

연습문제 풀이

제 1 장

- 1.1 $-10 + 2 \times 1 - 5 \times 2 + 4 + v_x = 0$
- 1.2 P 에서 O 로 $3A$ 의 전류가 유입됨
- 1.3 (a) 반시계방향의 전류 $5/3A$, (b) $10/3V$, $100/3V$, (c) $50/9W$
- 1.4 (a)의 경우 한 등이 고장나면 모든 등이 꺼진다.
- 1.5 $12V \times (2 \times 3A) = 72W$
- 1.6 5Ω 을 하방으로 흐르는 전류는 $2A$ 이므로 $20W$ 를 흡수. 전압원은 $50W$ 를 공급, 전류원은 $30W$ 를 흡수(체크: $50W = 30W + 20W$)
- 1.7 (a) 전압원은 $24W$ 를 공급, 5Ω 저항은 $20W$ 를 흡수, 전류원은 $(12V - 10V) \times 2A = 4W$ 를 흡수(체크: $24W = 20W + 4W$)
(b) 전류원은 $60W$ 를 공급, 전압원은 $8W$ 를 흡수, A 는 $48W$ 를 흡수, B 는 $4W$ 를 흡수
- 1.8 $i(t) = 5A$
 $W = \int_0^2 v i dt = \int_0^2 5t dt = [2.5t^2]_0^2 = 10J$
- 1.9 (a) A, B, C, D 각 부분에서의 전압은 $100, 225, 150, 25V$. 극성은 A 에서는 아래쪽이 +, B 에서는 오른쪽이 +, C 에서는 위쪽이 +, D 에서는 왼쪽이 +
(b) $-75V, 150V$, (c) 75Ω , (d) $1.2 \times 10^4 J$
- 1.10 $36,000원$
- 1.11 $5분$
- 1.12 $20.63V$ 의 이상적 전압원과 0.314Ω 의 직렬
- 1.13 b 또는 c . 니크롬선의 체적이 c 가 b 보다 적으므로 c 가 경제적이다.
- 1.14 소비전력(발생열)이 4배가 되어 선이 녹을 염려가 있다(실제로는 퓨즈가 끊어질 것이다).
- 1.15 $i = \frac{20V}{570\Omega} = 0.035A$, $P_{R1} = 100i^2 = 0.123W$, $P_{R2} = 0.579W$. 따라서 R_1 은 $1/8W$, R_2 는 $1W$ 의 것을 사용해야 한다.
- 1.16 $i = I_0 + \frac{1}{R_0}v$, 따라서 회로모델은 그림 s 1.16과 같다.

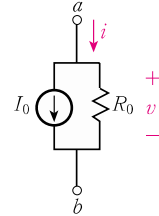


그림 s 1.16

제 2 장

- 2.1 (a) 12Ω , (b) 20Ω
- 2.2 $i_1 = 2A$, $i_2 = 0.8A$, $i_3 = 1.2A$
- 2.3 $i_1 = 3A$, $i_2 = 2A$, $i_3 = 5A$
- 2.4 그림 s 2.4와 같은 등가회로에서
 $i_L = -2A \times \frac{2}{2+8} = -0.4A$
- 2.5 $3k \parallel 12k \parallel (4+8)k = 3k \parallel 6k = 2k\Omega$
 $R_{in} = 2k \parallel (4k+2k) = 1.5k\Omega$
- 2.6 (a) $i_1 = 15A$, $i_2 = 6A$, $v_o = 144V$
(b) $6 + \frac{144}{16} = 15 = i_1$
- 2.7 $i_1 = 15V / (3+3)\Omega = 2.5A$,
 $i_2 = (15V - 3i_1) / 15\Omega = 0.5A$
- 2.8 힌트에 따라 그림 s 2.8과 같은 등가회로를 얻는다. 이로부터 $i = 2.5A$
- 2.9 $i_1 = 2A$, $i_2 = 4A$

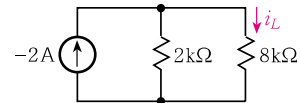


그림 s 2.4

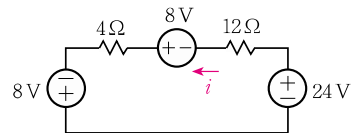


그림 s 2.8

2.10 $v = 120\text{V}$, $i = 2\text{mA}$

2.11 $a-b$ 좌측을 두 번의 전원변환을 하면 12V 와 $2.4\text{k}\Omega$ 의 직렬이 된다. $R_{cb} = 2\text{k}\Omega$ 이므로

$$v_{cb} = 12\text{V} \times \frac{2}{2.4+2+5.6} = 2.4\text{V}$$

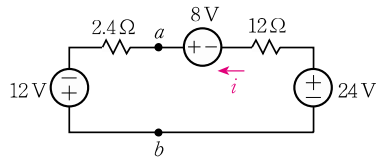
$$\therefore i_0 = \frac{2.4\text{V}}{3\text{k}\Omega} = 0.8\text{mA}$$


그림 s 2.11

2.12 $v_o = 1\text{V}$ 라 하면 입력전압 = 12V
 \therefore 입력전압 = 10V 이면 $v_o = \frac{10}{12}\text{V}$

2.13 그림 s 2.13과 같은 등가회로에서

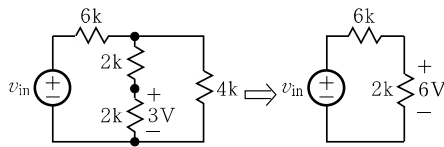
$$6\text{V} = v_{in} \times \frac{2}{6+2} \quad \therefore v_{in} = 24\text{V}$$


그림 s 2.13

2.14 (a) $P = \frac{12^2}{R_1 + R_2 + R_3} < 0.1\text{W}$
 $\therefore R_1 + R_2 + R_3 > 1.44\text{k}\Omega$
 이를 $R_1 + R_2 + R_3 = 1.5\text{k}\Omega$ 으로 하자.
 $2\text{V} = 12\text{V} \times \frac{R_3}{1.5}$, $8\text{V} = 12\text{V} \times \frac{R_2 + R_3}{1.5}$ 이면
 $R_3 = 0.25\text{k}\Omega$, $R_2 = 0.75\text{k}\Omega$, $R_1 = 0.5\text{k}\Omega$
 (b) 2V 출력단자에 $2R_3 = 0.5\text{k}\Omega$ 을 연결할 때
 출력전압은

$$12\text{V} \times \frac{0.25 // 0.5}{0.5 + 0.75 + 0.25 // 0.5} = 1.41\text{V},$$

$20R_3 = 5\text{k}\Omega$ 을 연결하면

$$12\text{V} \times \frac{0.25 // 5}{0.5 + 0.75 + 0.25 // 5} = 1.92\text{V} \text{로 떨어진다.}$$

2.15 (a) 그림 s 2.15 참고

(b) -10.94V

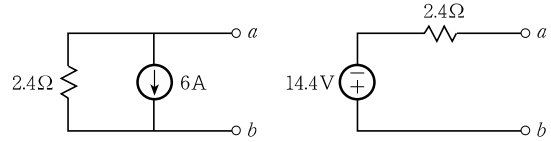


그림 s 2.15

제 3 장

3.1 그림 s 3.1 참고

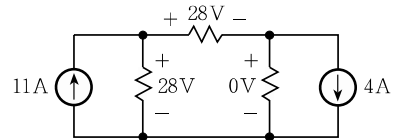


그림 s 3.1

3.2 $v_1 = 3\text{V}$, $v_2 = 10\text{V}$

3.3 $i_1 = 3\text{A}$, $i_2 = 2\text{A}$

3Ω 을 하방으로 흐르는 전류 = $i_1 - i_2 = 1\text{A}$

3.4 1.25mA

3.5 $\frac{\text{V}}{\text{k}\Omega} = \text{mA}$ 의 관계를 이용하면

$$\frac{v_1}{1} + \frac{v_1 - v_2}{1} = 10, \quad \frac{v_2 - v_1}{1} + \frac{v_2}{4} + \frac{v_2 - 10}{4} = 0$$

이로부터 v_1 , v_2 를 구하라.

$$i_1 = \frac{v_1 - v_2}{1} = 1.25\text{mA}$$

3.6 $\frac{\text{V}}{\text{k}\Omega} = \text{mA}$ 의 관계를 이용하면

$$\frac{v}{5} + \frac{v - v_2}{16} = 30, \quad \frac{v_2 - v}{16} + \frac{v_2}{6} + \frac{v_2}{12} = 0$$

이로부터 v , v_2 를 구하라.

3.7 힌트대로 하면 $v_1 = 11\text{V}$, $v_2 = 8\text{V}$

3.8 그림 s 3.8 참고

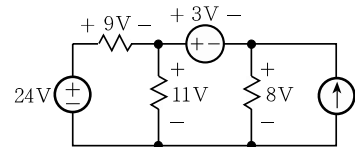


그림 s 3.8

3.9 힌트대로 하면 $i_1 = 75\text{A}$, $i_2 = 0$, $i_3 = 5\text{A}$

- 3.10 $i_1 = 4\text{ A}$
 3.11 $v_o = 6\text{ V}$
 3.12 전압원을 전류원으로 변환하고 모든 저항을 컨덕턴스로 바꾸면
 $1.725v_1 - 0.125v_2 - 0.1v_3 = 1.5$
 $-0.125v_1 + 0.575v_2 - 0.2v_3 = 0$
 $-0.1v_1 - 0.2v_2 + 0.3v_3 = -2$
 3.13 그림 s 3.13에서 $3i_1 - 2i_2 = -3$, $-2i_1 + 14i_2 - 8i_3 = 11$, $-8i_2 + 23i_3 = 10$

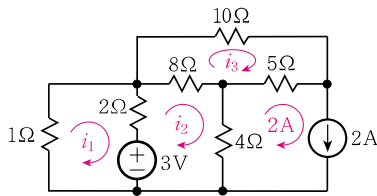


그림 s 3.13

- 3.14 (a) 절점 ① : $2(v_1 - 1) + 3v_1 + 4(v_1 - v_2) = 0$
 절점 ② : $5(v_1 - 1) + 4(v_2 - v_1) + 3v_2 = 0$
 컨덕턴스는 모두 mS이므로 양변을 10^3 배 하더라도 식들은 불변이다.
 이를 풀면 $v_1 = 0.478\text{ V}$, $v_2 = 0.576\text{ V}$
 (b) $i_s = 2\text{ mS}(1 - v_1) + 5\text{ mS}(1 - v_2) = 3.164\text{ mA}$
 3.15 휘트스톤 브리지회로로 바꾸어 그리면 그림 s 3.15와 같다. 이것은 그림 3.6과 일치하며
 $v_o = v_{cd} = 5\Omega(-0.025\text{ A}) = -0.125\text{ V}$

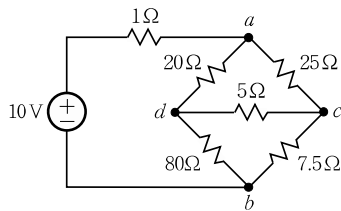


그림 s 3.15

- 3.16 평면회로가 아니다.

