، بهتر است از saturationاستفاده کنیم که اگر سیگنال کنتر لی مقدار زیادی بود محدود کند. و کنترلر antiwindup pid برای جلوگیری از پدیده windup استفاده می کنیم.مقدار saturation همانند قبل 15 قرار می دهیم.

این مدل را برای سه حالت استفاده می کنیم.

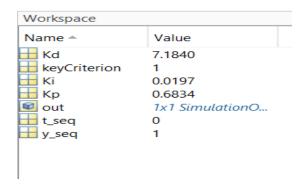
### ITAE

به ازای terminate time=10 کنترلر مناسبی طراحی نمی شود. مقادیر مختلف را تست می کنیم نهایتا به ازای مقدار 200 کنترلر مناسب طراحی می شود.

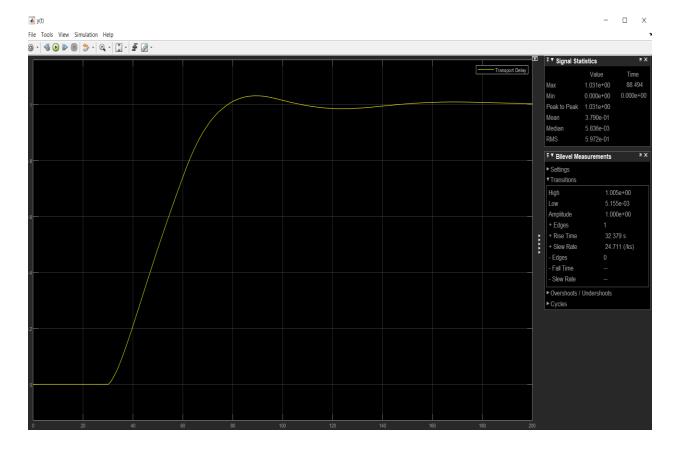
Tt=10 نيز مقدار مناسبي است.



#### ضرایب طراحی شده

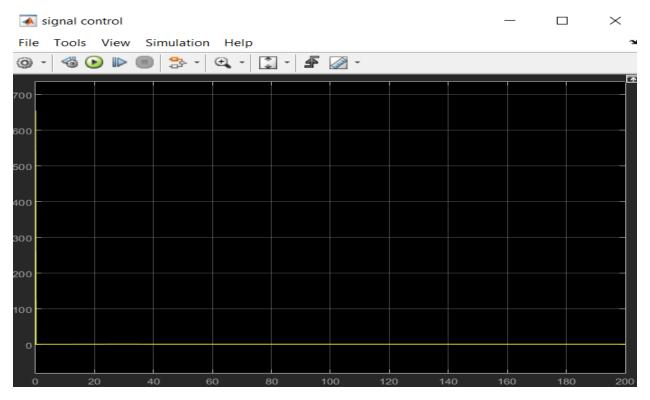


## پاسخ مدار بسته

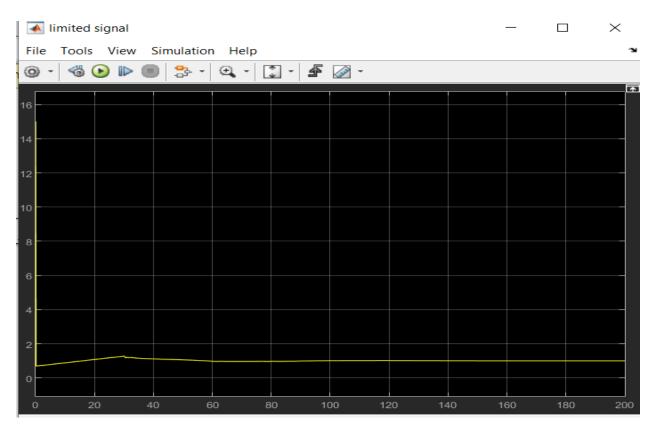


ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر overshoot=3.1% · rise time=32.37s است. و شکل پاسخ مناسبی دارد.

