

مقدمه

سیستمی که قرار است در این پروژه مورد بررسی قرار بگیرد، سیستم گوی و میله است. این سیستم یکی از سیستم های کلاسیک در تئوری کنترل است. در این پروژه قصد داریم در ابتدا سیستم را به صورت ریاضی مدل سازی کرده و سپس با تحلیل صفر و قطب های آن رفتار سیستم را بررسی می کنیم. در مرحله بعد با استفاده از یک معماری مشخص، اقدام به کنترل سیستم می کنیم.

خواسته دوم :

Handwritten mathematical derivation for a cart-pole system. The derivation includes the following steps:

- Equations of motion:

$$\left(\frac{J_b}{r^2} + m\right)\ddot{p} + mg \sin \theta = m p \ddot{\theta} = 0$$

$$(m p^2 + J)\ddot{\theta} + 2 m p \dot{p} \dot{\theta} + mg p \cos \theta = \tau$$
- State-space representation:

$$X = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p \\ \dot{p} \\ \theta \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} \rightarrow \begin{cases} \dot{x}_1 = \dot{p} \\ \dot{x}_2 = \ddot{p} = -\frac{mg \sin(x_4)}{\frac{J_b}{r^2} + m} + \frac{m x_1 x_4}{\frac{J_b}{r^2} + m} \\ \dot{x}_3 = \dot{\theta} = x_4 \\ \dot{x}_4 = \ddot{\theta} = -\frac{2 m x_1 x_2 x_4}{m x_1^2 + J} - \frac{mg x_1 \cos(x_4)}{m x_1^2 + J} + \frac{u}{m x_1^2 + J} \end{cases}$$
- Control input: $u = \tau$
- Output: $y = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p \\ \theta \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_3 \end{bmatrix}$
- Feedback control laws:

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = \dot{p} = x_2 = 0 \rightarrow \dot{x}_2 = 0 = -\frac{mg \sin(x_4)}{\frac{J_b}{r^2} + m} = 0 \rightarrow x_4 = 0 \\ \dot{x}_3 = \dot{\theta} = x_4 = 0 \rightarrow \dot{x}_4 = 0 = -\frac{u - mg x_1 \cos(x_4)}{m x_1^2 + J} \rightarrow u = mg x_1 \cos(x_4) = mg x_1 \end{cases}$$

شکل بالا معادلات فضای حالت بر حسب معادلات حرکت سیستم ساده هستند و نقطه کار سیستم نیز محاسبه شده است که بیشمار نقطه کار دارد (به ازای هر x_1).

خواسته سوم :

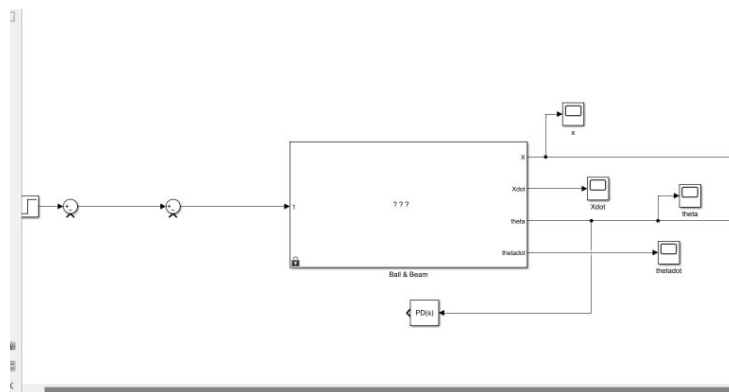
3.1:

محاسبات دستی معادلات حالت سیستم به صورت زیر می باشد:

$$\begin{aligned}
 & \left(\frac{J_b}{r^2} + m \right) \ddot{\theta} + (mr^2 + J_b) \frac{1}{r} \ddot{\theta} - mP \ddot{\theta} = mg \sin(\theta) \rightarrow \\
 & \underbrace{\left(\frac{J_b}{r^2} + m \right)}_a \underbrace{\ddot{\theta}}_b + \underbrace{(mr^2 + J_b)}_c \underbrace{\frac{1}{r} \ddot{\theta}}_d = \underbrace{mg \sin(\theta)}_e \quad (1) \\
 & (m\dot{r}^2 + J_b + J_w) \ddot{\theta} + (2m\dot{r}P + bL^2) \dot{\theta} + kL^2 \theta + (mr^2 + J_b) \frac{1}{r} \ddot{r} - mgP \cos(\theta) = u(t) L \cos(\theta) \\
 & \rightarrow \underbrace{(m\dot{r}^2 + J_b + J_w)}_e \underbrace{\ddot{\theta}}_f + \underbrace{(2m\dot{r}P + bL^2)}_g \underbrace{\dot{\theta}}_h + \underbrace{kL^2}_i \underbrace{\theta}_j + \underbrace{(mr^2 + J_b)}_k \underbrace{\frac{1}{r} \ddot{r}}_l = \underbrace{mgP \cos(\theta)}_m \underbrace{= u(t) L \cos(\theta)}_n \\
 & \text{دو عبارت بالا را با فرض } \dot{r} = x_1 \text{ و } \ddot{r} = \dot{x}_1 \text{ نوشتن می کنیم} \\
 & \text{پس: } \begin{cases} \dot{x}_1 = \frac{b(f+g-i-j)+e(c+d)}{ae-bh} \\ \dot{x}_2 = \frac{a(f+g-i-j)+e(c+d)}{bh-ae} \end{cases}
 \end{aligned}$$

