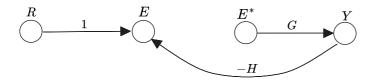
## 1.a.

우선 original signal flow graph를 그립니다. ( $G=rac{1-e^{-Ts}}{s}G_p$ )



이때 샘플러의 input은 E, output은  $E^*$ 입니다.

E와 Y를 나타냅니다.

$$E = R - HGE^*$$

$$Y = GE^*$$

위 두 식의 양 변에 모두 starred transform을 취합니다.

$$E^* = R^* - \overline{HG}^* E^*$$

$$E^* = \frac{R^*}{1 + \overline{HG}^*}$$

$$Y^* = G^*E^*$$

이 두 식을 정리하여  $\frac{Y^*}{R^*}$ 전달함수를 만듭니다.

$$\frac{Y^*}{R^*} = \frac{G^*}{1 + \overline{HG}^*} \tag{1}$$

이 식을 z-transform하기 위해 각  $G, \overline{HG}$ 를 z-transform해줍니다.

$$G(s) = \frac{1 - e^{-Ts}}{s} \cdot \frac{1}{s}$$

$$G^{d}(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left[ \frac{1}{s^{2}} \right]$$

$$= \frac{z - 1}{z} \cdot \frac{0.2z}{(z - 1)^{2}}$$

$$= \frac{0.2}{z - 1}$$
(2)

$$HG(s) = \frac{1}{\tau s + 1} \cdot \frac{1 - e^{-Ts}}{s} \cdot \frac{1}{s}$$

$$\overline{HG}^{d}(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left[ \frac{1/\tau}{s^{2}(s + 1/\tau)} \right]$$

$$= \frac{z - 1}{z} \frac{z \left[ (0.2/\tau - 1 + e^{-0.2/\tau})z + (1 - e^{-0.2/\tau} - 0.2/\tau e^{-0.2/\tau}) \right]}{(1/\tau)(z - 1)^{2}(z - e^{-0.2/\tau})}$$

$$= \frac{(0.2/\tau - 1 + e^{-0.2/\tau})z + (1 - e^{-0.2/\tau} - (0.2/\tau)e^{-0.2/\tau})}{(1/\tau)(z - 1)(z - e^{-0.2/\tau})}$$
(3)

식 (1), (2), (3)에 따라 전달함수의 z-transform은 다음과 같습니다.

$$egin{align*} Y^d(z)/R^d(z) &= rac{G^d(z)}{1+\overline{HG}^d(z)} \ &= rac{rac{0.2}{z-1}}{1+rac{(0.2/ au-1+e^{-0.2/ au})z+(1-e^{-0.2/ au}-0.2/ au)}{(1/ au)(z-1)(z-e^{-0.2/ au})}} \ &= rac{0.2(1/ au)(z-e^{-0.2/ au})}{(1/ au)(z-1)(z-e^{-0.2/ au})} \ &= rac{0.2(1/ au)(z-e^{-0.2/ au})}{(1/ au)(z-1)(z-e^{-0.2/ au})+((0.2/ au)-1+e^{-0.2/ au})z+(1-e^{-0.2/ au}-(0.2/ au)e^{-0.2/ au})} \ &= rac{0.2(z-e^{-0.2/ au})}{(z-1)(z-e^{-0.2/ au})+(0.2- au+ au e^{-0.2/ au})z+( au- au e^{-0.2/ au}-0.2e^{-0.2/ au})} \ &= rac{0.2(z-\epsilon)}{z^2+(-(0.8+ au)+( au-1)\epsilon)z+( au+(0.8- au)\epsilon)}, \quad \left(\epsilon=e^{-0.2/ au}
ight) \end{aligned}$$

## 1.b.

전달함수의 분모와 분자에  $V^d(z)$ 를 곱하고 각  $Y^d,\ R^d$ 에 분자, 분모를 할당합니다. 또한, 그 식에 inverse z-transform을 취합니다.