# سیگنال کنترلری قبل از saturation

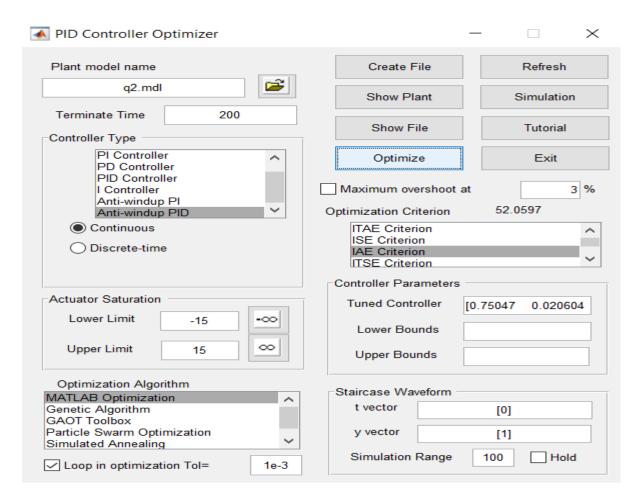


# سیگنال کنترلری بعد از saturation

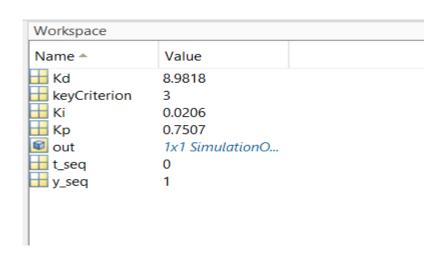


سیگنال کنترلری قبل از saturation ، در لحظه اول ضربه بزرگی دارد که با بلوک saturation این مقدار محدود می شود.
28

