



طراحی کنترل کننده برای سرو موتور با استفاده
از روش زیگler – نیکولز و بهینه سازی ضرایب در

MATLAB

تهیه کننده:

داود شقاقی

Davood.shaghaghi@gmail.com

کپی برداری با ذکر منبع و نام نویسنده بلامانع است.

بهار ۱۳۸۸

در این مقاله، سعی بر آن است که یک کنترل کننده کلاسیک برای تابع تبدیل سرو موتور طراحی شود. ابتدا این کار با استفاده از روش زیگلر - نیکولز انجام می شود، مشاهده می شود که پاسخ مطلوبی بدست نمی آید، بنابراین با انتقال سیستم و تابع تبدیل به محیط `sisotool` سعی داریم که پاسخ را مطلوب و ضرایب را بهینه سازیم. یک تابع تبدیل معمول برای `servo motor` ها به صورت زیر است:

$$G(s) = \frac{1}{s(s+1)}$$

پاسخ سیستم حلقه بسته را بدست می آوریم:

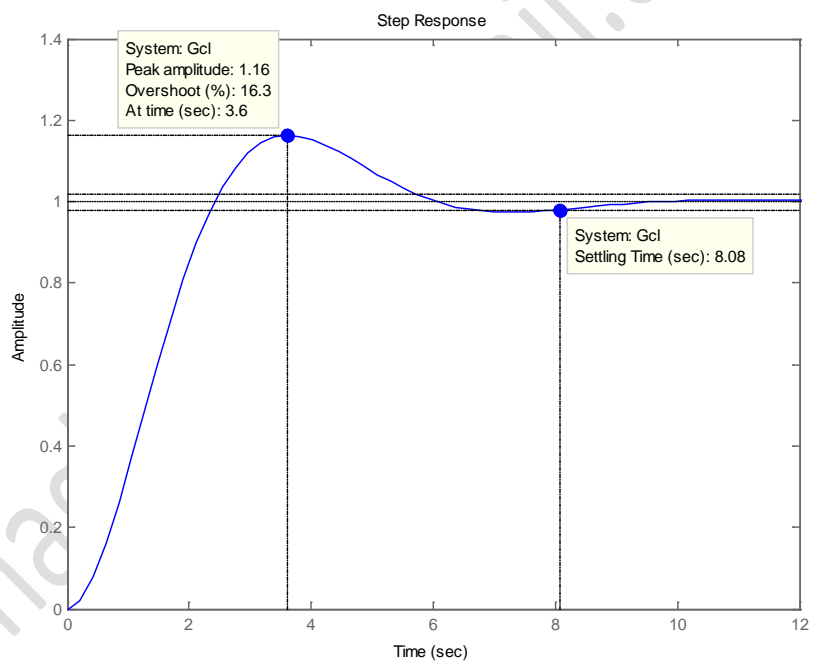
```
>> s=tf('s');
>> G=1/s/(s+1)

Transfer function:
      1
-----
s^2 + s

>> Gcl=feedback(G,1)

Transfer function:
      1
-----
s^2 + s + 1

>> step(Gcl)
```



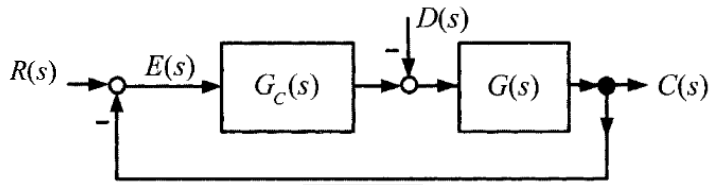
شکل 1

ملاحظه می شود که زمان نشست سیستم با توجه به مطلوبات مسئله، بالاست.

حال می خواهیم یک کنترلر PID (یا PI) طراحی کنیم که شرایط زیر را ارضا کند:

- سیستم تحت هر شرایط پایدار باشد.
- زمان استقرار (نشست) سیستم حداکثر ۱ ثانیه باشد.
- حداکثر فرجهش سیستم ۱۶/۵٪ باشد.
- خطای حالت ماندگار به ورودی شیب کمتر از ۰/۲ باشد.

سیستم کنترل حلقه بسته را به صورت زیر در نظر می گیریم:



شکل 2

با فرض $D(s)=0$ ، برای کنترلر PID داریم:

$$C(s) = k_p \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right)$$

$$= k_p \left(\frac{T_i T_d s^2 + T_i s + 1}{T_i s} \right)$$

$$G(s) = \frac{1}{s(s+1)}$$

$$\Rightarrow G(s)C(s) = \frac{k_p (T_i T_d s^2 + T_i s + 1)}{T_i s^2 (s+1)}$$

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s)C(s) = \frac{1}{\infty} = 0$$

به دلیل وجود انتگرال گیر در plant، K_v دارای شرایط مطلوبیست.

برای اینکه سیستم تحت هر شرایطی پایدار باشد، با تمامی جملات ستون اول جدول راث، مثبت باشند:

$$G(s)C(s) = \frac{k_p (T_i T_d s^2 + T_i s + 1)}{T_i s^2 (s+1)}$$

$$Gcl = \frac{G(s)C(s)}{1 + G(s)C(s)} = \frac{\frac{k_p (T_i T_d s^2 + T_i s + 1)}{T_i s^2 (s+1)}}{1 + \frac{k_p (T_i T_d s^2 + T_i s + 1)}{T_i s^2 (s+1)}} = \frac{k_p (T_i T_d s^2 + T_i s + 1)}{T_i s^3 + (T_i + k_p T_i T_d) s^2 + (k_p T_i s) s + k_p}$$

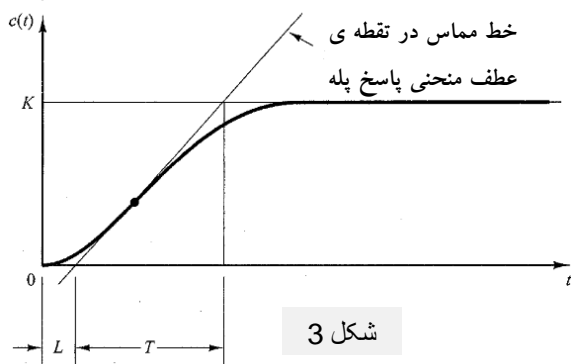
s^3	T_i	$k_p T_i$	
s^2	$T_i + k_p T_i T_d$	k_p	$\Rightarrow T_i + k_p T_i T_d > 0 \Rightarrow 1 + k_p T_d > 0$ همواره صحیح
s	$\frac{(T_i + k_p T_i T_d)(k_p T_i) - k_p T_i}{T_i + k_p T_i T_d}$		$\Rightarrow T_i + k_p T_i T_d - 1 > 0 \Rightarrow T_i(1 + k_p T_d) > 1$
1	k_p		

$$T_i > \frac{1}{1 + k_p T_d}$$

ابتدا می خواهیم پارامترهای PID را بصورت دستی محاسبه کنیم. در واقع این حل دستی، یک حدس یا تخمین اولیه از حدود مقدار پارامترها است و سپس با استفاده از Matlab، یک کنترلر با ضرایب بهینه طراحی خواهیم کرد.

چون plant درجه دو است، روش اول زیگلر-نیکولس برای آن مناسب است.