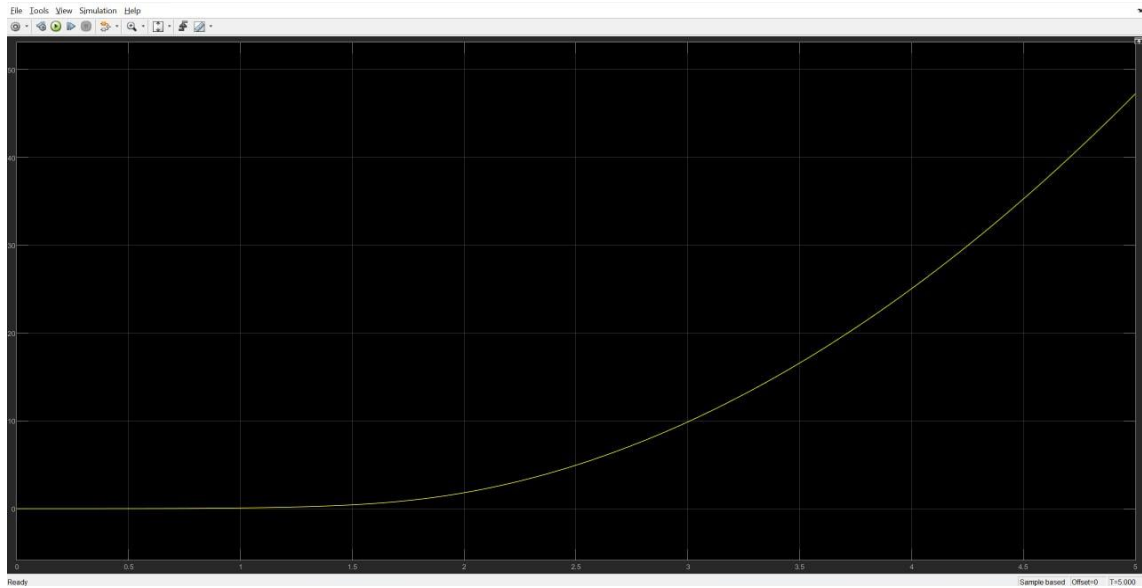
3:2

مدار بسته شده در سیمولینک به صورت زیر می باشد:

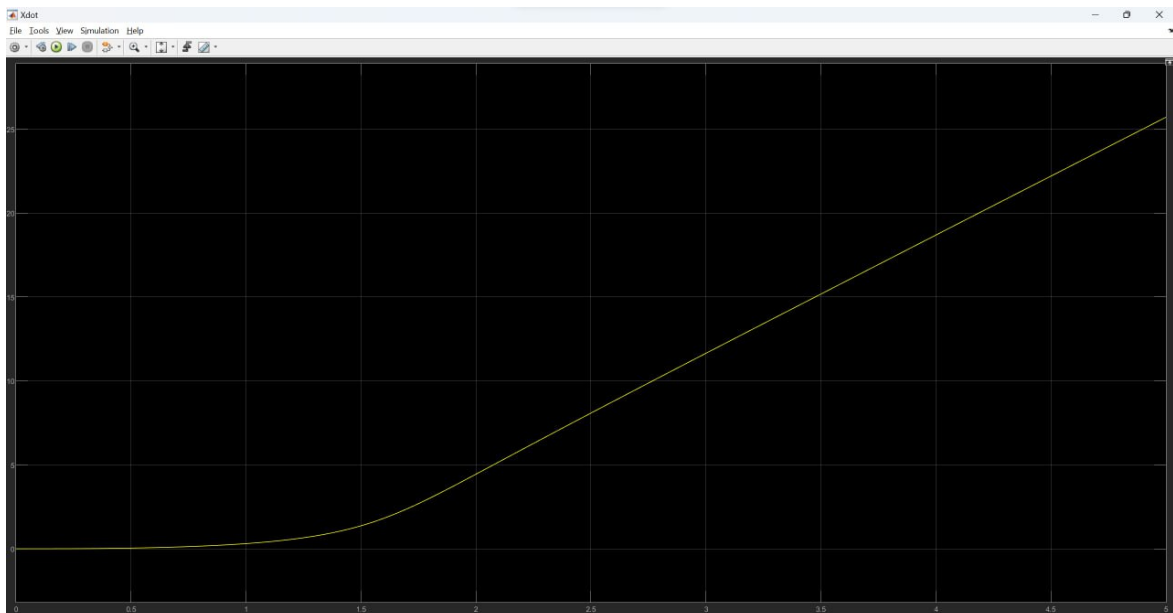


خروجی های متغیر های حالت در سیمولینک مطابق شکل های زیر می باشند:

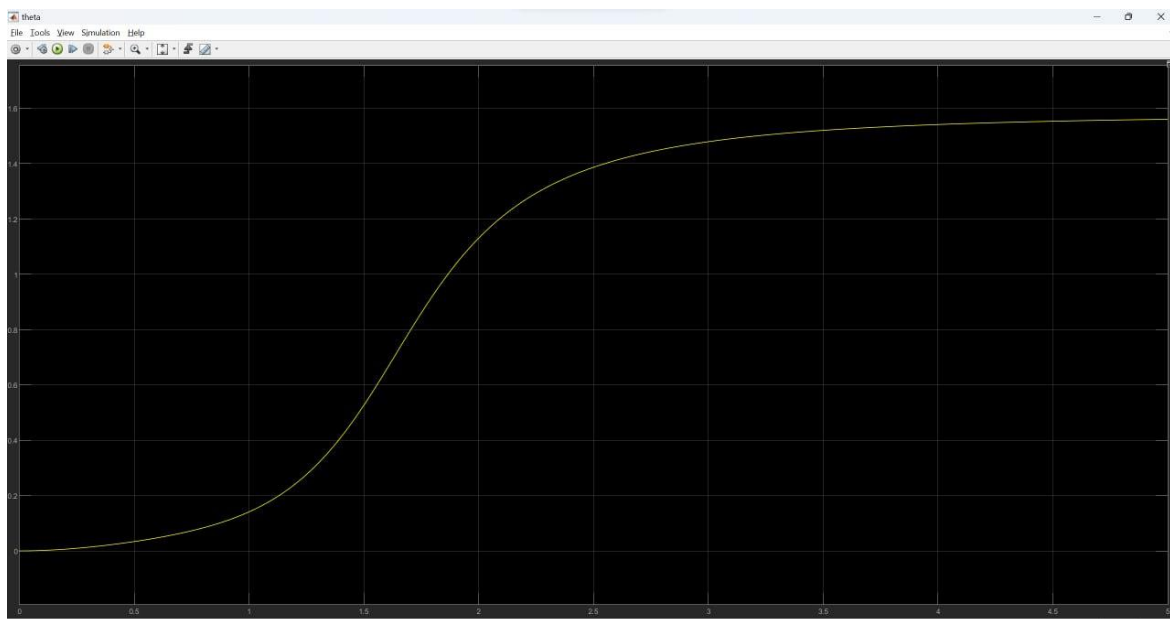
X_1 :



