

선형 제어기 설계를 위한 기본 개념 소개

최한호

동국대학교 전기공학과

1. 서론

참고문헌 [1]-[9]를 토대로 선형 제어 시스템 설계 이론의 연재물의 첫번째로 [10]에서는 폐환 시스템의 성능과 안정도 판별에 관련된 고전 선형 제어 이론과 이와 관련된 Matlab 명령어에 대하여 다루었다. [11]에서는 대표적인 고전 제어기인 진상, 지상 및 PID 제어기 설계에 대하여 다루었다. 그리고 [12]에서는 상태공간상에서 이루어지는 modern, postmodern 제어기 설계에 대하여 다루었다. 본고에서는 위 시리즈물의 부록이 될 수 있는 내용들로 라플라스 변환, 행렬과 벡터, 수학적 모델링 방법에 대하여 논한다.

2. 라플라스 변환

2.1. 라플라스 변환의 정의

- 라플라스 변환 : 주어진 함수 $f(t)$ 에 대하여 라플라스 변환 $F(s)$ 는 다음으로 주어진다.

$$F(s) = \text{LAPLACE}(f(t)) = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt$$

- 라플라스 변환의 존재 조건 : $|f(t)| < Me^{at}$ 를 만족시키는 어떤 M, a 가 존재하면 위에 주어진 적분값이 수렴하고 라플라스 변환이 존재한다. 물리적으로 가능한 신호들은 라플라스 변환이 존재한다.
- 라플라스 역변환 : 라플라스의 역변환은 다음과 같다.

$$f(t) = \text{LAPLACE}^{-1}(F(s)) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st} ds$$

- 라플라스 변환의 장점 : 선형 미분방정식을 라플라스변수 s 에 관한 대수 방정식으로 바꿔 간단한 대수법칙에 따라 선형 미분방정식의 해를 구할 수 있다.

2.2. 라플라스 변환의 성질

- 선형성 : 임의의 상수 k_1, k_2 와 라플라스 변환이 존재하는 함수 $f_1(t), f_2(t)$ 에 대하여 다음이 성립한다.

$$\text{LAPLACE}(k_1 f_1(t) + k_2 f_2(t)) = k_1 F_1(s) + k_2 F_2(s)$$

- 미분 : 미분 가능한 함수 $f(t)$ 에

$$\int_0^{\infty} \frac{df}{dt} e^{-st} dt = -f(0) + s \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt$$

이성립하므로 결국 다음이 성립한다.

$$\text{LAPLACE}\left(\frac{df}{dt}\right) = sF(s) - f(0)$$

$$\text{LAPLACE}\left(\frac{d^n f}{dt^n}\right) = s^n F(s) - s^{n-1} f(0) - s^{n-2} \frac{df(0)}{dt} - \dots - s \frac{d^{(n-2)} f(0)}{dt^{(n-2)}} - \frac{d^{(n-1)} f(0)}{dt^{(n-1)}}$$

- 적분 : 적분 가능한 함수 $f(t)$ 에 대하여 다음이 성립한다.

$$\text{LAPLACE}\left(\int_0^t f(t) dt\right) = \frac{1}{s} \text{LAPLACE}(f(t)) = \frac{F(s)}{s}$$

- 복소 이동 정리 : $f(t)$ 에 지수 함수 e^{at} 를 곱한 것의 라플라스 변환은 s 영역에서 이동을 일으킨다.

$$\text{LAPLACE}(e^{at} f(t)) = F(s-a)$$

- 시간 지연 : 시간영역에서 T 만큼 지연 이동시키면 라플라스 변환에 e^{-Ts} 만큼 곱해진다.

$$\text{LAPLACE}(f(t-T)) = e^{-Ts} F(s)$$

- 초기값 정리 : $f(t)$ 의 라플라스 변환 $F(s)$ 가 주어질 때 초기값에 대하여 다음이 성립한다.

$$\lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$$

- 최종값 정리 : $f(t)$ 의 라플라스 변환 $F(s)$ 가 주어질 때 최종값에 대하여 다음이 성립한다.

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$$

- 라플라스 변환값의 미분 : $f(t)$ 의 라플라스 변환 $F(s)$ 가 주어질 때 $F(s)$ 의 미분값들에 대해 다음이 성립한다.

$$\frac{d^n F(s)}{ds^n} = (-1)^n \text{LAPLACE}(t^n f(t))$$

- 콘볼루션 : $t \geq 0$ 에서 0인 함수 $f_1(t), f_2(t)$ 의 라플라스 변환이 $F_1(s), F_2(s)$ 일 때 다음이 성립한다.

표 1. 라플라스 변환표

$f(t)$	$F(s)$	$f(t)$	$F(s)$
$\delta(t)$	1	1	$\frac{1}{s}$
t	$\frac{1}{s^2}$	e^{at}	$\frac{1}{s-a}$
$\frac{1}{b-a}(e^{-at} - e^{-bt})$	$\frac{1}{(s+a)(s+b)}$	$\sin wt$	$\frac{w}{s^2 + w^2}$
$e^{-at} \sin wt$	$\frac{w}{(s+a)^2 + w^2}$	$\cos wt$	$\frac{s}{s^2 + w^2}$
$\frac{1}{b-a}(be^{-bt} - ae^{-at})$	$\frac{s}{(s+a)(s+b)}$	$e^{-at} \cos wt$	$\frac{s+a}{(s+a)^2 + w^2}$
$\frac{1}{ab} \left(1 + \frac{1}{a-b}(be^{-at} - ae^{-at}) \right)$	$\frac{1}{s(s+a)(s+b)}$	$(1-at)e^{-at}$	$\frac{s}{(s+a)^2}$
$\frac{w}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta wt} \sin w \sqrt{1-\zeta^2} t$	$\frac{w^2}{s^2 + 2\zeta ws + w^2}$	te^{-at}	$\frac{1}{(s+a)^2}$
$1 - \frac{1}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta wt} \sin(w \sqrt{1-\zeta^2} t + \cos^{-1} \zeta)$	$\frac{w^2}{s(s^2 + 2\zeta ws + w^2)}$	$t^n \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
$-\frac{w^2}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta wt} \sin(w \sqrt{1-\zeta^2} t - \cos^{-1} \zeta)$	$\frac{sw^2}{s^2 + 2\zeta ws + w^2}$	$t^n e^{-at}$	$\frac{n!}{(s+a)^{n+1}}$

$$\mathcal{L}(f_1(t) * f_2(t)) = \mathcal{L}\left(\int_0^t f_1(t-\tau) f_2(\tau) d\tau\right) = \mathcal{L}\left(\int_0^t f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau\right) = F_1(s) F_2(s)$$

- 스케일링 : $f(t)$ 의 라플라스 변환 $F(s)$ 가 주어질 때 다음이 성립한다.

$$\text{LAPLACE}(f(at)) = \int_0^\infty f(at) e^{-st} dt = \frac{1}{a} F\left(\frac{s}{a}\right)$$

2.3. 간단한 함수들의 라플라스 변환

- 임펄스 함수 $\delta(t)$: 임펄스 함수는 임의의 함수 $f(t)$ 에 대하여 $\int_{-\infty}^\infty \delta(t) dt = 1, \int_0^t \delta(t-\tau) f(\tau) d\tau = f(t)$ 를 만족시키는 함수로 라플라스 변환이 $\text{LAPLACE}(\delta(t)) = 1$ 로 주어진다.