با توجه به این روش، ابتدا باید مقادیر L و T را از پاسخ پله (مطابق شکل ۳) تعیین کنیم و سپس از جدول ۱ پارامترهای کنترلر را بدست آوریم:



نوع کنترلر	K_p	T_i	T_d
P	$\frac{T}{L}$	∞	0
PI	$0.9 \frac{T}{L}$	$\frac{L}{0.3}$	0
PID	$1.2 \frac{T}{L}$	$2L$	$0.5L$

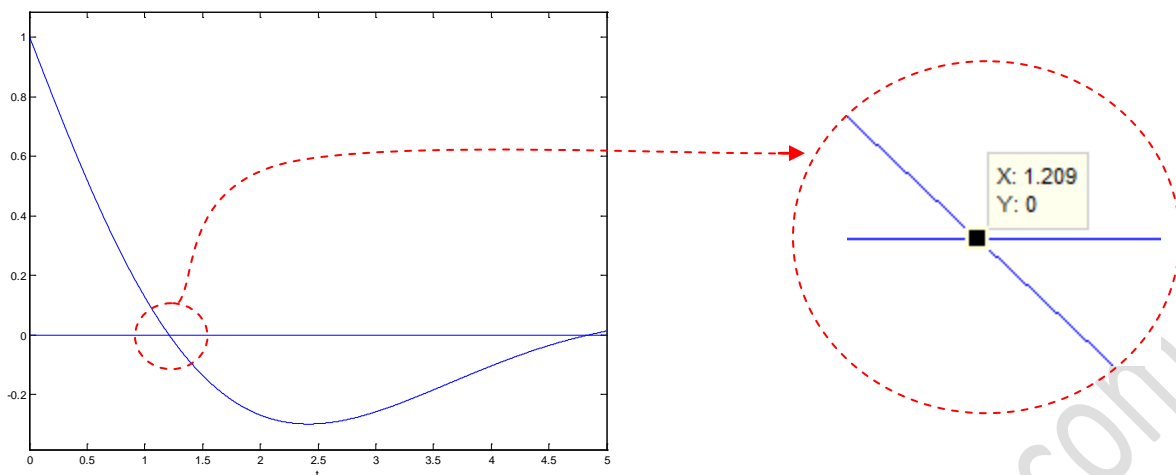
جدول 1

برای اینکار باید مراحل بدست آوردن پاسخ پله را به صورت symbolic انجام دهیم تا در نهایت معادله ی منحنی را داشته باشیم:

```
>> syms s
>> G=1/s/(s+1); %%plant transfer function
>> Gcl=G/(G+1); %%close loop transfer function
>> C=Gcl/s; %%step response in Laplace domain
>> Ct=ilaplace(C); %%step response in time domain
>> pretty(simplify(Ct))
```

$$1 - \exp\left(-\frac{t}{2}\right) \cos\left(\frac{t}{2}\right) + \frac{1}{3} \sin\left(\frac{t}{2}\right)$$

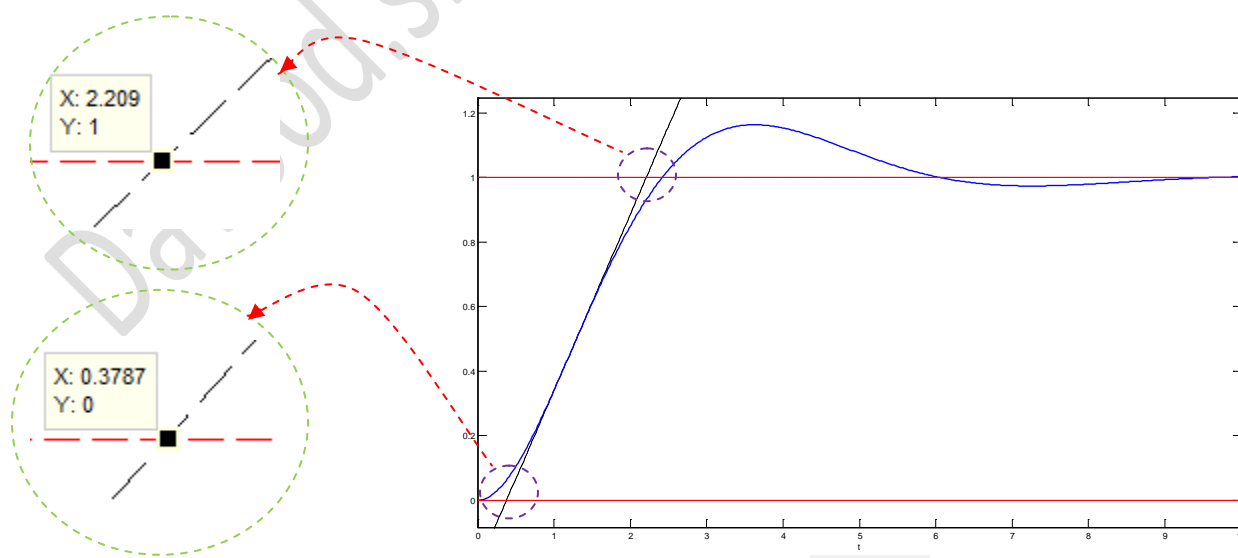
```
>>
>> d2=diff(Ct,2); %%2th difference of C(t)
>> ezplot(d2,[0 10]) %%plot 2th difference of C(t)
>> line([0 10],[0 0])
```



شکل 4 مشتق دوم منحنی پاسخ پله

تا اینجا نقطه ی عطف منحنی بدست آمد . حال باید مقدار شیب منحنی و مقدار منحنی را در این نقطه بدست بیاوریم و سپس معادله ی خط مماس را بدست آوریم:

```
>> d1=diff(Ct); %%first difference of C(t)
>> slope=subs(d1,1.209); %%slope of curve in t=sol
>> y0=subs(Ct,1.209); %% value of curve in t=sol
>> syms t
>> y=slope*(t-1.209)+y0; %%Tangent line at inflection point
>> ezplot(y,[0 10]) %%plot of tangent line
>> hold on;
>> ezplot(Ct,[0 10]) %%plot of step response
>> line([0 10],[0 0])
```



شکل 5

مقادیر L و T به صورت زیر محاسبه می شوند :

$$L = .3787 \text{ s}$$

$$T = 2.209 - .3787 = 1.8303$$

با توجه به جدول پارامترهای کنترلر PI به صورت زیر بدست می آید :

$$k_p = .9 \frac{T}{L} = .9 \frac{1.8303}{.3787} = 4.3498$$

$$T_i = \frac{L}{.3} = \frac{.3787}{.3} = 1.2623$$

$$T_d = 0$$

و کنترلر PI به صورت زیر خواهد بود :