제 4 장

- 4.1 9V 만에 의한 $i_2' = 27/26\text{ A}$, 5V 만에 의한 $i_2'' = 25/26\text{ A}$, $i_2' + i_2'' = 2\text{ A}$

- 4.2 (a) 12 W, (b) 48 W, (c) 0 W, 36 W, (d) 전력에 대해서는 중첩의 원리가 적용이 안됨
 4.3 $V_{Th} - R_{Th} \times 0.13 = 240$, $V_{Th} - R_{Th} \times 0.04 = 300$ 으로부터 $R_{Th} = 2000/3\Omega$, $V_{Th} = 980/3\text{ V}$, $I_N = 0.49\text{ A}$
 4.4 (a) $a-b$ 좌측에 대한 테브난의 등가전원 = 8V, 등가저항 = 4Ω , $i_L = 0.8\text{ A}$
 (b) $R_N = 4\Omega$. $i_N = a-b$ 간의 단락전류는
 $\frac{20}{6+4//1.6} \times \frac{4}{4+1.6} = 2\text{ A}$
 $i_L = 2\text{ A} \times \frac{4}{4+6} = 0.8\text{ A}$
 4.5 (a) 그림 s 4.5 참고, (b) -12.63 V

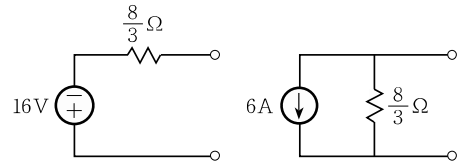


그림 s 4.5

- 4.6 그림 s 4.6 참고. $v_{ab} = 7.5\text{ mA} \times 1\text{ k}\Omega = 7.5\text{ V}$

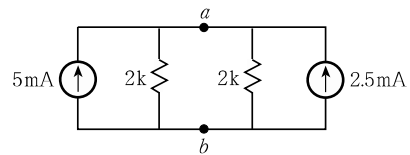


그림 s 4.6

- 4.7 $R_{Th} = 6\Omega$. 중첩의 정리를 이용하여
 $V_{Th} = 12\text{ V} \left(\frac{6}{3+6} \right) - 3\text{ A} \times (3\Omega // 6\Omega) = 2\text{ V}$
 4.8 100Ω, 2500 W
 4.9 3Ω, 0.0833 W
 4.10 (a) $R_N = 6\Omega$. $i_N = a-b$ 간의 단락전류는 중첩의 원리에 의하여
 $\frac{12\text{ V}}{(3+6//4)\Omega} \times \frac{6}{6+4} - 3\text{ A} \times \frac{3//6}{4+3//6} = \frac{1}{3}\text{ A}$
 (b) $R_L = 6\Omega$, $P_{\max} = \frac{(R_N i_N)^2}{4R_N} = \frac{1}{6}\text{ W}$
 4.11 $v_{Th} = v_{ab} = v_{ad} - v_{bd} = \left(\frac{R_2}{R_1 + R_2} - \frac{R_4}{R_3 + R_4} \right) v_s$
 $R_{Th} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} + \frac{R_3 R_4}{R_3 + R_4}$

4.12 그림 s 4.12로부터 $v_o = 6V$

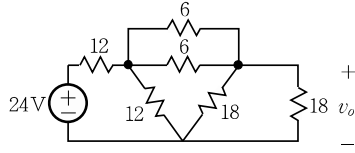


그림 s 4.12

- 4.13 (a) 각 지로저항 4Ω , (b) 각 지로저항 12Ω
 4.14 식 (4.13)과 같은 세 식의 비로부터 R_{bc} , R_{ca} 를 R_{ab} 로 표시하여 식 (4.12)에 대입하면 식 (4.14)가 얻어진다. 다른 두 식은 첨자를 $a \rightarrow b \rightarrow c \rightarrow a$ 와 같이 바꿈으로써 얻어진다.

제 5 장

- 5.1 (a) $5 \times 10^3 t V$ (t 의 단위는 s), (b) 25J
 5.2 (a) 전류가 흐르는 방향으로 $-0.01V$ (일정), (b) $0.025J$
 5.3 (a) $L = 10H$, (b) $C = 160\mu F$
 5.4 (a) $0.2H$, (b) $0.002Wb$, (c) $0.8H$
 5.5 그림 s 5.5 참고

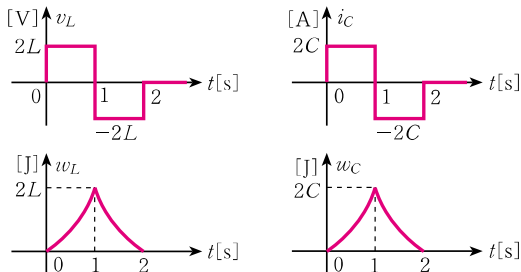


그림 s 5.5

그림 s 5.6

- 5.6 그림 s 5.6 참고
 5.7 C_0 양단전압 = $6V$, $q = 4\mu F \times 3V = C_0 \times 6V$
 $\therefore C_0 = 2\mu F$, $W = \frac{1}{2}(2\mu F)(6V)^2 = 36 \times 10^{-6} J$
 5.8 (a) $2.4\mu F$, (b) $v_{ac} = 4V$, $v_{cb} = 6V$. $6\mu F : 48\mu J$,
 $1\mu F : 18\mu J$, $3\mu F : 54\mu J$
 5.9 (a) $6.75mH$
 (b) $i_{ac} = 10A$, $i_{cb} = 7.5A$, $i_{ab} = 2.5A$
 $6mH : 0.3J$, $1mH : 28.125mJ$, $3mH : 9.375mJ$
 5.10 L 은 short, C 는 open 상태.
 $10/7A$, $10/7A$, $50/7V$

- 5.11 $v_C = R_2 e^{-2t}$, $i_1 = C \frac{dv_C}{dt} + i_2$, $v_g = R_1 i_1 + L \frac{di_1}{dt}$
 $+ R_2 i_2$ 를 차례로 계산하라. $v_g = 81e^{-2t}$
 5.12 (a) $q = Cv_C = 10^{-5}t^2 C$, $4 \times 10^{-5} C$
 (b) $i = 2 \times 10^{-5} t A$
 (c) $p = v_C i = 4 \times 10^{-4} t^3 W$
 (d) $w_C = \frac{1}{2} Cv_C^2 = 0.0625$

제 6 장

- 6.1 (a) 16ms, 62.5Hz, 393rad/s
 (b) $I_m \sin(393t + 45^\circ)$
 6.2 (a) i 가 v 보다 135° 늦음
 (b) (1) $I_m \sin \omega t$, $V_m \sin(\omega t + 135^\circ)$
 (2) $I_m \sin(\omega t + 45^\circ)$, $V_m \sin(\omega t \pm 180^\circ)$
 (3) $I_m \sin(\omega t + 90^\circ)$, $V_m \sin(\omega t - 135^\circ)$
 6.3 (a) 20V, 14.14V, 5000rad/s, 796Hz, 1.26ms,
 $-\pi/6$ rad, (b) 그림 s 6.3 참고

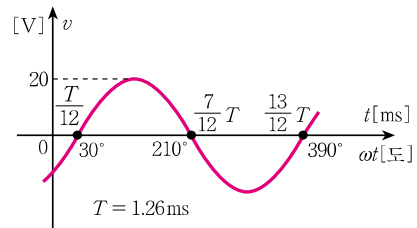


그림 s 6.3

- 6.4 (a) I_m , (b) I_m , (c) $20I_m$
 6.5 (a) $V_m/\sqrt{3}$, (b) $V_m/2$, (c) $V_m/(20\sqrt{3})$
 6.6 그림 s 6.6으로부터 $I_{eff}^2 = \frac{1}{2} \left(\frac{1}{2} + 4 \right) = \frac{9}{4}$
 $\therefore P_{av} = 4 \times \frac{9}{4} = 9W$

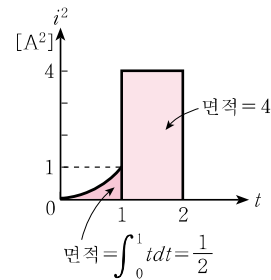


그림 s 6.6

- 6.7 $\sqrt{2} 200 \sin(377t - 30^\circ) \text{ V}$
 $\sqrt{2} 2.65 \sin(377t - 120^\circ) \text{ A}$
- 6.8 (a) $L \geq 13.3 \text{ H}$, (b) $15 \text{ k}\Omega$
 (c) 10 mA , $10/3 \text{ mA}$
- 6.9 $\sqrt{2} 200 \sin(377t - 30^\circ) \text{ V}$
 $\sqrt{2} 3.77 \sin(377t - 120^\circ) \text{ A}$
- 6.10 (a) $C \geq 3.18 \mu\text{F}$, (b) 50Ω , 25Ω
- 6.11 동일하다.

제 7 장

- 7.1 (a) $RI_m \cos \omega t$, $\omega LI_m \cos(\omega t + 90^\circ)$,
 $(I_m / \omega C) \cos(\omega t - 90^\circ)$
 (b) $(V_m / R) \cos \omega t$, $(V_m / \omega L) \cos(\omega t - 90^\circ)$,
 $\omega CV_m \cos(\omega t + 90^\circ)$
 (c) (a)의 각 표시식에서 위상각을 α 만큼 증가시킨다.
 (d) (b)의 각 표시식에서 위상각을 β 만큼 증가시킨다.
- 7.2 (a) 106.9Ω , 20.7° , (b) 0.935 A , (c) 93.5 V ,
 35.2 V . 이유 : 두 전압이 동상이 아니므로
- 7.3 $i_C = I_m \sin \omega t$ 라 하면 $v_C = -1/\omega C \cdot I_m \cos \omega t$.
 7.2절의 방법에 따라라.
- 7.4 (a) 128Ω , -51.3°
 (b) $0.078 \sin(10^4 t + 51.3^\circ) \text{ A}$
 (c) 4.4 V , 5.5 V
- 7.5 $30 \sin(2\pi \cdot 60t - 10^\circ) \text{ A}$
- 7.6 (a) $5 \sin 2\pi \cdot 10^6 t \text{ mA}$, $12 \cos 2\pi \cdot 10^6 t \text{ mA}$
 (b) $13 \sin(2\pi \cdot 10^6 t + 67.4^\circ) \text{ mA}$
 (c) 그림 s 7.6 참고
 (d) $Z = \frac{V_m}{I_m} = \frac{10}{13} \Omega$ 이므로
 $v = \frac{50}{13} \sin(2\pi \cdot 10^6 t - 67.4^\circ) \text{ mA}$

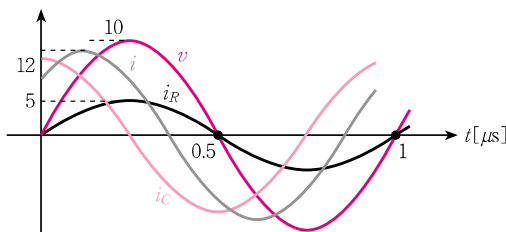


그림 s 7.6

- 7.7 $\sqrt{13} \sin(10t - 56.3^\circ)$

- 7.8 그림 s 7.8을 참고로 하면 $a \cos x + b \sin x$
 $= \sqrt{a^2 + b^2} (\cos \phi \cos x + \sin \phi \sin x)$
 $= \sqrt{a^2 + b^2} \cos(x - \phi)$, 단 $\phi = \tan^{-1}(b/a)$

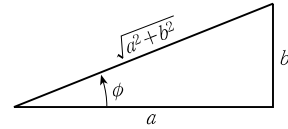


그림 s 7.8

- 7.9 (a) $\sqrt{13} \sin \left[10t - \tan^{-1} \left(\frac{3}{2} \right) \right]$,
 $\sqrt{13} \cos \left[10t - \tan^{-1} \left(\frac{2}{3} \right) \right]$
 $= \sqrt{13} \cos(10t - 33.7^\circ)$
 (b) $\sqrt{13} \sin \left[10t - \tan^{-1} \left(\frac{3}{2} \right) \right]$,
 $\sqrt{13} \cos \left[10t - \tan^{-1} \left(\frac{2}{-3} \right) \right]$
 $= \sqrt{13} \cos(10t - 146.3^\circ)$
 (c) $\sqrt{13} \sin \left[10t + \tan^{-1} \left(\frac{3}{-2} \right) \right]$
 $= \sqrt{13} \sin(10t + 123.7^\circ)$,
 $\sqrt{13} \cos \left[10t - \tan^{-1} \left(\frac{-2}{3} \right) \right]$
 $= \sqrt{13} \cos(10t + 33.7^\circ)$

- 7.10 $v = v_R + v_L + v_C$
 $= 2 \sin 100t + 10 \cos 100t - 5 \cos 100t$
 $= \sqrt{29} \sin(100t + \tan^{-1} 2.5) \text{ V}$