$$\begin{split} Y^d(z) &= 0.2(z-\epsilon)V^d(z) \\ &\to y^d(k) = 0.2v^d(k+1) - 0.2\epsilon v^d(k) \\ R^d(z) &= \{z^2 + (-(0.8+\tau) + (\tau-1)\epsilon)z + (\tau+(0.8-\tau)\epsilon)\}V^d(z) \\ &\to r^d(k) = v^d(k+2) + (-(0.8+\tau) + (\tau-1)\epsilon)v^d(k+1) + (\tau+(0.8-\tau)\epsilon)v^d(k) \\ v^d(k+2) &= ((0.8+\tau) - (\tau-1)\epsilon)v^d(k+1) + (-\tau+(\tau-0.8)\epsilon)v^d(k) + r^d(k) \end{split}$$

위 식을 토대로 이산 시간 상태변수 모델을 만듭니다.

$$egin{aligned} igg(x^d(k) &= igg[ v^d(k) \ v^d(k+1) igg], \ x^d(k+1) &= igg[ v^d(k+1) \ v^d(k+2) igg] igg) \end{aligned} \ x^d(k+1) &= igg[ egin{aligned} 0 & 1 \ - au + ( au - 0.8)\epsilon & (0.8 + au) - ( au - 1)\epsilon \ \end{bmatrix} x^d(k) + igg[ 0 \ 1 \ \end{bmatrix} r^d(k) \ y^d(k) &= igg[ -0.2\epsilon & 0.2 igg] x^d(k) \end{aligned} \ A^d &= igg[ egin{aligned} 0 & 1 \ - au + ( au - 0.8)e^{-0.2/ au} & (0.8 + au) - ( au - 1)e^{-0.2/ au} \ \end{bmatrix} \ B^d &= igg[ 0 \ 1 \ \end{bmatrix} \ C^d &= igg[ -0.2e^{-0.2/ au} & 0.2 igg] \end{aligned}$$

#### 1.c.

 $A^d$ 의 특성방정식을 구합니다.

$$egin{aligned} 0 &= \det(A^d - I\lambda) \ &= -\lambda \left( (0.8 + au) - ( au - 1)e^{-0.2/ au} - \lambda 
ight) + au + (0.8 - au)e^{-0.2/ au} \ &= \lambda^2 - \left( (0.8 + au) - ( au - 1)e^{-0.2/ au} 
ight) \lambda + au + (0.8 - au)e^{-0.2/ au} \end{aligned}$$

이 식에 Jury 안정성 판별법을 사용합니다.

$$b=-(0.8+ au)+( au-1)e^{-0.2/ au} \ c= au+(0.8- au)e^{-0.2/ au} \ Q^d(1)>0 o s_1( au)=1+b+c>0 \ (-1)^2Q^d(-1)>0 o s_2( au)=1-b+c>0 \ |a_2|-|a_0|>0 o s_3( au)=1-|c|>0$$

이를 Matlab을 통해 알아봅니다.

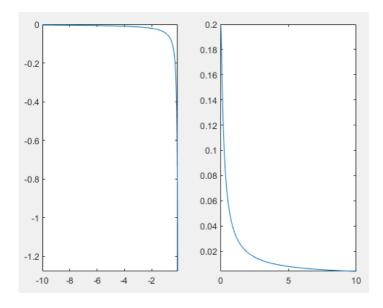
```
clc; clear; close all;
syms t;
```

```
% Define the functions
 b = -(0.8+t)+(t-1)*exp(-0.2/t);
 c = t + (0.8-t)*exp(-0.2/t);
 % functions for jury stability criterion
 s1 = b+c+1;
 s2 = -b+c+1;
 s3 = 1-abs(c);
 % drwa function s1
 figure;
 range = [-10, -0.1];
 subplot(1,2,1);
 fplot(s1, range);
 range = [0,10];
 subplot(1,2,2);
 fplot(s1, range);
 % Calculate the limit
 s1r = limit(s1, t, 0, 'right');
 s1l = limit(s1, t, 0, 'left');
 % print limit
 disp('s1r = ');
 disp(s1r);
 disp('s1l = ');
 disp(s11);
 % drwa function s2
 figure;
 range = [-10, -0.1];
 subplot(1,2,1);
 fplot(s2, range);
 range = [0,10];
 subplot(1,2,2);
 fplot(s2, range);
 % Calculate the limit
 s2r = limit(s2, t, 0, 'right');
 s2l = limit(s2, t, 0, 'left');
 % print limit
 disp('s2r = ');
 disp(s2r);
 disp('s21 = ');
 disp(s21);
 % drwa function s3
 figure;
 range = [-10, -0.1];
 subplot(1,2,1);
 fplot(s3, range);
 range = [0,10];
 subplot(1,2,2);
 fplot(s3, range);
 \% Calculate the limit
 s3r = limit(s3, t, 0, 'right');
 s3l = limit(s3, t, 0, 'left');
```

```
% print limit
disp('s3r = ');
disp(s3r);
disp('s31 = ');
disp(s31);
```