- 상수함수 : 정의에 따라 상수 k 의 라플라스 변환은

$$\text{LAPLACE}(k) = \frac{k}{s} \text{로 주어진다.}$$

- 등속 경사 함수 : $\text{LAPLACE}(t) = -1 \times \frac{d}{ds} \left(\frac{1}{s} \right) = \frac{1}{s^2}$

- 등가속포물선함수 :

$$\text{LAPLACE}(t^2) = -1 \times \frac{d}{ds} \left(\frac{1}{s^2} \right) = \frac{2}{s^3}$$

- 지수함수 :

$$\text{LAPLACE}(e^{at}) = \int_0^\infty e^{at} e^{-st} dt = \int_0^\infty e^{-(s-a)t} dt = \frac{1}{(s-a)}$$

- 정현파함수 :

$$\text{LAPLACE}(\cos wt) = \frac{1}{2} \text{LAPLACE}(e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}) = \frac{s}{s^2 + w^2}$$

$$\text{LAPLACE}(\sin wt) = \frac{1}{2j} \text{LAPLACE}(e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}) = \frac{w}{s^2 + w^2}$$

- 주요 함수의 라플라스 변환 : 표1을 참조하라.

2.4. 부분분수 전개에 의한 라플라스 역변환

- 일반적인 함수의 라플라스 변환 형태 :

$$F(s) = \frac{b_m s^m + \dots + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} = \frac{N(s)}{D(s)}, \quad m < n$$

- $m \geq n$ 인 경우 : $N(s)/D(s)$ 의 몫과 나머지를 $Q(s), R(s)$ 라 하면 $N(s)/D(s) = Q(s) + R(s)/D(s)$ 로 쓸 수 있고 $R(s)/D(s)$ 부분을 전개한다. $Q(s)$ 부분은 나누어 구하고 이를 역변환하면 되고 $R(s)/D(s)$ 부분에 대해서만 아래의 방법에 따라 구하면 된다. 실제 시스템에서는 $m \geq n$ 인 경우는 없다고 간주해도 된다.

2.4.1 $D(s)$ 의 극점이 서로 다른 실수일 때

- 부분분수 전개 형태 : p_i 는 $D(s)$ 의 극점이라 할 때 다음과 같다.

$$F(s) = \frac{k_1}{s-p_1} + \frac{k_2}{s-p_2} + \dots + \frac{k_n}{s-p_n} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

- 역변환 형태 : $f(t) = k_1 e^{p_1 t} + \dots + k_n e^{p_n t}$

• 계수 k_i 결정식 : $k_i = \lim_{s \rightarrow p_i} \left[(s - p_i) \frac{N(s)}{D(s)} \right]$

예제 1 : $F(s) = \frac{s^2 + 1}{s(s+2)}$ 의 $Q(s) = 1$, $R(s) = 1 - 2s$,

$D(s) = s(s+2)$ 이다. 즉 $F(s) = 1 - \frac{2s-1}{s(s+2)}$ 로 고쳐 쓸 수 있다. $R(s)/D(s)$ 를 부분분수로 전개하면

$\frac{k_1}{s} + \frac{k_2}{s+2}$ 가 되므로

$$k_1 = \frac{1-2s}{s+2} \Big|_{s=0} = 0.5,$$

$$k_2 = \frac{1-2s}{s} \Big|_{s=-2} = -2.5 \text{이다. 결국 역변환은}$$

$f(t) = \delta(t) + 0.5 - 2.5e^{-2t}$ 로 주어진다.

2.4.2 $D(s)$ 의 극점에 복소근이 있을 때

• 부분분수 전개 형태 : $a \pm jw$ 는 복소근 p_i 는 $D(s)$ 의 극점이라 할 때 다음과 같다.

$$F(s) = \frac{k_1(s-a) + k_2}{(s-a)^2 + w^2} + \frac{k_3}{s-p_3} + \dots + \frac{k_n}{s-p_n} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

• 역변환 형태 :

$$f(t) = k_1 e^{at} \cos wt + \frac{k_2}{w} e^{at} \sin wt + k_3 e^{p_3 t} + \dots + k_n e^{p_n t}$$

$i \geq 3$ 인 경우 계수 k_i 결정식 : $k_i = \lim_{s \rightarrow p_i} \left[(s - p_i) \frac{N(s)}{D(s)} \right]$

• k_1, k_2 계수 결정식 :

$$k_2 + jwk_1 = \lim_{s \rightarrow a + jw} \left[[(s-a)^2 + w^2] \frac{N(s)}{D(s)} \right]$$

2.4.3 $D(s)$ 의 극점에 중복근이 있을 때

• 부분분수 전개 형태 : p_1 는 r 중근이라 할 때 다음과 같다.

$$F(s) = \frac{k_1}{s-p_1} + \dots + \frac{k_r}{(s-p_1)^r} + \frac{k_{r+1}}{s-p_{r+1}} + \dots + \frac{k_n}{s-p_n} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

• 역변환 형태 :

$$f(t) = k_1 e^{p_1 t} + \dots + \frac{k_r}{(r-1)!} t^{r-1} e^{p_1 t} + k_{r+1} e^{p_{r+1} t} + \dots + k_n e^{p_n t}$$

• $i \geq r+1$ 인 경우 계수 k_i 결정식 :

$$k_i = \lim_{s \rightarrow p_i} \left[(s - p_i) \frac{N(s)}{D(s)} \right]$$

• $i \leq r$ 인 경우 계수 k_i 결정식 :

$$k_1 = \frac{1}{(r-1)!} \frac{d^{r-1}}{ds^{r-1}} (s - p_1)^r F(s) \Big|_{s=p_1}, \dots$$

$$k_{r-1} = \frac{d}{ds} (s - p_1)^r F(s) \Big|_{s=p_1}, k_r = (s - p_1)^r F(s) \Big|_{s=p_1}$$

예제 2 : $F(s) = \frac{1}{s(s+1)^2} = \frac{k_1}{s+1} + \frac{k_2}{(s+1)^2} + \frac{k_3}{s}$

이므로

$$k_1 = \frac{d}{ds} \frac{1}{s} \Big|_{s=-1} = -1,$$

$$k_2 = \frac{1}{s} \Big|_{s=-1} = -1, k_3 = \frac{1}{(s+1)^2} \Big|_{s=0} = 1 \text{이므로}$$

로 결국 역변환은 $f(t) = -e^{-t} - te^{-t} + 1$ 로 주어진다.

2.5. 계수 비교에 의한 부분분수 전개 계수 결정

• 부분분수 전개 형태 식의 좌우 양변에 $D(s)$ 를 곱하고 양변의 계수가 일치하도록 수식을 정리해서 푼다. 예로 $D(s)$ 의 극점이 서로 다른 실근일 때 부분분수 전개 형태 식의 좌우 양변에 $D(s)$ 를 곱해 다음을 얻는다.

$$N(s) = b_m s^m + \dots + b_0 s = F(s)D(s)$$

$$= k_1(s-p_1) \dots (s-p_n) + \dots + k_n(s-p_1) \dots (s-p_{n-1})$$

위식의 양변이 항상 일치해야 하므로 s^m, \dots, s^0 의 계수가 일치하도록 수식을 정리해서 구한다.

2.6. 계수 비교와 수치 대입에 의한 부분분수 전개 계수 결정

• 극점이 복소수이거나 중근일 때 유효한 방법으로 부분분수 전개 형태 식의 좌우 양변에 $D(s)$ 를 곱하여 양변의 계수가 일치하도록 수식을 정리해서 풀되 간단한 형태로 될 수 있도록 적절한 s 값을 대입에 계수를 구한다. 예로 $D(s)$ 의 극점이 서로 다른 복소수일 때 부분분수 전개식의 좌우 양변에 $D(s)$ 를 곱해 다음을 얻는다.

$$N(s) = b_m s^m + \dots + b_0 s =$$

$$(k_1(s+a) + k_2)(s-p_3) \dots (s-p_n) + \dots + k_n((s+a)^2 + w^2)(s-p_3) \dots (s-p_{n-1})$$

위식의 양변이 항상 일치해야 하는데 k_3, \dots, k_n 값은

$s = p_3, \dots, p_n$ 값을 대입해서 쉽게 구할 수 있고 k_1, k_2 는 다른 적절한 값을 대입해서 구한다.