제 8 장

- 8.1 (a) $2.535 / 51.08^\circ$, (b) $7.203 e^{-j44^\circ}$
- 8.2 (a) $-7.949 - j9.949$, (b) $26.635 - j9.168$
- 8.3 (a) $2/25^\circ$, $2/205^\circ$, (b) $2/40^\circ$, $2/160^\circ$, $2/280^\circ$
- 8.4 (a) $8.94914/0.326^\circ$ (b) $7.94916/0.3604^\circ$
- 8.5 $353.4/30^\circ$, $60/90^\circ$, $80/60^\circ$
- 8.6 (a) 5.83 V , 59° , (b) 4.95 V , 135° ,
 (c) 4 V , -130°
- 8.7 $\sqrt{2} 5.83 \sin(\omega t + 59^\circ) \text{ V}$ 등
- 8.8 $i_1 = \sqrt{2} 5 \sin(\omega t + 45^\circ)$,
 $i_2 = \sqrt{2} 3.61 \sin(\omega t + 123.7^\circ)$,
 $i_3 = \sqrt{2} 3 \sin(\omega t - 90^\circ)$,
 $i_4 = \sqrt{2} 3.46 \sin(\omega t - 30^\circ)$

8.9 I_1 보다 I_2 는 78.7° 앞서고, I_3 는 135° 늦고, I_4 는 75° 늦다.

8.10 $i_1 = \sqrt{2} 5 \cos(\omega t + 45^\circ)$,
 $i_2 = \sqrt{2} 3.61 \cos(\omega t + 123.7^\circ)$ 등

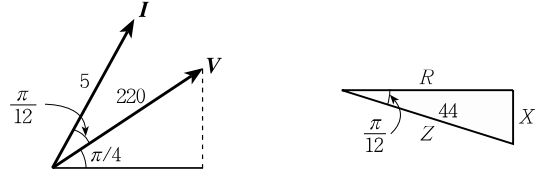


그림 s 9.5

제 9 장

9.1 (a) 최대치 = 4.36 A, i_1 보다 36.6° 늦음
 (b) 그림 s 9.1 참고

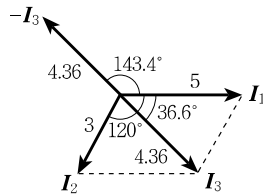


그림 s 9.1

9.2 그림 s 9.2와 같이 페이지도를 그리면
 $V_{ad} = V_{ab} + V_{bc} + V_{cd} = 3/90^\circ + 5/30^\circ = 9.8/41.6^\circ$
 $V_{bd} = V_{bc} + V_{cd} = 4/90^\circ + 5/30^\circ = 7.81/56.33^\circ$
 $\therefore v_{bd}$ 는 v_{ad} 보다 4.7° 앞선다.
 (a) $\sqrt{2} 9.8 \sin(\omega t + 41.6^\circ)$ V
 (b) 그림 s 9.2 참고

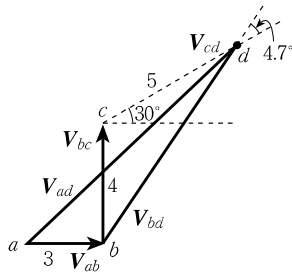


그림 s 9.2

9.3 (a) $Gv + C \frac{dv}{dt} + v_L(0) + \frac{1}{L} \int_0^t v dt = i$
 (b) $GV + j\omega CV + \frac{1}{j\omega L} V = I$
 9.4 소자는 C, $133 \mu F$
 9.5 (a) $44/-\pi/12 \Omega$
 (b) 그림 s 9.5 참고

9.6 $V = 107.7/58.7^\circ$ V
 $i = \sqrt{2} 5.39 \sin(2\pi \cdot 10^3 t + 21.8^\circ)$ A
 $v = \sqrt{2} 107.7 \sin(2\pi \cdot 10^3 t + 58.7^\circ)$ V
 그림 s 9.6 참고

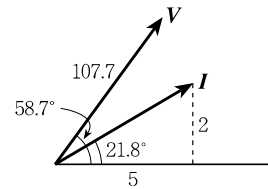


그림 s 9.6

9.7 4.4 A, 인가전압보다 53.1° 늦음
 9.8 $Z = R + j\omega L$, $I = 7.07/-45^\circ$
 9.9 $Z = R - j \frac{1}{\omega C}$, $v = \sqrt{2} 50 \sin(\omega t - 15^\circ)$ V
 9.10 (a) $185.5/11.2^\circ$ V, (b) 36.9° (지상전류)

제 10 장

10.1 (a) $27.48/43.3^\circ \Omega$, (b) $188/-57.9^\circ \Omega$,
 (c) $10.14/-9.51^\circ \Omega$
 10.2 $137.4/43.3^\circ$ V, $940/-57.9^\circ$ V, $50.7/-9.51^\circ$ V
 (페이지도 생략)
 10.3 $3.64/-43.3^\circ$ A, $0.532/-57.9^\circ$ A, $9.86/9.51^\circ$ A
 (페이지도 생략)
 10.4 (a) 125 V, (b) V 가 V_R 보다 53.1° 앞서고, V_L 이 V 보다 36.9° 앞섬
 (c) $\sqrt{2} 60 \sin(\omega t - 53.1^\circ)$ V
 $\sqrt{2} 80 \sin(\omega t + 36.9^\circ)$ V
 10.5 (a) 5.83 A
 (b) $\sqrt{2} 5 \sin(\omega t - 31^\circ)$ A, $\sqrt{2} 3 \sin(\omega t + 59^\circ)$ A
 10.6 (a) $0.073/-46.7^\circ$ S, (b) $0.0118/-32.1^\circ$ S,
 (c) $0.105/-18.3^\circ$ S

- 10.7 $0.73/-46.7^\circ \text{ A}$, $0.118/-32.1^\circ \text{ A}$, $1.05/-18.3^\circ \text{ A}$
 10.8 (a) $10/-53.1^\circ \text{ A}$, $10/36.9^\circ \text{ A}$, (b) 14.14 A , 인가 전압보다 8.1° 늦음, (c) 생략
 10.9 (a) 그림 s 10.9 참고
 (b) $1000 \text{ Hz} : 0.0717 \text{ S}$, -0.045 S
 $5000 \text{ Hz} : 0.0092 \text{ S}$, -0.029 S
 $10,000 \text{ Hz} : 0.0025 \text{ S}$, -0.0155 S

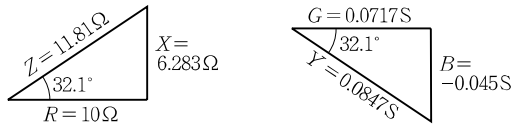


그림 s 10.9

- 10.10 (a) $\mathbf{Y} = 0.02 - j0.04 + jB_c$, $\therefore B_c = 0.04 \text{ S}$
 (b) $\mathbf{V} = 500/0^\circ \text{ V}$, $\mathbf{I}_1 = 22.4/-63.4^\circ \text{ A}$,
 $\mathbf{I}_2 = 20/90^\circ \text{ A}$, (c) 그림 s 10.10 참고

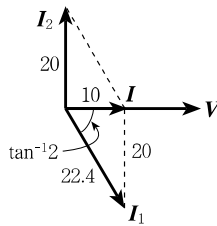


그림 s 10.10

- 10.11 그림 s 10.11 참고

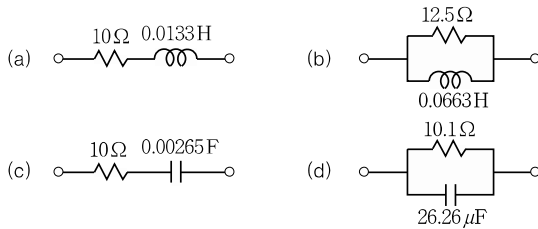


그림 s 10.11

- 10.12 (a) $\mathbf{Z} = \frac{1}{1/R_p + j\omega C} = \frac{R_p}{1 + j\omega C R_p} = \frac{R_p}{1 + jD_C}$
 $= \frac{R_p}{1 + D_C^2} - j \frac{R_p D_C}{1 + D_C^2}$ $D_C = \omega C R_p \gg 1$ 인 주파수에서 $\mathbf{Z} = \frac{R_p}{D_C^2} - j \frac{1}{\omega C} \rightarrow$ 그림 p 10.12 (b)

- (b) $D_C = 100$, $R_p/D_C = 1 \Omega$, $C = 0.16 \mu\text{F}$

제 11 장

- 11.1 (a) 500 rad/s 또는 79.5 Hz
 (b) $\omega = \omega_1$ 일 때 $\mathbf{Y} = 0.1 \text{ S}$, $\mathbf{I} = 1/0^\circ \text{ A}$
 $\omega = 1/2\omega_1$ 일 때
 $\mathbf{Y} = 1/[100 + j(50 - 200)] = 0.00555/56.31^\circ \text{ S}$,
 $\mathbf{I} = 0.0555/56.31^\circ \text{ A}$.
 $\omega = 2\omega_1$ 일 때
 $\mathbf{Y} = 0.000555/-56.31^\circ \text{ S}$,
 $\mathbf{I} = 0.0555/-56.31^\circ \text{ A}$

- 11.2 (a) 500 rad/s 또는 79.5 Hz
 (b) $\omega = \omega_1$ 일 때 $\mathbf{Z} = 100 + j0 \Omega$, $\mathbf{V} = 10/0^\circ \text{ V}$
 $\omega = 1/2\omega_1$ 일 때 $\mathbf{Z} = 1/[0.01 + j(0.005 - 0.02)]$
 $= 55.47/56.3^\circ \Omega$, $\mathbf{V} = 5.547/56.3^\circ \text{ V}$
 $\omega = 2\omega_1$ 일 때 $\mathbf{Z} = 55.47/-56.3^\circ \Omega$,
 $\mathbf{V} = 5.547/-56.3^\circ \text{ V}$

- 11.3 $I = \frac{25 \text{ V}}{\sqrt{4^2 + (3-6)^2}} = 5 \text{ A}$, $V_R = 4 \times 5 = 20 \text{ V}$,
 $V_L = 3 \times 5 = 15 \text{ V}$, $V_C = 6 \times 5 = 30 \text{ V}$
 $\therefore V \neq V_R + V_L + V_C$

- 11.4 $R = \frac{100}{2} = 50 \Omega$, $\omega C V = 10$
 $\therefore C = \frac{10}{400 \times 100} = \frac{1}{4000} \text{ F} = 250 \mu\text{F}$
 $\mathbf{V} = 100/0^\circ$ 라 하면
 $\mathbf{I}_R + \mathbf{I}_C + \mathbf{I}_L = \mathbf{I} \left| 2/0^\circ + j10 + \frac{100}{j400L} \right| = 5$
 $\therefore \sqrt{2^2 + \left(10 - \frac{1}{4L}\right)^2} = 5$, $\pm \sqrt{21} = 10 - \frac{1}{4L}$

이로부터 $L = 17.15 \text{ mH}$ 또는 46.1 mH

- 11.5 (a), (b) $\mathbf{V}_1 = 20/0^\circ \text{ V}$ 이면 $\mathbf{I}_1 = 3.33/33.7^\circ \text{ A}$,
 $\mathbf{I}_2 = 1.76/15.3^\circ \text{ A}$, $\mathbf{I}_3 = 1.76/52.1^\circ \text{ A}$
 $\mathbf{V}_2 = 16.65/-56.3^\circ \text{ V}$, $\mathbf{V}_3 = 17.6/52.1^\circ \text{ V}$
 실효치는 $\mathbf{I}_1 = 3.33 \text{ A}$

- 11.6 (a) $\mathbf{V}_{cd} = 1/0^\circ \text{ V}$ 라 가정하면 $\mathbf{I}_{ab} = -2 + j2 \text{ A}$,
 $\mathbf{V}_{ad} = -3 + j6 \text{ V}$.

