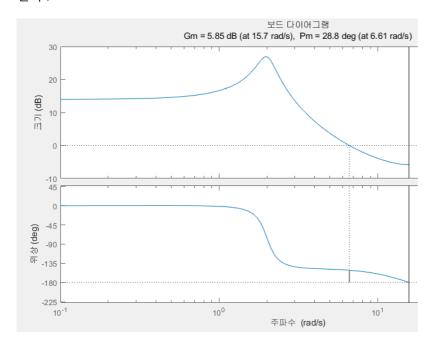
# 1.a.

우선 제어기를 적용하지 않은 open loop의 bode plot을 봅니다.

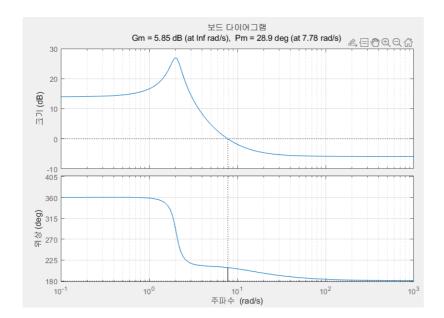
```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
```

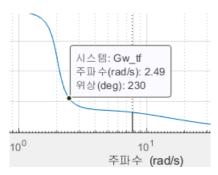
### 결과 :



phase margin을 45도 이상 확보하기 위해 w 도메인 Bode diagram을 통해  $\angle G^W(j\omega_{w1}) pprox -180^\circ + 45^\circ (=\phi_m) + 5^\circ = -130^\circ = 230^\circ$  인  $\omega_{w1}$ 을 찾습니다.

```
Gw_tf = d2c(Gd_tf,'tustin');
figure();
margin(Gw_tf); grid on;
```





따라서  $\omega_{w1}=2.49$ 입니다. 이를 사용하여  $\omega_{w0}(<0.1\omega_{w1})$ 를 정합니다.

```
om_w1 = 2.49;
k_w0 = 0.005;% 0.1 이하로 설정.
om_w0 = k_w0*om_w1;
```

또한  $a_0$ 는 임의로 설정,  $\omega_{wp}\left(\leq \frac{\omega_{w0}}{a_0[G^W(j\omega_{w1})]}\right)$ 는 제시된 범위에 맞춰 임의로 설정합니다.

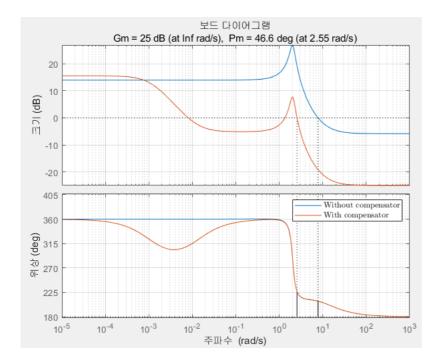
```
a0 = 1.2; % 임의로 설정
k_wp = 0.3; % 1이하로 설정
om_wp = k_wp*om_w0/(a0*exp(20.1/20));
```

이제 설정한 상수들로 phase lag 보상기를 구성합니다.

```
Dw_lag_tf = a0*tf([1/om_w0 1], [1/om_wp 1]);
```

보상이 잘 되었는지 확인하기 위해 보상기를 적용하기 전과 후를 비교합니다.

```
figure();
margin(Gw_tf); hold on;
margin(Gw_tf * Dw_lag_tf); grid on;
legend('Without compensator', 'With compensator', 'Interpreter', ' latex');
```



Phase margin이  $45^{\circ}$ 이상임을 알 수 있습니다.

z 도메인에서의 보상기를 출력해봅니다.

```
% Dw_lag_tf를 이산시간으로 변환
Dd_lag_tf = c2d(Dw_lag_tf, T, 'zoh');

Dd_lag_tf

fprintf('Kc = %f\n', Dd_lag_tf.Numerator{1}(1));
fprintf('z0 = %f\n', -Dd_lag_tf.Numerator{1}(2)/Dd_lag_tf.Numerator{1}(1));
fprintf('zp = %f\n', -Dd_lag_tf.Denominator{1}(2));
```

#### 결과 :

```
Dd_lag_tf =

0.1098 z - 0.1095

z - 0.9998

샘플 시간: 0.2 seconds
이산시간 전달 함수입니다.
모델 속성

Rc = 0.109813
z0 = 0.997510
zp = 0.999772
```

$$C^d_{lag}(z) = 0.109813 \frac{z - 0.997510}{z - 0.999772}$$

### 1.b.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
T=0.2;
```

```
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');

% margin(Gd_tf);