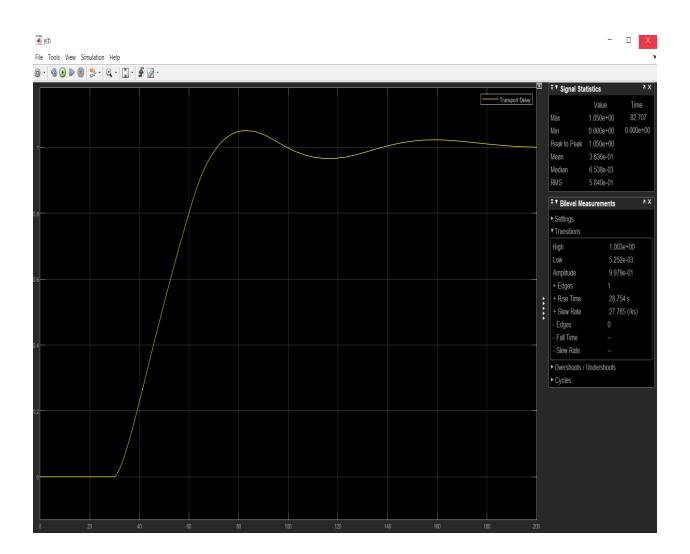
### IAE



### ضرایب طراحی شده

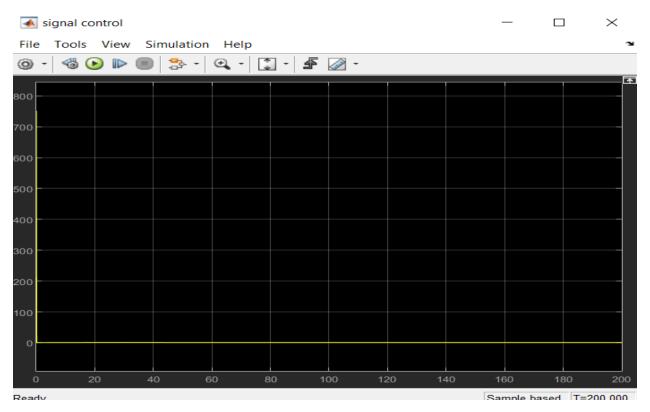


Tt=10 همچنان جواب مناسبی به ما می دهد. پاسخ مدار بسته همراه با کنترلر طراحی شده

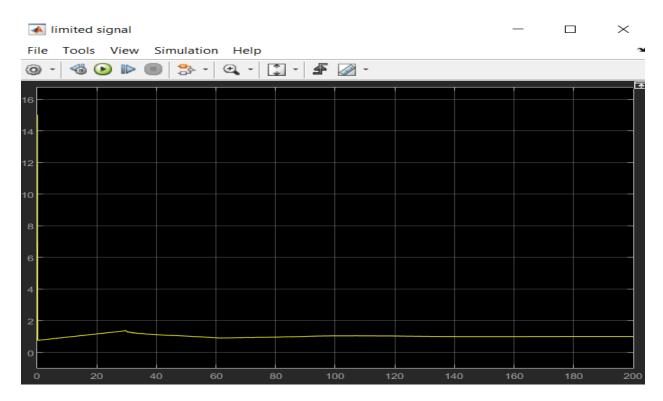


ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر overshoot=5% · rise time=28.754s است. و شکل پاسخ مناسبی دارد.