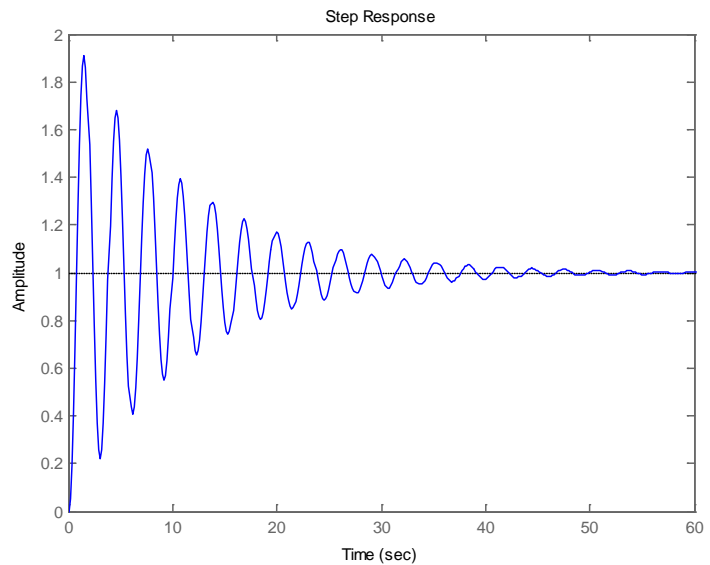
$$G_c(s) = 4.3498 \left(1 + \frac{1}{1.2623 s} \right)$$

پاسخ پله ی سیستم با کنترلر را بدست می آوریم :

```
>> clear s
>> s=tf('s');
>> Gc=4.3498*(1+1/1.2623/s);
>> G=1/s/(s+1);
>> Gc1=feedback(Gc*G,1)

Transfer function:
      4.35 s + 3.446
-----
s^3 + s^2 + 4.35 s + 3.446

>> step(Gc1)
```



شکل 6

اکنون باید در محیط `sisotool` ، قطب های کنترلر را آنقدر جابجا کنیم تا به حول و حوش پاسخ مطلوب برسیم . اگر با این کار نتوانیم به جواب مطلوب برسیم ، این کنترلر برای رسیدن به شرایط مسئله مطلوب نیست و باید به سراغ PID برویم.

`>> sisotool(G,Gc)`

با جابجایی قطب کنترلر و تغییر گین آن ، به این نتیجه می رسیم که این کنترلر مناسب نیست.

با توجه به جدول ، پارامترهای کنترلر PID به صورت زیر محاسبه می شود:

$$k_p = 1.2 \frac{T}{L} = 1.2 \frac{1.8303}{.3787} = 5.7997$$

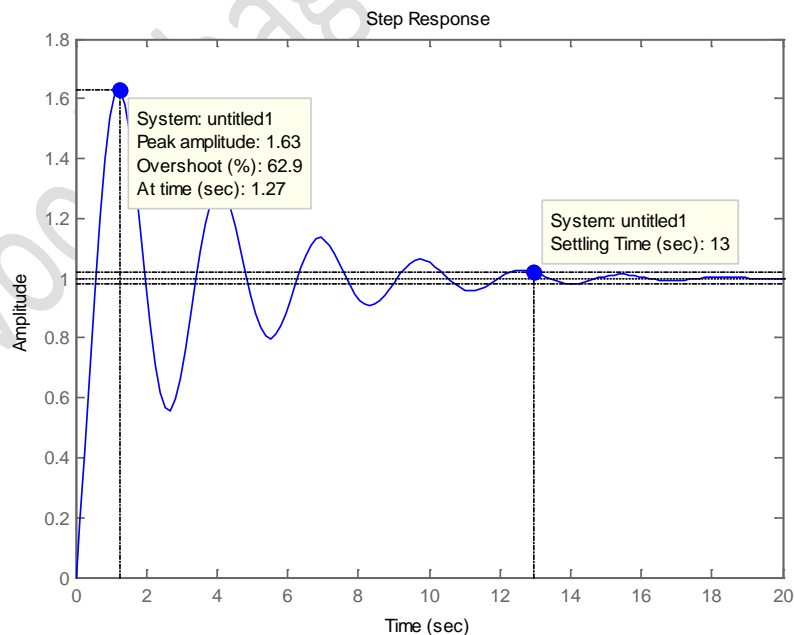
$$T_i = 2L = 2(.3787) = .7574$$

$$T_d = .5L = .1893$$

و PID به فرم زیر خواهد بود :

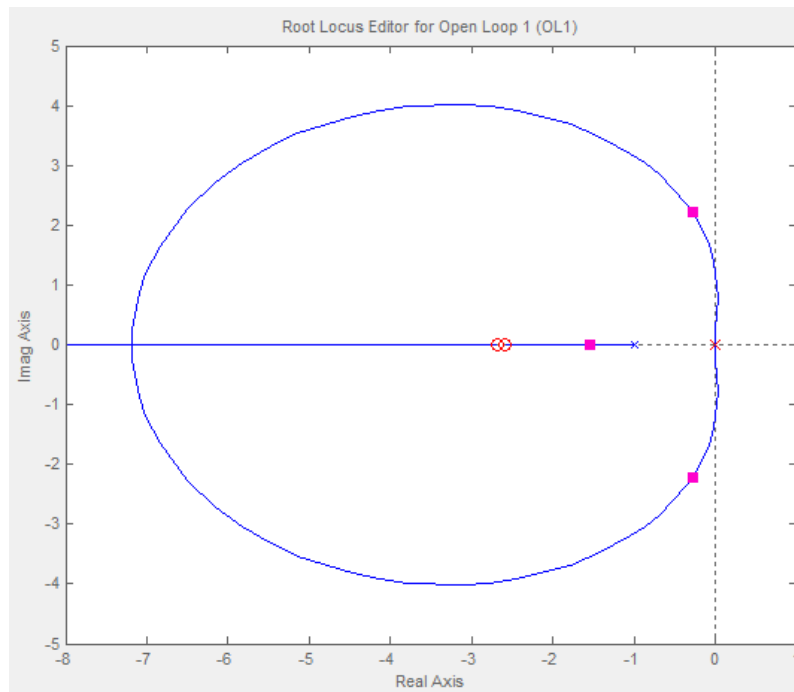
$$G_c(s) = 5.7997 \left(1 + \frac{1}{.7574 s} + .1893 s \right)$$

پاسخ پله ی اولیه به صورت زیر است :



شکل 7

مکان ریشه های plant و کنترلر اولیه :

