[EEC3600-001] 수치해석		
소속: 전기전자공학부	학번: 12191529	이름: 장준영
Term Project		Prob #2

### 1. Problem

### a. 문제

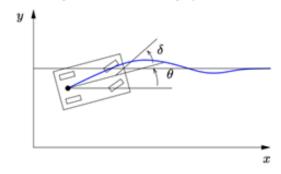
Problem 2. [(Control)]

Vehicle steering dynamics The vehicle dynamics are given by a simple bicycle model:

$$\begin{split} \dot{x} &= \cos \theta v \\ \dot{y} &= \sin \theta v \qquad \Leftrightarrow \qquad \dot{x} &= f(x, u) \\ \dot{\theta} &= \frac{v}{l} \tan \delta \end{split}$$

We take the state of the system as  $x = (x, y, \theta)$  where (x, y) is the position of the vehicle in the plane and  $\theta$  is the angle of the vehicle with respect to horizontal. The vehicle input is given by  $u = (v, \delta)$  where v is the forward velocity of the vehicle and  $\delta$  is the angle of the steering wheel. The model does not include saturation of the vehicle steering angle.

Figure: Vehicle steering dynamics.



#### Linearize:

$$\dot{\delta x} = A\delta x + B\delta u + c$$

where the Jacobians are given as

$$m{A} = rac{\partial f}{\partial x}igg|_{(m{x},m{ar{u}})}, \quad m{B} = rac{\partial f}{\partial u}igg|_{(m{x},m{ar{u}})}, \quad m{c} = f(m{ar{x}},m{ar{u}})$$

with the nominal state-input pair  $(\bar{x}, \bar{u})$ .

Time-discretization (Euler-forward)<sup>1</sup>:

$$\begin{split} \delta \boldsymbol{x}_{t+1} &= (\boldsymbol{I} + \delta t \boldsymbol{A}) \delta \boldsymbol{x}_t + \delta t \boldsymbol{B} \delta \boldsymbol{u} + \delta t \boldsymbol{c} \\ &= \boldsymbol{A}_d \delta \boldsymbol{x}_t + \boldsymbol{B}_d \delta \boldsymbol{u}_t + \boldsymbol{c}_d \end{split}$$

with which

$$x_t = \bar{x} + \delta x_t$$
 and  $u_t = \bar{u} + \delta u_t$ .

<sup>&</sup>lt;sup>1</sup>Well, I know this is not good, but let's focus on the main idea, not on the technical details of numerical differentiation for now.

(a) Write a Python code to represent

$$\boldsymbol{x}_T = \boldsymbol{F}\boldsymbol{u}_{0:T-1} + \boldsymbol{G}\boldsymbol{x}_0 + \boldsymbol{H}\boldsymbol{c}_d$$

where

$$oldsymbol{u}_{0:T-1} = \left[egin{array}{c} oldsymbol{u}_0 \ oldsymbol{u}_1 \ dots \ oldsymbol{u}_{T-1} \end{array}
ight]$$

for T > 0 and

$$\bar{x} = \begin{bmatrix} 0 \\ -2 \\ 0 \end{bmatrix}, \quad \bar{u} = \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Consider a goal pose

$$x_{
m goal} = \left[egin{array}{c} 100 \\ 2 \\ 0 \end{array}
ight]$$

with the terminal input

$$u_T = \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \end{bmatrix}$$

where T=10. Consider the cost function

$$J(x_0, u_{0:T-1}) = \sum_{t=1}^{T} \|x_t - x_{\text{goal}}\|^2 + \lambda \sum_{t=0}^{T-1} \|u_t\|^2$$

where  $\lambda > 0$  refers to a weight factor.

(b) Write a linear least-squares problem for

$$\underset{\boldsymbol{u}_{0:T-1}}{\text{minimize}} \ J(\boldsymbol{x}_0,\boldsymbol{u}_{0:T-1}) \,.$$

(c) Using Python, solve the least-squares problem you defined in Part (b) with different values of the weight factor  $\lambda > 0$ .