예제 3 : $F(s) = \frac{1}{s(s+1)^2} = \frac{k_1}{s+1} + \frac{k_2}{(s+1)^2} + \frac{k_3}{s}$ 이므로

$N(s) = 1 = k_1 s(s+1) + k_2 s + k_3 (s+1)^2$ 이다. $s = -1$ 를 대입하여 $1 = -k_2$ 를 얻고 $s = 0$ 을 대입해 $1 = k_3$ 를 얻고 이 값들과 $s = 1$ 을 대입해 얻은 식 $1 = 2k_1 + k_2 + 4k_3$ 에서 $1 = 2k_1 - 1 + 4$ 에서 $k_1 = 1$ 을 얻어 결국 역변환은 $f(t) = -e^{-t} - te^{-t} + 1$ 로 주어진다.

2.7. 라플라스 변환을 이용한 상미분 방정식 풀이

• 풀이 과정 : 다음의 과정을 거쳐 푼다.
 라플라스 변환표를 이용하여 주어진 미분방정식을 s 에 대한 변환 대수식을 얻는다.
 변환된 대수식을 출력변수에 대한 식으로 바꾼다.
 부분변수진개를 한다.

라플라스 변환표를 이용하여 역변환을 얻는다.
 예제 4 : $y'' + 2y' + 2y = 1, y(0) = 1, y'(0) = 0$ 인 선형 미분방정식을 고려하자. 라플라스 변환을 통하여

$$s^2 Y(s) - sy(0) - y'(0) + 2sY(s) - 2y(0) + 2Y(s) = \frac{1}{s}$$

이로부터 출력 $Y(s)$ 에 대한 식 $Y(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s[(s+1)^2 + 1]}$ 을

얻는다. $Y(s) = \frac{k_1(s+1) + k_2}{(s+1)^2 + 1} + \frac{k_3}{s}$ 로 표현 가능하므로

다음을 얻을 수 있다.

$$s^2 + s + 1 = k_1 s(s+1) + k_2 s + k_3 (s+1)^2 + k_3$$

$$= (k_1 + k_3)s^2 + (k_1 + k_2 + 2k_3)s + 2k_3$$

결국 $k_3 = 0.5, k_1 = 0.5, k_2 = -0.5$ 를 얻고 출력에 관한 식 $y(t) = 0.5e^{-t}\cos t - 0.5e^{-t}\sin t + 0.5$ 를 구할 수 있다.

3. 행렬과 벡터

3.1. 벡터 연산

• 덧셈 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T, b = [b_1, \dots, b_n]^T$ 의 덧셈은 다음처럼 주어진다.

$$a + b = [a_1 + b_1, \dots, a_n + b_n]^T$$

• 스칼라곱 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T$ 의 스칼라 c 배는 $ca = [ca_1, \dots, ca_n]^T$ 로 주어진다.

• 내적 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T, b = [b_1, \dots, b_n]^T$ 의 내적은 $a^T \cdot b = a_1 b_1 + \dots + a_n b_n = \sum_{i=1}^n a_i b_i$ 로 주어진다.

• 벡터의 크기 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T$ 의 크기는 $\|a\|_2 = \sqrt{a^T \cdot a}$ 로 주어진다. 보통 첨자 2는 생략된다.

3.2. Basis와 차원

• 벡터공간 : 벡터공간 X 는 다음 7가지 합산 및 스칼라곱에 관련된 공리를 만족시키는 벡터들의 집합이다.

1. $a \in X, b \in X \rightarrow a + b = b + a \in X$

2. $a \in X, b \in X, c \in X \rightarrow (a + b) + c = a + (b + c) \in X$

3. $a + 0 = 0 + a = a$ 를 만족시키는 영벡터 0 를 X 가 포함한다.

4. 임의의 $a \in X$ 에 대해 $a + b = 0$ 를 만족시키는 $b \in X$ 가 존재한다.

5. 임의의 $a \in X$ 와 임의의 스칼라 $\gamma \in R$ 에 대해 $\gamma a \in X$ 가 성립하고, $0a = 0, 1a = a$ 가 성립한다.

6. 임의의 $a \in X$ 와 임의의 스칼라 $\gamma, \delta \in R$ 에 대해 $\gamma(\delta a) = (\gamma\delta)a \in X$ 가 성립한다.

7. 임의의 $a, b \in X$ 와 임의의 스칼라 $\gamma, \delta \in R$ 에 대해 $(\gamma + \delta)a = \gamma a + \delta a \in X, \gamma(a + b) = \gamma a + \gamma b \in X$ 이다.

• 선형결합 : 주어진 k 개의 벡터 X_i 의 적절한 합 $a_1 X_1 + \dots + a_k X_k$ 을 X_i 의 선형결합이라 한다.

여기에서 a_1, \dots, a_k 를 임의의 스칼라이다.

• 선형독립 : 주어진 k 개의 벡터 X_i 에서 어떤 벡터도 나머지 벡터의 선형결합 형태로 표현되지 않으면 선형독립이라 한다.

• Span : 주어진 k 개의 벡터 X_i 의 모든 선형결합을 X_i 의 Span이라 한다.

• Basis : 주어진 벡터공간 X 에 대해 다음을 두 성질을 만족시키는 벡터집합 B 를 Basis라 한다.

벡터공간 X 는 B 의 Span이다.

벡터집합 B 는 선형독립이다.

• 차원 : 주어진 벡터 공간 X 의 차원 $\dim(X)$ 는 X 의 Basis 집합 B 의 벡터 개수와 같다.

• 직교(Orthogonality) : 임의의 0이 아닌 벡터 a, b 가 만약 내적 $a^T b$ 가 0이면 두 벡터는 직교한다고 한다.

• 정규직교(Orthonormality) : 임의의 0이 아닌 벡터 a, b 가 직교하며 크기가 1이면 orthonormal하다 한다.

3.3. 행렬의 기본적 정의

• 전치행렬 : 주어진 임의의 행렬 $A = [a_{ij}] \in R^{n \times m}$ 의 전치행렬은 $A^T = [a_{ji}] \in R^{m \times n}$ 로 정의된다.

• 사각행렬 : 행렬의 행의 수와 열의 수가 같을 때 사각행렬이라 한다.

• 대칭행렬 : 주어진 임의의 사각행렬 $A = [a_{ij}] \in R^{n \times n}$ 이

$A^T = A$ 를 만족시키면 대칭이라 한다.

- 대각행렬 : 주어진 임의의 사각행렬 $A = [a_{ij}] \in R^{n \times n}$ 에서 $a_{ij} = 0, i \neq j$ 이면 즉 대각선을 제외한 값들이 0이면 대각행렬이라 하고 $A = \text{diag}(a_{11}, \dots, a_{nn})$ 형태로 표시한다.
- 항등행렬 : 주어진 임의의 대각행렬 $A = [a_{ij}] \in R^{n \times n}$ 에서 $a_{ii} = 1$ 이면 항등행렬이라 하고 I 로 표시한다.

3.4. 행렬 연산

- 덧셈 : 주어진 임의의 행렬 $A, B \in R^{n \times m}$ 에서 덧셈은 $A+B = [a_{ij} + b_{ij}]$ 로 정의된다.
- 스칼라곱 : 주어진 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 의 스칼라 c 배는 $cA = [ca_{ij}]$ 로 정의된다.
- 행렬곱셈 : 주어진 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}, B \in R^{m \times r}$ 에서 곱셈 $AB = \left[\sum_{k=1}^m a_{ik} b_{kj} \right]$ 처럼 정의된다.
- Trace : 주어진 임의의 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 의 trace는 $\text{tr}(A) = \sum_{i=1}^n a_{ii}$ 로 정의된다.
- Trace의 성질 : $\text{Tr}(A+B) = \text{Tr}(A) + \text{Tr}(B)$, $\text{Tr}(AB) = \text{Tr}(BA)$, $\text{Tr}(AB) = \text{Tr}(B^T A^T)$
- Determinant : 주어진 임의의 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 의 determinant는 다음처럼 정의된다.

$$\det(A) = |A| = \sum (-1)^s a_{1j_1} a_{2j_2} \dots a_{nj_n}$$

여기에서 j_1, \dots, j_n 은 $1, \dots, n$ 의 permutation이고 s 는 j_1, \dots, j_n 를 순열 $1, \dots, n$ 으로 복귀시키기 위해 필요한 자 리바꿈이 홀수이나 짝수이냐에 따라 0이나 1로 결정되는 수 이다.