au=0인 경우는 없으므로 범위를 [-10,-0.1],[0,10]이렇게 두 개 나누어 그립니다. 또한, 범위를 확실히 알기 위해 au=0에 서의 우극한과 좌극한을 알아냅니다.

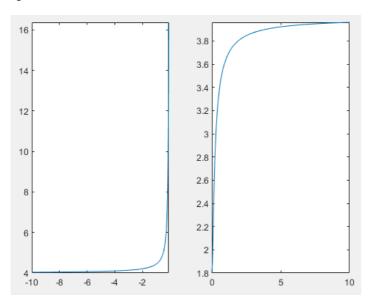
## $s_1$ :



```
s1r =
1/5

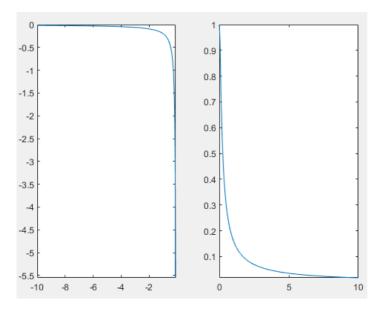
s1l =
-Inf
```

#### $s_2$ :



```
s2r =
9/5

s2l =
Inf
```



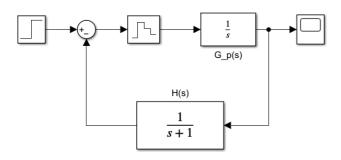
이를 통해  $\tau$ 가 0 초과일 때 이 조건을 만족함을 알 수 있습니다.

au > 0

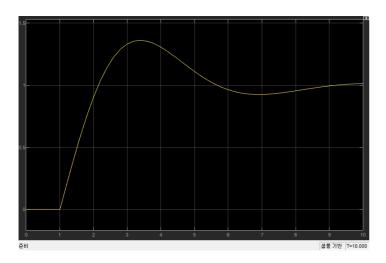
# 1.d.

au=1 일 때  $b=-0.16254,\ c=0.83625$ 로 1.c의 조건을 만족합니다. 따라서  $H(s)=rac{1}{s+1}$ 을 사용하였습니다.

## 폐루프 시스템 :



## 출력 파형 :



# 2.a.

matlab을 이용해  $G^d(z)$ 를 구하면 다음과 같습니다.

```
Gp_tf = tf(1,[1 1 0]);
T = 0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh')
```

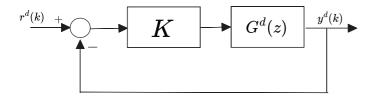
```
Gd_tf =

0.01873 z + 0.01752

z^2 - 1.819 z + 0.8187

샘플 시간: 0.2 seconds
이산시간 전달 함수입니다.
```

그러면 다음과 같은 폐루프 시스템과 같습니다



따라서 이것의 전달함수는 다음과 같습니다.