실제 $\mathbf{V}_{cd} = 10/0^\circ / (-3 + j6) = 1.49/-116.6^\circ \text{ V}$

(b) $\mathbf{Z}_{in} = \mathbf{V}_{ad} / \mathbf{I}_{ab} = 2.37/-18.4^\circ \Omega$,

실제의 $\mathbf{I}_{ab} = 10/0^\circ / \mathbf{Z}_{in} = 4.21/18.4^\circ \text{ A}$

- 11.7 $\mathbf{Z}_{in} = 11.2/24.7^\circ \Omega$, $\mathbf{I}_{ab} = 8.96/-24.7^\circ \text{ A}$

- 11.8 $f = \frac{1}{2\pi\sqrt{C_3 C_4 R_3 R_4}}$
- 11.9 $\sqrt{2} \cos(2t - 45^\circ) \text{ A}$
- 11.10 $3.74 \sin(2t + 11.6^\circ) \text{ V}$
- 11.11 망로해석법을 사용하면 방정식이 3개가 되고
절점해석법을 사용하면 방정식이 2개가 되므로
후자가 간단하다.
- $$\left. \begin{aligned} \frac{V_1 - 10\angle 0^\circ}{3 + j2} + \frac{V_1}{2} + (V_1 - V_2) \left(\frac{1}{2} + j0.25 \right) &= 0 \\ (V_2 - V_1) \left(\frac{1}{2} + j0.25 \right) + \frac{V_2}{4} + V_2 - 5\angle -60^\circ &= 0 \end{aligned} \right\}$$
- 을 풀어서 $V_{12} = V_1 - V_2$ 를 계산하라.
- $v_{12} = \sqrt{2} \cdot 1.21 \sin(10t - 4.6^\circ) \text{ V}$
- 11.12 $v_g = 10 \text{ V}$ 만에 의한 $v_C = 8 \text{ V}$, $v_g = 2 \sin 2t \text{ V}$ 만
에 의한 $1.58 \sin(2t - 18.4^\circ) \text{ V}$, $i_g = 5 \cos t \text{ A}$ 만
에 의한 $2.17 \cos(t + 3.73^\circ) \text{ V}$ 를 합하라.
- 11.13 $V_{Th} = 8\angle -36.9^\circ \text{ V}$ 와 $Z_{Th} = 2.4\angle 53.13^\circ \Omega$ 의 직
렬
- 11.14 $I_N = 10/(5 + j6) \text{ A}$ 와 $Z_N = (10/41)(50 - j1) \Omega$
의 병렬($Z_N = Z_{Th}$)

제 12 장

- 12.1 $R = 50 \Omega$, $L = 0.133 \text{ H}$
- 12.2 (a) 1532 W, (b) 1286 var
(c) 2000 VA, (d) $20\angle 40^\circ \Omega$
- 12.3 $I = 20 \text{ A}$ 이고, 전류가 전압보다 53.1° 앞선다.
(a) 1200 W, (b) 1600 var, (c) 2000 VA
- 12.4 $Y = 5\angle 53.1^\circ \text{ S}$, $V = 2 \text{ V}$
(a) 0.6, (b) -0.8, (c) 12 W, (d) -16 var,
(e) 20 VA, (f) 8 A
- 12.5 (a) 0.695, (b) 46° , (c) 518 var
(d) $20\angle 46^\circ \Omega$
- 12.6 입력단자 : $P = 188 \text{ W}$, $Q = 68 \text{ var}$
 $R_1 : P_1 = 160 \text{ W}$, $R_2 : P_2 = 28 \text{ W}$,
 $X_1 : Q_1 = 120 \text{ var}$, $X_2 : Q_2 = -52 \text{ var}$
 $\therefore P = P_1 + P_2$, $Q = Q_1 + Q_2$
- 12.7 선로에서의 $P = 1.1 \times 76.5^2$, $Q = 0$
송전단에서의 $P = 51.438 \text{ kW}$, $Q = 22.9 \text{ kvar}$
 $V_{ab} = \sqrt{P^2 + Q^2} / 76.5 = 736 \text{ V}$
- 12.8 (a) 77.3 kW, 46.7 kvar, 90.2 kVA

(b) 77.3 kVA

- 12.9 $\left(46.73 - 77.3 \frac{\sqrt{1 - 0.9^2}}{0.9} \right) \times 10^3 = 377 \times C \times 120^2$,
 $\therefore C = 1712 \mu\text{F}$
- 12.0 $500 - j100 \Omega$, 0.05 W
- 12.11 식 (12.32)에서 (분모) $\frac{d}{dZ_L}$ (분자) - (분자)
 $\frac{d}{dZ_L}$ (분모) = 0이라 놓아라.
- 12.12 테브난의 등가회로로 고친 다음 식 (12.29),
(12.30)으로부터
 $Z_L = 40 - j30 \Omega$, $P_{L(\max)} = 62.5 \text{ W}$

제 13 장

- 13.1 (a) 각 코일의 위쪽(또는 아래쪽)에 점을 찍음
(b) 그림 s 13.1과 같이 전압, 전류의 방향을
가정하면 $t \geq 0^+$ 에서 $v_2 = 0 = L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt}$.
스위치를 닫는 순간 $\frac{di_1}{dt} > 0$. 따라서 $\frac{di_2}{dt} < 0$.
즉, i_2 는 0에서 시계방향으로 흐른다.
(c) (a)와 반대

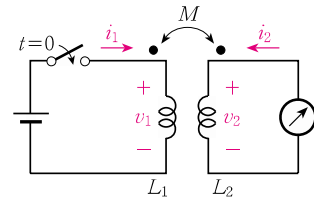


그림 s 13.1

- 13.2 (a) $8 \times 10^{-5} \text{ Wb}$, (b) 10 mH, (c) 20 mH,
(d) 0.2, (e) 1 H
- 13.3 (a) 그림 (a)에서 $V_1 = j\omega L I_1 + j\omega M I_2$,
 $V_2 = j\omega L_2 I_2 + j\omega M I_1$
그림 (b)에서 $V_1 = j\omega L I_1 - j\omega M I_2$,
 $V_2 = j\omega L_2 I_2 - j\omega M I_1$
(b) 위에서 I_2 의 향의 부호를 바꾸어라.
- 13.4 (a) 23.5 mH, (b) $L_1 = L_2 = 45 \text{ mH}$
(c) 0.52, (d) 측정된 인덕턴스가 적은 쪽의 접
속에서 두 측정단자에 점을 찍는다.
- 13.5 1차, 2차의 시계방향의 전류를 I_1 , I_2 라 하면
 $(2 + j4)I_1 - j2I_2 = 24\angle 30^\circ$,
 $-j2I_1 + (2 + j6 - j2)I_2 = 0$

이를 풀면 $I_2 = 2.68/3.43^\circ \text{ A}$

$$\therefore V_o = 2I_2 = 5.36/3.43^\circ \text{ V}$$

13.6 (a) $I_1 = 1.18/-112.3^\circ \text{ A}$, $I_2 = 3/50.6^\circ \text{ A}$

(b) 6.96 W, 180 W

(c) -44.8 W와 231.8 W [(b)의 합 = (c)의 합]

13.7 힌트에 따라 $Z_r = \frac{(\omega M)^2}{50 + jX_2} = (1500 + j100)^*$ 로

부터 $X_2 = 10/3 \Omega$, $M = 274.5 \mu\text{H}$

13.8 (a) 망로방정식을 세워서 풀어라.

$$0.277/33.7^\circ$$

(b) 그림 s 13.8 참고

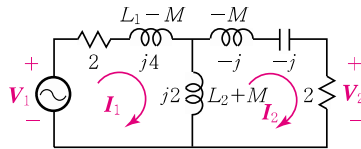


그림 s 13.8

13.9 $\omega M = k \sqrt{X_{L1} X_{L2}} = 22.77 \Omega$

그림 s 13.9의 등가회로를 이용하여

$$I_2 = 5.98/-4.5^\circ \text{ A}, V_o = 211.4/-49.5^\circ \text{ V}$$

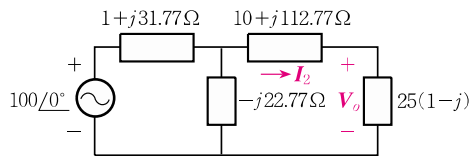


그림 s 13.9

13.10 (a) $Z_{ab} = 4^2(2 + j1)$,

$$I_1 = \frac{120/0^\circ}{18 - j4 + Z_{ab}} = 2.33/-13.5^\circ \text{ A}$$

$$I_2 = 4I_1 = 9.33/-13.5^\circ \text{ A}$$

$$V_1 = Z_{ab} I_1 = 83.49/13.07^\circ \text{ V}, V_2 = \frac{1}{4} V_1$$

(b) V_1 , I_1 의 부호는 그대로 하고 V_2 , I_2 의 부호가 바뀐다(예제 13.5 참고).

13.11 (a) 그림 s 13.11에서 $n^2 R_L$ 에 전달되는 전력이 부하에 공급되는 전력이다.

$$P_L = n^2 R_L \times \left(I_0 \times \frac{R_0}{R_0 + n^2 R_L} \right)^2$$

(b) 테브난의 등가회로를 보면 $R_0 = n^2 R_L$, 즉

$n = \sqrt{R_0/R_L}$ 일 때 최대전력이 전달되고 최대

전력은 $(I_0 R_0)^2 / 4R_0 = R_0 I_0^2 / 4$

(c) $n = 10$ 인 경우 $P_L = 800 \left(\frac{1000}{1800} \right)^2 I_0^2$

$$n = 15\text{인 경우 } P_L' = 1800 \left(\frac{1000}{2800} \right)^2 I_0^2$$

$P_L/P_L' = 1.075$ 이므로 전력면에서는 대차 없다(가격, 부피를 고려하여 택한다).

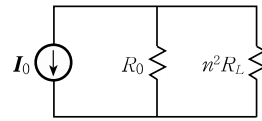


그림 s 13.11

13.12 (a) $n_1 : n_2 = n$ 이라 하면

$$I_2 = nI_1 = n \frac{V_g}{Z_1 + n^2 Z_2}$$

(b) 그림 s 13.12로부터

$$I_2 = \frac{1}{\left(\frac{1}{n} \right)^2 Z_1 + Z_2} \left(\frac{1}{n} \right) V_g$$

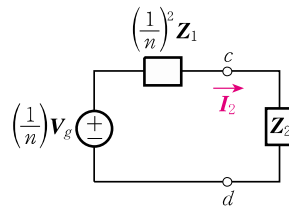


그림 s 13.12

13.13 $V_{cd} = Z_2 I_2$, $P_2 = R_2 |I_2|^2$

13.14 식 (13.3)과 식 (13.6)의 곱을 식 (13.1)과 식 (13.5)의 곱으로 나누면

$$\frac{M^2}{L_1 L_2} = \frac{\phi_{21}}{\phi_1} \cdot \frac{\phi_{12}}{\phi_2} = k^2$$

제 14 장

14.1 그림 s 14.1 (a)의 회로 : (a) $1/(1 - j/\omega CR)$,

(b) $1/(2\pi RC)\text{ Hz}$ (c) $2/\sqrt{5}$, 26.6° ,

(d) 고주파통과회로

그림 s 14.1 (b)의 회로 : (a) $1/(1 + j\omega L/R)$,

(b) $1/(2\pi L/R)\text{ Hz}$, (c) $1/\sqrt{5}$, -63.4° ,

(e) 저주파통과회로

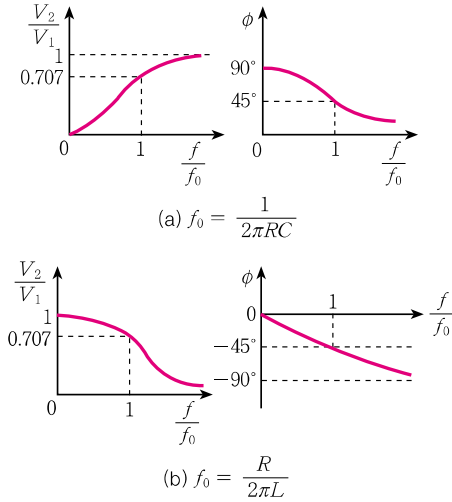


그림 s 14.1

- 14.2 (a) $f_0 = 15,915\text{Hz}$, (b) $Y_{ab} = 0.1\text{S}$,
 (c) $I_0 = 10\text{mA}$
- 14.3 $\omega_0 = 10^5\text{rad/s}$ ($f_0 = 1.59 \times 10^4\text{Hz}$)
- 14.4 $L = 10\text{mH}$, $R = 1\Omega$
- 14.5 $\omega_0 = 10^4\text{rad/s}$ ($f_0 = 1590\text{Hz}$),
 $V_0 = \frac{1}{j\omega_0 C} \cdot I_0 = \frac{1}{j\omega_0 C} \cdot \frac{V_s}{R} = 60\angle -90^\circ$
 $\therefore v_o(t) = 60 \cos(10^4 t - 90^\circ)$
- 14.6 (a) 10, (b) 1591.5Hz, (c) $f_1 \approx 15,119\text{Hz}$,
 $f_2 \approx 16,710\text{Hz}$ [$Q=10$ 이므로 식 (14.22)를
 쓸 수 있다], (d) 그림 s 14.6 참고

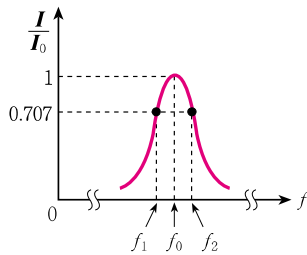


그림 s 14.6

14.7

	$Y_{ab}[\text{S}]$	$I[\text{A}]$	$V_R[\text{V}]$	$V_L[\text{V}]$	$V_C[\text{V}]$	$V_{cb}[\text{V}]$
f_0	0.1	0.01	0.1	1	1	0
f_1	$0.1/\sqrt{2}$	$0.01/\sqrt{2}$	$0.1/\sqrt{2}$	$0.95/\sqrt{2}$	$1.05/\sqrt{2}$	$0.1/\sqrt{2}$
f_2	$0.1/\sqrt{2}$	$0.01/\sqrt{2}$	$0.1/\sqrt{2}$	$1.05/\sqrt{2}$	$0.95/\sqrt{2}$	$0.1/\sqrt{2}$

[주] $v_L = \omega LI$, $V_C = \frac{1}{\omega C}I$,

$$V_{cb} = \left| j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)I \right| = |V_L - V_C|$$

- 14.8 그림 s 14.8에서 I 와 V_R 은 일정, 기타의 전압
 페이지는 주파수에 따라 변한다.