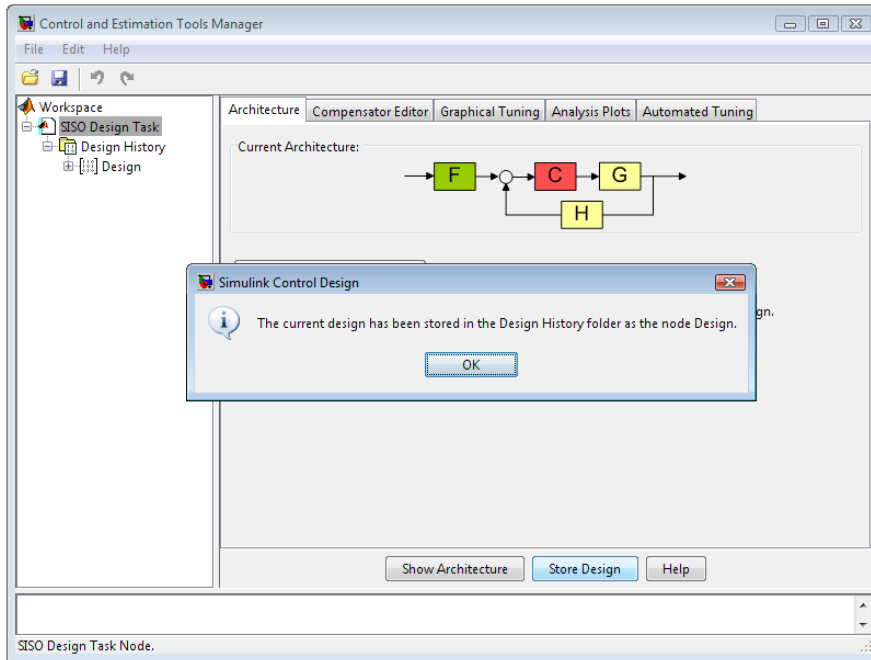


شکل 8

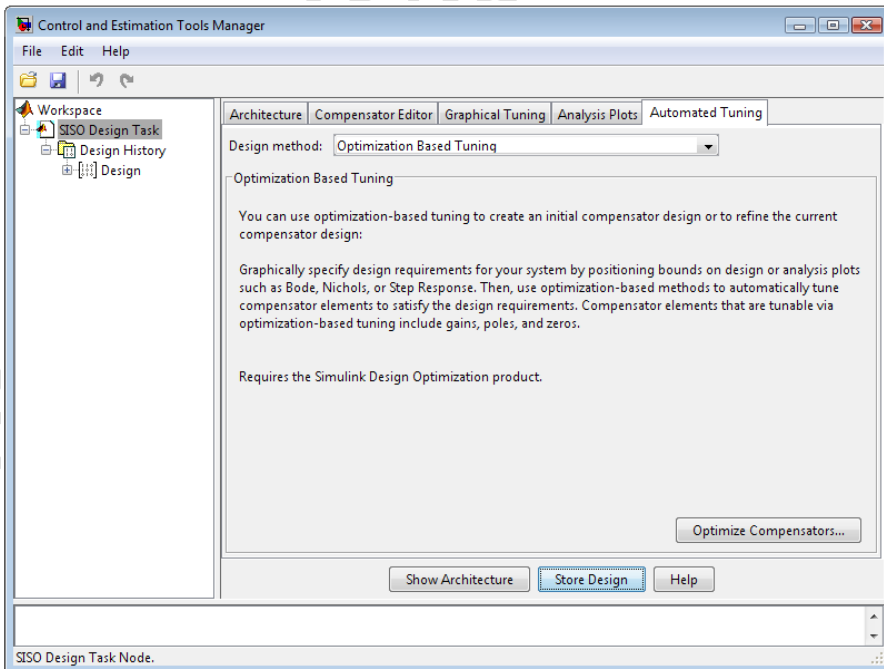
اکنون با استفاده از **sisotool**، کنترلر طراحی شده را بهینه می کنیم. این پروسه شامل تغییر پارامترهای PID تا رسیدن به شرایط مطلوب می باشد.

```
>> Gc=5.7997*(1+1/.7574/s+.1893*s);  
>> sisotool(G,Gc)
```

ابتدا مطابق شکل (۸) در پایین پنجره ی **Control and Estimation Tools Manager**، با انتخاب **Store Design**، کنترلر اولیه را ذخیره می کنیم. از تب **Automated tuning**، نوع طراحی (**Design Method**) را **Optimization Based Tuning** انتخاب می کنیم. سپس **Optimize Compensators...** را کلیک می کنیم، شکل (۹).



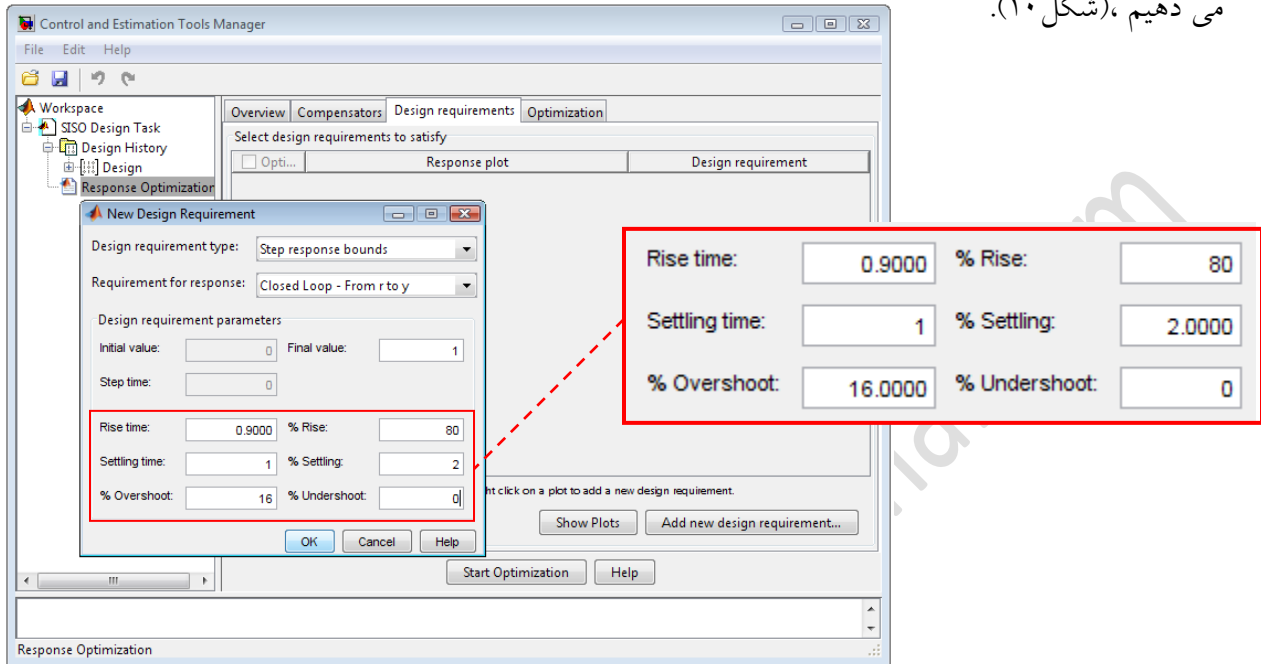
شکل 8



شکل 9

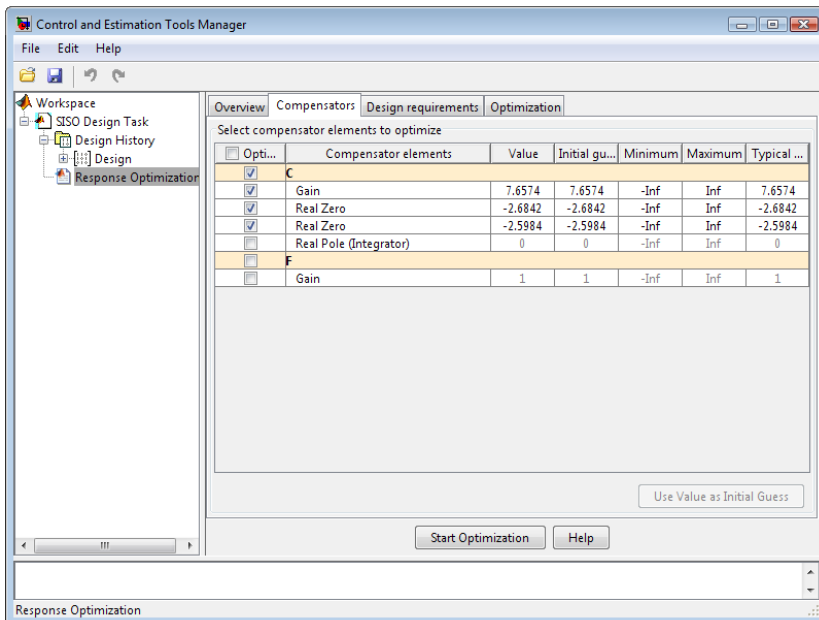
در این قسمت باید شرایط مطلوب مسئله را وارد کنیم. این کار را از تب Design requirements انجام

می دهیم، (شکل ۱۰).