### 2. Solution (a)

이 코드는 단순 vehicle 모델 기반 차량의 선형화된 조향 시스템을 시뮬레이션하기 위해, Euler-forward 방식으로 선형 동역학을 이산화하고, 시간 구간 전체에 걸쳐 제어 시퀀스가 상태에 미치는 영향을 행렬 형태로 구성한 것이다. 최종적으로 아래 수식을 만족하는 행렬 F,G,H를 구성한다:

$$x_T = Fu_{0:T-1} + Gx_0 + Hc_d$$

### ■ 기본 파라미터 및 초기 상태 설정

• 본 실험에서는 차량의 선형화된 조향 모델을 시뮬레이션하기 위해 10 초의 시계열 구간을 설정하였다. 이산화 간격은 1 초로 설정하였으며, 차량의 휠베이스 길이는 2.0m 로 가정하였다. 시스템의 초기 상태는  $x_0 = [0, -2.0]^T$ 로, 초기 위치는 원점의 하단에 위치하며 차량은 수평방향( $\theta = 0$ )을 향하고 있다. 제어 입력의 기준값은  $u = [10,0]^T$ 로, 차량은 10m/s 의 직진 속도를 유지하며 조향각은 0 이다. 목표 상태는  $x_{goal} = [100,2.0]^T$ 로 설정하였으며, 이는 차량이 x 축을 따라 100m 전진하고 y축으로는 2m 옮겨지도록 유도하는 것이다.

### ■ 선형화 (Linearization)

- 행렬 A는 상태벡터  $x = [x, y, \theta]^T$ 에 대한 편미분 Jacobian 이다.
- 조향각이 0 이므로 sin(0) = 0, cos(0) = 1로 단순화된다.

- 행렬 B는 입력 벡터  $x = [x, y, \theta]^T$ 에 대한 편미분 Jacobian 이다.
- $\dot{\theta}$ 항이  $\frac{v}{i} \tan(\delta)$ 이므로, delta 에 대한 도함수가 포함된다.

- $f(\bar{x}, \bar{u})$ 값 자체, 즉 선형화 기준점에서의 시스템 응답이다.
- 주어진 vehicle 모델은 비선형 시스템이므로, 시스템을 선형 형태로 다루기 위해 지정된 평형점  $(\bar{x},\bar{u})$ 에서 선형화를 수행하였다. 이를 통해 상태 변수에 대한 Jacobian 행렬  $B=\frac{\partial f}{\partial u}$ , 그리고 상수 항  $c=f(\bar{x},\bar{u})$ 를 각각 정의하였다. 이러한 선형화는 차량의 주행 경로가 평형점 부근에서 크게 벗어나지 않는다는 가정 하에서 유효하며, 선형 시스템 제어 이론을 적용할 수 있도록 한다.

## ■ Euler-forward 이산화 (Discretization)

```
# Euler-forward time discretization

Ad = np.eye(3) + dt * A  # Discrete A matrix

Bd = dt * B  # Discrete B matrix

cd = dt * c  # Discrete constant term
```

- 오일러 방식에 따라  $A_d = I + \Delta t \cdot A$  등으로 구성된다.
- 선형화된 연속 시간 시스템을 실제 구현 가능한 이산 시간 시스템으로 변환하기 위해 Euler-forward 방식으로 이산화를 수행하였다. 시간 간격  $\Delta t = 1$ 을 기준으로, 이산화된 시스템은 다음과 같은 행렬로 표현된다:

$$A_d = I + \Delta t \cdot A$$
,  $B_d = \Delta t \cdot B$ ,  $c_d = \Delta t \cdot c$ 

이 과정을 통해 시간 이산 시스템 형태인  $x_{t+1} = A_d x_t + B_d u_t + c_d$ 를 구성할 수 있게 된다.

### ■ 행렬 F, G, H 구성

```
# Construct F, G, H matrices

F = np.zeros((3 * T, 2 * T))  # For stacking all u_0 to u_{T-1}

G = np.zeros((3 * T, 3))  # For initial state influence

H = np.zeros((3 * T, 1))  # For offset cd influence
```

- 시간 축을 따라 총 T개의 상태벡터(각 3 차원)를 수직으로 쌓은 형태.
   총 3T × something 행렬들이 구성된다.
- 시간 구간 전체(T=10)에 대해, 전체 상태 벡터를 수직으로 쌓은 형태로 표현하면 다음과 같다:

$$x_T = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} = Fu_{0:T-1} + Gx_0 + Hc_d$$

이를 위해 다음과 같은 3개의 블록 형태 행렬을 정의하였다:

- $F \in \mathbb{R}^{3T \times 2T}$ : 각 제어 입력  $u_0, ..., u_{T-1}$ 이 전체 상태에 미치는 영향.
- $G \in \mathbb{R}^{3T \times 3}$ : 초기 상태  $x_0$ 의 영향을 누적해서 표현.
- $H \in \mathbb{R}^{3T \times 1}$ : 상수 항  $c_d$ 의 시간 누적 영향을 표현.