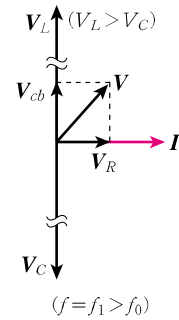
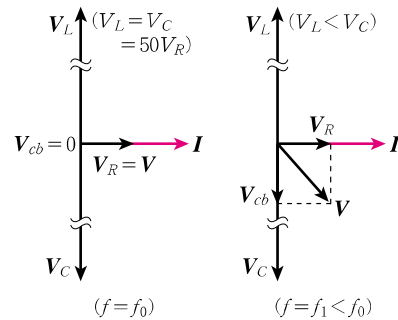


그림 s 14.8

- 14.9 f_0 는 불변, Y_{ab} 은 반, I_0 는 반, Q 는 반, f_1 과 f_2
 는 f_0 에서 약 2배 정도 더 멀어짐. 문제 14.7의
 해답의 표에서 Y_{ab} , I , V_R 은 모두 반으로 되
 고 V_L , V_C , V_{cb} 는 약 반으로 된다.
- 14.10 (a) $258\mu\text{H}$, (b) $1.568 \times 10^6\text{Hz}$
- 14.11 (a) 50Ω , $BW = \frac{R}{2\pi L}$ 로부터 $L = 0.398\text{mH}$,
 $C = 63.64\text{pF}$
 (b) 990kHz, 1010kHz

제 15 장

- 15.1 (a) $f_0 = 15,915\text{Hz}$, (b) $1\text{k}\Omega$
 (c) $V_0 = 10\text{V}$, (d) 0
- 15.2 (a) 10, (b) 1591.5Hz, (c) $f_1 \approx 15,119\text{Hz}$,
 $f_2 \approx 16,710\text{Hz}$ [$Q=10$ 이므로 식 (14.22)를

쓸 수 있다], (d) 그림 s 15.2 참고

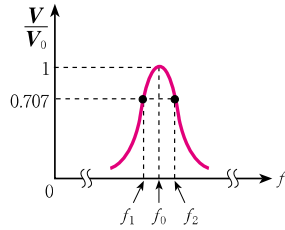


그림 s 15.2

15.3

	$Z_{ab}[\Omega]$	$V[V]$	$I_R[A]$	$I_C[A]$	$I_L[A]$	$I_{CL}[A]$
f_0	1000	10	0.01	0.1	0.1	0
f_1	$1000/\sqrt{2}$	$10/\sqrt{2}$	$0.01/\sqrt{2}$	$0.95 \cdot \frac{0.1}{\sqrt{2}}$	$1.05 \cdot \frac{0.1}{\sqrt{2}}$	$0.01/\sqrt{2}$
f_2	$1000/\sqrt{2}$	$10/\sqrt{2}$	$0.01/\sqrt{2}$	$1.05 \cdot \frac{0.1}{\sqrt{2}}$	$0.95 \cdot \frac{0.1}{\sqrt{2}}$	$0.01/\sqrt{2}$

[주] $I_C = 2\pi f CV$, $I_L = \frac{1}{2\pi f L} V$

$$I_{CL} = \left| j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right) V \right| = |I_C - I_L|$$

15.4

그림 s 15.4 참고(그림에서 V 와 I_R 의 크기는 일정, 기타 전류페이저는 주파수에 따라 변함)

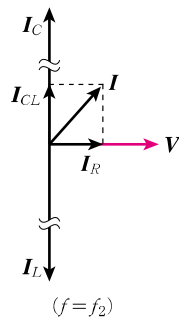
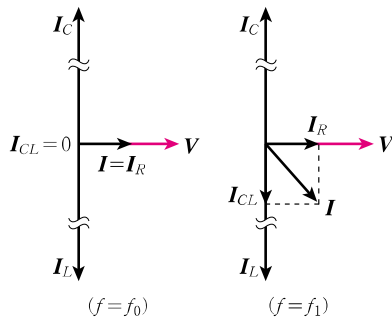


그림 s 15.4

15.5

f_0 는 불변, Z_{ab} 는 반, V_0 는 반, Q 는 반, f_1 과 f_2 는 f_0 에서 약 2배 정도 더 떨어짐. 문제 15.3의 해답의 표에서 Z_{ab} , V , I_R 은 모두 반이 되고 I_C , I_L , I_{CL} 는 약 반이 된다.

15.6

$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$, $BW = \frac{1}{2\pi CR}$ Hz, $Q_0 = R\sqrt{\frac{C}{L}}$
 f_1, f_2 는 식 (14.18a), (14.18b)에서 앞에서 얻은 f_0 , Q_0 을 대입함으로써

$$f_{1,2} = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \left(\sqrt{1 + \frac{L}{4CR^2}} \mp \frac{1}{2R} \sqrt{\frac{L}{C}} \right)$$

15.7

(a) $R = 10\text{k}\Omega$, $BW = \frac{1}{2\pi CR}$, $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$ 을 이용하면 $C = 796\text{pF}$, $L = 31.8\mu\text{H}$

(b) $Q_0 = 50 \gg 1$ 이므로 $f_{1,2} = f_0 \mp \frac{BW}{2}$
 $= 990\text{kHz}$ 및 1010kHz

15.8

코일의 $Q_c = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} = 20 \gg 1$ 이므로

(a) $\frac{10^8}{2\pi}$ Hz, (b) 20, (c) $\frac{10^8}{40\pi}$ Hz

(d) $RQ_c^2 = 2\text{k}\Omega$

(e) $2\text{k}\Omega$ 을 병렬로 추가하면 등가병렬저항이 $1\text{k}\Omega$, $Q = 10$ 이 되고 따라서 반전력대폭이 2배가 된다.

15.9

$$\begin{aligned} Y &= j\omega C + \frac{1}{R + j\omega L} \\ &= \frac{R}{R^2 + \omega^2 L^2} + j\left(\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + \omega^2 L^2}\right) \\ &= G + jB \\ B &= 0 \text{이 되는 주파수를 } \omega_r \text{라 하면} \\ R^2 + \omega_r^2 L^2 &= L/C \quad \dots\dots ① \end{aligned}$$

$\omega = \omega_r$ 에서

$$G = \frac{RC}{L}, \quad Z_{ab} = \frac{1}{G} = \frac{L}{RC} = 800\Omega \quad \dots\dots ②$$

식 ①, ②에서 $R = 50$, $\omega_r = 10^8$ 이라 놓고 L, C 에 관해서 풀면 $L = 0.193\text{mH}$, $C = 0.0048\mu\text{F}$

15.10

$R = 5\text{k}\Omega$, $C = \frac{1}{R \cdot BW}$, $\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$ 을 이용하면 $L = 25\mu\text{H}$, $C = 0.01\mu\text{F}$

15.11

(a) $L = 0.1\text{mH}$, $Q_0 = 100$, $BW = 1000\text{rad/s}$

(b) 식 (15.5)로부터 $\omega = 1.5 \times 10^5\text{rad/s}$ 에서

$$V = \frac{V_0}{1 + j100(1.5 - 1/1.5)} = 0.012 \angle -89.3^\circ V_0$$

$$V_0 = \text{공진시의 출력전압} = RI = 1 \angle 0^\circ V$$

$$\therefore v(t) = \cos 10^5 t + 0.012$$

$$\cos(1.5 \times 10^5 - 89.5^\circ) \text{ V (진폭비} = 1 : 0.012)$$

- 15.12 $\omega = 0$ 에서 L 이 단락, $\omega = \infty$ 에서 C 가 단락되므로 $V_o/V_i = 1/2$.

$$LC \text{의 공진주파수 } \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 377 \text{ rad} (f_0 = 60 \text{ Hz}) \text{에서 } L, C \text{의 병렬리액턴스 } X = \infty \text{이므로 } V_o/V_i = 0. \quad X = \omega L \left[1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right)^2 \right],$$

$$\frac{V_o}{V_i} = \frac{R}{2R + jX} = \frac{1.5}{1 + jX/2R}.$$

$$\omega = \frac{5}{6} \omega_0 \text{에서 } \frac{V_o}{V_i} = 0.43$$

$$\omega = \frac{7}{6} \omega_0 \text{에서 } \frac{V_o}{V_i} = 0.45$$

이상으로 그림 s 15.12를 얻는다.

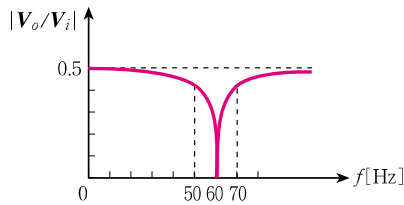


그림 s 15.12

제 16 장

16.1 $i_1 = 3 \text{ A}, i_2 = -2 \text{ A}$

16.2 12 V

- 16.3 전압원과 두 저항을 흐르는 망로전류를 i 라 하면 여기에 $v_1 = -2i$ 을 대입하면 $i = 1.25 \text{ A}$.
 $\therefore v_{Th} = 2 \times 1.25 = 2.5 \text{ V}$. 다음에 $-b$ 를 단락했을 때 이를 흐르는 전류는 2.5 A .
 $\therefore R_{Th} = 2.5 \text{ V} / 2.5 \text{ A} = 1 \Omega$

16.4 (a) $R_{ab} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2 - 0.5}$, (b) 1Ω

16.5 $(G_1 + G_2 + G_3)v_1 - G_2 v_2 - G_3 v_3 = G_1 v_g$
 $-(G_2 - g)v_1 + (G_2 + G_5)v_2 - g v_3 = 0$
 $-(G_3 + g)v_1 + (G_3 + G_4 + g)v_3 = 0$

16.6 $\frac{V_o - 10}{3 - j4} + 2 \left(3 \cdot \frac{10 - V_o}{3 - j4} \right) + \frac{V_o}{10} = 0$ 을 풀면
 $V_o = 10.6 / -4.86^\circ$

16.7 (a) $v_o = -(100/1010)v_s$, (b) $v_o = -10v_s$

16.8 $v^- = v^+ = 2 \text{ V}$. $10 \text{ k}\Omega$ 을 흐르는 전류는 $(3 \text{ V} -$

$$2 \text{ V}) / 1 \text{ k}\Omega = 1 \text{ mA}. \quad v^- - v_o = 1 \text{ k}\Omega.$$

$$v^- - v_o = 10 \text{ k}\Omega \times 1 \text{ mA} = 10 \text{ V} \quad \therefore v_o = -8 \text{ V}$$

- 16.9 OPA의 출력전압을 v' 라고 “-”단자에서 KCL, “+”단자에서 KCL을 쓰고 두 식에서 v' 를 소거하면 $v_{out} = R_{in}/R_1$

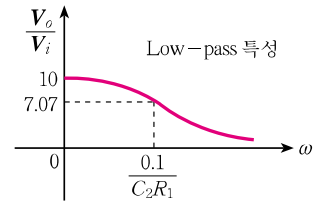


그림 s 16.12

16.10 $-6v_i$

16.11 $4 \text{ k}\Omega$

16.12 $\frac{V_o}{V_i} = \frac{-1/R_1}{1/(10R_1) + j\omega C_2} = \frac{-1}{0.1 + j\omega C_2 R_1}$

그림 s 16.12 참고.