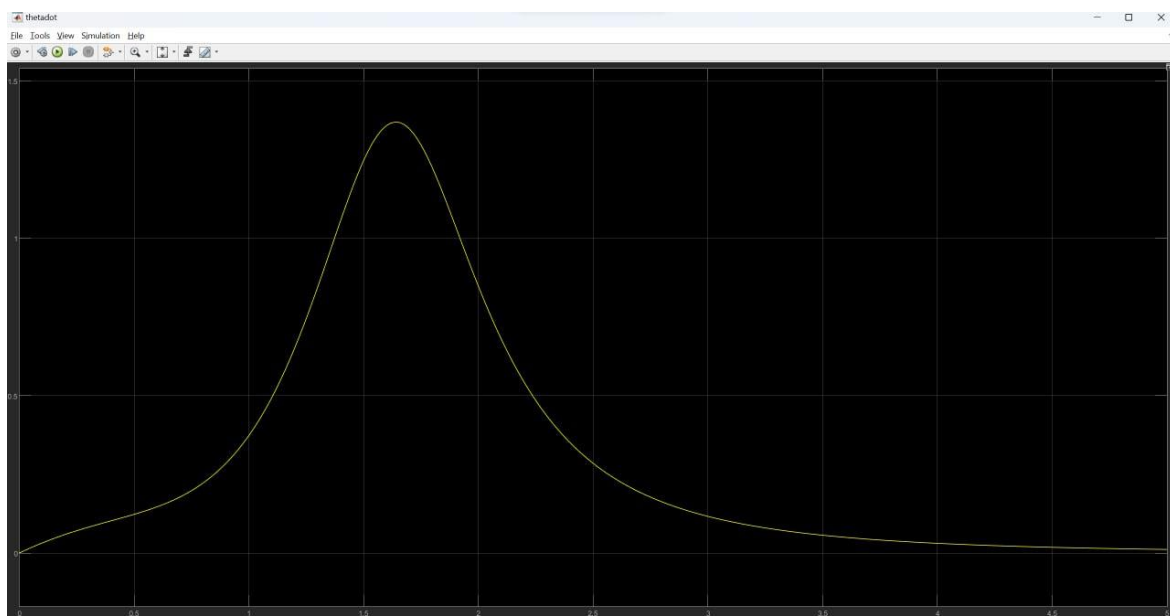
X_2 :



X_3 :

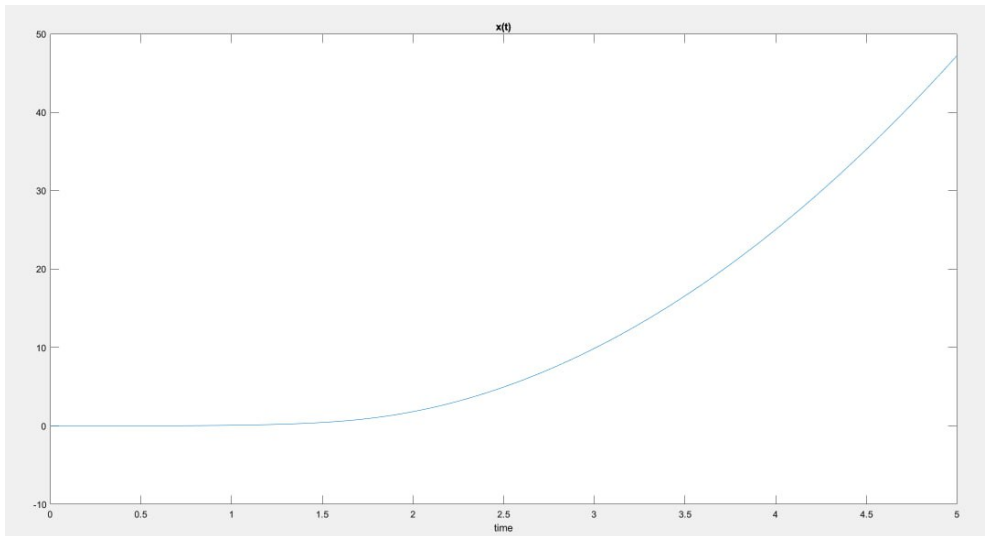


X_4 :