$$\begin{split} Y^d(z)/R^d(z) &= \frac{KG^d(z)}{1+KG^d(z)} \\ &= \frac{K\frac{0.01873z+0.01752}{z^2-1.819z+0.8187}}{1+K\frac{0.01873z+0.01752}{z^2-1.819z+0.8187}} \\ &= \frac{K(0.01873z+0.01752)}{z^2-1.819z+0.8187+K(0.01873z+0.01752)} \\ &= \frac{K(0.01873z+0.01752)}{z^2+(K0.01873z+0.01752)} \\ &= \frac{2}{z^2+(K0.01873z+0.01752)} \\ &= \frac{2}{z^2+(K0.01873z+0.01752)} \end{split}$$

## 2.b.

K=1일 때 final value theorem을 사용하여 정상상태 추종 오차를 구합니다.

$$\begin{split} y^d(\infty) &= \lim_{z \to 1} (z-1) \frac{0.01873z + 0.01752}{z^2 - 1.80027z + 0.83622} \cdot \frac{z}{z-1} \\ &= \frac{0.03625}{0.03595} \\ &= 1.0083 \end{split}$$

$$e_{ss} = 1 - y^d(\infty) = -0.0083$$

K=10일 때 final value theorem을 사용하여 정상상태 추종 오차를 구합니다.

$$y^d(\infty) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \frac{0.1873z + 0.1752}{z^2 - 1.6317z + 0.9939} \cdot \frac{z}{z - 1}$$

$$= \frac{0.3625}{0.3622}$$

$$= 1.00083$$

$$e_{ss} = 1 - y^d(\infty) = -0.00083$$

## 2.c.

final value theorem을 사용하여 정상상태 추종 오차를 구합니다.

$$\begin{split} e_{ss} &= \lim_{k \to \infty} (r^d(k) - y^d(k)) \\ &= \lim_{z \to 1} (z - 1) \left( 1 - Y^d(z) / R^d(z) \right) R^d(z) \\ &= \lim_{z \to 1} (z - 1) \left[ 1 - \frac{K(0.01873z + 0.01752)}{z^2 + (K0.01873 - 1.819)z + (0.8187 + 0.01752K)} \right] \cdot \frac{Tz}{(z - 1)^2} \\ &= \lim_{z \to 1} \frac{z^2 + (K0.01873 - 1.819)z + (0.8187 + 0.01752K) - K(0.01873z + 0.01752)}{(z^2 + (K0.01873 - 1.819)z + (0.8187 + 0.01752K))(z - 1)} Tz \\ &= \lim_{z \to 1} \frac{(z^2 - 1.819z + 0.8187)Tz}{(z^2 + (K0.01873 - 1.819)z + (0.8187 + 0.01752K))(z - 1)} \\ &= \lim_{z \to 1} \frac{(z - 1)(z - 0.817)Tz}{(z^2 + (K0.01873 - 1.819)z + (0.8187 + 0.01752K))(z - 1)} \\ &= \lim_{z \to 1} \frac{(z - 0.817)Tz}{(z^2 + (K0.01873 - 1.819)z + (0.8187 + 0.01752K))} \\ &= \frac{0.183T}{0.03625K + 0.0004} \end{split}$$

이때  $e_{ss}$ 가 존재하기 위해선 시스템이 안정해야 합니다. 따라서, 시스템이 안정하도록 하는 K의 범위를 구해야 합니다. Jury의 안정도 판별법을 사용합니다.

K의 최댓값은 10.3482로 이를  $e_{ss}$ 에 대입하면  $e_{ss}$ 의 최솟값이 나옵니다. 이는 0.0974입니다.

#### 3.a.

$$F^{d}(z) = z^{4} + Kz^{3} - 0.4z^{2} + 0.5K = 0$$

$$\frac{z^{0}}{0.5K} \qquad 0 \qquad -0.4 \qquad K \qquad 1$$

$$1 \qquad K \qquad -0.4 \qquad 0 \qquad 0.5K$$

$$\frac{1}{4}K^{2} - 1 \qquad -K \qquad -\frac{1}{5}K + \frac{2}{5} \qquad \frac{1}{2}K^{2}$$