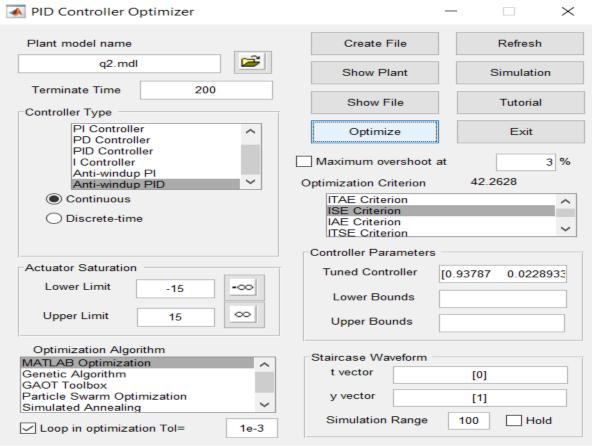
# سیگنال کنترلری قبل از saturation



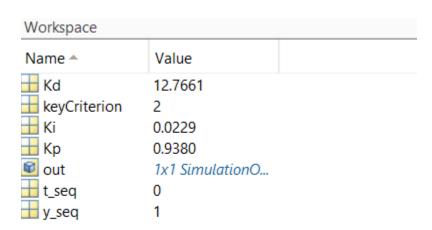
# سیگنال کنترلری بعد از saturation



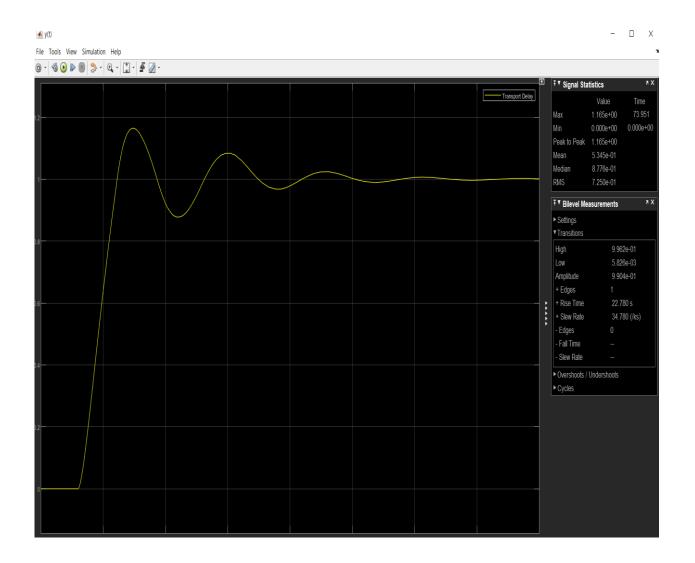
# **ISE**



# ضرایب طراحی شده



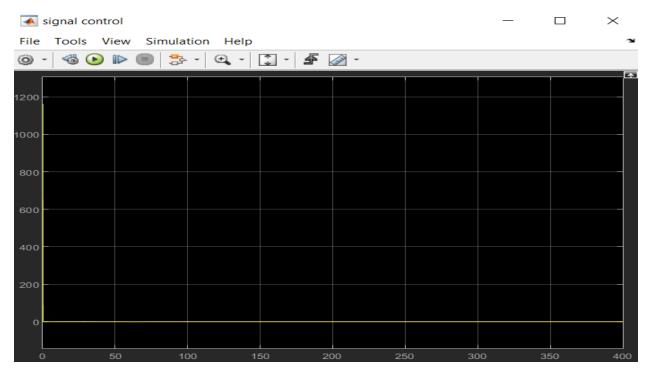
Tt=10 انتخاب می کنیم. پاسخ مداربسته همراه کنترلر



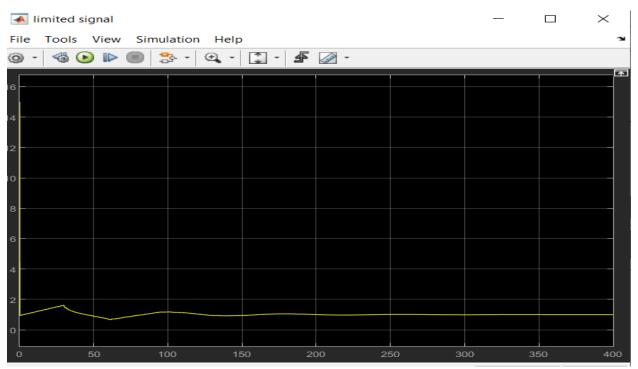
پاسخ این حالت نسبت به 2 حالت قبل نوسان بیشتری دارد و مدت زمان بیشتری طول میکشد تا به پایداری برسد و کندتر است. همچنین اور شوت بیشتری دارد.

ویژگی های پاسخ مداربسته با این کنترلر overshoot=16.5% ، rise time=22. 8s است.

# سیگنال کنترلری قبل از saturation



## سیگنال کنترلری بعد از saturation



(3

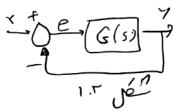
3- مشخص کنید که کدام معیار در حالت کلی پاسخ کنترلی بهتری را بدست می دهد.  $\kappa_n$ 

در حالت کلی ، معیار ITAE کنترلر با اور شوت کمتر به ما می دهد.سرعت سیستم در این حالت بیشتر است و سریع تر به پاسخ نهایی همگرا میشود. همچنین سیگنال کنترلی کمتری دارد (اصطلاح دکتر گاز و ترمز کمتر دارد) و شیب پاسخ زیاد نیست .(از tr نیز مشخص است و rise time بیشتری دارد).

به ترتیب این سه ویژگی در ITAE بهترین و بعد در IAE نسبت به ISE بهتر است. همچنین معمولا ISE پاسخ نوسان بیشتری نسبت به معیار های قبلی دارد .

(4

.4 شکل زیر را با
$$G_{(s)} = rac{\kappa_p}{(s+2)} e^{-2s}$$
 در نظر بگیرید.



الف) با استفاده از تقریب درجهی دوم Pade و قاون راث دربارهی پایداری سیستم حلقه بسته برای مقادیر مختلف  $K_p$  بحث نمایید.

9- McP UHEP 9+KP (3 - 1/26) - (60 - 1/26 - 1/26) = -1/26 - 9/29 + 1/1 Utlep 7 + Mcp طبق معيار يايران ان المارك كارت الراب المارك الم 1 WHEP). 160- W 9-MCP) ICPCH 4+1KP). 14p)-1 () - LICE, - OICE + Ld ) = ICE = d F [VI+ ILS Ld] -2,8(1cp (1,tou > 1.60 - 1 ( kp ( 1, 50 - 63/1 id c) عمرای برای برای ای تر سارے باید دی ای ۱۱ مار کا ایک سارے ر هيد چن از نوب به النهار كرديم اين حددد رقيق ف

ب) با استفاده از قانون نایکوئیست پایداری سیستم حلقه بسته را مورد بررسی قرار دهید و جوابی که بدست آورده اید را با جواب قسمت (الف) مقایسه کنید.