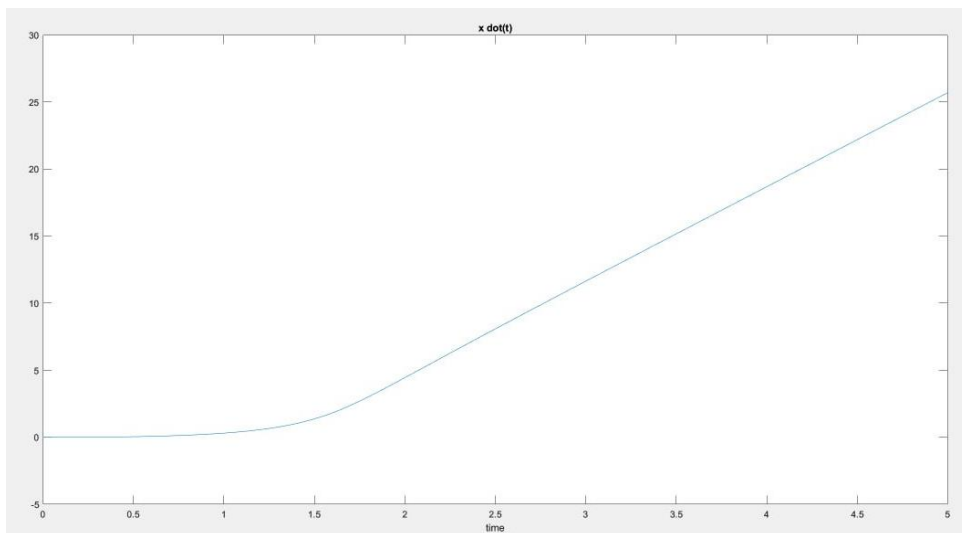


حال معادلات حالت که معادلات دیفرانسیل مرتبه اول هستند را در نرم افزار متلب با کمک دستور ode45 حل کرده و در بازه زمانی 0 تا 5 ثانیه پاسخ متغیر ها به ازای ورودی پله را رسم میکنیم:

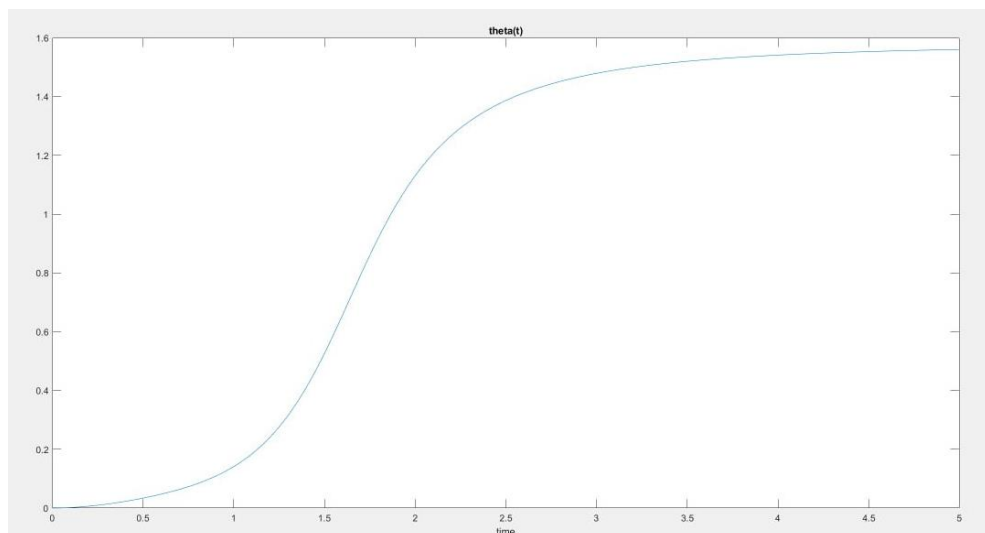
X_1 :



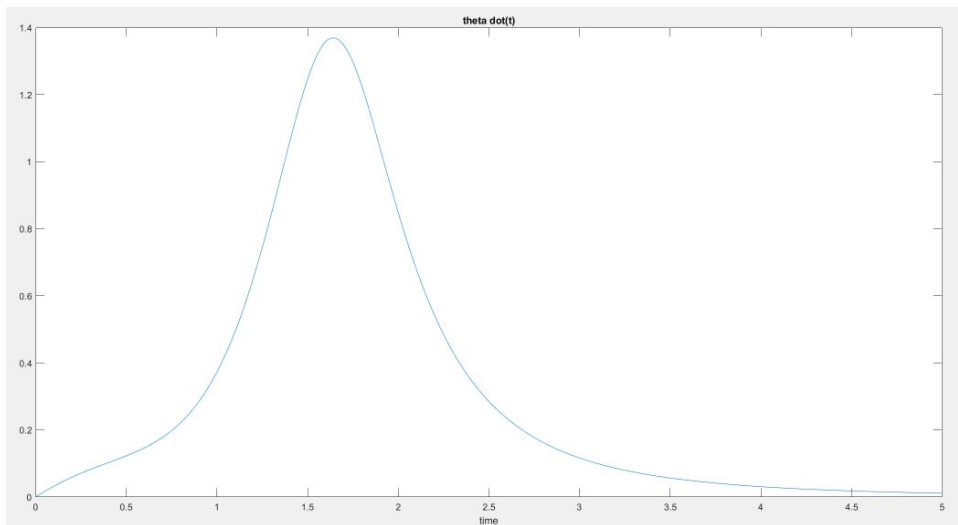
X_2 :



X_3 :



X_4 :



مشاهده میشود که خروجی های دستگاه معادلات دیفرانسیل کاملاً مشابه خروجی های سیمولینک هستند.

خواسته چهارم :

معادلات خطی سازی شده به صورت زیر میباشند:

$$\dot{X} = A(X - X_0) + B(u - u_0)$$

$$Y = C(X - X_0) + D(u - u_0)$$

$$A = \frac{\partial f}{\partial x}, B = \frac{\partial f}{\partial u}, C = \frac{\partial g}{\partial x}, D = \frac{\partial g}{\partial u}$$

ماتریس های A و B را به کمک دستور jacobian محاسبه کرده و با دستور subs به ازای نقطه کار داده شده بدست می آوریم. ماتریس های C, D را به صورت دستی محاسبه میکنیم. (معادلات f و g را در بخش دوم و سوم بدست آورده بودیم.)