$$\frac{1}{2}K^{2} \qquad -\frac{1}{5}K + \frac{2}{5} \qquad -K \qquad \frac{1}{4}K^{2} - 1$$

$$-\frac{3}{16}K^{4} - \frac{1}{2}K^{2} + 1 \qquad -\frac{3}{20}K^{3} - \frac{1}{5}K^{2} + K \qquad \frac{9}{20}K^{3} + \frac{1}{10}K^{2} + \frac{1}{5}K - \frac{2}{5}$$

$$|0.5K/1| < 1 \rightarrow |K| < 2$$

$$\rightarrow K < 2$$

$$\left|\left(\frac{1}{4}K^{2} - 1\right) \middle/\left(\frac{1}{2}K^{2}\right)\right| > 1$$

$$\rightarrow \left|\frac{1}{2} - \frac{2}{K^{2}}\right| > 1$$

$$\rightarrow 0 < K < \frac{2}{\sqrt{3}} \approx 1.1547$$

$$\left|\left(-\frac{3}{16}K^{4} - \frac{1}{2}K^{2} + 1\right) \middle/\left(\frac{9}{20}K^{3} + \frac{1}{10}K^{2} + \frac{1}{5}K - \frac{2}{5}\right)\right| > 1$$

$$\rightarrow (0 < K < 0.989183) \lor (2 < K)$$

 $\therefore 0 < K < 0.989183$ 

## 3.b.

$$F^{d}(z) = z^{4} + Kz^{3} - 0.4z^{2} + 0.5K = 0$$

Bilinear transform하여 w에 대해 특성다항식을 정리합니다.

이때 시스템의 안정성은 T > 0에 독립합니다. 따라서 T = 2를 넣어 생각합니다.

$$z = \frac{1 + \frac{T}{2}w}{1 - \frac{T}{2}w}$$

$$F^{d}\left(\frac{1+w}{1-w}\right) = 0$$

$$\left(\frac{1+w}{1-w}\right)^{4} + K\left(\frac{1+w}{1-w}\right)^{3} - 0.4\left(\frac{1+w}{1-w}\right)^{2} + 0.5K = 0$$

$$(1+w)^{4} + K(1+w)^{3}(1-w) - 0.4(1+w)^{2}(1-w)^{2} + 0.5K(1-w)^{4} = 0$$

$$(0.6 - 0.5K)w^{4} + (4-4K)w^{3} + (6.8 + 5K)w^{2} + 4w + (0.6 + 1.5K) = 0$$

정리된 특성다항식에 Routh-Hurwitz 판별법을 사용합니다.

첫 열에 있는 수들이 모두 양수이도록 하는 K(K > 0)를 찾습니다.

$$\begin{array}{l} 0.6 - 0.5K > 0 \\ \rightarrow K < 1.2 \\ \\ 4 - 4K > 0 \\ \rightarrow K < 1 \\ \\ a > 0 \\ \rightarrow (0 < K < 0.9911) \lor (1 < K) \\ \\ b > 0 \\ \rightarrow 0.850 < K \\ \\ \therefore 0.850 < K < 0.9911 \end{array}$$

## 3.c.

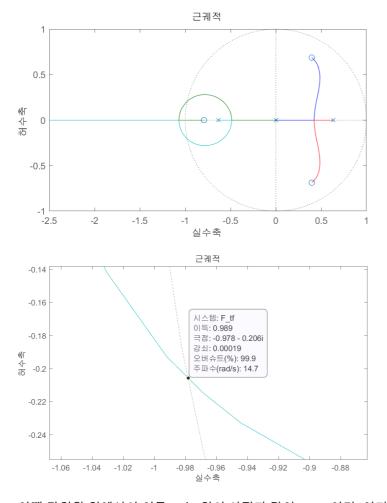
특성방정식은 다음과 같이 정리될 수 있습니다.

$$z^4 + Kz^3 - 0.4z^2 + 0.5K = 0$$
 
$$\rightarrow 1 + K\frac{z^3 + 0.5}{z^4 - 0.4z^2} = 0$$

따라서 이것의 root locus를 MATLAB을 사용하여 그리면 다음과 같이 나옵니다.

```
T = 0.2;
num = [1 0 0 0.5];
den = [1 0 -0.4 0 0];
F_tf = tf(num,den,T);

rlocus(F_tf)
```



이때 단위원 위에서의 이득(K)는 위의 사진과 같이 0.989이며, 여기에서 이득(K)가 증가하게 되면, 근 하나가 단위원을 완전히 벗어납니다.