طبق قانون پایداری نایکوییست اگر مجموع تعداد دور زدن نایکوییست سیستم مدار باز حول 1- در جهت عقربه های ساعت به علاوه قطب های ناپایدار مدارباز 0 شود، سیستم مداربسته ما پایدار است.

برای سیستم مدارباز داریم:

$$G(s) = \frac{KP}{S+2} \times e^{-2*S}$$

تعداد قطب های نایایدار مدارباز ما صفر است.

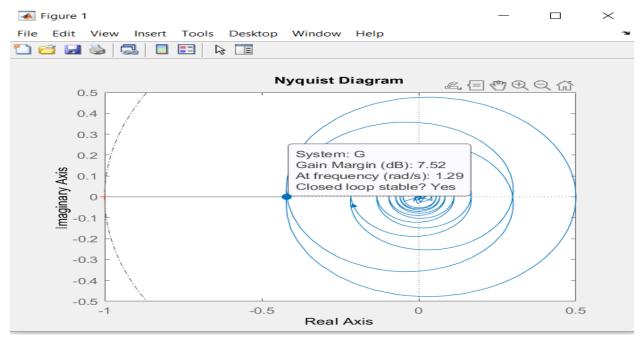
این سیستم از نقطه  $\frac{kp}{2}$  شروع می شود (اگر گین مثبت باشد فاز اولیه صفر و اگر گین منفی باشد فاز اولیه 180 در جه است)و در انتها به نقطه صفر می رسد . با افزایش فرکانس حول 0 می چرخد و نزدیک تر می شود و یک مارپیچ حول صفر ایجاد می کند.

ابتدا گین مثبت را برسی می کنیم:

به از ای kp=1

می دانیم نایکوییست از 0.5 شروع می شود تا به صفر برسد و با نزدیک شدن به صفر ، به صورت مارپیچی حول ان دور می زند

نایکوییست به صورت زیر است:



كمترين گين مارجين 7.52 دسى بل است ، محل برخورد نايكوبيست با محور حقيقى منفى را از رابطه روبرو حساب مى كنيم:

$$Kg=10^{(-7.52 \div 20)}=0.4207$$

می دانیم اگر محل برخورد نایکوبیست با محور حقیقی منفی کمتر از 1- شود، تعداد دور زدن حول 1- صفر می شود و سیستم مداربسته ما پایدار است.

همچنین با ضرب کردن تابع تبدیل مدار باز در گین نمودار اسکیل می شود چون فاز ثابت است، بنابراین داریم:

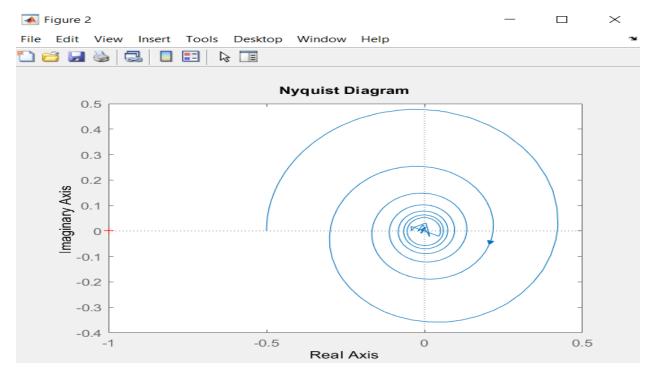
$$Kp = \frac{1}{0.4207} = 2.3768$$

در نتیجه به ازای 0<kp<2.37 سیتم مداربسته ما پایدار است.

حال گین منفی را برسی می کنیم

به ازای 1-=kp:

برای واضح تر دیدن ابتدا به ازای فرکانس های مثبت نایکوپیست را ببینید:



همانطور که مشخص است نایکوییست از 0.5- شروع شده و بعد تا وقتی به صفر برسد به صورت مارپیچی حول صفر می چرخد و در بی نهایت به صفر می رسد.