ماتریس های محاسبه شده به صورت زیر می باشند:

```

A:
      0      1.0000      0      0
    -0.3780      0      7.0147      0.0343
      0      0      0      1.0000
    18.9001      0     -0.3797     -1.7133

B:
      0
    -0.0699
      0
     3.4965

C =
      1      0      0      0
      0      0      1      0

D =
      0
      0

```

حال با کمک رابطه زیر توابع تبدیل را محاسبه میکنیم (با دستور ss2tf):

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = C(SI - A)^{-1}B + D$$

```

x_s =

      -0.06993 s^2 + 24.5
-----
s^4 + 1.713 s^3 + 0.7577 s^2 - 132.4
|
Continuous-time transfer function.

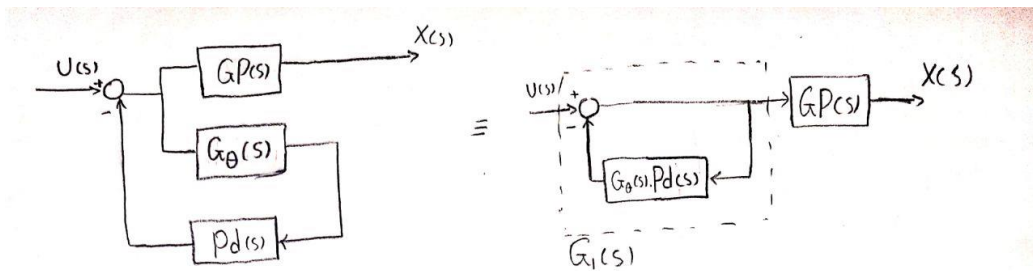
theta_s =

      3.496 s^2
-----
s^4 + 1.713 s^3 + 0.7577 s^2 - 132.4

```

خواسته پنجم:

به کمک روابط جبر بلوکی و به صورت زیر تابع تبدیل خروجی $X(s)$ به ورودی $Y(s)$ را مینویسیم:



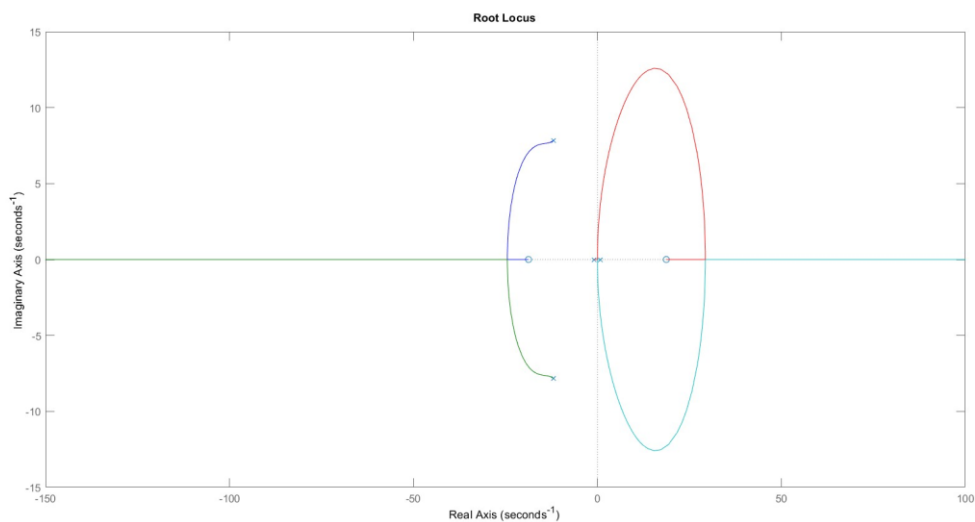
$$G_1(s) = \frac{1}{1 + G_\theta(s) \cdot P_d(s)} \quad \frac{X(s)}{U(s)} = G_1(s) \cdot G_p(s) = \frac{G_p(s)}{1 + G_\theta(s) P_d(s)}$$

$$\Rightarrow \frac{X(s)}{U(s)} = \frac{\frac{-0.0699s^2 + 2.1}{s^2 + 1.713s^2 + 0.7557s - 1.342}}{1 + \frac{1.1494s^2}{s^2 + 1.713s^2 + 0.7557s - 1.342}} \cdot (58.178 + 4.139s)$$

$$= \frac{-0.06999s^2 + 2.1}{s^2 + (1.713 + 4.139 \cdot 1.1494)s^2 + (0.7557 + 58.178 \cdot 1.1494)s - 1.342}$$

خواسته ششم :

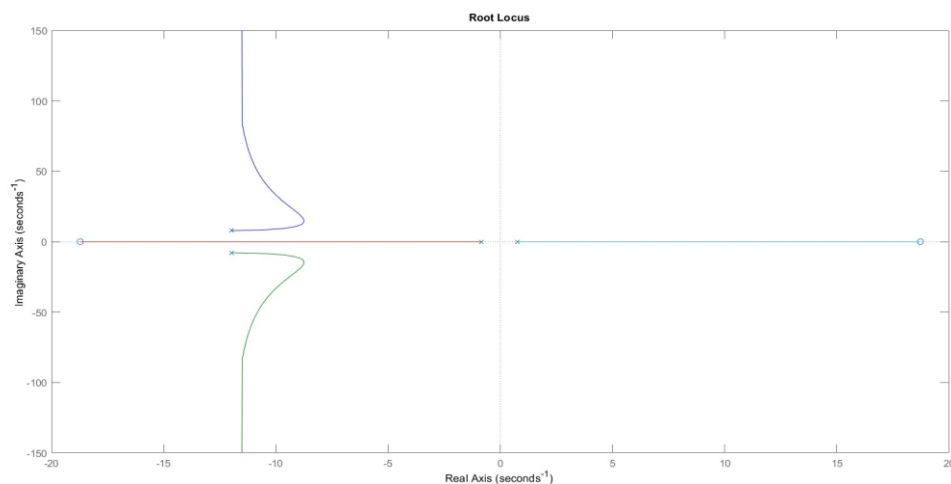
نمودار مکان ریشه سیستم به ازای $k > 0$ به صورت زیر میباشد:



سیستم حلقه بسته دو قطب مزدوج مختلط سمت چپ محور $j\omega$ دارد که یکی به منفی بینهایت و دیگری به صفر سیستم که سمت چپ محور است میرود پس این دو قطب به ازای همه k ها سمت چپ محور اند و سیستم را ناپایدار نمیکند. سیستم دو قطب حقیقی نیز حول صفر دارد (یکی در 0.76 , دیگری در

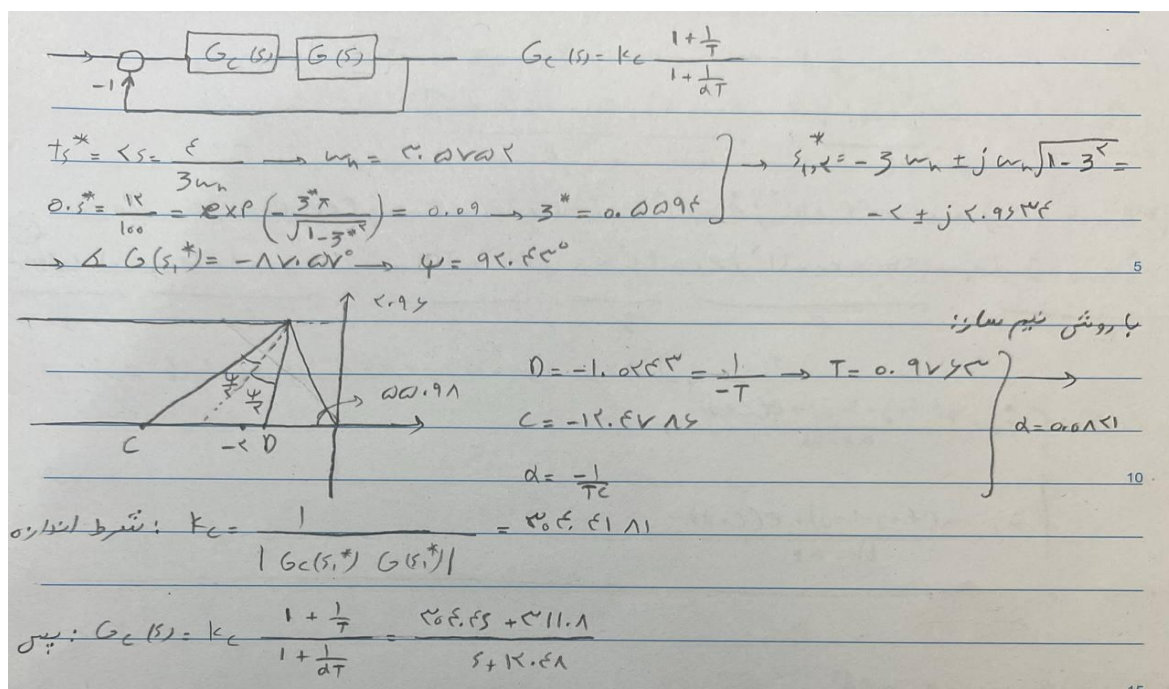
0.84- که قطب 0.76 با افزایش k روی شاخه آبی حرکت کرده و به مثبت بی نهایت میرود و همواره در سمت راست محور موهومی حداقل یک قطب داریم پس سیستم به ازای هر k ناپایدار است.

به ازای $k < 0$ نیز مکان ریشه به شکل زیر در می آید:



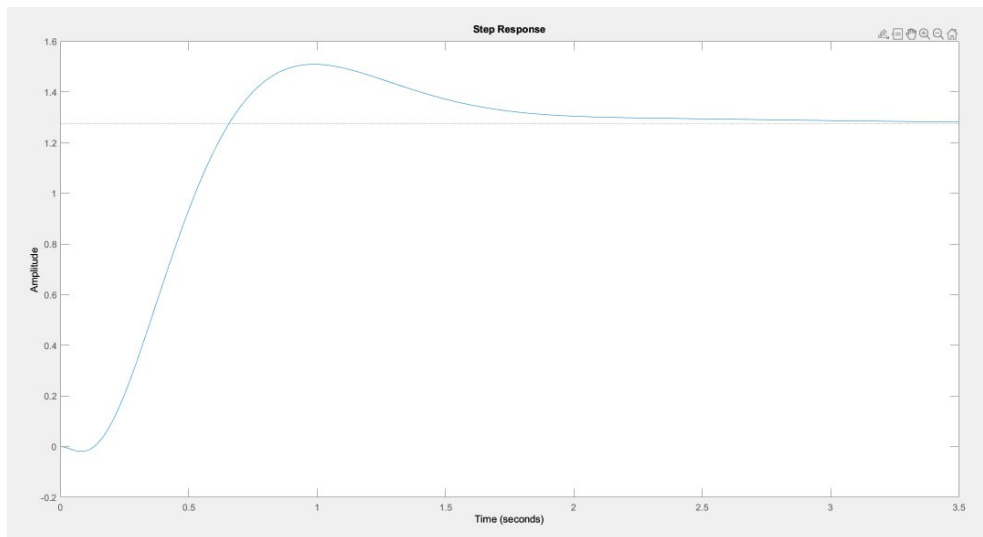
همانطور که از شکل مشخص است یک قطب سیستم همواره سمت راست محور $j\omega$ قرار میگیرد و سیستم را ناپایدار میکند.