따라서  $F^d(z)$ 가 안정하도록 하는 K의 범위는 다음과 같습니다.

# 3.d.

위에서 구한 K=0.989일 때의 nyquist plot을 그리면 다음과 같습니다.

$$1 + K \frac{z^3 + 0.5}{z^4 - 0.4z^2} = 0$$

또한, unstable P는 0임을 위 식을 통해 알 수 있습니다.

```
T = 0.2;

num = [1 0 0 0.5];

den = [1 0 -0.4 0 0];

F_tf = tf(num,den,T);

K = 0.989;

% 단위원 생성

theta = linspace(0,2*pi(),100);

x = sin(theta);

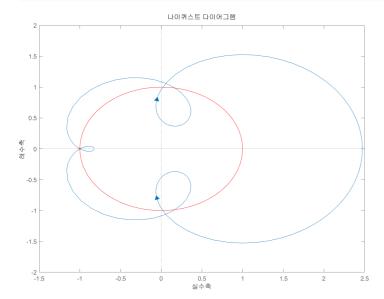
y = cos(theta);

plot(x,y,'red')

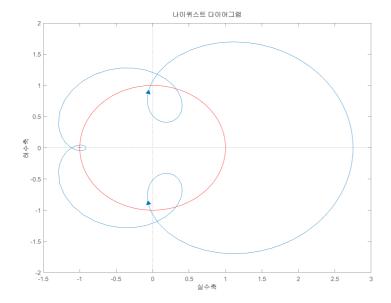
hold on

nyquist(K*F_tf)

hold off
```

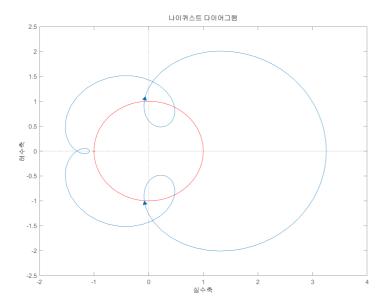


이를 보면 경로가 -1을 지나며 gain margin과 phase margin이 0인 것을 알 수 있습니다. K=1.1일 때는 다음과 같이 그려집니다.



-1을 경로가 시계방향으로 두 번 감쌉니다. 따라서, 이 closed loop system은 단위원 외부에 (Z = N + P) 2개의 pole이 있으므로 불안정합니다.

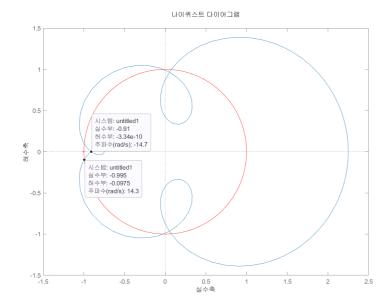
K=1.3일 때는 다음과 같이 그려집니다.



-1을 경로가 시계방향으로 한 번 감쌉니다. 따라서, 이 closed loop system은 단위원 외부에 (Z = N + P) 1개의 pole이 있으므로 불안정합니다.

따라서 K = 0.989보다 크면 시스템이 안정하지 않음을 알 수 있습니다.

K=0.9일 때는 다음과 같이 그려집니다.



-1을 경로가 시계방향으로 감싸지 않습니다. 그러므로, 이 closed loop system은 단위원 외부에 (Z = N + P) 0개의 pole이 있으며, 따라서 안정합니다.

또한, phase margin과 gain margin이 증가한 것을 알 수 있습니다. 따라서 K=0.989보다 작으면 시스템이 안정함을 알 수 있습니다.