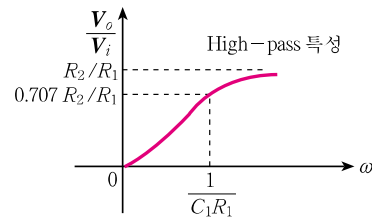


그림 s 16.12

16.13 $\frac{V_o}{V_i} = \frac{-R_2}{R_1 + 1/j\omega C_1} = \frac{-j\omega C_1 R_2}{1 + j\omega C_1 R_1}$

그림 s 16.13 참고.

$$R_1 = 0 \text{ 이면 } V_o = -j\omega C_1 R_2 V_i$$

$$\therefore v_o = -C_1 R_2 \frac{dv_i}{dt} \quad (\text{표 9.3 참조})$$

16.14 (a) $V^+ = \frac{1}{1 + j\omega CR} V_i = V^-$

“-”단자에서의 KCL은

$$\frac{V^- - V_i}{R_1} = \frac{V^- - V_o}{R_2}$$

두 식에서 V^- 을 소거하라.

(b) $\left| \frac{V_o}{V_i} \right| = 1, \theta = -2 \tan^{-1}(\omega CR)$

그림 s 16.14. $\omega = \frac{1}{RC}$ 에서 $\theta = -90^\circ$

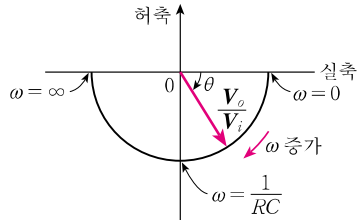
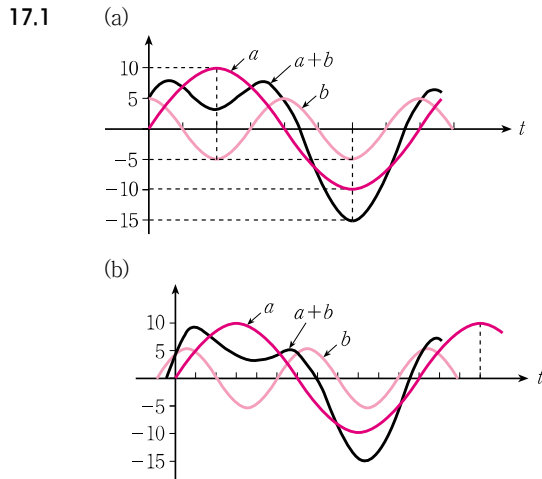


그림 s 16.4

- 16.15 1.32mA, 2.1mA
 $\left(v^+ = 10V \frac{R_1 k\Omega}{10k\Omega}, v^- = 3.8k\Omega \times i_o \text{ mA} \right)$

제 17 장



- 17.2 $v_o = k(V_0 + V_1 \sin \omega t)^2$
 $= k \left[V_0^2 + 2V_0 V_1 \sin \omega t + \frac{V_1^2}{2}(1 - \cos 2\omega t) \right]$

DC 성분 = $k \left(V_0^2 + \frac{V_1^2}{2} \right)$,

기본파성분 = $k \cdot 2V_0 V_1$

제 2 고조파성분 = $k \cdot \frac{V_1^2}{2}$

- 17.3 $a_0 = A$, 짝함수이므로 $b_1 = b_2 = b_3 = \dots = 0$. 또 반파대칭이므로 $a_2 = a_4 = a_6 = \dots = 0$. 세로축을 $t = 1$ 만큼 우측으로 이동시키면 반파대칭인 홀함수가 되므로 $a_0 = A$, $a_1 = a_2 = a_3 = \dots = 0$, $b_2 = b_4 = b_6 = \dots = 0$ [식 (17.13) 참고]

- 17.4 그림 17.6을 A 만큼 위쪽으로 이동시킨 파형을 $v_o(t)$ 라 하면 식 (17.13)에 의하여

$$v_o(t) = A + \frac{8A}{\pi^2} \left(\sin \omega_0 t - \frac{1}{9} \sin 3\omega_0 t + \frac{1}{25} \sin 5\omega_0 t - \dots \right).$$

이것은 주어진 그림 p 17.6의 파형과 동일한 크기의 스펙트럼을 갖는다.

- 17.5 $v_C = 10 + 5\sqrt{2} \cos(\omega_0 t - 45^\circ) + \sqrt{2.5} \cos(3\omega_0 t - 71.6^\circ)$

- 17.6 $V_n' = \frac{4A}{\pi} / n(1 + jn/5) = \frac{4A}{\pi} \cdot \frac{1}{n\sqrt{1 + (n/5)^2}} \cdot \frac{1}{\angle -\tan^{-1}(n/5)}, n = 1, 3, 5, \dots$

- 17.7 $\left| \frac{V_n'}{V_n} \right| = \frac{1}{|1 - n^2 \times 2.843 + jn \times 0.754|}$

식 (17.14)를 참고로 DC 성분에 대한 기본파, 제 2 고조파, 제 4 고조파의 비는 각각 0.503, 0.0636, 0.003.

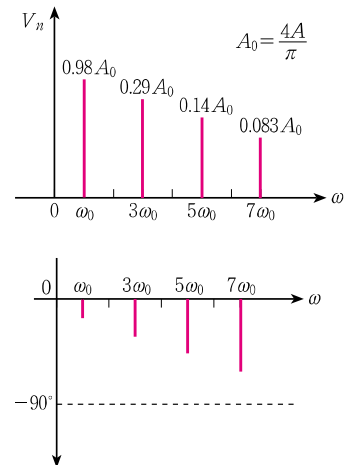


그림 s 17.7

- 17.8 구동전압의 제 3 고조파는 회로의 반전력대폭 내에 포함되고 Q 는 매우 크므로 ($= 50$) v_C 는 입력전압의 제 3 고조파 진폭의 약 50배의 진폭을 갖는 순사인파에 가깝다.

- 17.9 (a) v_o 는 그림 s 17.9에 표시한 삼각파 ($RC=1$)
 (b) 식 (17.11)로부터

$$v_i = \frac{4V}{\pi} \left(\sin \omega_0 t + \frac{1}{3} \sin 3\omega_0 t + \frac{1}{5} \sin 5\omega_0 t + \dots \right),$$

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$

17.4절의 방법으로

$$v_o = -\frac{4}{\omega_0 \pi} \left(\cos \omega_0 t + \frac{1}{3^2} \cos 3\omega_0 t + \frac{1}{5^2} \cos 5\omega_0 t + \dots \right)$$

이것은 그림 s 17.9의 v_o 에 대한 푸리에급수와 같다[식 (17.13)과 비교]. 또 위의 v_i 의 우변을 항별로 적분하여 -를 붙인 것과 일치함에 주목한다.

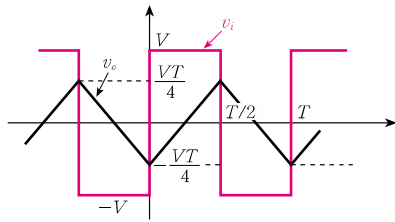


그림 s 17.9

제 18 장

18.1 출력(입력)을 단락하고 입력(출력) 어드미턴스를 계산하면, $y_{11} = y_{22} = (5-j)/4S$

18.2 $y_{11} = \frac{1}{R_1} + j\omega C_1$, $y_{12} = 0$, $y_{21} = g_m$,
 $y_{22} = \frac{1}{R_2} + \frac{1}{j\omega L_2} + j\omega C_2$. 가역성이 없다.

18.3 (a) $y_{11} = \frac{1}{72}S$, $y_{22} = \frac{1}{45}S$, $y_{12} = y_{21} = -\frac{1}{180}S$

(b) $z_{11} = 80\Omega$, $z_{22} = 50\Omega$, $z_{12} = z_{21} = 20\Omega$

(c) $A = 4$, $B = 180\Omega$, $C = \frac{1}{20}S$, $D = 2.5$

(d) 두 회로에 대한 식 (18.4)를 써 보라.

18.4 h 파라미터의 물리적 의미로부터 구하면

(a) $h_{11} = 3.4\Omega$, $h_{12} = 0.4$, $h_{21} = -0.4$, $h_{22} = 0.1S$, $h_{21} = -h_{12}$ 이므로 가역성이 있다.

(b) 예제 18.3의 풀이에서 R_4 대신에 $-j0.5\Omega$ 를 대입한다.

$h_{11} = 1.25 - j0.25\Omega$, $h_{21} = -(0.45 + j0.55)$,

$h_{12} = 0.5 + j0.5$, $h_{22} = 1.3 + j1.15S$

18.5 (a) $g_{11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{I_2=0}$: 개방입력어드미턴스
 $(= 1/z_{11})$

$g_{21} = \frac{V_2}{V_1} \Big|_{I_2=0}$: 개방순방향 전압이득

$g_{12} = \frac{I_1}{I_2} \Big|_{V_1=0}$: 단락역방향 전류이득

$g_{22} = \frac{V_2}{I_2} \Big|_{V_1=0}$: 단락출력임피던스
 $(= 1/y_{22})$

(b) $g_{11} = 0.25S$, $g_{12} = -0.8$, $g_{21} = 0.8$,
 $g_{22} = 6.8\Omega$

18.6 $A_1 = 2$, $B_1 = 60\Omega$, $C_1 = \frac{1}{20}S$, $D_1 = 2$

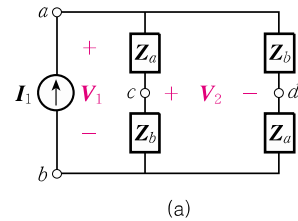
$A_2 = 2$, $B_2 = 60\Omega$, $C_2 = \frac{1}{20}S$, $D_2 = 2$

$$\begin{pmatrix} A & B \\ C & D \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 2 & 60 \\ 1/20 & 2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 2 & 60 \\ 1/20 & 2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 7 & 240 \\ 1/5 & 7 \end{pmatrix}$$

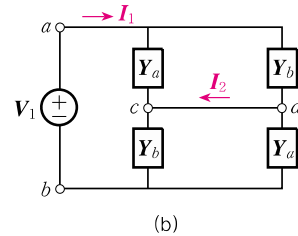
(체크 : $AD - BC = 1$)

18.7 출력을 개방한 경우의 그림 s 18.7 (a)에서 그림 18.6을 참고하라.

또 출력을 단락한 경우의 그림 (b)에서 그림 18.4를 참고하라.



(a)



(b)

그림 s 18.7

18.8 (a) $Z_{o1} = z_{11} = \frac{1}{g_{11}} = \frac{A}{B}$

(b) $Z_{o2} = z_{22} = \frac{1}{h_{22}} = \frac{D}{C}$

(c) $Z_{s1} = \frac{1}{y_{11}} = \frac{B}{D}$

(d) $Z_{s2} = \frac{1}{y_{22}} = g_{22} = \frac{B}{A}$

18.9 $y_{11} = 0.1 + j0.4S = y_{22}$ (대칭성),

$y_{12} = -(0.1 + j0.6S) = y_{21}$ (가역성)

- 18.10 (a) 식 (18.1)의 둘째 식에 $V_2 = -RI_2$ 을 대입하라.

$$\frac{I_2}{V_1} = \frac{y_{21}}{1 + y_{22}R}$$

- (b) 그림 s 18.10의 출력측에 R 을 연결하면

$$V_2 = V_1 \frac{-y_{12}}{-y_{12} + (y_{22} + y_{12} + G)} = -I_2 R$$

이로부터 I_2 / V_1 을 구하라.