- Minor, Cofactor, Adjoint : 주어진 임의의 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 의 minor M_{ij} 는 행렬 A 의 i 번째 행과 j 번째 열을 없애고 만든 $(n-1) \times (n-1)$ 행렬을 의미하고, a_{ij} 의 cofactor는 $A_{ij} = (-1)^{i+j} |M_{ij}|$ 로 정의되고 adjoint는 $\text{adj}(A) = (A_{ij})^T$ 로 정의된다.
- Determinant의 성질 :

$$|A| = \sum_{i=1}^n a_{ii} A_{ii} = \sum_{i=1}^n a_{ii} A_{ii}, |A| = |A^T|, |AB| = |A||B|$$

3.5. Rank와 역행렬

- Rank : 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 의 rank는 선형독립적인 행이나 열 숫자의 최대값이다.
- Full rank : 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 은 $\text{rank}(A) \leq \min(n, m)$ 를 만족시키는데 만약 $\text{rank}(A) = \min(n, m)$ 를 만족시키면 A 는 full rank를 갖는다고 한다.
- Nonsingular : 주어진 임의의 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 이 $\text{rank}(A) = n$ 이면 nonsingular라 한다.
- 역행렬 : 임의의 nonsingular 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 에 대하여 $AA^{-1} = A^{-1}A = I$ 를 만족시키는 역행렬 A^{-1} 이 존재한다.
- 역행렬의 성질 : $A^{-1} = |A|^{-1} \text{adj}(A), |A^{-1}| = |A|^{-1}, (AB)^{-1} = B^{-1}A^{-1}, (A^T)^{-1} = (A^{-1})^T$
- 2차원 행렬의 역행렬과 Determinant 공식 : 주어진 nonsingular 사각행렬 $A \in R^{2 \times 2}$ 는 다음을 만족시킨다. $A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix}, |A| = a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}, A^{-1} = |A|^{-1} \begin{bmatrix} a_{22} & -a_{12} \\ -a_{21} & a_{11} \end{bmatrix}$
- Null space : 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 의 null 공간 $\aleph(A)$ 는 $\aleph(A) = \{x | Ax = 0, x \in R^m\}$ 로 정의된다.
- Nullity : 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 의 null 공간의 차원을 nullity라하고 $\text{nullity}(A)$ 로 칭한다.
- rank의 성질 : $A \in R^{n \times m}, B \in R^{m \times r}$ 에서 다음이 성립한다.

$$\text{rank}(A) + \text{nullity}(A) = m, \text{rank}(A) + \text{rank}(B) - m \leq \text{rank}(AB) \leq \min(\text{rank}(A), \text{rank}(B))$$

- Orthogonal complement : 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}, n \geq m \geq \text{rank}(m)$ 의 orthogonal complement는 A^T 의 null 공간의 basis를 열벡터로 갖는 행렬이다.

3.6. 선형 행렬 방정식

- 일반화된 역행렬 : 주어진 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 에 대하여 다음 4가지 성질을 만족시키는 $m \times n$ 행렬 A^g 을 일반화된 역행렬 혹은 Moore-Penrose 역행렬이라 한다.

- ① $AA^gA = A$
- ② AA^g 는 대칭
- ③ A^gA 도 대칭

④ $A^g AA^g = A^g$.

• 일반화된 역행렬의 주요 성질 : $A \in R^{n \times m}$ 에 대하여 일반화된 역행렬이 항상 존재하고 다음이 성립한다.

- ① $(A^T)^g = (A^g)^T$,
- ② $(I - AA^g)AA^g = AA^g(I - AA^g) = 0$,
- ③ $(A^T A)^g = A^g(A^g)^T$,
- ④ $rank(A^g) = rank(A)$, ⑤ $(A^g)^g = A$,
- ⑥ $(I - A^g A)A^g A = A^g A(I - A^g A) = 0$,
- ⑦ 만약 $m = n$ 이고 A 가 nonsingular이면 $A^g = A^{-1}$
- ⑧ 만약 $rank(A) = n \leq m$ 이면 $A^g = A^T(AA^T)^{-1}$ 이고 $rank(A) = m \leq n$ 이면 $A^g = (A^T A)^{-1} A^T$ 이다.

- 선형 행렬 부등식 해의 존재조건과 : $Ax = c$ ($A \in R^{n \times m}$, $c \in R^n$)의 해 $x \in R^m$ 가 존재할 필요충분조건은 $AA^g c = c$ 가 성립하는 것이다.
- $Ax = c$ 의 일반해 : 해가 존재하면 일반해는 $x = A^g c + z - A^g A z$ ($z \in R^m$ 는 임의의 벡터)로 주어진다.

3.7. 벡터와 행렬의 놈

- 벡터의 p놈 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T$ 의 p놈은 $\|a\|_p = \left(\sum_{i=1}^n |a_i|^p \right)^{1/p}$ 로 정의된다.
- 벡터의 ∞ 놈 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T$ 의 ∞ 놈은 $\|a\|_\infty = \max_i |a_i|$ 로 정의된다.
- 벡터의 크기 : 주어진 벡터 $a = [a_1, \dots, a_n]^T$ 의 크기는 $\|a\|_2 = \sqrt{a^T \cdot a}$ 로 주어진다. 보통 첨자 2는 생략된다.
- 행렬의 p놈 : 임의의 행렬 A 의 p놈은 $\|A\|_p = \max_{\|x\|_p=1} \|Ax\|_p$ 로 정의된다. 특히 1, 2, ∞ 놈은 $\|A\|_1 = \max_j \left(\sum_i |a_{ij}| \right), \|A\|_2 = (\lambda_{\max}(A^T A))^{1/2}, \|A\|_\infty = \max_i \left(\sum_j |a_{ij}| \right)$ 로 주어진다. 여기에서 $\lambda_{\max}(\cdot)$ 는 최대 고유값을 의미한다. 만약 $A > 0$ 이면 $\lambda_{\min}(A) \leq A \leq \lambda_{\max}(A)I$ 이다. $\lambda_{\min}(\cdot)$ 는 최소 고유값을 의미한다.

3.8. 고유값과 고유벡터

• 고유값과 고유벡터 : 임의의 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 에서 $Ax = \lambda x$ 를 만족시키는 0이 아닌 벡터 x 를 고유벡터라

하고 λ 를 고유값 혹은 특성근이라 한다.

• 특성방정식 : 임의의 사각행렬 $A \in R^{n \times n}$ 에서 $|A - \lambda I| = (-\lambda)^n + c_{n-1}\lambda^{n-1} + \dots + c_0 = 0$ 로 주어지는 n 차 다항식을 특성방정식이라 한다. 이 다항식의 근이 A 의 고유값 혹은 특성근이 된다.

• Modal matrix : $A \in R^{n \times n}$ 가 서로 다른 고유값 $\lambda_1, \dots, \lambda_n$ 을 갖고 그에 대응하는 고유벡터를 x_1, \dots, x_n 라 하자. 그러면 고유벡터 x_1, \dots, x_n 는 선형적으로 독립이다. 그리고 고유벡터를 열로 갖는 행렬 $M = [x_1, \dots, x_n]$ 을 modal matrix라 한다.

• 행렬의 대각화 : $A \in R^{n \times n}$ 의 modal matrix에 대하여 $diag(\lambda_1, \dots, \lambda_n) = M^{-1}AM$ 이 성립한다. λ_i 고유값이 r 중복된 경우 그 중복근 λ_i 에 대하여 $n - rank(A - \lambda_i I)$ 개의 선형독립적인 고유벡터가 존재한다. 만약 $r = n - rank(A - \lambda_i I)$ 이면 r 개의 선형독립적인 고유벡터가 존재해 $A \in R^{n \times n}$ 를 대각화할 수 있다. 그러나 r 중복된 고유값 λ_i 에 대하여 $r > n - rank(A - \lambda_i I)$ 이면 r 개의 선형독립적인 고유벡터가 존재하지 않으면 대각화할 수 없다.

• 일반화된 고유벡터 : $A \in R^{n \times n}$ 에서 어떤 고유값 λ 와 정수 k 에 대하여 $(A - \lambda I)^k x = 0, (A - \lambda I)^{k-1} x \neq 0$ 를 만족시키는 벡터 x 가 존재하면 이를 일반화된 고유벡터라 한다. r 중복된 고유값 λ_i 에 대하여 r 개의 선형독립적인 고유벡터가 존재하지 않을 경우 일반화된 고유벡터가 존재한다.

• 일반화된 고유벡터 결정법 : $A \in R^{n \times n}$ 에서 r 중복 고유값 λ_i 에 대한 고유벡터 결정은 다음을 따른다. 중복 고유값 λ_i 에 대하여 $(A - \lambda_i I)x_{ij} = 0$ 를 만족시키는 모든 고유벡터 x_{ij} 를 구한다.

여기에서 $1 \leq j \leq j_m = n - rank(A - \lambda_i I)$ 이다. 만약 $r = j_m$ 이면 고유벡터가 r 개이므로 끝내라. 아니면 다음 단계로 가라.

구해진 x_{ij} 에 대하여 $(A - \lambda_i I)x_{i(j_m+1)} = x_{ij}$ 를 만족시키는 일반화된 고유벡터 $x_{i(j_m+1)}$ 를 찾아라. 0인 해 이외의 유의미한 해를 구하지 못했으면 $x_{i(j+1)}$ 에 대하여 일

반화된 고유벡터를 구하라. 만약 구해진 고유벡터와 일반화된 고유벡터가 r 개 이면 끝내라. 아니면 다음 단계로 가라. 구해진 $x_{i(j_m+1)}$ 에 대하여 $(A - \lambda_i I)x_{i(j_m+2)} = x_{i(j_m+1)}$ 를 만족시키는 일반화된 고유벡터 $x_{i(j_m+2)}$ 를 찾아라. 구해진 고유벡터와 일반화된 고유벡터가 r 개가 될 때까지 반복한다.

- Jordan form : r_i 중복된 고유값 λ_i 에 대하여 r_i 개의 선형독립적인 고유벡터가 존재하지 않는 경우 대각화할 수는 없고 Jordan 형을 써서

$J = \text{diag}(J_1, \dots, J_p) = M^{-1}AM$ 이 성립함을 보일 수 있다. 여기에서 M 은 고유벡터와 일반화된 고유벡터를 열벡터로 갖는 modal 행렬이고 J_i 는 주 대각선의 값들이

λ_i 이고 주 대각선 위의 값이 0이거나 1이고 나머지 위치의 값들이 0인 행렬이다.

예제 4 : 5×5 행렬 A 의 특성근이 3중근 λ_1 과 2중근 λ_2 라

면 Jordan form은 다음 6형태 중 하나 일 것이다.

$$\begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \lambda_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \lambda_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \lambda_2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \lambda_2 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} \lambda_1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \lambda_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \lambda_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \lambda_2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \lambda_2 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} \lambda_1 & 1 & 0 \\ 0 & \lambda_1 & 1 \\ 0 & 0 & \lambda_1 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \lambda_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \lambda_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \lambda_2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \lambda_2 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} \lambda_1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \lambda_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \lambda_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \lambda_2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \lambda_2 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} \lambda_1 & 1 & 0 \\ 0 & \lambda_1 & 1 \\ 0 & 0 & \lambda_1 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

3.9. 행렬 함수값 계산

- Cayley-Hamilton theorem : 주어진 사각행렬 $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ 에서 $\Delta(\lambda) = |A - \lambda I| = (-\lambda)^n + c_{n-1}\lambda^{n-1} + \dots + c_0$ 라 하면 $\Delta(A) = (-A)^n + c_{n-1}A^{n-1} + \dots + c_0I = 0$ 가 성립한다. 이는 $f(x) = q(x)\Delta(x) + r(x)$ 로 표현되는 다항식에서 $f(A) = q(A)\Delta(A) + r(A)$ 를 얻고 $\Delta(A) = 0$ 이므로 $f(A) = r(A) = r_0I + r_1A + \dots + r_{n-1}A^{n-1}$ 을 이용하여 계산할 수 있음을 의미한다.

3.9.1 특성근에 중근이 없을 때

- 계수 결정식 : $f(\lambda_i) = q(\lambda_i)\Delta(\lambda_i) + r(\lambda_i) = r(\lambda_i)$ 에 의해 다음의 n 개의 독립적인 선형식을 풀어 구한다.

$$\begin{bmatrix} 1 & \lambda_1 & \dots & \lambda_1^{n-1} \\ 1 & \lambda_2 & \dots & \lambda_2^{n-1} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \lambda_n & \dots & \lambda_n^{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} r_0 \\ r_1 \\ \vdots \\ r_{n-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} f(\lambda_1) \\ f(\lambda_2) \\ \vdots \\ f(\lambda_n) \end{bmatrix}$$

3.9.2 특성근이 중근을 갖을 때

- 계수 결정식 : λ_i 이 p 중근을 갖을 때

$f(\lambda_i) = q(\lambda_i)\Delta(\lambda_i) + r(\lambda_i) = r(\lambda_i)$ 에 의해 다음의 $n - p$ 개의 독립적인 선형식을 얻는다.

$$\begin{bmatrix} 1 & \lambda_{p+1} & \dots & \lambda_{p+1}^{n-1} \\ 1 & \lambda_{p+2} & \dots & \lambda_{p+2}^{n-1} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \lambda_n & \dots & \lambda_n^{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} r_0 \\ r_1 \\ \vdots \\ r_{n-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} f(\lambda_{p+1}) \\ f(\lambda_{p+2}) \\ \vdots \\ f(\lambda_n) \end{bmatrix}$$

그리고 다음 p 개의 선형식을 얻어 결국 n 개의 독립적인 선형식을 풀어 구한다.

$$f(\lambda_i) = r(\lambda_i), \left. \frac{df}{dx} \right|_{x=\lambda_i} = \left. \frac{dr_1}{dx} \right|_{x=\lambda_i}, \dots, \left. \frac{d^{p-1}f}{dx^{p-1}} \right|_{x=\lambda_i} = \left. \frac{d^{p-1}r_1}{dx^{p-1}} \right|_{x=\lambda_i}$$

3.9.3 Modal 행렬 M 과 Jordan 행렬 J 를 이용하는 방법

- e^{Jt} 의 계산값 :

$$J = \begin{bmatrix} \lambda & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda & 1 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & \lambda & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & \lambda \end{bmatrix}$$

$$e^{Jt} = e^{\lambda t} \begin{bmatrix} \lambda^k & t & \frac{1}{2!}t^2 & \dots & \frac{1}{(n-1)!}t^{n-1} \\ 0 & 1 & t & \dots & \frac{1}{(n-2)!}t^{n-2} \\ 0 & 0 & 1 & \dots & \frac{1}{(n-3)!}t^{n-3} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & t \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \end{bmatrix}$$

- 지수 행렬 함수 공식 : $e^{At} = Me^{Jt}M^{-1}$

3.10. 한정 행렬(Definite Matrix)

- 양한정 행렬(positive definite matrix) : 주어진 사각행렬 $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ 가 모든 0이 아닌 임의의 벡터 x 에 대하여 $x^T A x > 0$ 를 만족시키면 양한정이라 칭하고 $A > 0$ 이라 표시한다.
- 부양한정(positive semidefinite) 행렬 : 주어진 사각행렬 $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ 가 임의의 벡터 x 에 대하여 $x^T A x \geq 0$ 를 만족시키면 부양한정이라 칭하고 $A \geq 0$ 로 표시한다.
- 음한정(negative definite)과 부음한정 행렬 : 주어진 사각행렬 $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ 가 모든 0이 아닌 임의의 벡터 x 에 대하여

$x^T Ax < 0$ ($x^T Ax \leq 0$)를 만족시키면 (부)음반정이라 칭하고 $A < 0$ ($A \leq 0$)이라 표시한다.

• 양반정 행렬의 성질 : $A > 0$ 이면

$a_{ii} > 0, \lambda_i > 0, \text{tr}(A) = \sum \lambda_i > 0, |A| = \lambda_1 \cdots \lambda_n > 0, \text{rank}(A) = n$ 이다.
 A 가 부양반정이되 양반정이 아니면

$a_{ii} \geq 0, \lambda_i \geq 0, \text{tr}(A) = \sum \lambda_i \geq 0, |A| = \lambda_1 \cdots \lambda_n = 0, \text{rank}(A) < n$ 이다

• Orthogonal complement : 임의의 행렬

$A \in R^{n \times m}, n \geq m \geq \text{rank}(m)$ 의 orthogonal

complement는 A^T 의 null 공간의 basis를 열벡터로 갖는 행렬이다.

• Orthogonal (Unitary) 행렬 : 임의의 사각 행렬

$A \in R^{n \times n}$ 이 $A^T A = A A^T = I$ 를 만족시키면 Orthogonal 행렬 혹은 Unitary 행렬이라 칭한다.

• Orthogonal (Unitary) 행렬의 성질 : 임의의 Orthogonal 행렬

$A \in R^{n \times n}$ 에 대하여

$\lambda_i = 1$ or $-1, |A| = 1$ or -1 이며 $A^{-1} = A^T$ 이다.

• 대칭행렬의 성질 : 주어진 대칭 행렬 $A = A^T \in R^{n \times n}$ 의 고유치 λ_i 는 항상 실수이며 $\text{diag}(\lambda_1, \dots, \lambda_n) = M^T A M$ 를 만족시키는 orthogonal 행렬 M 이 존재한다.

• Singular value : 주어진 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 에서 $A A^T$ 의 고유값의 제곱근을 singular 값이라 한다.

• Singular 값 분해 : 주어진 임의의 행렬 $A \in R^{n \times m}$ 에 대하여

여 $\text{rank}(A) = r \leq \min(n, m)$ 이라 하자. 그러면 행렬 A 는 $A = U D V$ 형태로 분해될 수 있다.

여기에서

$U \in R^{n \times n}, V \in R^{m \times m}$ 는 orthogonal 행렬이고

$D \in R^{n \times m}$ 은 d_{ii} 가 A 의 singular 값들로 그 요소가 $d_{ij} = 0, i \neq j, d_{ii} \geq 0, i = 1, \dots, n, j = 1, \dots, m$ 을 만족시킨다.

3.11 Jacobian과 gradient

• 벡터 x 에 대한 스칼라 함수 $f(x)$ 의 gradient :

$$\frac{\partial}{\partial x} f(x) = \left[\frac{\partial f}{\partial x_1}, \dots, \frac{\partial f}{\partial x_n} \right]$$

• 벡터 x 에 대한 벡터 함수 $g(x) = [g_1(x), \dots, g_m(x)]^T$ 의

$$\text{Jacobian} : \frac{\partial}{\partial x} g(x) = \begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial x_n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\partial g_m}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_m}{\partial x_n} \end{bmatrix}$$

• Ax 의 Jacobian과 $x^T Ay$ 의 gradient :

$$\frac{\partial}{\partial x} Ax = A, \quad \frac{\partial}{\partial x} x^T Ay = y^T A$$

5. 수학적 모델링

5.1. 시스템의 분류

• 시스템의 정의 : 어떤 목적을 이루기 위해 상호 작용하는 여러 개의 요소가 모인 복합체를 시스템이라 하고 시스템에 영향을 미치는 물리량을 입력, 입력에 따라 변하는 시스템의 양을 상태변수 혹은 줄여 상태라 하고 그 중에서 관심있는 상태를 출력이라 한다.

• 선형과 비선형 : a 를 임의의 스칼라 상수라 하고, 입출력 함수를 $f(\cdot)$ 라 하고, 주어진 입력값 x_1, x_2 에 대하여 출력 y_1, y_2 를 $f(x_1) = y_1, f(x_2) = y_2$ 라 할때 다음 두 가지 성질이 성립하면 선형시스템이다. 실제 시스템은 두 성질을 만족시키지 않는 비선형시스템이나 관심있는 작은 범위에서는 선형으로 근사화하여 해석과 설계를 쉽게 할 수 있다.

중첩(superposition) : $f(x_1 + x_2) = y_1 + y_2$
 동질성(homogeneity) : $f(ax_1) = af(x_1) = ay_1$

• 시불변과 시변 : 시스템 관계를 묘사하는 함수 즉 시스템 동역학이 시간에 따라 변하지 않는 시스템을 시불변시스템이라

표 2 블록 등가 변환

변환사항	변환전	변환후
리플 결합		
병렬 결합		
가산점 앞으로 이동		
가산점 뒤로 이동		
분기점 뒤로 이동		
분기점 앞으로 이동		
지환		

하고 시간에 따라 변하는 시스템을 시변시스템이라 한다.

- 연속시간과 이산시간 : 시스템 동역학이 모든 시간에 대해 정의되면 연속시간 시스템이라 하고 일부라도 이산 시간에 대하여 정의되면 이산시간 시스템이라 한다.
- SISO 와 MIMO : 입력과 출력변수가 각각 하나인 시스템을 SISO(Single Input Single Output) 시스템이라 하고 다중입력과 출력을 갖는 시스템을 MIMO(Multi Input Multi Output) 시스템이라 한다.

5.2. 전달함수

- 전달 함수의 정의 : 선형 시스템에서 모든 초기 조건을 0으로 했을 때 출력변수의 라플라스 변환을 입력변수의 라플라스 변환으로 나눈 함수값을 전달함수라 한다.
- 임펄스 응답 : 초기값을 0으로 한 상태에서 임펄스 $\delta(t)$ 를 입력으로 했을 때의 출력으로 이의 라플라스 변환은 전달함수와 같다.
- 전달함수의 일반 형태 :
$$H(s) = \frac{b_m s^m + \dots + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} = \frac{N(s)}{D(s)}$$
, $m \leq n$ 으로 분모의 차수가 분자의 차수보다 큰 strictly proper 형태를 갖는다. $n \geq m$ 인 경우는 proper하다고 한다.
- 특성 방정식 : 위 일반 형태에서 $a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0 = 0$ 를 특성방정식이라 하는데 전달함수의 분모를 0으로 하여 얻는다.
- 특성근 : 특성방정식의 해를 특성근이라 하는데 뒤에 보겠지만 시스템 응답의 특성을 좌우한다.

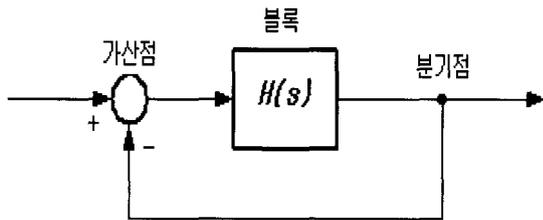


그림 1. 블록전도의 요소

5.3. 블록전도

- 블록전도의 정의 : 자동 제어시스템에 포함된 각 요소의 신호의 전달을 나타내는 그림을 블록전도라 한다.
 - 블록전도의 네가지 요소 : 블록전도는 아래의 네가지 요소로 이루어진다.
- 블록 : 입력신호를 받아서 출력 신호를 만드는 전달요소로 전달함수가 표시된다.

화살표 : 신호의 흐름 방향을 표시한다.

가산점 : 두가지 이상의 신호가 합쳐지는 점을 표시한다.

분기점 : 하나의 신호를 나누기 위한 인출점을 표시한다.

- 등가 변환 : 표 2 참조

5.4. 신호흐름전도

• 신호흐름전도란? : 여러 방향성 가지가 연결된 마디로 구성된 선도로 블록전도에 비해 간략화 과정이 쉽고 선형 다중시스템의 경우 해석과 설계를 단순화할 수 있는 장점이 있다.

• 신호 흐름전도의 구성요소와 용어의 정의 : 그림 2를 참조하라.
가지(branch) : 일정 방향성의 경로선분으로 블록전도의 블록과 같이 입력과 출력의 관계를 나타낸다.

마디(node) : 입력점, 출력점, 교차점 등이 존재하며 가지들이 입력되거나 출력되는 점을 나타낸다. 그림 1.4에서 E_i 는 입력점, E_o 는 출력점, E_1 은 교차점이라 할 수 있다.

경로이득 : 하나의 마디에서 다른 마디로 가로지르는 하나의 가지 또는 연속적인 가지들의 연결을 경로라 하고 이때 마디는 두 번이상 지나치지 않아야 한다. 이때 이득을 경로이득이라 한다.

전향경로(Forward path) : 입력점에서 출력점으로 끝나는 경로로 그림 2에서 E_i 에서 E_1 에 이르는 전향 경로는 하나이고 그 이득은 $Y_1 Z_2 Y_3 Z_4$ 로 주어진다.

루프(loop)와 루프이득 : 같은 마디에서 시작하고 끝나는 닫힌 경로로 그 경로에서 한 마디를 두 번 지나지 않는다. 그림 2에서 $-Z_2 Y_1$, $-Y_3 Z_2$, $-Z_4 Y_3$ 가 루프이득이다.

미접 루프(nontouching loop) : 루프가 공통의 노드를 공유하지 않는 경우 접하지 않는다 한다. 그림 2에서 루프이득이 $-Y_3 Z_2$, $-Z_4 Y_3$ 인 루프는 만나고 있지만 $-Z_2 Y_1$, $-Z_4 Y_3$ 인 루프는 만나지 않고 있다.

• Mason's rule : N 개의 전향경로와 K 개의 루프로 구성된

신호흐름전도의 입력 마디 y_i 에서 출력 마디 y_o 의 이득

$$M \text{은 } M = \sum_{k=1}^N \frac{M_k \Delta_k}{\Delta} \text{으로 주어진다.}$$

여기에서 M_k 는 y_i, y_o 사이 N 개의 전향경로 중에서 k 번째 전향경로의 이득

$$\Delta = 1 - (\text{모든 루프이득의 합}) + (\text{두개의 미접루프의 가능한 조합의 이득곱}) - (\text{세개의 미접루프의 가능한 조합의 이득곱}) + (\text{네개의 미접루프의 가능한 조합의 이득곱}) - (\text{5개의 미접루프의 가능한 조합의 이득곱}) + \dots$$

$\Delta_k = N$ 개의 전향경로 중에서 k 번째 전향경로와 접하는 모든 루프이득을 0으로 했을 때 Δ 값

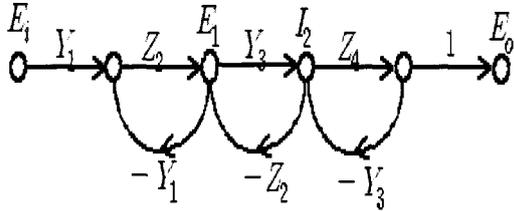


그림 2. 신호흐름선도의 예

$\Delta_k = N$ 개의 전향경로 중에서 k 번째 전향경로와 접하는 모든 루프이득을 0으로 했을 때 Δ 값

예제 5 : 그림2의 신호흐름선도에서 E_o/E_i 를 구해보자.

전향경로는 하나로 즉 $N=1$ 이고 그 이득은

$$M_1 = Y_1 Z_2 Y_3 Z_4 \text{이다. 루프는 모두 세 개로}$$

즉 $K=3$ 이고 이득은

$$L_1 = -Z_2 Y_1, L_2 = -Y_3 Z_2, L_3 = -Z_4 Y_3 \text{이다. 이 때}$$

L_1, L_3 는 미접루프이다. 또 Δ, Δ_1 는 다음처럼 된다.

$$\Delta = 1 - (L_1 + L_2 + L_3) + L_1 L_3 = 1 + Z_2 Y_1 + Y_3 Z_2 + Z_4 Y_3 + Z_2 Z_4 Y_1 Y_3, \Delta_1 = 1$$

결국 E_o/E_i 는 다음처럼 구해짐을 알 수 있다.

$$\frac{E_o}{E_i} = \frac{M_1 \Delta_1}{\Delta} = \frac{Z_2 Z_4 Y_1 Y_3}{1 + Z_2 Y_1 + Z_2 Y_3 Z_4 Y_3 + Z_2 Z_4 Y_1 Y_3}$$

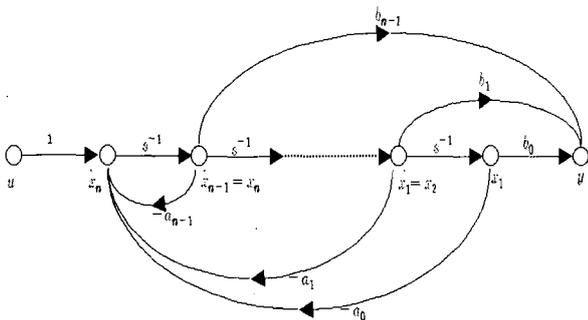


그림 3.

$$H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$$

의 controllable form 상태흐름선도

5.5. 상태공간모델

• 일반적인 시불변 다변수 시스템의 상태 공간식:

$x \in R^n, y \in R^p, u \in R^m$ 는 각각 상태, 출력, 입력변수이다.

$$\dot{x} = Ax + Bu, y = Cx + Du$$

• 상태 공간식의 라플라스 변환식 :

$sX - x(0) = AX + BU, Y = CX + DU$ 에서 다음을 얻는다.

$$X = (sI - A)^{-1}x(0) + [(sI - A)^{-1}B + D]U, Y = C(sI - A)^{-1}x(0) + [C(sI - A)^{-1}B + D]U$$

• 상태 천이 행렬 :

$$\Phi(t) = \text{LAPLACE}^{-1}[(sI - A)^{-1}] = e^{At}$$

• 영입력 응답 : 입력이 0일 때의 응답으로 위의 상태식에서는

$$\text{LAPLACE}^{-1}[C(sI - A)^{-1}x(0)] = Ce^{At}x(0) \text{ 이다.}$$

• 영상태 응답 : 초기조건이 $x(0) = 0$ 일 때의 응답으로 위

의 상태식에서는 $\int_0^t (Ce^{A(t-\tau)}B + D)u(\tau)d\tau$ 이다.

• $H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$ 의 상

태공간식 얻는 방법 1 : controllable form

① 전달함수의 분모 분자를 s^{-n} 으로 나눈다.

② $X(s)$ 를 도입해 다음을 얻는다.

$$Y = (b_{n-1}s^{-1} + \dots + b_0s^{-n})X, X = U - (a_{n-1}s^{-1} + \dots + a_0s^{-n})X$$

③ $X \rightarrow \bar{x}_n, s^{-1}X \rightarrow \bar{x}_{n-1} = \bar{x}_n, \dots, s^{-(n-1)}X \rightarrow \bar{x}_3 = \bar{x}_2, s^{-n}X \rightarrow \bar{x}_1$ 로 할당하여 그림 3와 같은 흐름선도를 얻고 다음의 상태공간식을 얻는다.

$$\dot{\bar{x}}_1 = \bar{x}_2, \dots, \dot{\bar{x}}_{n-1} = \bar{x}_n, \dot{\bar{x}}_n = u - (a_1\bar{x}_n + \dots + a_0\bar{x}_1), y = b_{n-1}\bar{x}_n + b_{n-2}\bar{x}_{n-1} + \dots + b_0\bar{x}_1$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, C = \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{n-2} \\ b_{n-1} \end{bmatrix}, D = 0$$

• $H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$ 의

상태공간식 얻는 방법 2 : observable form

① 전달함수의 분모 분자를 s^{-n} 으로 나눈다.

② $Y = (b_{n-1}s^{-1} + \dots + b_0s^{-n})U - (a_{n-1}s^{-1} + \dots + a_0s^{-n})Y$ 를 얻는다.

③ $b_0 s^{-1} U - a_0 s^{-1} Y \rightarrow x_1, \dots, Y \rightarrow x_n$ 으로 할당

하여 그림 4와 같은 흐름선도를 얻고 다음을 얻는다.

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= -a_0 x_n + b_0 u, \dot{x}_2 = x_1 - a_1 x_n + b_1 u, \dots, \dot{x}_n = x_{n-1} - a_{n-1} x_n + b_{n-1} u \\ y &= x_n \end{aligned}$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & -a_0 \\ 1 & 0 & \dots & 0 & -a_1 \\ 0 & 1 & \dots & 0 & -a_2 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & 1 & -a_{n-1} \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{n-2} \\ b_{n-1} \end{bmatrix}, C = \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}^T, D=0$$

• $H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$ 의

상태공간식 얻는 방법 3 : modal form

① 전달함수를 부분분수 전개해서

$$H(s) = \frac{k_1}{s-p_1} + \frac{k_2}{s-p_2} + \dots + \frac{k_n}{s-p_n}$$

얻는다 (p_i 는 서로 다른 실근).

② $Y = \sum X_i, X_i = k_i U / (s-p_i)$ 로 할당하여 다음을 얻는다.

$$\dot{x}_1 = p_1 x_1 + k_1 u, \dots, \dot{x}_n = p_n x_n + k_n u, y = x_1 + \dots + x_n$$

$$A = \begin{bmatrix} p_1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & p_2 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & p_3 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & p_n \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} k_1 \\ k_2 \\ \vdots \\ k_{n-1} \\ k_n \end{bmatrix}, C = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}^T, D=0$$

• 상태공간 모델에서 전달함수행렬 얻는 공식 :

$$H(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$

여기에서 보통 $D=0$ 가 된다.

5.6. 비선형 시스템의 선형화

• 일반적인 비선형 시스템의 상태공간 모델식 :

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = g(x, u)$$

• 평형 조건식 : 여기에서 x_0, u_0, y_0 는 평형시의 상태와 입력, 출력

• 변수의 섭동 :

$$\delta x = x - x_0, \quad \delta u = u - u_0, \quad \delta y = y - y_0$$

• Taylor 급수 전개 : x_0, u_0 에서 Taylor 급수 전개값은 아래와 같이 주어진다. $0 = f(x_0, u_0), y_0 = g(x_0, u_0)$

$$\dot{x} = f(x, u) \approx f(x_0, u_0) + \frac{\partial f}{\partial x} \Big|_{(x_0, u_0)} \delta x + \frac{\partial f}{\partial u} \Big|_{(x_0, u_0)} \delta u + \dots$$

$$y = g(x, u) \approx g(x_0, u_0) + \frac{\partial g}{\partial x} \Big|_{(x_0, u_0)} \delta x + \frac{\partial g}{\partial u} \Big|_{(x_0, u_0)} \delta u + \dots$$

• 선형화된 상태공간식 :

$\dot{x} - f(x_0, u_0) = \delta \dot{x} \rightarrow x, \delta u \rightarrow u, \delta y \rightarrow y$ 에 의해 다음처럼 구해진다.

$$\begin{aligned} \dot{x} &= \frac{\partial f}{\partial x} \Big|_{(x_0, u_0)} x + \frac{\partial f}{\partial u} \Big|_{(x_0, u_0)} u \\ y &= \frac{\partial g}{\partial x} \Big|_{(x_0, u_0)} x + \frac{\partial g}{\partial u} \Big|_{(x_0, u_0)} u \end{aligned}$$

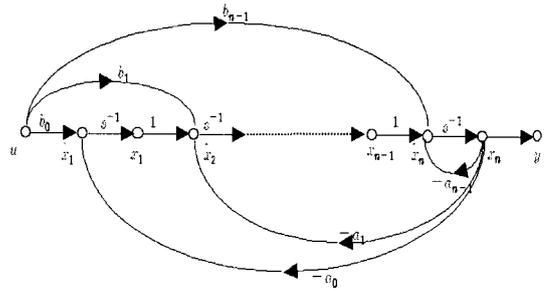


그림 4.

$$H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$$

observable form 상태흐름선도

6. 결론

본고에서는 [1]-[9]를 토대로 선형 제어 시스템 설계 이론에 대하여 연재되었던 [10]-[12]의 부록이 될 수 있는 내용들로 라플라스 변환, 행렬과 벡터, 수학적 모델링 방법에 대하여 논하였다.

참고문헌

[1] B. Shahina and M. Hassul, Control System Design Using Matlab, Prentice Hall, 1993
 [2] S. Boyd, L. El Ghaoui, E. Feron and V. Balakrishnan, Linear Matrix Inequalities in system and Control Theory, SIAM, 1994, <http://www.stanford.edu/~boyd/lmibook/>
 [3] W.C. Levine, The Control Handbook, CRC Press, 2000
 [4] C. Scherer and S. Weiland, Linear Matrix Inequalities in Control, <http://www.cs.ele.tue.nl/SWeiland>
 [5] A. Damen and S. Weiland, Robust Control, <http://>

www.cs.ele.tue.nl/SWeiland

- [6] 김종식, 선형 제어 시스템 공학, 청문각, 1991년
- [7] G. Balas et al., Robust Control Toolbox, Mathworks, 2005
- [8] Control System Toolbox for Use with Matlab : User's Guide, Mathworks, 2005
- [9] 최한호, 로봇공학 강의 노트,
http://home.dongguk.edu/user/hhchoi
- [10] 최한호, 선형 제어 시스템 설계(I): 궤환 시스템의 성능과 안정도 판별, 제어자동화시스템공학회지, 제12권, 제1호, pp. 55-69, 2006
- [11] 최한호, 선형 제어 시스템 설계(II): 고전 제어기 설계, 제어자동화시스템공학회지, 제12권, 제2호, pp. 54-63, 2006
- [12] 최한호, 선형 제어 시스템 설계(III): 상태 공간 제어기 설계, 제어자동화시스템공학회지, 제12권, 제3호, pp.42-50 2006

..... 저자약력



〈최 한 호〉

- 1966년 8월 25일생.
- 1988년 2월 서울대학교 제어계측공학과 (공학사).
- 1990년 2월 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 (공학석사).
- 1994년 8월 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 (공학박사).
- 1994년 9월~1998년 2월 대우전자 전략기술 연구소 연구원.
- 1998년 3월~2003년 2월 안동대학교 전자공학교육과 교수.
- 2003년 3월~현재 동국대학교 전기공학과 교수.
- 관심분야 : 강인제어이론, 마이콤 기반 제어, 가상현실 및 로봇틱스.
- E-mail : hhchoi@dongguk.edu