خواسته هفتم :



خواسته هشتم :

پاسخ پله سیستم به شکل زیر می باشد:



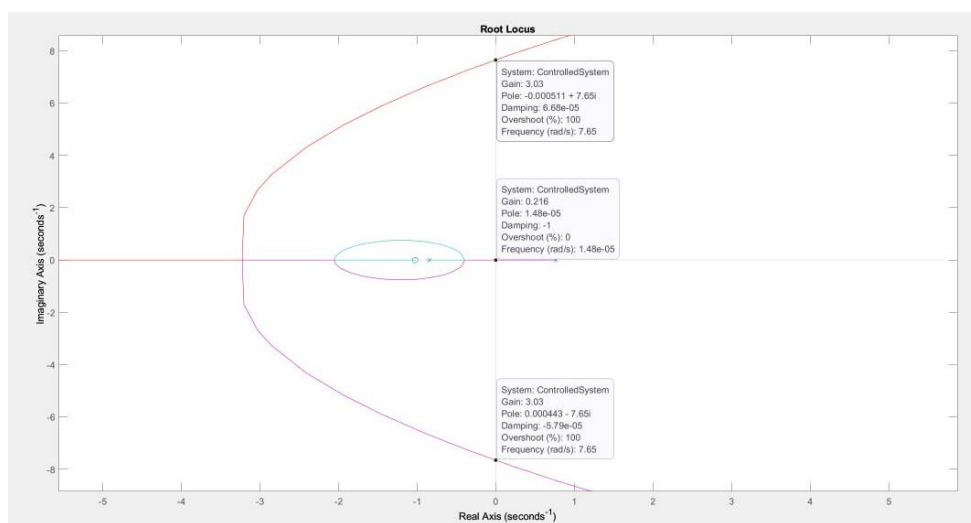
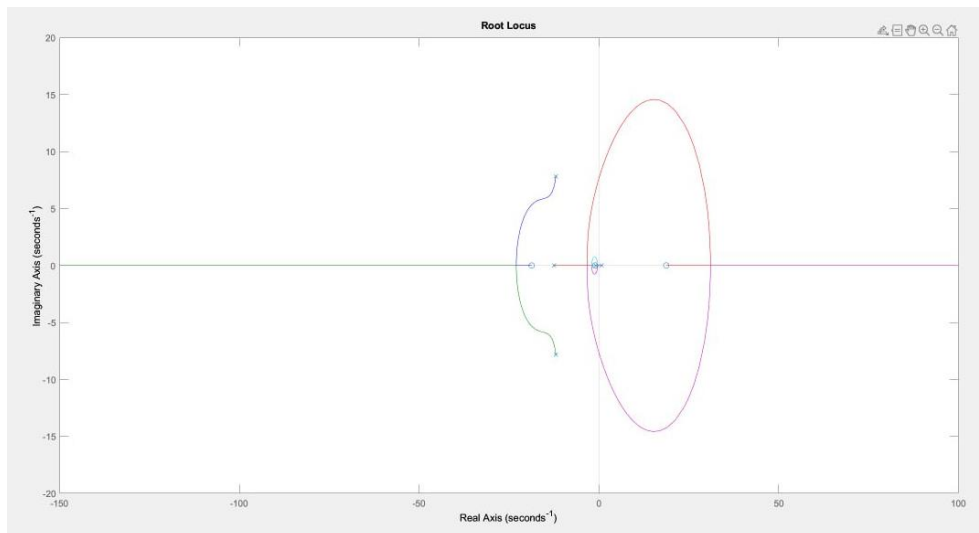
مشخصات حالت گذرا و ماندگار نیز به صورت زیر می باشد:

```
Gcontrol =  
  
    304.4 s + 311.8  
    -----  
        s + 12.48  
  
Continuous-time transfer function.  
  
detail3 =  
  
    struct with fields:  
  
        RiseTime: 0.3735  
        TransientTime: 2.0647  
        SettlingTime: 2.0764  
        SettlingMin: 1.1515  
        SettlingMax: 1.5092  
        Overshoot: 18.2749  
        Undershoot: 1.4650  
        Peak: 1.5092  
        PeakTime: 0.9885
```

همانطور که مشاهده میشود فراجاهش 18.27 درصد و زمان نشست 2.07 ثانیه است که خواسته های مورد نظر سوال را برآورده می سازد. خطای حالت ماندگار در این حالت 28 درصد است.

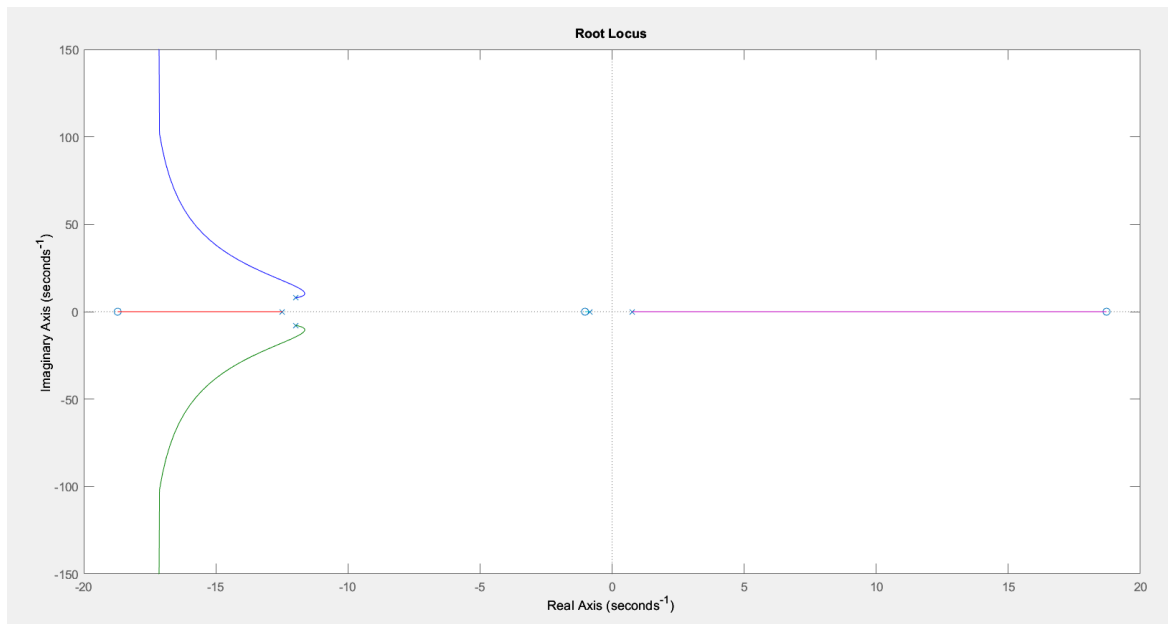
خواسته نهم :