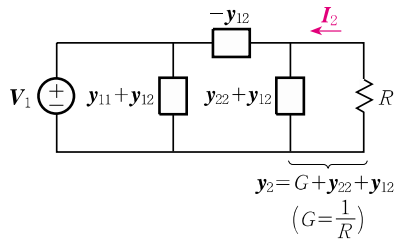


그림 s 18.10

18.11 $V_1 = AV_2 - BI_2$ ①

$I_1 = CV_2 - DI_2$ ②

$V_1 = V_S - Z_S I_1$ ③

$V_2 = -Z_L I_2$ ④

(a) ①, ②로부터 $\frac{V_1}{I_1} = Z_{in} = \frac{A(V_2/I_2) - B}{C(V_2/I_2) - D}$
 $= \frac{AZ_L + B}{CZ_L + D}$

(b) $I_1 = \frac{V_S}{Z_S + Z_{in}}$ 에 (a)에서 구한 Z_{in} 을 대입하라.

(c) ②, ④로부터 $I_2 = \frac{-1}{CZ_L + D} I_1$, (b)에서 구한 I_1 을 대입하라.

- 18.12 $Z_S = 5 + j40 \Omega$, $Z_C = -j4.8 \times 10^3 \Omega$ 이라 하면 식 (18.10)에 의하여

$$A = D = \frac{Z_C + Z_S}{Z_C} = 0.992 / 0.046^\circ$$

$$B = Z_S = 40.2 / 42.29^\circ \Omega$$

$$C = \frac{2Z_C + Z_S}{Z_C^2} = 398.44 / 90.02^\circ \mu S$$

(체크 : $AD - BC = 1$)

제 19 장

19.1 e^{-100t} mA

- 19.2 i 는 $C \frac{dv_C}{dt}$ 로부터 구하면 된다. 특히 $t = t_1^+$ 에 서의 KVL $Ri + v_C = 0$ 으로부터 $i(t_1^+) = -\frac{V_0}{R}$, 단 $V_0 = v_C(t_1)$

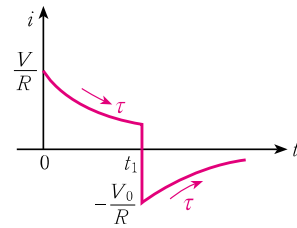
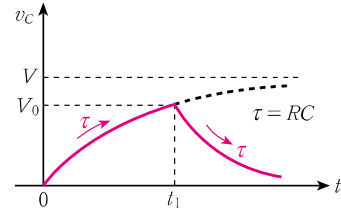


그림 s 19.2

19.3 $v(0) = 5V$, $v(t) = 5e^{-2t}V$

19.4 $v_C = 10 - 8e^{-500t}V$

$$i_R = I_0 - C \frac{dv_C}{dt} = 10 - 8e^{-500t} \text{ mA}$$

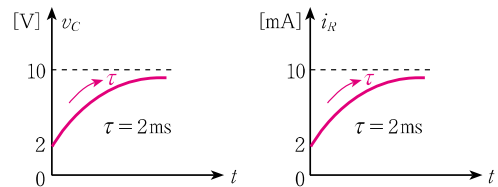


그림 s 19.4

- 19.5 $a-b$ 양단에서 본 테브난의 등가회로는 $v_{Th} = 6V$ 와 $R_{Th} = 10k\Omega$ 의 직렬

$$v_o = 6(1 - e^{-t})V, \quad t = 1s \text{에서 } v_o = 0.632V$$

- 19.6 $t \geq 0^+$ 에서의 등가회로는 그림 s 19.6과 같다.

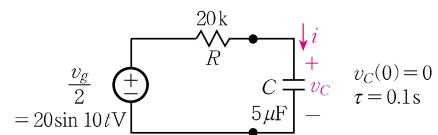


그림 s 19.6

$$i(0) = 0, \quad i_f(t) = 1/\sqrt{2} \sin(10t + 45^\circ) \text{ mA}$$

$$\text{식 (19.16b)에 의하여 } i = -1/2e^{-10t} + 1/\sqrt{2} \sin(10t + 45^\circ) \text{ mA}$$

$$19.7 \quad i = 4e^{-t/3} \text{ A}, \quad v = -20e^{-t/3} \text{ V}$$

$$19.8 \quad (a) \quad i_L(0^+) = i_L(0^-) = 0.5 \text{ A}, \quad v_L(0^-) = 0,$$

$$v_L(0^+) = 5, \quad \frac{di}{dt}(0^+) = 2.5$$

$$(b) \quad i = 3 - (3 - 0.5)e^{-t} \text{ A}$$

$$19.9 \quad i(0) = 2 \text{ A}, \quad t \geq 0^+ \text{에서 } \tau = \frac{1}{8} \text{ s}, \quad i = 2e^{-8t},$$

$$v = L \frac{di}{dt} = -8e^{-8t} \text{ V}$$

$$19.10 \quad 0.588 \sin(5t - 78.7^\circ) + 1.077e^{-t} \text{ A}$$

$$19.11 \quad v_o \text{의 초기치} = 0, \quad \text{최종치} = -10 \text{ V}, \quad \tau = 2 \times 10^{-3} \text{ s} \text{를 식 (19.15)에 대입하면 } v_o = -10 \times (1 - e^{-500t}) \text{ V}$$

$$19.12 \quad v_o = -v_C = -\left[\frac{1}{C} \int_0^t i dt + V_0\right] \text{에 } i = \frac{v_s}{R} \text{를 대}$$

$$\text{입하면 } v_o = -\left[\frac{1}{RC} \int_0^t v_s dt + V_0\right] u(t)$$

$$\text{특히 } v_s = u(t) \text{이면 } v_C = \left(-\frac{1}{RC} t - V_0\right) u(t)$$

$$19.13 \quad (a) \quad \int_0^\infty \frac{v^2}{R} dt = \int_0^\infty \frac{1}{R} (V_0 e^{-t/RC})^2 dt \text{를 계산}$$

$$\text{하면 } \frac{1}{2} CV_0^2 \text{과 같이 됨을 보여라.}$$

$$(b) \quad \int_0^\infty R i^2 dt = \int_0^\infty R [I_0 e^{-(R/L)t}]^2 dt \text{를 계산}$$

$$\text{하면 } \frac{1}{2} L I_0^2 \text{과 같이 됨을 보여라.}$$

$$19.14 \quad \text{그림 s 19.14 참고. } \tau = 0.5 \text{ s}$$

$$0 < t \leq 1 : i(t) = (1 - e^{-t/\tau}) \text{ A},$$

$$i(1) = (1 - e^{-2}) = 0.865 \text{ A}$$

$$t > 1 : i(t) = 0.865 e^{-2(t-1)} \text{ A}$$

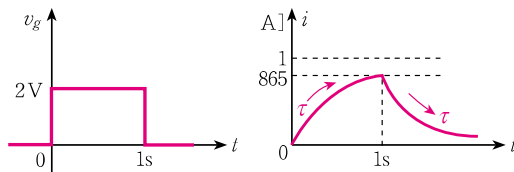


그림 s 19.14

제 20 장

$$20.1 \quad \text{특성방정식 : } s^2 + 6s + 5 = 0, \quad \therefore s = -1, -5$$

$$1 - 1.25e^{-t} + 0.25e^{-5t} \text{ V}$$

$$20.2 \quad \text{특성방정식 : } s^2 + 2s + 5 = 0, \quad \therefore s = -1 \pm j2$$

$$1 - e^{-t} \left(\cos 2t + \frac{1}{2} \sin 2t \right) = 1 - e^{-t} \frac{\sqrt{5}}{2} \sin(2t + 63.4^\circ) \text{ V}$$

$$20.3 \quad 1 + 5e^{-t} - 3e^{-5t} \text{ V}$$

$$20.4 \quad e^{-t} (4 \sin 2t + 6 \cos 2t) = e^{-t} \sqrt{52} \sin(2t + 56.3^\circ) \text{ V}$$

$$20.5 \quad v = \frac{2}{\sqrt{13}} \sin(t - 33.69^\circ) + K_1 e^{-t} + K_2 e^{-5t}$$

$$\text{초기조건 : } v(0) = 0, \quad i(0) = 0 \Rightarrow C \frac{dv}{dt}(0)$$

$$v = \frac{2}{\sqrt{13}} \sin(t - 33.69^\circ) + 0.5e^{-t} - \frac{5}{26} e^{-5t} \text{ V}$$

$$20.6 \quad \text{특성방정식 : } s^2 + 6s + 5 = 0, \quad \therefore s = -1, -5$$

$$v = v_f + v_n = 0 + K_1 e^{-t} + K_2 e^{-5t}$$

$$\text{초기조건 : } v(0) = 0$$

$$\text{또 } \frac{v(0^+)}{R} + i_L(0^+) + C \frac{dv}{dt}(0^+) = 1$$

$$v = 1.25(e^{-t} - e^{-5t}) \text{ V}$$

$$20.7 \quad \text{특성방정식 : } s^2 + 4s + 5 = 0, \quad \therefore s = -2 \pm j$$

$$v = v_f + v_n = 0 + A e^{-2t} \sin t + B e^{-2t} \cos t$$

$$\text{초기조건 : } v(0) = 0$$

$$\text{또 } \frac{v(0^+)}{R} + i_L(0^+) + C \frac{dv}{dt}(0^+) = 1$$

$$v = -5e^{-2t} \sin t \text{ V}$$

$$20.8 \quad \text{특성방정식 : } s^2 + 4s + 5 = 0, \quad \therefore s = -2 \pm j$$

$$v = v_f + v_n = \frac{5}{\sqrt{2}} \sin(t - 45^\circ) + A e^{-2t} \sin t + B e^{-2t} \cos t$$

$$\text{초기조건 : } v(0) = 0 \rightarrow B = 2.5$$

$$\text{또 } \frac{v(0^+)}{R} + i_L(0^+) + C \frac{dv}{dt}(0^+) = i(0^+) = 1 \rightarrow$$

$$A - 2B = -7.5$$

$$v = \frac{5}{\sqrt{2}} \sin(t - 45^\circ) + e^{-2t} (-2.5 \sin t + 2.5 \cos t) \text{ V}$$

$$20.9 \quad t > 0 \text{에서의 KVL : } v + L \frac{di_C}{dt} = 0 \text{에 } i_C = C \frac{dv}{dt}$$

$$\text{를 대입하면 } \frac{d^2 v}{dt^2} + \frac{1}{LC} v = 0$$

$$\text{특성방정식 : } s^2 + 10^{10} = 0, \quad s = \pm j10^5$$

$$\therefore v = v_f + v_n = 0 + A \cos \omega_0 t + B \sin \omega_0 t$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 10^5 \text{ rad/s}$$

$$\text{초기조건 : } v(0) = 0, \quad \frac{dv}{dt}(0) = -\frac{1}{C} i_L(0) = -\frac{I}{C}$$

$$\text{이상으로 } A = 0, \quad B = -\frac{I}{\omega_0 C} = -200$$

- 20.10 $\therefore v = -200 \sin 10^5 t$ V (고전압)
 전원변환하면 그림 p 20.6과 같이 되므로
 특성방정식 : $s^2 + 6s + 5 = 0 \therefore s = -1, -5$
 $v = v_f + v_n = 0 + K_1 e^{-t} + K_2 e^{-5t}$
 초기조건 : $v(0) = 0 \therefore K_1 + K_2 = 0$
 또 $i_R(0^+) = \frac{1 - v(0^+)}{R}$
 $= i_L(0^+) + C \frac{dv}{dt}(0^+) \quad (\text{KCL})$
 즉, $\frac{1}{R} = C \frac{dv}{dt}(0) = C(-K_1 - 5K_2)$
 $\therefore K_1 + 5K_2 = -6, \quad v = 1.5(e^{-t} - e^{-5t})$ V
 20.11 식 (20.13)을 식 (20.2b)의 좌변에 대입하고
 정돈하면

$$e^{-\alpha t} \left[B \left(\alpha^2 - \frac{R}{L} \alpha + \frac{1}{LC} \right) t + A \left(\alpha^2 - \frac{R}{L} \alpha + \frac{1}{LC} \right) + B \left(\frac{R}{L} - 2\alpha \right) \right]$$