شکل ۱۰

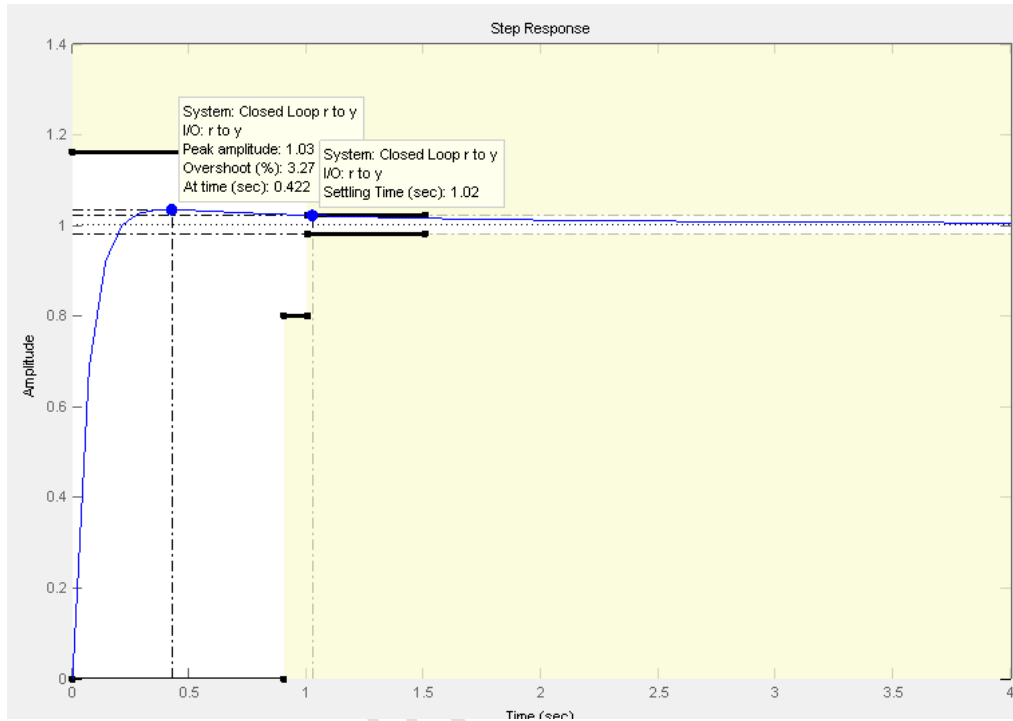
در مرحله ی بعد ، باید پارامترهای tuning را انتخاب کنیم. در این قسمت متغیرهایی که Matlab اجازه دارد در آنها تغییر به وجود آورد تا به جواب مطلوب برسد را انتخاب می کنیم . این کار را از طریق تب Compensators انجام می دهیم. با انتخاب check mark برای C پارامترهای کنترلر انتخاب می شود.



شکل ۱۱

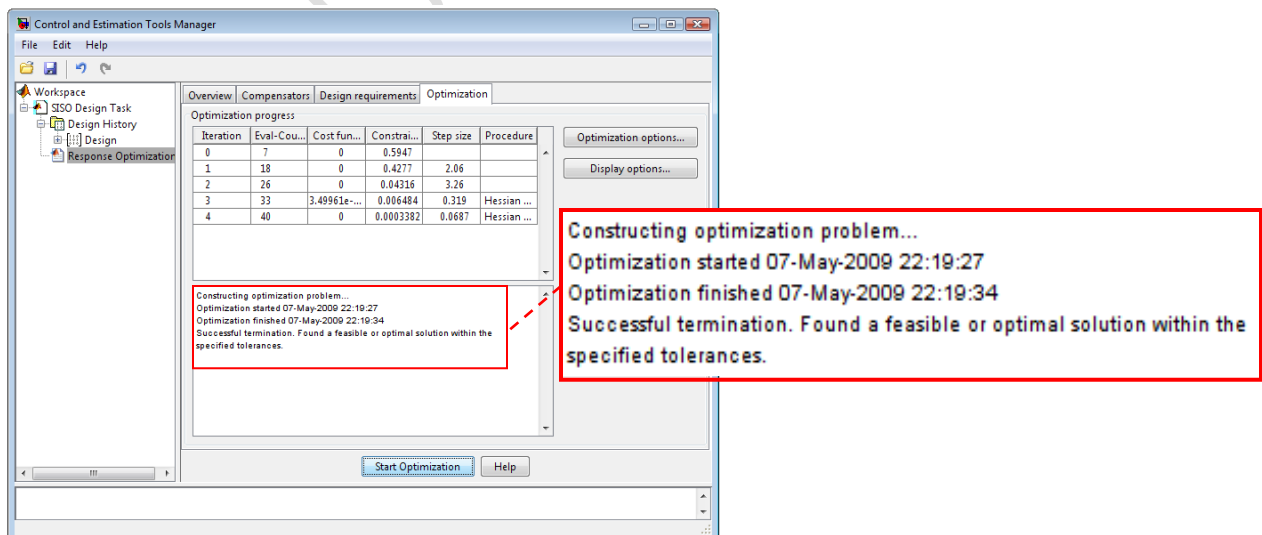
حال با انتخاب گزینه ی **start Optimization** ، بهینه سازی کنترلر انجام خواهد شد. Matlab به صورت اتوماتیک، بهترین کنترلی که در شرایط مسئله صدق کند را پیدا خواهد کرد.