이렇게 정의된 구조는 이후 최소제곱 기반 최적화를 통해  $u_i$  들을 결정하는 데 필요한 기반을 제공한다.

■ 시간 루프를 통한 누적 행렬 계산

- 이 루프는 시간  $t = 0 \sim (T 1)$ 에 대해 반복하면서:
  - 각 시간의 제어 입력  $u_i$ 가 얼마나 영향을 미치는지를 F에 누적.
  - 초기 상태  $x_0$ 의 영향을 G에 반영.
  - Offset 상수항  $c_d$ 는 누적합으로 H에 반영.
- 시간 구간 t=0부터 T-1까지 반복하면서, 각 time step에서 제어 입력이 전체 상태 벡터에 미치는 누적 효과를 F 행렬에 차곡차곡 더해가는 방식으로 구성하였다. 또한 각 시점에서 초기 상태  $x_0$ 가 선형 시스템을 통해 어떻게 전달되는지를 G 행렬로 구성하였고, 상수항  $c_a$ 는 행렬거듭제곱과 누적합을 통해 H에 반영하였다.

### ■ 예시 실행 및 결과 확인

```
# Example usage: compute x_T from u and x0

x0 = x_bar

u_seq = np.zeros((2 * T, 1))  # zero input as placeholder

xT = F @ u_seq + G @ x0 + H  # full stacked trajectory

# Print shapes to verify

print("F:", F.shape)

print("G:", G.shape)

print("H:", H.shape)

print("XT:", xT.shape)
```

- $x_T$ 는 전체 시간 동안의 상태들을 쌓은 벡터이며, 각 구간마다  $x_t \in \mathbb{R}^3$  형태로 총  $30 \times 1$  벡터이다.
- 이 궤적은 다음 (b)와 (c) 단계에서 최적화를 통해 목표 상태에 접근시키는 데 사용된다.
- 작성된 F,G,H 행렬을 바탕으로, 초기 상태  $x_0$  와 제어 입력  $u_t=0$  (place-holder)를 이용하여 전체 상태 궤적  $x_T\in\mathbb{R}^{3T}$ 을 계산하였다.

이 시뮬레이션 결과는 단순한 초기 조건에서의 시스템 응답을 확인하는 용도로 사용되며, 이후 (b), (c) 항목에서 제어 입력을 최적화하여 목표 상태에 도달하도록 조정될 예정이다. 최종적으로 출력된 행렬의 크기를 통해 구성의 정확성을 검증할 수 있다.

#### 3. Solution (b)

# 1) 문제 분석

차량 조향 모델에서, 초기 상태  $x_0 = \bar{x} = [0, -2, 0]^T$ 에서 시작하여 목표 상태  $x_{goal} = [100, 2, 0]^T$ 에 도달하도록 하는 제어 입력 시퀀스  $(u_0, u_1, ..., u_{T-1})$ 를 설계하고자 한다. 이를 위해, 아래 목적 함수를 최소화하는 최적 제어 문제를 최소제곱 문제 형태로 정식화한다:

$$J(x_0, u_{0:T-1}) = \sum_{t=1}^{T} ||x_t - x_{goal}||^2 + \lambda \sum_{t=0}^{T-1} ||u_t||^2$$

여기서 λ는 제어 입력 크기를 얼마나 패널티 줄 것인지 결정하는 가중치이다.

### 2) 상태 전개 수식 기반 행렬 표현

앞서 (a)에서 다음과 같은 선형 시스템 전개식을 유도하였다:

$$x_T = Fu + Gx_0 + Hc_d$$

여기서:

- $x_T \in \mathbb{R}^{3T}$ : 모든 시점의 상태를 수직으로 쌓은 벡터.
- $u \in \mathbb{R}^{2T}$ : 모든 시점의 제어 입력을 수직으로 쌓은 벡터.
- $F \in \mathbb{R}^{3T \times 2T}$ ,  $G \in \mathbb{R}^{3T \times 3}$ ,  $H \in \mathbb{R}^{3T \times 1}$

### 3) 상태 Least-Square Problem 정식화

목적 함수는 전체 시간 구간 동안의 상태 오차와 제어 입력 크기의 가중합으로 구성된다. 이를 행렬 형태로 다시 정리하면 다음과 같다:

$$J(u) = \|Fu - (x_{goal}^{stacked} - Gx_0 - Hc_d)\|^2 + \lambda$$

여기서:

•  $x_{goal}^{stacked} \in \mathbb{R}^{3T}$ : 목표 상태를 T회 반복하여 쌓은 벡터.