می دانیم با ضرب شدن در یک عدد این نمودار اسکیل می شود. و اگر محل برخورد نایکوییست با بخش منفی حقیقی قبل از منفی یک باشد منفی یک را دور نمی زند و همچنان پایدار است. پس برای گین داریم:

$$Kp = \frac{1}{0.5} = 2$$

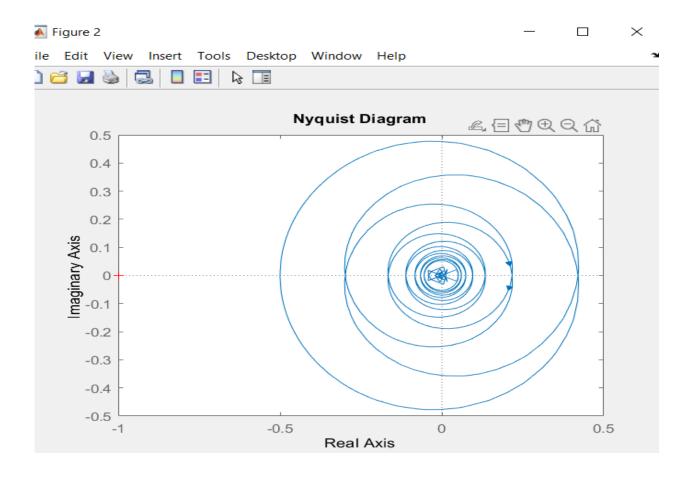
بنابر این در محدوده گین منفی 2<kp<0- سیستم ما همچنان پایدار است.

از تجمیع این دو شرط داریم:

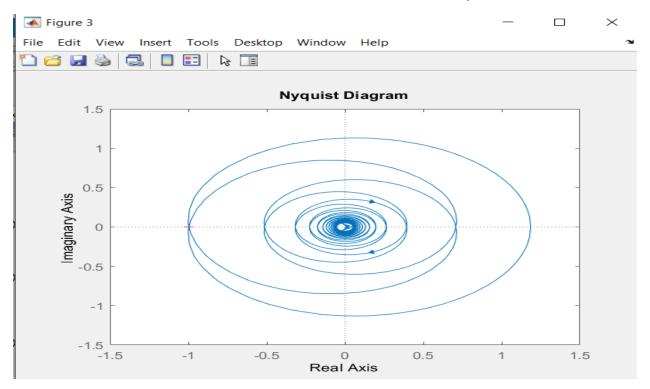
#### -2<kp<2.37

سيستم مداربسته ما پايدار مي شود.

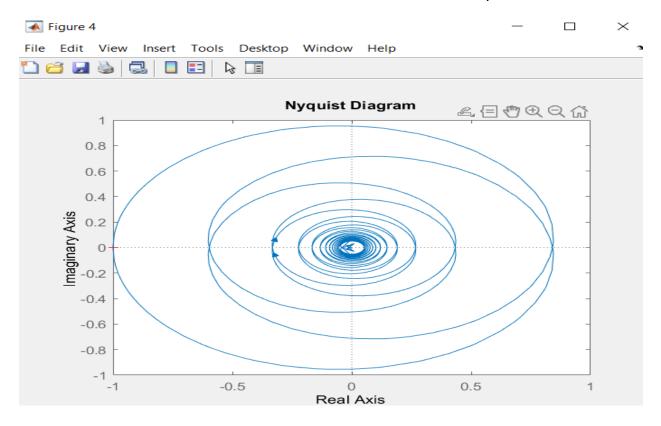
همانطور که دیدیم در قسمت قبل با استفاده تقریب پده تا حد خوبی محدوده را درست حدس زدیم.