شکل ۱۲ ، روند این پروسه را نشانی دهد:



شکل ۱۲

پنجره ی شکل ۱۳ نشان دهنده ی پایان بهینه سازی است و بیانگر این است کنترلر مناسب یافت شده است :

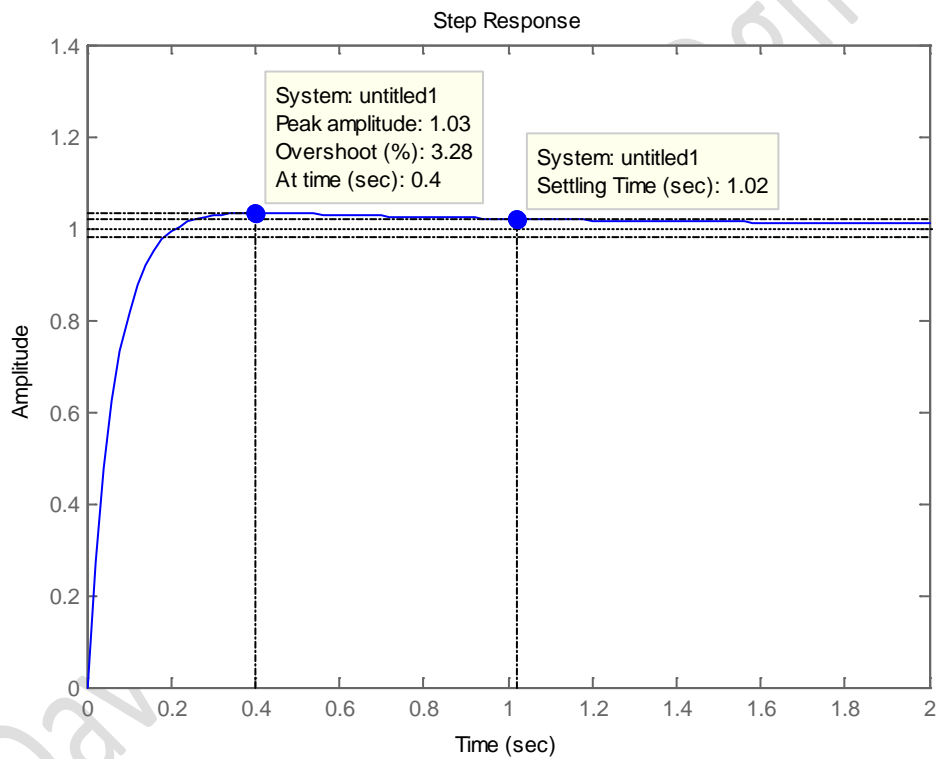


شکل ۱۳

کنترلر طراحی شده دستی به صورت زیر بهینه شد :

```
>> Gc  
  
Zero/pole/gain:  
15.8177 (s+1.335) (s+0.3625)  
-----  
s
```

برای اطمینان از شرایط مطلوب ، پاسخ پله ی plant و کنترلر را بدست می آوریم:



شکل 14

شرط اول را بررسی می کنیم :

$$G_c = \frac{15.8177(s+1.335)(s+.3625)}{s}$$

$$= \underbrace{9.3182}_{k_p} \left(1 + \frac{1}{\underbrace{3.5077}_{T_i} s} + \underbrace{0.5891}_{T_d} s\right)$$

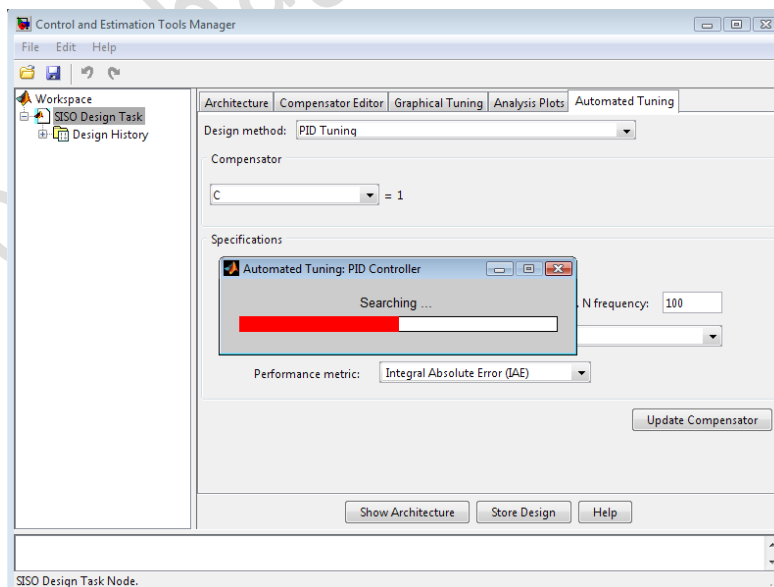
$$T_i = 3.5077 > \frac{1}{1+k_p T_d} = \frac{1}{1+9.3182(.5891)} = 0.1541 \quad \checkmark$$

ملاحظه می شود که با کنترلر فوق ، شرایط مسئله برآورده شده است .

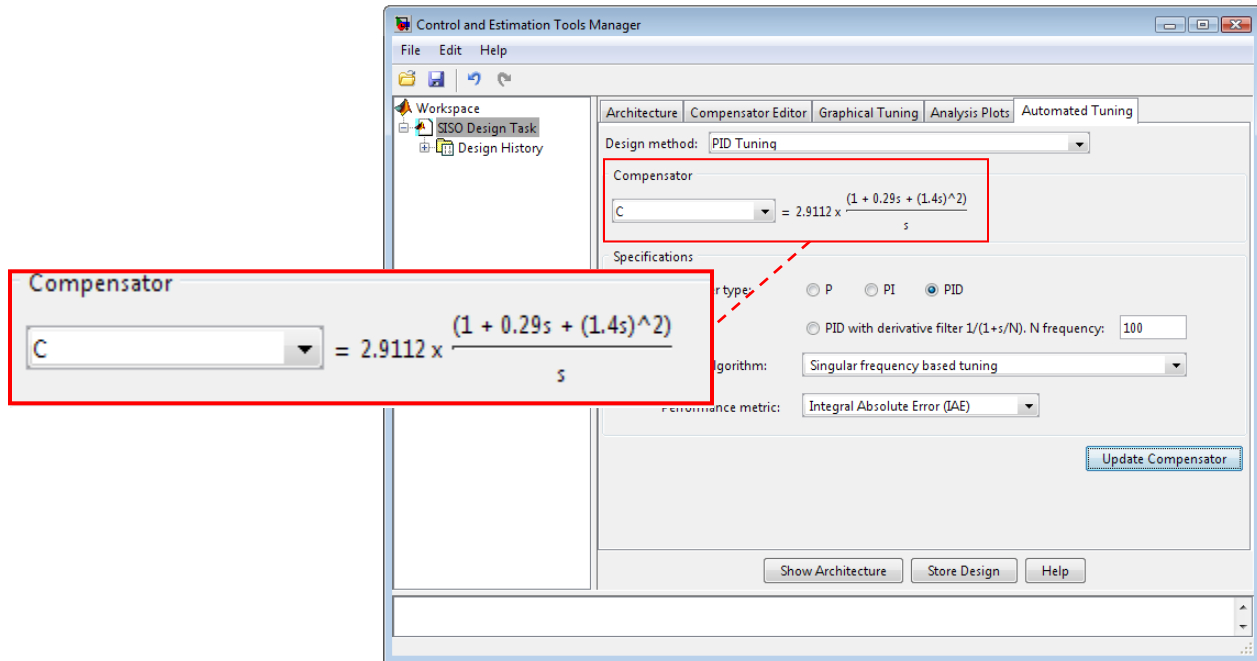
تا اینجا روند کار به این صورت شد که ابتدا کنترلی به صورت دستی طراحی شد و سپس توسط Matlab بهینه شد. حال می خواهیم طراحی اولیه را هم با Matlab انجام دهیم.

```
>> s=tf('s');
>> G=1/s/(s+1);
>> sisotool(G)
```

از تب Automated tuning ، این بار روش طراحی را PID Tuning انتخاب می کنیم و سپس Update Compensator را کلیک می کنیم. در این حین یک کنترلر PID طراحی می شود.