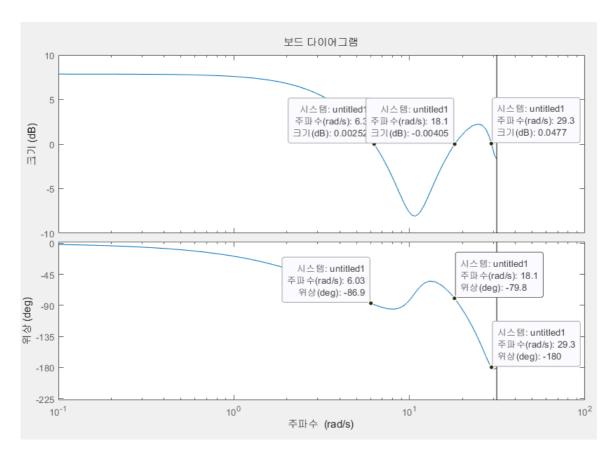
따라서  $F^d(z)$ 가 안정하도록 하는 K의 범위는 다음과 같습니다.

0 < K < 0.989

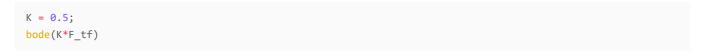
## 3.e.

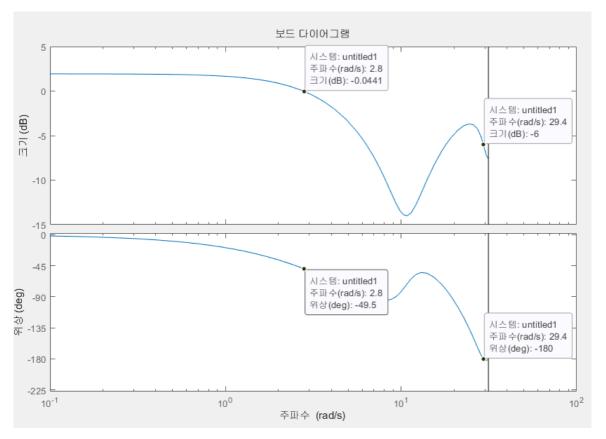
위에서 구한 K=0.989일 때의 bode plot을 그리면 다음과 같습니다.

```
T = 0.1;
num = [1 0 0 0.5];
den = [1 0 -0.4 0 0];
F_tf = tf(num,den,T);
K = 0.989;
bode(K*F_tf)
```



위상이 -180일 때 gain(dB)이 0에 가깝고, gain이 0에 가까운 모든 지점에서는 phase margin이 0 이상 있습니다. K=0.5일 때의 bode plot을 그려봅니다.

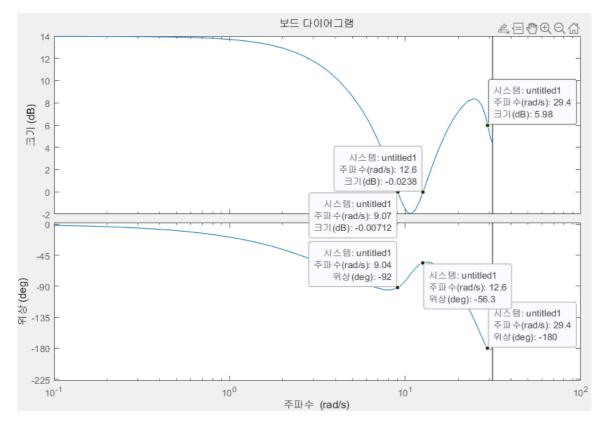




위상이 -180일 때 gain(dB)이 -6으로 gain margin이 충분하고, phase margin도 충분한 것을 볼 수 있습니다. 따라서 이 상황에서는 시스템은 안정합니다.

## K=2일 때의 bode plot을 그려봅니다.

```
K = 2;
bode(K*F_tf)
```



위상이 -180일 때 gain(dB)이 양수이므로 시스템이 안정하지 않음을 알 수 있습니다.

따라서  $F^d(z)$ 가 안정하도록 하는 K의 범위는 다음과 같습니다.

0< K<0.989