نایکوییست به از ای kp=2.37



نایکوییست به ازای kp=-2



# به ازای این دو مقدار در مرز پایداری قرار می گیرد.

```
clc
clear
close all
s=tf('s');
kp=1;
G=kp/(s+2)*exp(-2*s);
nyquist(G);
figure
kp=-1;
G=kp/(s+2)*exp(-2*s);
nyquist(G);
figure
kp=2.37;
G=kp/(s+2)*exp(-2*s);
nyquist(G);
figure
kp=-2;
G=kp/(s+2)*exp(-2*s);
nyquist(G);
```

5- برای سیستمی با تابع تبدیل نامی  $G_{(s)}=\frac{1}{(s+1)}e^{-10s}$  کنترل کننده ای با تابع تبدیل  $K_{(s)}=\frac{10(s+1)}{s}$  با استفاده از روش پیشبین اسمیت طراحی کرده ایم. در صورتی که مدل واقعی با مدل نامی تطابق داشته باشد، محل قطب های سیستم حلقه بسته را بدست آورید. حال فرض کنید تاخیر سیستم واقعی 11 ثانیه است ولی در مدل نامی این مقدار 10 ثانیه در نظر گرفته شده است. در این حالت پایداری سیستم حلقه بسته را مورد بررسی قرار دهید.

ابتدا با روش تقریب پده پیش رفتم:

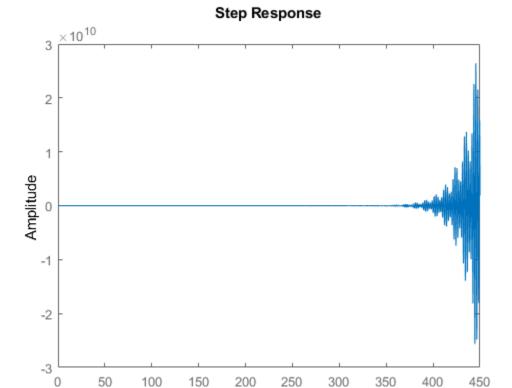
-0 6 1 = 1 = 6 (5) e - 5 ( 1 + 1 = 6 ) tale (5) tal  $G(s) = \frac{1}{(s_{+1})} e^{-1.5}$   $\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty$ تحلی مراست د دا۔= ۲ قرادار 61,1. 1c6 e-st : المار التي ين كراء المرارة التي تولود : المادة + اد ( Ge - Sl ) (a),01 +6,L 61,1. 1. 000 e  $\frac{2600}{5} = \frac{2600}{5} = \frac{2600}{5} = \frac{115}{5} = \frac$ GA=5+1, +1, (e -e). الراري عن غرفطي ارتوب مدر ركته التعاريخ دلي. c = 1 - 0,25 + 6,.85 e = 1-45 + 1,225

معاد العدالان مل له 6 دارم. والمحالية المحالية 6 d. NR, NVS + 989, US + 110.05 + (89,85° +985+1) V61 d 1 ) 4 + d 1/42 + 40/1/24 4/0/12 +1 صسناند NGOV 1100 2/Np (2 979,4 499,4 1,0 P 701/10 . V على الله تم مارسياراباك البهدى قراب لحل المرات الدر PN0,19 - / Lein V 9V,48 10 ارتقه الروط معار بایراری راف را دایت ماکند و تم مداری صحال بایر اس بلاین باین رک، کے کردی بلیارات

با استفاده از این تقریب در حالت 2 به این نتیجه رسیدیم که پایدار است، حال تابع تبدیل مداربسته ساده شده را بدون استفاده از تقریب پده در متلب کد می زنیم و پاسخ پله را می بنیم:

$$\mathsf{G}_{\mathsf{closeloop}} \frac{10*e^{-11*s}}{s\!+\!10\!+\!10*(e^{-11*s}\!-\!*e^{-10*s})}$$

```
clc
clear
close all
s=tf('s');
G=(10*exp(-11*s))/(s+10+10*(exp(-11*s)-exp(-10*s)));
step(G)
```



#### Published with MATLAB® R2021b

همانطور که پیداست مداربسته ما ناپایدار است و پاسخ پله تا بی نهایت نوسان می کند.

اما با روش تقریب پده به دست اور دیم که پایدار است . چرا که این تقریب نمی تواند همیشه جواب خوبی به ما بدهد و رفتار تابع تاخیر دیلی را دقیق تقریب بزند.

Time (seconds)