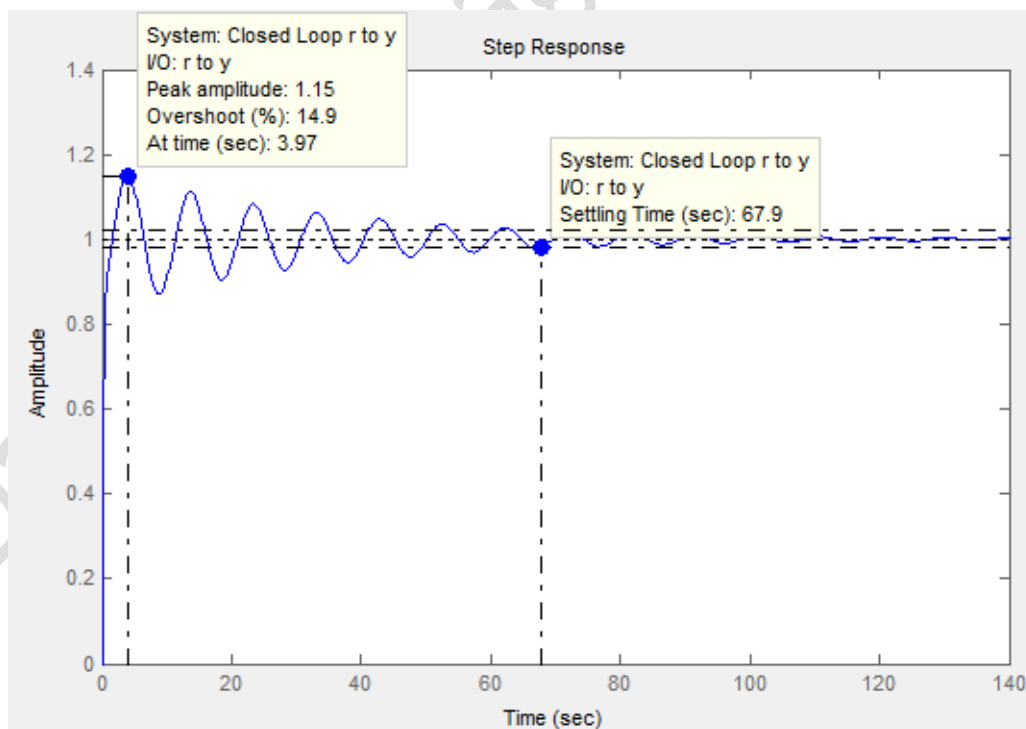


شکل 15



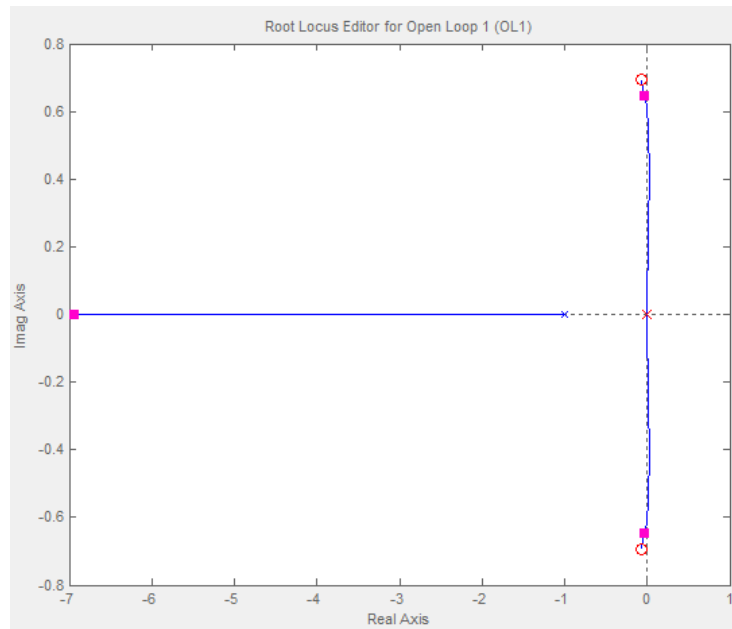
شکل 16

پاسخ پله ی سیستم با کنترلر اولیه به صورت زیر است :



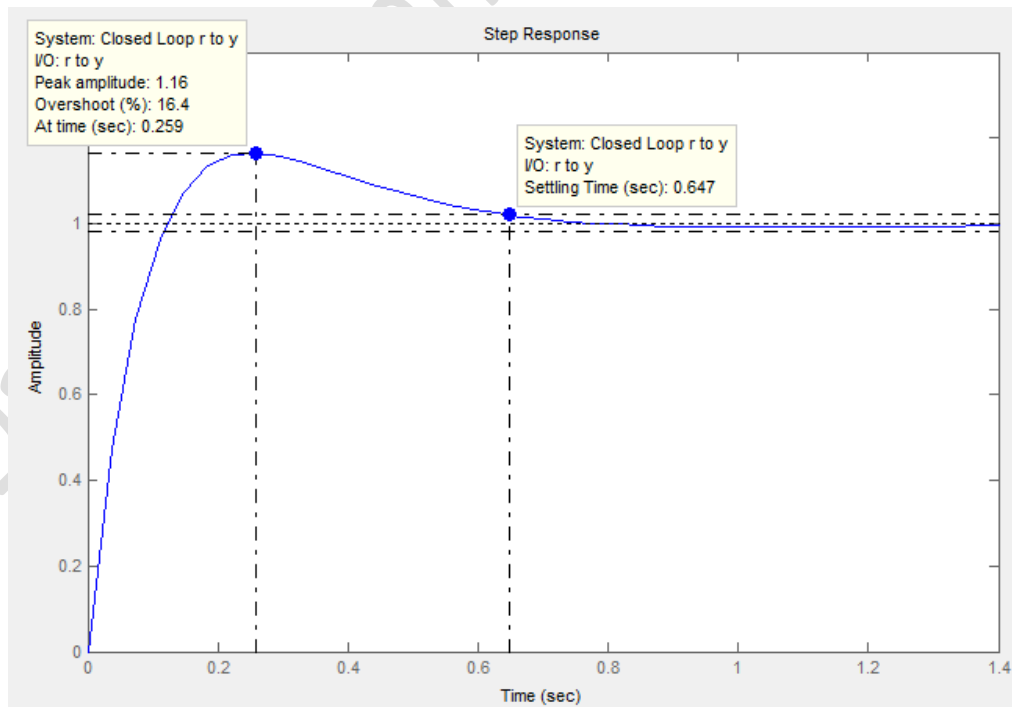
شکل 17

مکان ریشه ی کنترلر و plant :