Gw_tf = d2c(Gd_tf,'tustin');
% figure();
% margin(Gw_tf); grid on;

om_w1 = 2.49;

k_w0 = 0.005;% 0.1 이하로 설정.

om_w0 = k_w0*om_w1;

a0 = 1.2; % 임의로 설정

k_wp = 0.3; % 1이하로 설정

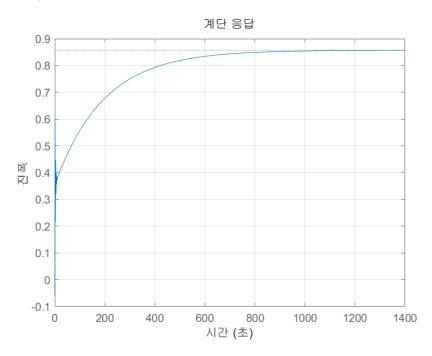
om_wp = k_wp*om_w0/(a0*exp(20.1/20));

Dw_lag_tf = a0*tf([1/om_w0 1], [1/om_wp 1]);

open_loop = Gw_tf * Dw_lag_tf;

closed_loop = feedback(open_loop, 1);

step(closed_loop); grid on;
```



# 1.c.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 불확실성 모델 추가
num = [-0.05 1];
den = [0.05 1];
```

```
Gp_uncertain_tf = tf(num,den);
Gp_tf = Gp_tf * Gp_uncertain_tf;

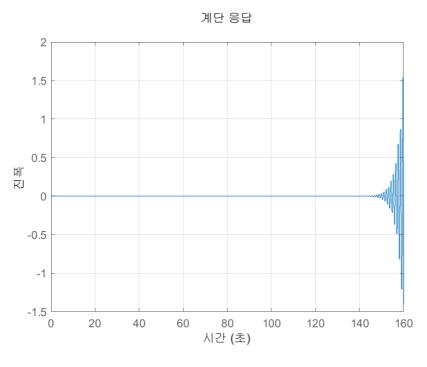
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');

% bilinear transform을 이용하여 연속시간 시스템으로 변환
Gw_tf = d2c(Gd_tf,'tustin');

% closed loop 생성
closed_loop = feedback(Gd_tf, 1);

% step rseponse 확인
step(closed_loop); grid on;
```

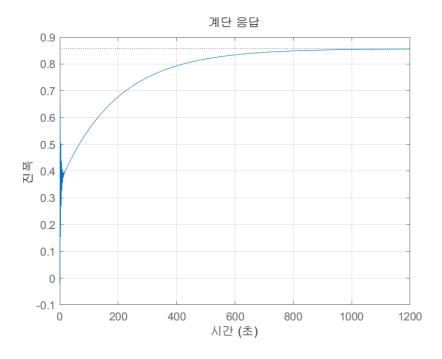
### 결과:



### 1.d.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 \ 0.5 \ 4];
Gp_tf = tf(num, den);
% 불확실성 모델 추가
num = [-0.05 1];
den = [0.05 1];
Gp_uncertain_tf = tf(num,den);
Gp_tf = Gp_tf * Gp_uncertain_tf;
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% bilinear transform을 이용하여 연속시간 시스템으로 변환
Gw_tf = d2c(Gd_tf,'tustin');
% lag compensator 설계
```

```
om_w1 = 2.49;
k_w0 = 0.005;% 0.1 이하로 설정.
om_w0 = k_w0*om_w1;
a0 = 1.2; % 임의로 설정
k_wp = 0.3; % 1이하로 설정
om_wp = k_wp*om_w0/(a0*exp(20.1/20));
Dw_lag_tf = a0*tf([1/om_w0 1], [1/om_wp 1]);
% 이산시간으로 변환
Dd_lag_tf = c2d(Dw_lag_tf, T, 'zoh');
% lag compensator 적용
open_loop = Gd_tf * Dd_lag_tf;
% closed loop 생성
closed_loop = feedback(open_loop, 1);
% step rseponse 확인
step(closed_loop); grid on;
```



# 1.e.

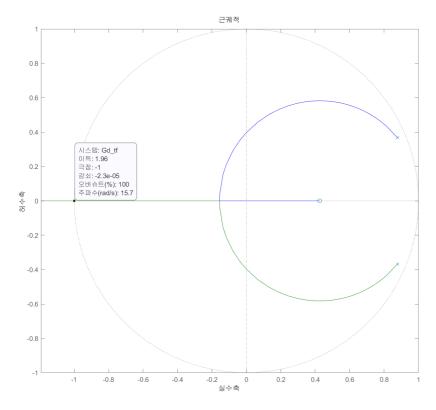
 $C^d_{lag}(z)$ 는 Phase margin을 키워 시스템이 어느정도 불확실해도 안정성을 보장해주는 역할을 합니다.

### 2.a.

 $C^d(z) = K_p$ 의 최댓값  $K_p^{\star}$ 를 찾기 위해 root locus를 그립니다.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
```

```
rlocus(Gd_tf);
```



이에 따르면  $K_p^{\star}=1.96$ 입니다.