즉, 최종적으로 우리는 다음과 같은 표준 선형 최소제곱 문제를 얻게 된다:

$$\min_{u \in \mathbb{R}^{2T}} \left\| \begin{bmatrix} F \\ \sqrt{\lambda}I \end{bmatrix} u - \begin{bmatrix} x_{goal}^{stacked} - Gx_0 - Hc_d \\ 0 \end{bmatrix} \right\|^2$$

이는  $\min_{u} ||Au - b||^2$  형태의 표준적인 선형 최소제곱 문제이며, 해는 다음과 같이 계산할 수 있다:

$$u^* = (A^T A)^{-1} A^T b$$

#### 4. Solution (c)

아래는 문제 (c)에서 요구한 내용을 만족하는 Python 전체 코드이다. 이 코드는 다음의 동작을 수행한다:

- 1) (a)에서 구성한 선형 시스템 행렬 F, G, H를 사용한다.
- 2) (b)에서 수식화한 목적 함수

$$J(x_0, u_{0:T-1}) = \sum_{t=1}^{T} ||x_t - x_{goal}||^2 + \lambda \sum_{t=0}^{T-1} ||u_t||^2$$

를 최소화하는 least-square 문제를 풀고

3) λ 값들을 바꿔가며 해를 시각화한다.

• x\_goal\_stack: 각 시간 스텝마다 동일한 목표 상태를 가진다고 가정하여 30x1 형태로 반복.

## ■ 선형화 (Linearization)

```
# Linearization
theta = x_bar[2, 0]
v = u_bar[0, 0]
delta = u_bar[1, 0]
```

• 초기 상태 및 입력에서 파생된 파라미터들을 추출.

- 선형 시스템의 상태 행렬 A, 입력 행렬 B, 상수항 c를 구성.
- Vehicle Model 기반 동역학 행렬을 미분하여 얻은 Jacobian.

### ■ Euler-forward 이산화

```
39 # Discretize
40 Ad = np.eye(3) + dt * A
41 Bd = dt * B
42 cd = dt * c
• Euler Discretization 을 적용하여 연속 시스템을 이산 시스템으로 변환:
```

```
x_{t+1} = A_d x_t + B_d u_t + c_d
```

### ■ 상태 전개 행렬 F, G, H 생성

```
# Construct F, G, H

F = np.zeros((3 * T, 2 * T))

G = np.zeros((3 * T, 3))

H = np.zeros((3 * T, 1))
```

• 시간 축을 따라 상태들을 쌓은 벡터  $x_T$ 를 만들기 위한 전개 행렬:

$$x_T = Fu + Gx_0 + Hc_d$$

```
49     for t in range(T):
50         row = slice(3*t, 3*(t+1))
51         for j in range(t+1):
52               col = slice(2*j, 2*(j+1))
53               Ad_k = np.linalg.matrix_power(Ad, t - j)
54               F[row, col] += Ad_k @ Bd
55               G[row, :] = np.linalg.matrix_power(Ad, t)
66               H[row, :] = sum(np.linalg.matrix_power(Ad, k) @ cd for k in range(t + 1))
```

- 각 시간 스텝마다:
  - F: 입력 벡터 u가 전체 상태에 미치는 누적 영향.
  - G: 초기 상태 x<sub>0</sub>가 누적 영향을 주는 방식.
  - H: Offset  $c_d$ 의 누적 반영.

# ■ Least-Square 문제 풀이 (λ 변화에 따라)

```
# Construct F, G, H

F = np.zeros((3 * T, 2 * T))

G = np.zeros((3 * T, 3))

H = np.zeros((3 * T, 1))
```

- 다양한 λ 값을 실험:
  - 작은 λ: 빠른 수렴 속도
  - 큰 λ: 작은 제어 입력

```
for lam in lambdas:

A_ls = np.vstack([F, np.sqrt(lam) * np.eye(2 * T)]) # augmented matrix

b_ls = np.vstack([x_goal_stack - G @ x_bar - H, np.zeros((2 * T, 1))]) # augmented target

u_star = np.linalg.lstsq(A_ls, b_ls, rcond=None)[0]

x_stack = F @ u_star + G @ x_bar + H

trajectories.append((lam, x_stack, u_star))
```

- 표준 선형 최소제곱 문제  $\min_{x \in \mathbb{R}} ||Au b||^2$  형태로 푼다.
- 각  $\lambda$  값에 따른 최적 입력  $u^*$ 와 그에 따른 상태 궤적 x를 저장한다.