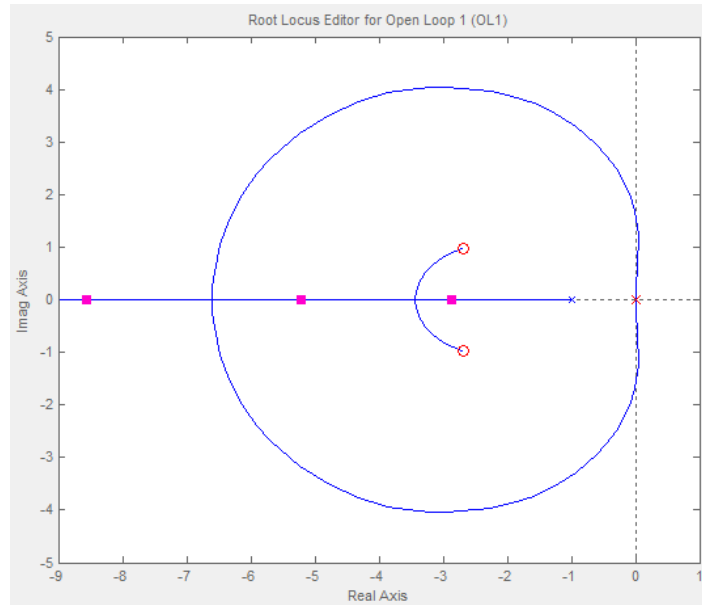
شکل 17

حال باید با تغییر مکان قطب ، پاسخ را به مقادیر دلخواه نزدیک کنیم. یک تغییر نمونه در مکان صفرها و مقدار گین به پاسخ زیر منجر می شود :



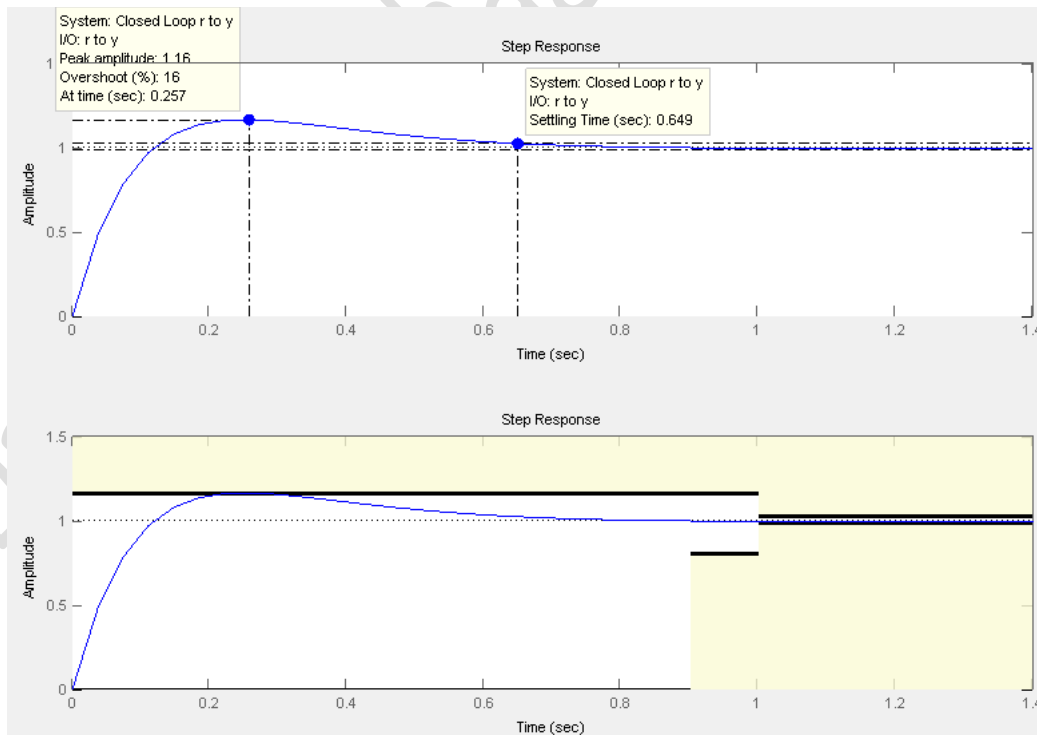
شکل 18

مکان ریشه ی کنترلر پس از تغییر محل صفرها و مقدار گین :

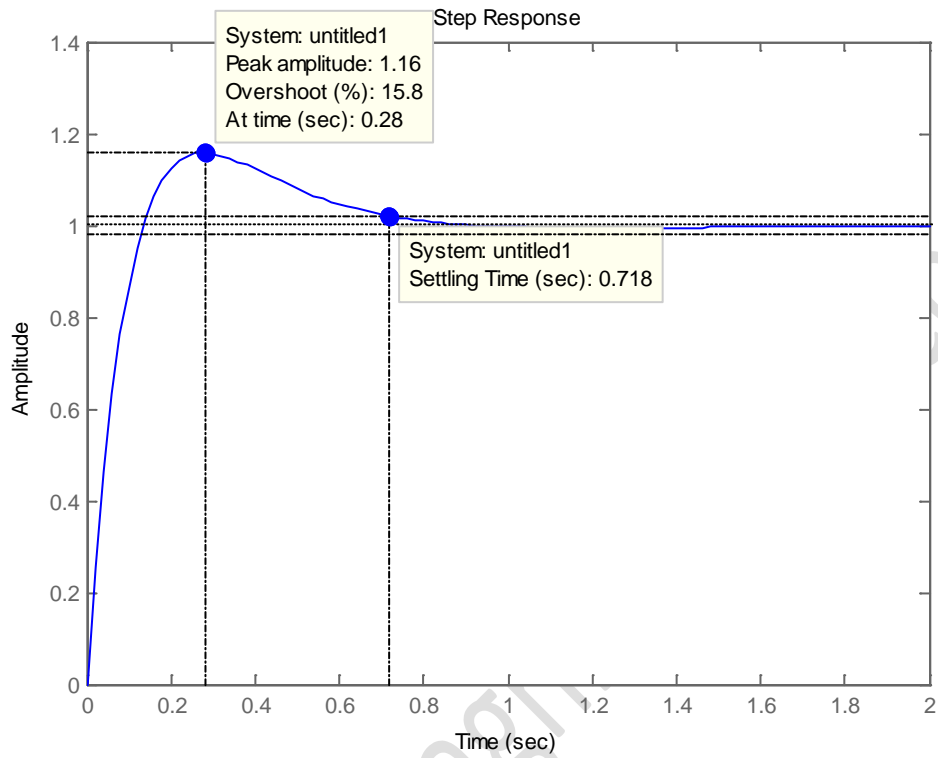


شکل 19

با تکرار مرحله بهینه سازی ، این بار برای این کنترلر ، پاسخ بهینه به صورت زیر بدست آمده است :



شکل 20



شکل 21

و کنترلر PID بهینه به صورت زیر بدست می آید :

```
>> C
Zero/pole/gain:
15.9795 (s^2 + 5.321s + 8.008)
-----
s
```

شرط اول را بررسی می کنیم :

$$C = \frac{15.9795 (s^2 + 5.321 s + 8.008)}{s}$$
$$= \underbrace{3.0031}_{k_p} \left(1 + \frac{1}{\underbrace{.6645}_{T_i} s} + \underbrace{.1879}_{T_d} s \right)$$
$$T_i = .6645 > \frac{1}{1 + k_p T_d} = \frac{1}{1 + 3.0031 (.1879)} = 0.5643 \quad \checkmark$$

ملاحظه می شود که با کنترلر فوق ، شرایط مسئله برآورده شده است .