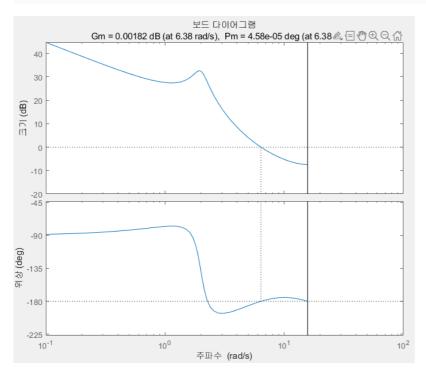
# 2.b.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num, den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 제어기 생성
Ksp = 1.96;
Cdp = 0.6*tf(Ksp);
Cdi = tf(T, [1 -1], T);
% Ksi를 찾는다.
Ksi = 0;
for digit = 0:1:5 % 소수점 5자리까지 찾는다.
   for g = 1:1:10
       k = Ksi + (g*(0.1^digit));
       Cd = Cdp + k*Cdi;
       [Gm,Pm,Wcg,Wcp] = margin(Gd_tf * Cd);
       if Pm < 0
           Ksi = Ksi + (g-1)*(0.1^digit);
           break;
       end
   end
end
```

```
format long
Ksi

Cd = Cdp + Ksi*Cdi;
margin(Gd_tf * Cd)
```

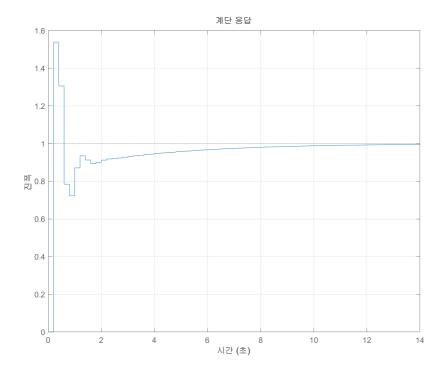
```
Ksi = 3.452230000000000
```



따라서  $K_i^\star=3.45223$  입니다.

# 2.c.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 제어기 생성
Ksp = 1.96;
Ksi = 3.45223;
Cdp = 0.6*tf(Ksp);
Cdi = 0.1*Ksi*tf(T, [1 -1], T);
Cd = Cdp + Cdi;
step(feedback(Gd_tf * Cd, 1)); grid on;
```



# 3.a.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 상태 변수 모델로 변환
Gd_ss = ss(Gd_tf);
```

```
샘플 시간: 0.2 seconds
이산시간 상태공간 모델입니다.
```

# 3.b.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 상태 변수 모델로 변환
Gd_ss = ss(Gd_tf);
% igenvalue를 p 벡터로 설정하는 벡터 K생성
p = [0.2 0.5];
K = place(Gd_ss.A, Gd_ss.B, p);
disp('K:');
disp('K:');
```

결과:

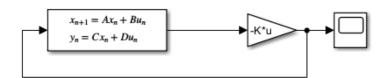
```
K:
1.054596289762177 -0.804837418035960
```

### 3.c.

hw3\_3\_c.m:

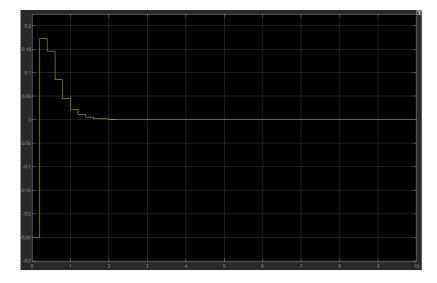
```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 \ 0.5 \ 4];
Gp_tf = tf(num, den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 상태 변수 모델로 변환
Gd_ss = ss(Gd_tf);
% igenvalue를 p 벡터로 설정하는 벡터 K생성
p = [0.2 \ 0.5];
K = place(Gd_ss.A, Gd_ss.B, p);
% 초기 상태 벡터 X0 설정
X0 = [1; 1];
hw3_3_c_sim
```

hw3\_3\_c\_sim.slx:





### scope:



# 3.d.

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
```

```
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 상태 변수 모델로 변환
Gd_ss = ss(Gd_tf);
% igenvalue를 p 벡터로 설정하는 벡터 L생성
p = [0.2 0.5];
L = place(Gd_ss.A', Gd_ss.C', p)';
```

### 결과:

```
L =

1.147607170162977
0.802082744596030
```

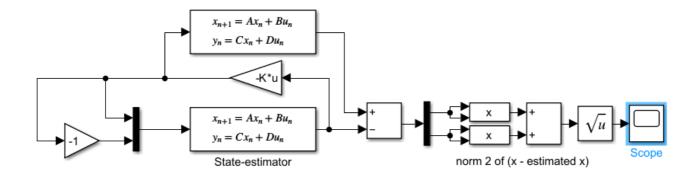
$$\mathbf{L}^d = egin{bmatrix} 1.147607170162977 \ 0.802082744596030 \end{bmatrix}$$

### 3.e.

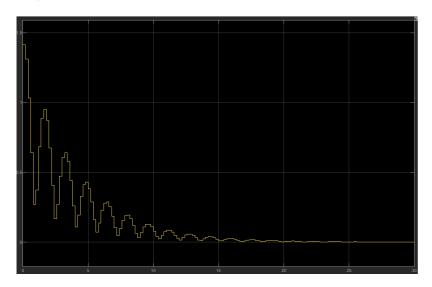
### hw\_3\_3\_e.m:

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 \ 0.5 \ 4];
Gp_tf = tf(num, den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 상태 변수 모델로 변환
Gd_ss = ss(Gd_tf);
% igenvalue를 p 벡터로 설정하는 벡터 K,L생성
p = [0.2 \ 0.5];
K = place(Gd_ss.A, Gd_ss.B, p);
L = place(Gd_ss.A', Gd_ss.C', p)';
% 초기 상태 벡터 X0 설정
X0 = [1; 1];
A_est = Gd_ss.A - L*Gd_ss.C;
B_{est} = [Gd_{ss.B} L];
hw3_3_e_sim
```

### hw3\_3\_e\_sim.slx:



#### scope:



실제 상태 벡터를 추정 상태 벡터로 빼서 만든 벡터의 norm이 0으로 수렴하는 것을 scope를 통해 볼 수 있습니다. 따라서 state estimator이 잘 동작함을 알 수 있습니다.

# 3.f.

$$\hat{\mathbf{x}}^{d}(k+1) = \mathbf{A}^{d}\hat{\mathbf{x}}^{d}(k) + \mathbf{B}^{d}u^{d}(k) + \mathbf{L}^{d}(y^{d}(k) - \mathbf{C}^{d}\hat{\mathbf{x}}^{d}(k)) \qquad \qquad \therefore (4)$$

$$\hat{\mathbf{x}}^{d}(k+1) = \mathbf{A}^{d}\hat{\mathbf{x}}^{d}(k) + \mathbf{B}^{d}(-\mathbf{K}^{d}\hat{\mathbf{x}}^{d}(k)) + \mathbf{L}^{d}(y^{d}(k) - \mathbf{C}^{d}\hat{\mathbf{x}}^{d}(k)) \qquad \qquad \therefore (5)$$

$$= (\mathbf{A}^{d} - \mathbf{B}^{d}\mathbf{K}^{d} - \mathbf{L}^{d}\mathbf{C}^{d})\hat{\mathbf{x}}^{d}(k) + \mathbf{L}^{d}y^{d}(k)$$

$$z\hat{\mathbf{X}} = (\mathbf{A}^{d} - \mathbf{B}^{d}\mathbf{K}^{d} - \mathbf{L}^{d}\mathbf{C}^{d})\hat{\mathbf{X}} + \mathbf{L}^{d}Y^{d}$$

$$-U^{d} = \mathbf{K}^{d}\hat{\mathbf{X}}$$

```
clc; clear; close all;
% 모델 생성
num = [5 20];
den = [1 0.5 4];
Gp_tf = tf(num,den);
% 이산시간 시스템으로 변환
T=0.2;
Gd_tf = c2d(Gp_tf,T,'zoh');
% 상태 변수 모델로 변환
Gd_ss = ss(Gd_tf);
% igenvalue를 p 벡터로 설정하는 벡터 K, L생성
p = [0.2 0.5];
K = place(Gd_ss.A, Gd_ss.B, p);
L = place(Gd_ss.A', Gd_ss.C', p)';
```

```
% 전체 전달함수 생성
An = Gd_ss.A - Gd_ss.B*K - L*Gd_ss.C;
Bn = L;
Cn = K;
tfn = tf(ss(An,Bn,Cn,0,T));
tfn
```

```
tfn =

0.5647 z - 0.5563

z^2 + 0.3546 z - 0.3315

샘플 시간: 0.2 seconds
이산시간 전달 함수입니다.
```