## ■ 시각화 (결과 그래프 출력)

```
# # Plot results
fig, axes = plt.subplots(1, 2, figsize=(14, 5))
```

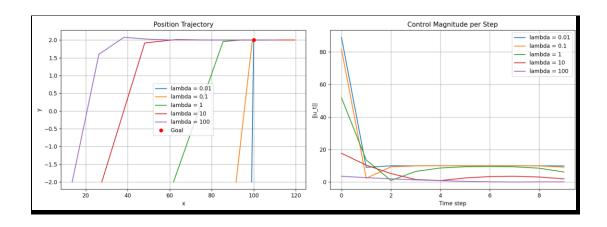
• 2 개의 subplot: 위치 궤적 & 제어 입력 크기

```
# Position trajectory plot
for lam, x_stack, _ in trajectories:
    x = x_stack[0::3].flatten()
    y = x_stack[1::3].flatten()
    axes[0].plot(x, y, label=f"lambda = {lam}")
    axes[0].plot(x_goal[0], x_goal[1], 'ro', label='Goal')
    axes[0].set_title("Position Trajectory")
    axes[0].set_xlabel("x")
    axes[0].set_ylabel("y")
    axes[0].legend()
    axes[0].grid(True)
```

- x y 평면에서의 이동 궤적 시각화.
- 목표점 표시

```
# Control magnitude plot
for lam, _, u_star in trajectories:
    u_reshaped = u_star.reshape(T, 2)
    u_norm = np.linalg.norm(u_reshaped, axis=1)
    axes[1].plot(range(T), u_norm, label=f"lambda = {lam}")
axes[1].set_title("Control Magnitude per Step")
axes[1].set_xlabel("Time step")
axes[1].set_ylabel("||u_t||")
axes[1].legend()
axes[1].grid(True)
```

- 시간에 따른 제어 입력의 크기  $||u_t||$  시각화.
- λ 값이 커질수록 전체 입력이 줄어듦을 확인할 수 있다.



## [결과 분석]

- 1) 위치 궤적 (Position Trajectory)
  - $\lambda$ 가 작을수록 (예: 0.01):
    - 장점: 목표 위치에 더 가까이, 더 빠르게 도달한다.
    - 단점: 그 과정에서 매우 큰 제어 입력을 사용한다.
  - $\lambda$ 가 클수록 (예: 100):
    - 단점: 제어 입력을 작게 유지하려다 보니 도달 시간이 길어진다.
  - $\lambda = 1~10$  정도에서는:
    - 장점: 제어 입력과 위치 정확도 간에 좋은 균형을 보인다.
- 2) 제어 입력 크기 (Control Magnitude per Step)
  - $\lambda$ 가 작을수록:
    - 초반에 매우 큰  $||u_t||$ 를 사용해 목표에 강하게 접근한다.
  - $\lambda$ 가 클수록:
    - 전체적으로 제어 입력의 크기가 작고, 변화 폭도 적다.
    - 이는 목적함수의 두 항,

$$\sum \left\|x_t - x_{goal}\right\|^2 \quad vs. \quad \lambda \sum \|u_t\|^2$$

사이의 trade-off 가 잘 반영된 결과다.

본 실험에서는 목적함수에 포함된 제어 입력 항의 가중치  $\lambda$  값을 변화시키며 시스템의 응답 특성을 분석하였다.  $\lambda$ 가 작을수록 시스템은 더 정확히 목표 상태에 도달하지만, 그 대가로 매우 큰 제어 입력이 요구되며 이는 실제 시스템에서

과도한 하드웨어 부담이나 안전 문제로 이어질 수 있다. 반면,  $\lambda$ 가 클수록 제어 입력은 작아지지만 목표 상태에서의 오차가 커진다. 이 결과는 정확도와 제어 노력 간의 명확한 trade-off 를 잘 보여주며,  $\lambda$  값의 선택이 제어 시스템 설계에서 중요한 조율 변수임을 나타낸다.