نمودار مکان ریشه به ازای $k > 0$ به شکل زیر میشود:



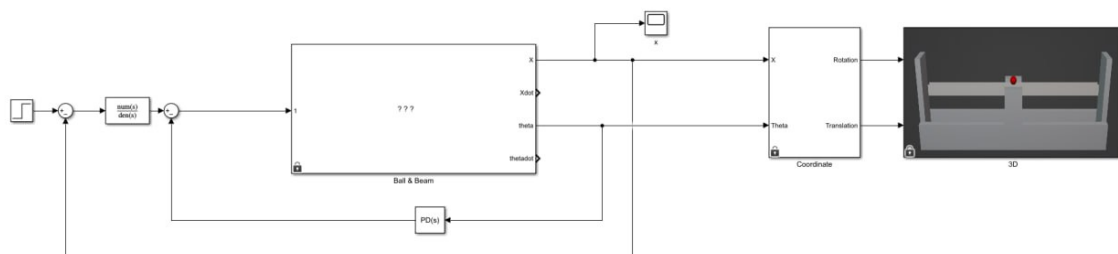
در شکل بالا مشخص است که به ازای $3.03 > k > 0.216$ تمام قطب های سیستم حلقه بسته سمت چپ محور موهومی قرار میگیرند و سیستم پایدار میشود.

نمودار مکان ریشه به ازای $k < 0$:

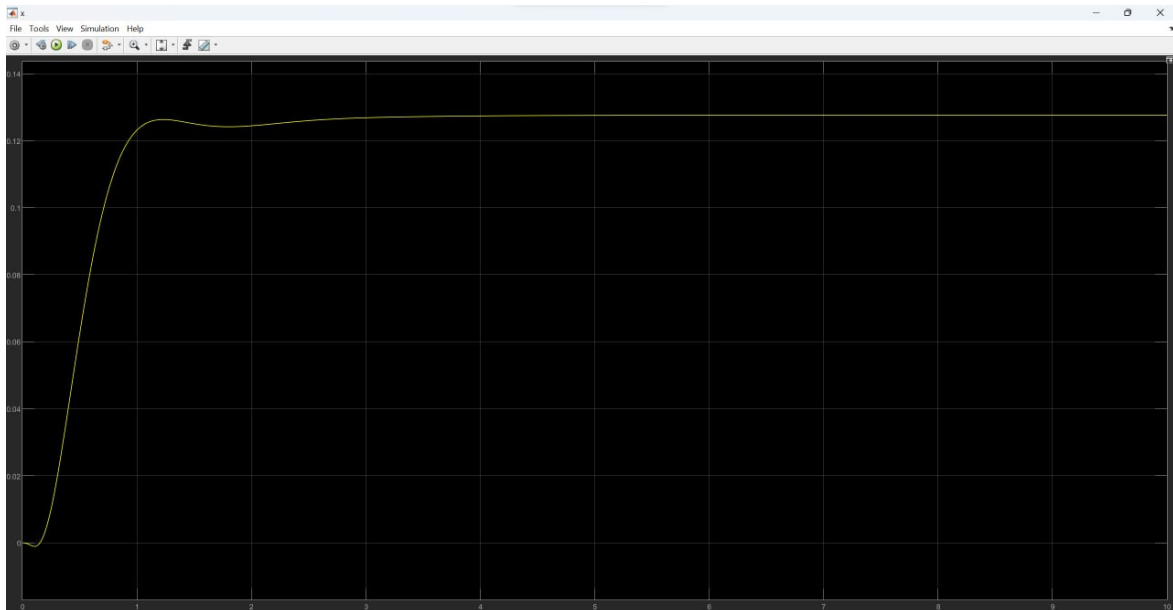


مشاهده میشود به ازای همه K های منفی سیستم قطب سمت راست محور موهومی دارد و ناپایدار است.

خواسته دهم :



مطابق شکل بالا در سیمولینک کنترل کننده را با سیستم غیر خطی مان سری کرده ایم. خروجی سیستم به صورت زیر میباشد:



خطای حالت ماندگار = 27.6 درصد

فراجش = 0

زمان نشست = 2.178 ثانیه

زمان نشست و خطای حالت ماندگار سیستم غیر خطی تقریباً برابر با سیستم خطی شده است. میزان فراجش سیستم غیر خطی صفر می‌باشد که اختلاف زیادی با سیستم غیر خطی دارد که با توجه به غیر خطی بودن سیستم و قطب‌ها و صفرهای دیگری که می‌تواند سیستم داشته باشد فراجش آن متفاوت می‌باشد.

شکل نهایی سه بعدی سیستم کنترل شده به صورت زیر می‌باشد:

