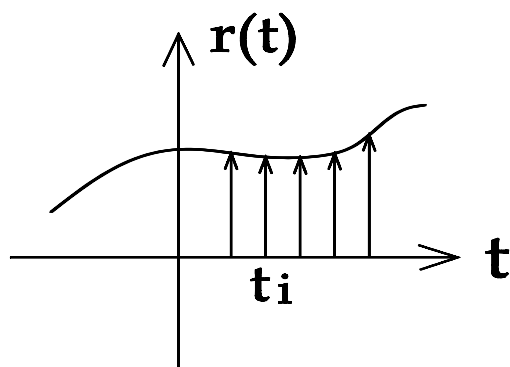
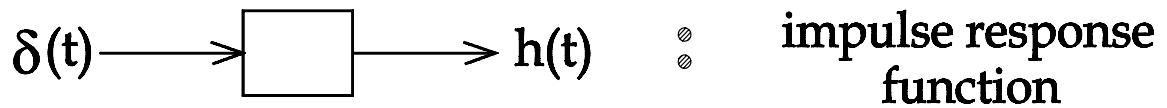


3장. 전달함수, 블록선도 및 신호흐름 선도

3.2. 선형계의 Impulse 응답, 전달함수



$$r(t) = \sum r(t_i) \delta(t - t_i) \Delta t \text{ 로 근사}$$

$$c(t) = \sum r(t_i) h(t - t_i) \Delta t = \int_{-\infty}^t r(\tau) h(t - \tau) d\tau$$

$$c(t) = \int_{-\infty}^t r(\tau) h(t - \tau) d\tau = \int_0^{\infty} r(t - \tau) h(\tau) d\tau$$

양변을 Laplace 변환하면 $C(S) = R(S) H(S)$

$C(S) / R(S) = H(S)$; 전달함수.

즉, $H(S)$ 는 $h(t)$ 의 Laplace 변환이다.

○ 전달함수의 특성

1. 전달함수는 오직 선형-시불변계에만 정의된다. (非線形계에서는 정의안됨)
2. 전달함수는 Impulse Response 의 Laplace 변환이다.
3. 계의 모든 초기조건은 0으로 하고 전달함수를 구한다.
4. 연속치 계통의 전달함수는 S만의 함수이다.

○ 전달함수 = $G(s) = \frac{C(S)}{R(S)}$

특성 방정식 (Characterisric Equation)

$R(S) = 0$. 이 근들을 特性根 이라한다.

ex) 다음 선형 시불변계의 전달함수를 구하라.

$$\begin{aligned} & \frac{d^3 c(t)}{d t^3} + 10 \frac{d^2 c(t)}{d t^2} + 2 \frac{d c(t)}{d t} + c(t) + 2 \int_0^t C(z) dz \\ & = \frac{d r(t)}{d t} + 2 r(t) \end{aligned}$$

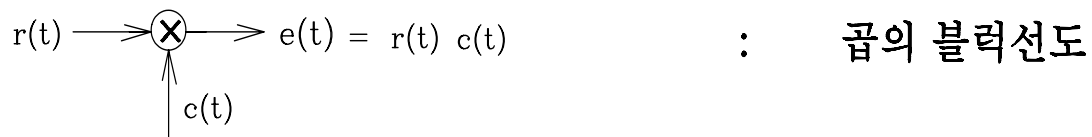
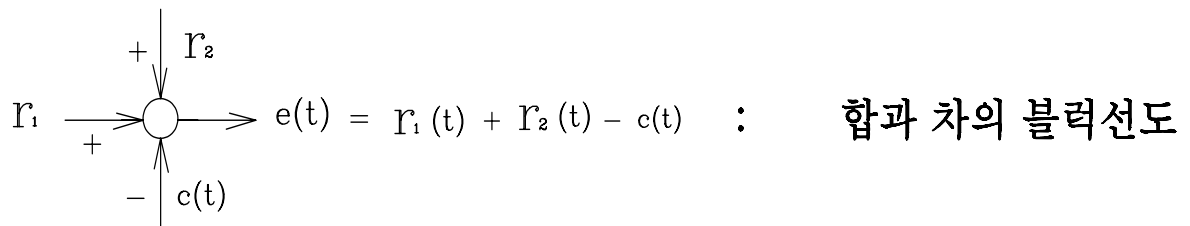
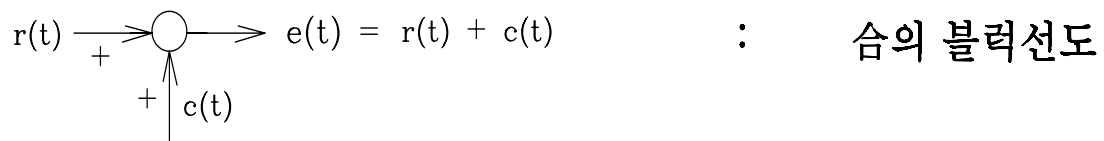
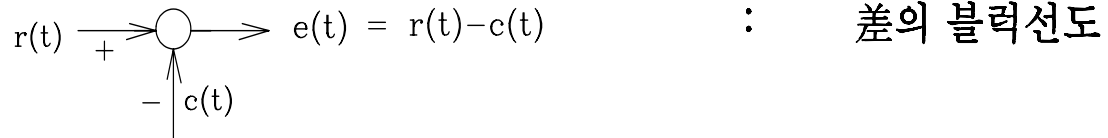
양변을 Laplace 변환하면

$$\begin{aligned} & S^3 C(s) + 10 S^2 C(s) + 2 S C(s) + C(s) + 2 C(s) \frac{1}{s} \\ & = S R(S) + 2 R(S) \end{aligned}$$

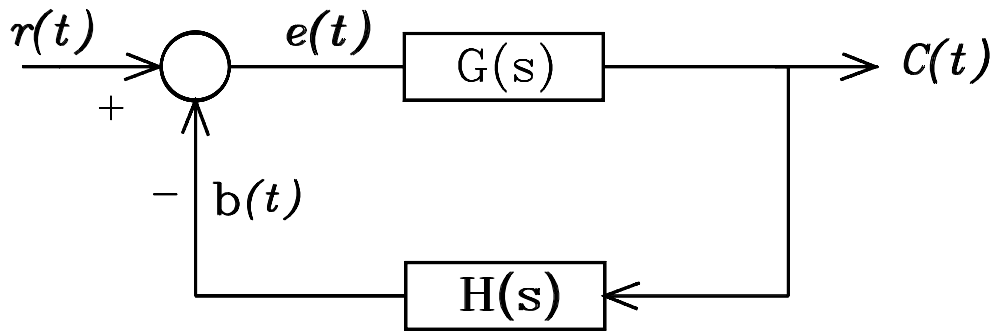
$$C(S)(S^4 + 10 S^3 + 2 S^2 + S + 2) = R(S) S(S+2)$$

$$\therefore \frac{C(S)}{R(S)} = \frac{S(S+2)}{(S^4 + 10 S^3 + 2 S^2 + S + 2)}$$

3-3. 블록 선도 (block diagram)



* Feedback System 의 기본 블록선도



- $G(S)$: 전방경로 전달함수
- $H(S)$: Feedback 전달함수
- $G(S)H(S)$: Loop 전달함수

- $\frac{C(S)}{R(S)}$: 폐루프전달함수 = $\frac{G(S)}{1 + G(S)H(S)}$

$$\text{ex) } G(S) = \begin{bmatrix} \frac{1}{S+1} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{1}{s+2} \end{bmatrix} \quad H(S) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \text{ 일 때,}$$

M(S)를 구하라.

$$\text{(sol) ; } 1 + G(S)H(S) = 1 + \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{1}{s+2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

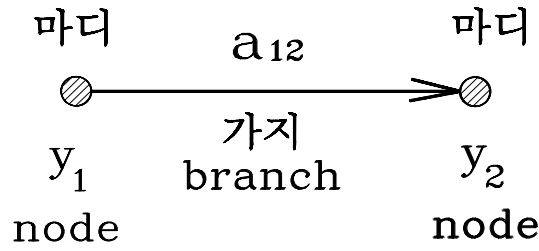
$$= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{1}{s+2} \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} \frac{s+2}{s+1} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{s+3}{s+1} \end{bmatrix}$$

$$\therefore M(S) = \begin{bmatrix} \frac{s+2}{s+1} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{s+3}{s+1} \end{bmatrix}^{-1} \cdot \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{1}{s+2} \end{bmatrix}$$

$$= \frac{s(s+1)}{s^2+5s+2} \begin{bmatrix} \frac{3s^2+9s+4}{s(s+1)(s+2)} & \frac{-1}{s} \\ \frac{2}{1} & \frac{3s+2}{s(s+2)} \end{bmatrix}$$

3.4. 신호 흐름선도



(y_2 의 y_1 에 대한 의존관계를 나타냄 그 역은 성립하지 않음.)

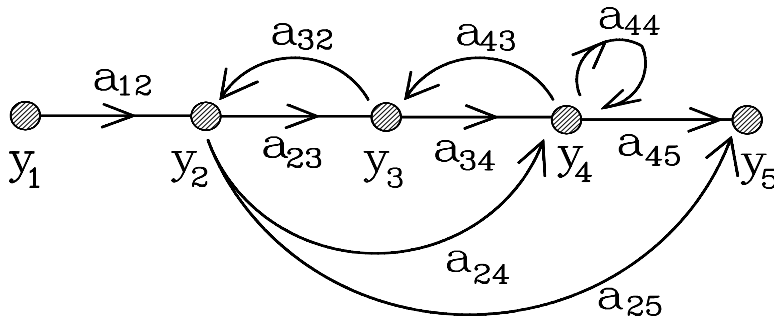
ex) $y_2 = a_{12} y_1 + a_{32} y_3$

$y_3 = a_{23} y_2 + a_{43} y_4$

$y_4 = a_{24} y_2 + a_{34} y_3 + a_{44} y_4$

$y_5 = a_{25} y_2 + a_{45} y_4$

연립대수
방정식에 대한
신호흐름선도

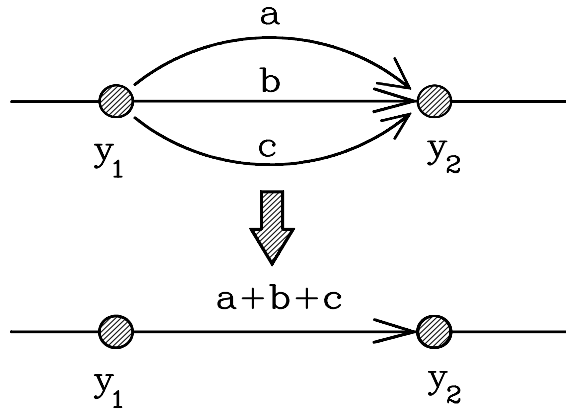


기본성질

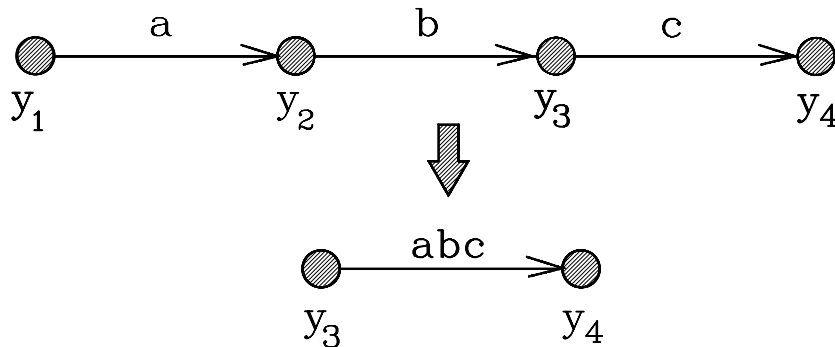
1. 신호흐름 선도는 線形系에만 적용
2. 그런데 쓰이는 방정식은 대수방정식이라야 함.
3. 마디는 변수를 나타냄.
4. 신호는 가지의 화살표 방향으로만 이동함.
5. $y_i = a_{kj} y_k$ 에서, y_k 에 a_{kj} (가지이득)이 곱해져 y_i 에 전달됨. 그 역은 성립 않음.

- 경로 이득 : $\left\{ \begin{array}{l} \text{전방경로이득 : 각 경로 이득의 곱.} \\ \text{루프이득 : 각 Loop 이득의 곱.} \end{array} \right.$

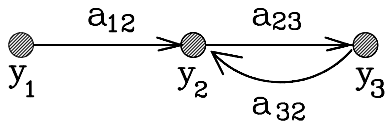
- 병렬 가지



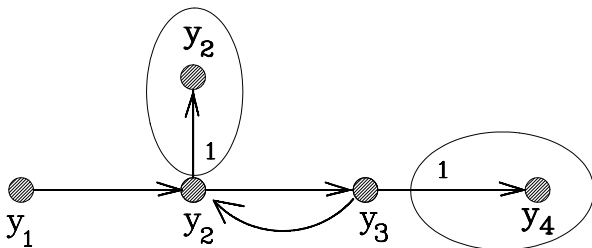
- 직렬 가지



ex)



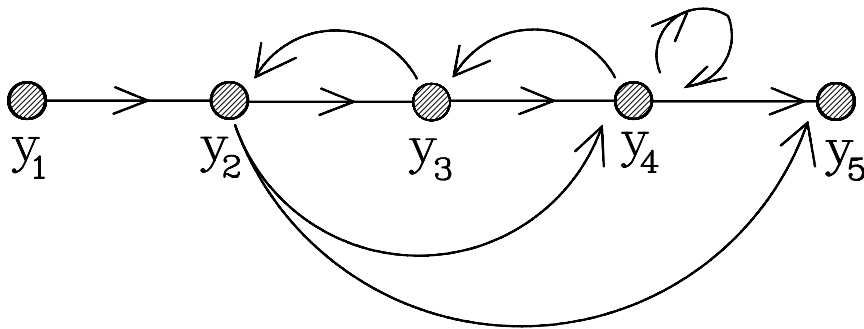
: y_2, y_3 모두 출력 마디가 될 수 없음.



→ 과 같이 이득 1인 가지를 만들어 y_2, y_3 를 출력 마디로 만들 수 있다.

* 경로 (path) : 같은 방향으로의 연속적인 가지들의 집합

경로 $\left\{ \begin{array}{l} \text{전방경로(forward path)} ; \text{ 입력마디에서 출발하여} \\ \text{출력마디에서 끝나는 경로} \\ \text{Loop} ; \text{ 어느 마디도 한번만 거쳐야 한다.} \end{array} \right.$



이 선도에서 y_1 과 y_5 사이에는 3개의 전방경로가 있다.

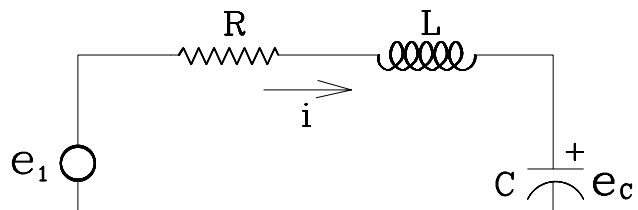
Loop : 같은 마디에서 시작하여 같은 마디에서 끝나는 경로,
다른 마디는 한번 이상 거치면 안됨.

ex) 위 예에서 Loop는 4개 있음.

ex) 신호흐름선도 그리기 例

$$L \frac{di}{dt} = e_1 - Ri - e_c$$

$$C \frac{de_c}{dt} = i$$



위 두식은 대수방정식이 아니므로 신호흐름 선도를 그릴 수 없다.

따라서 이들을 대수방정식으로 만들기 위해 Laplace 변환을 취하면

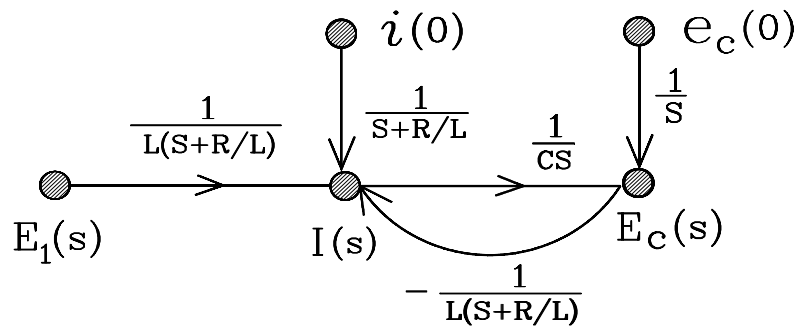
$$SI(s) = i(0) + \frac{1}{L} E_1(s) - \frac{R}{L} I(s) - \frac{1}{L} E_c(s)$$

$$S E_c(s) = e_c(0) + \frac{1}{c} I(s)$$

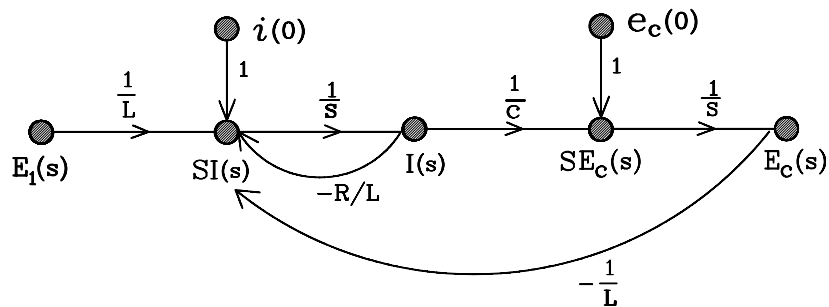
가 되고 $i(0)$, $e_c(0)$ 는 $t=0$ 때 $i(t)$ 와 $e_c(t)$ 의 초기치이다.

$$I(s) = \frac{1}{S + R/L} i(0) + \frac{1}{L(S + R/L)} E_1(s) - \frac{1}{L(S + R/L)} E_c(s)$$

$$E_c(s) = \frac{1}{s} e_c(0) + \frac{1}{cs} I(s)$$



이 예의 선도를 다르게 그리면



과 같이 그릴 수 있다.

이 선도에서는 Laplace 변수는 $1/S$ 꼴로만 나타난다.

그러므로 이 선도는 아날로그 또는 디지털 컴퓨터의 해의 기본으로 쓰일 수 있고, 이런 꼴의 신호흐름 선도를 상태선도 (state diagram)이라 한다.

3.9. 신호흐름 선도의 일반이득 공식

$$M = \frac{y_{out}}{y_{in}} = \sum_{k=1}^N \frac{M_k \Delta_k}{\Delta} \quad (\text{Manson 의 이득공식})$$

y_{in} : 입력마디 변수

y_{out} : 출력마디 변수

M : y_{in} 과 y_{out} 사이의 이득

M_k : y_{in} 과 y_{out} 사이의 R번째 전방경로 이득

$$\Delta = 1 - \sum_m P_{m1} + \sum_m P_{m2} - \sum_m P_{m3} \dots$$

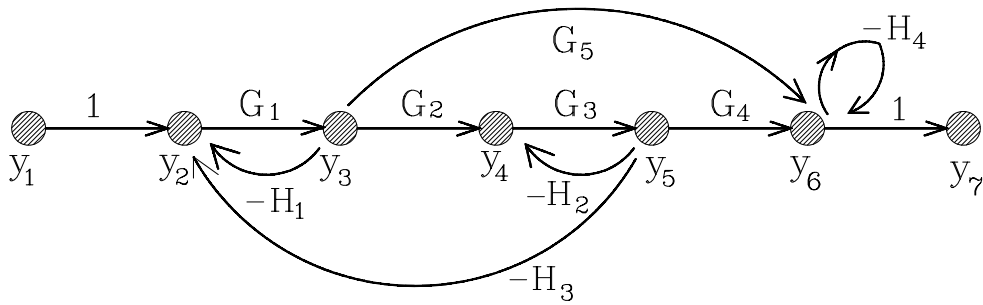
P_{mr} : γ 개의 비접촉 루프의 가능한 m번째 조합의 이득 곱
(신호흐름선도의 두 부분이 공통 마디를 공유하지 않으면 비접촉임)

혹은,

$$\Delta = 1 - (\text{모든 각각의 루프의 이득의 합}) \\ + (\text{두 개의 비접촉 Loop의 가능한 모든 조합의 이득의 합}) \\ - (\text{세 개의})$$

$\Delta_k = k$ 번째 전방 경로와 접촉하지 않는 신호흐름 선도에 대한 Δ

ex)



$$\frac{y_2}{y_1} = \frac{1 + G_3 H_2 + H_4 + G_3 H_2 H_4}{\Delta}$$

$$\frac{y_4}{y_1} = \frac{G_1 G_2 (1 + H_4)}{\Delta}$$

$$\frac{y_6}{y_1} = \frac{y_7}{y_1} = \frac{G_1 G_2 G_3 G_4 + G_1 G_5 (1 + G_3 H_2)}{\Delta}$$

단

$$\begin{aligned} \Delta = & 1 + G_1 H_1 + G_3 H_2 + G_1 G_2 G_3 H_3 + H_4 \\ & + G_1 H_1 G_3 H_2 + G_1 H_1 H_4 + G_3 H_2 H_4 \\ & + G_1 G_2 G_3 H_3 H_4 + G_1 H_1 G_3 H_2 H_4 \end{aligned}$$

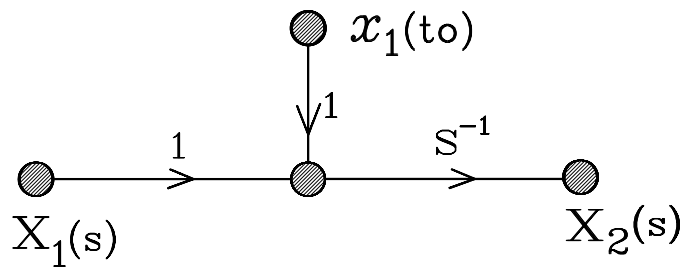
3.11. 상태선도

$$\frac{d x_1}{d t} = x_2$$

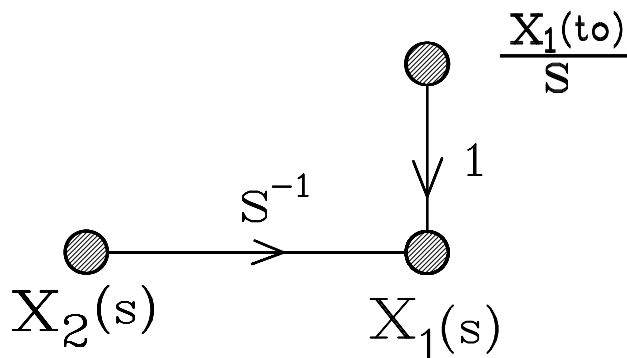
이 식을 $t_0 \sim t$ 사이에 적분하면 $x_1(t) = \int_{t_0}^t x_2 dz + x_1(t_0)$

양변을 Laplace 변환하면

$$\begin{aligned} X_1(S) &= L\left[\int_0^t x_2(\tau) d\tau\right] + L\left[\int_0^{t_0} x_2(\tau) d\tau\right] + \frac{x_1(t_0)}{s} \\ &= \frac{1}{s} X_2(S) + \frac{x_1(t_0)}{S} \quad (\tau \geq t_0) \end{aligned}$$



또는



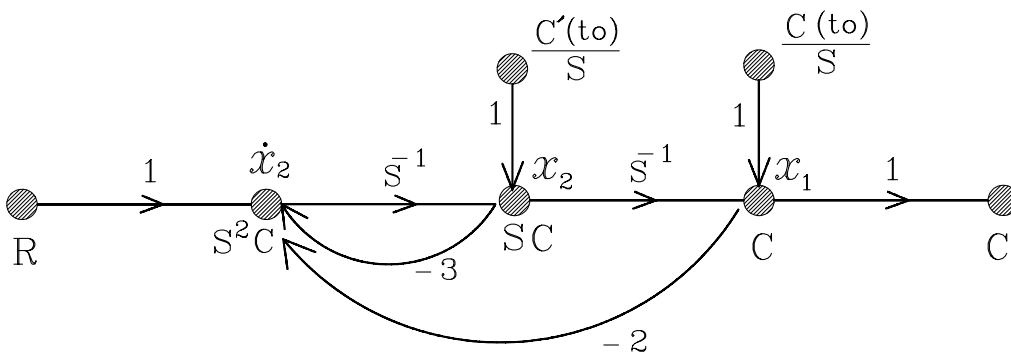
로 표시 가능하다.

* 미분 방정식으로부터 상태선도 구하기

ex)
$$-\frac{d^2c}{dt^2} + 3\frac{dc}{dt} + 2c(t) = r(t)$$

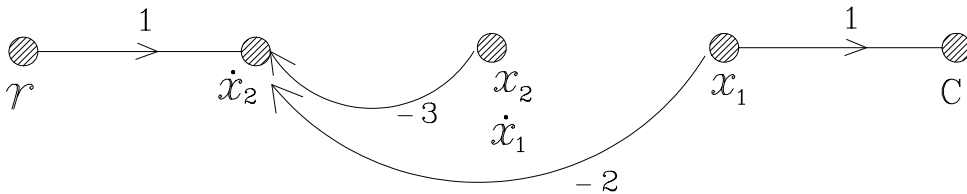
이를 바꿔쓰면
$$\frac{d^2c}{dt^2} = -3\frac{dc}{dt} - 2c(t) + r(t)$$

양변을 Laplace 변환,
$$s^2C(s) = -3sC(s) - 2C(s) + R(s)$$



< 위 식에 대한 상태선도 >

이 그림에서 초기상태와 적분기 가치를 제거하면 상태 방정식을 얻을 수 있다.



$$\frac{dx_1}{dt} = x_2$$

$$\frac{dx_2}{dt} = -3x_2 - 2x_1 + r(t)$$