 $\alpha = \frac{R}{2L} = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ 을 이용하면 () 안이 모두 0
 이 된다.
 20.12 $i = K_1 e^{-t} \sin() + K_2 e^{-t} \cos()$ 를 주어진 미방
 에 대입하여 정돈하면

$$e^{-t} [(K_1 - 2K_2) \sin() + (2K_1 + K_2) \cos()]$$

 $= e^{-t} 5 \sin()$. 양변을 비교하라.
 20.13 특성방정식 : $s^2 + 2s + 1 = 0 \therefore s = -1 \pm j1$
 $v(t) = v_f + v_n = K_1 + K_2 e^{-t} \cos t + K_3 e^{-t} \sin t$

제 21 장

- 21.1 (a) $5/0^\circ, s = 0$, (b) $5/0^\circ, s = -3$,
 (c) $5/-\pi/3, s = j4$, (d) $5/-60^\circ, s = -3 + j4$
 21.2 (a) $10e^{-5t}$, (b) $4 \sin(5t - 20^\circ)$,
 (c) $4e^{-3t} \sin(5t + \pi/3)$, (d) $5 \sin(5t + \pi/2)$
 21.3 $\frac{2s}{1+2s} \cdot Ie^{st}$. (a) 0, (b) $6e^{-3t}$,
 (c) $4.96 \sin(4t - 52.87^\circ)$,
 (d) $5.3e^{-3t} \sin(4t - 55.13^\circ)$
 21.4 (a) 그림 s 21.4 참고
 (b) $\frac{I_L}{V} = \frac{0.5s + 0.25}{s^2 + s + 1.25}, \quad \frac{V_C}{V} = \frac{1}{s^2 + s + 1.25}$
 극 : $-1 \pm j2$

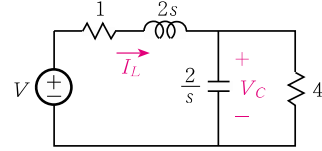
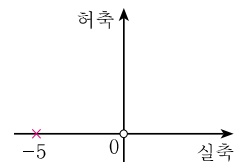
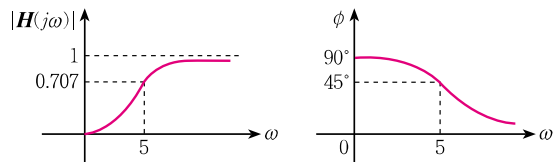


그림 s 21.4

- 21.5 (a) $\frac{j0.5\omega + 0.25}{1.25 - \omega^2 + j\omega} = \sqrt{\frac{0.25^2 + 0.25\omega^2}{(1.25 - \omega^2)^2 + \omega^2}}$
 $\times \left[\tan^{-1} 2\omega - \tan^{-1} \left(\frac{\omega}{1.25 - \omega^2} \right) \right]$
 (b) $V_C = \frac{1}{s^2 + s + 1.25} \Big|_{s=-2} \times V = 0.308 V$,
 $\therefore v_C(t) = 0.308 V e^{-2t} V$
 $V_C = \frac{1}{s^2 + s + 1.25} \Big|_{s=-j2} \times V = 0.294 V / -144^\circ$
 $\therefore v_C(t) = 0.294 V \sin(2t - 144^\circ) V$
 21.6 (a) $Y(s) = \frac{0.2s(s+5.2)}{s^2 + 0.4s + 1.04}, \quad s = -0.2 \pm j$
 (b) $i_n = e^{-0.2t} (A \cos t + B \sin t)$
 (c) $I = \frac{0.2s(s+5.2)}{s^2 + 0.4s + 1.04} \cdot \frac{5}{s+5.2} \Big|_{s=-1} \times V$
 로부터 $i(t) = -1.22e^{-t}$
 (d) $i = i_f + i_n = -1.22e^{-t} + e^{-0.2t} (A \cos t + B \sin t)$
 21.7 (a) $H(s) = \frac{0.2s}{1+0.2s}$. 그림 s 21.7 (a) 참고
 (b) 그림 21.11과 비슷하게 생각하라. 그림 s 21.7 (b) 참고



(a)



(b)

그림 s 21.7

- 21.8 (a) 그림 s 21.8 (a) 참고

(b) 그림 s 21.8 (b)에서 ω 를 증가하면서
 $|Y(j\omega)| = \frac{M_1 M_2}{M_3 M_4}$ 와 $\phi = \theta_1 + \theta_2 - \theta_3 - \theta_4$ 의 개
 락치를 구하여 응답곡선을 그리면 그림 (c),
 (d)를 얻는다.

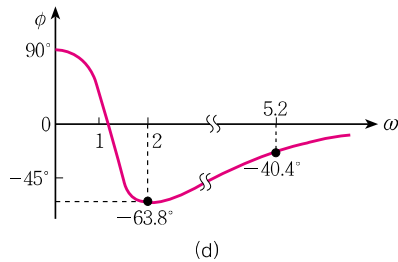
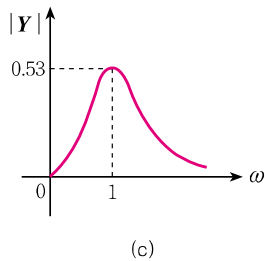
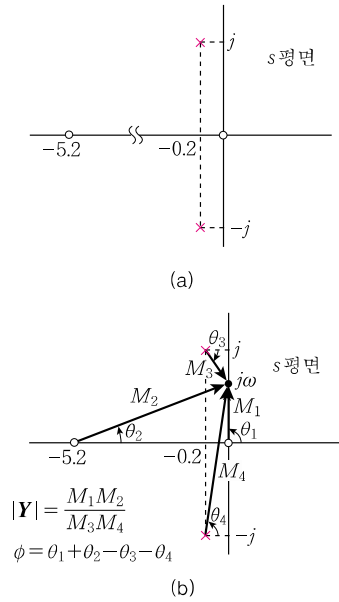


그림 s 21.8

21.9 $H(s) = K \frac{s}{(s+5)(s^2+2s+26)} = H_1 \cdot H_2$

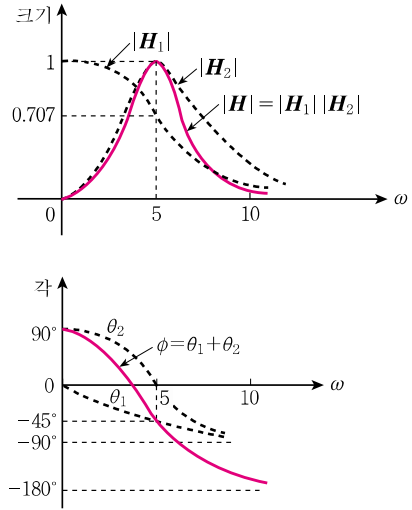


그림 s 21.9

$K=2$ 라 하고 $H_1 = \frac{1}{s+5}$, $H_2 = \frac{2s}{s^2+2s+26}$
 이라 하면 그림 21.11 및 그림 21.12를 참고로
 그림 s 21.9의 주파수응답을 얻는다.

제 22 장

- 22.1 (a) 47.96 dB, 19.29 dB
 (b) 일반적으로 $\log a = b$ 이면 $a = 10^b$
 $20 \log A_i = 56 \rightarrow \log A_i = 2.8$
 $\therefore A_i = 10^{2.8} = 630.96$. 마찬가지로 23.6 dB의
 전력손실은 비로서는 $10 \log P_L = 23.6$
 $\therefore P_L = 10^{2.36} = 229.1 : 1$
 (c) $20 \log A_v = 50 \therefore 0.5 \text{mV} \times 10^{2.5} = 0.158 \text{V}$
- 22.2 $H(s) = \frac{1/sC}{R+1/sC} = \frac{1}{1+sRC} = \frac{1/RC}{s+1/RC}$
 $\frac{1}{RC} = \frac{1}{10^3 \times 0.1 \times 10^{-6}} = 10^4 \text{ rad/s}$
 $\therefore H(s) = \frac{10^4}{s+10^4}$. 보드선도는 그림 s 22.2와
 같다.

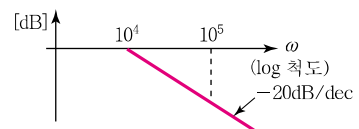


그림 s 22.2

22.3 $\frac{V_{out}}{V_{in}} = -2 \text{ dB} \quad \therefore \frac{V_{out}}{V_{in}} = 10^{0.1} = 0.794$

22.4 (a) 그림 s 22.4 (a) 참고

$$\begin{aligned} H(j\omega) &= 50 \frac{j\omega + 20}{j\omega + 100} = 50 \frac{\left(1 + \frac{j\omega}{20}\right) 20}{\left(1 + \frac{j\omega}{100}\right) 100} \\ &= 10 \frac{1 + \frac{j\omega}{20}}{1 + \frac{j\omega}{100}} \end{aligned}$$

(b) 그림 s 22.4 (b) 참고

$$\begin{aligned} H(j\omega) &= -10^6 \frac{j\omega + 2}{(j\omega + 10)(j\omega + 100)} \\ &= 10^6 \frac{\left(1 + \frac{j\omega}{2}\right) 2}{\left(1 + \frac{j\omega}{10}\right) 10 \left(1 + \frac{j\omega}{100}\right) 100} \\ &= 200 \frac{1 + \frac{j\omega}{2}}{\left(1 + \frac{j\omega}{10}\right) \left(1 + \frac{j\omega}{100}\right)} \end{aligned}$$

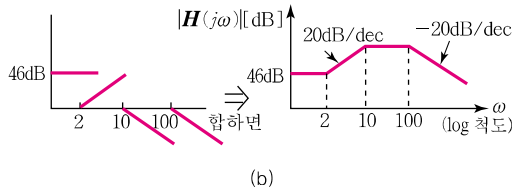
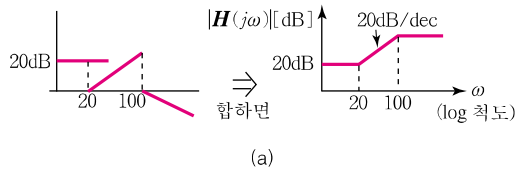


그림 s 22.4

22.5 (a) $H(s) = \frac{K}{(s+2)(s+3)}$

$$|H(j\omega)| = \frac{K}{|j\omega + 2| |j\omega + 3|}$$

$$|H(j\omega)|_{\omega=4} = 0 \text{ dB}$$

$$\therefore 20 \log \frac{K}{|j4 + 2| |j4 + 3|} = 0 \text{ dB}$$

$$20 \log K - 20 \log(\sqrt{20} \times \sqrt{25}) = 0$$

$$\log K = \log(22.36) \quad \therefore H(s) = \frac{22.36}{(s+2)(s+3)}$$

(b) $H(s) = \frac{K(s+2)^2}{s^2} \cdot \frac{1}{s+10}$

$$|H(j\omega)| = \frac{K(\omega^2 + 4)}{\omega^2 \sqrt{\omega^2 + 100}}$$

$$|H(j\omega)|_{\omega=1.4} = 1$$

$$K = \frac{1.4^2 \sqrt{1.4^2 + 100}}{1.4^2 + 4} = 3.32$$

$$\therefore H(s) = \frac{3.32(s+2)^2}{s^2(s+10)}$$

22.6 $A = 1.5$, $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$ 로 하면 $R_2(A-1) = 5 \text{ k}\Omega$.
이로부터 반전증폭기가 설계된다.

$$\omega_o = \omega_c = 2\pi \times 100 \text{ rad/s} = \frac{1}{RC}$$

$C = 0.1 \mu\text{F}$ 로 선정하면

$$R = \frac{1}{2\pi \times 100 \times 0.1 \times 10^{-6}} = 15.92 \text{ k}\Omega$$

따라서 그림 22.9 (a)에서 R , C 을 이와 같이
정하면 된다.

22.7 $A = 2$, $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$ 로 하면 $R_2 = (A-1)R_1 =$
 $10 \text{ k}\Omega$. 이로부터 비반전증폭기가 설계된다.

$$\omega_o = \omega_c = 2\pi \times 100 \text{ rad/s} = \frac{1}{RC}, \quad C = 0.2 \mu\text{F} \text{로 선}$$

$$\text{정하면 } R = \frac{1}{2\pi \times 100 \times 0.2 \times 10^{-6}} = 7.958 \text{ k}\Omega.$$

따라서 그림 22.9 (b)에서 R , C 을 이와 같이
정하면 된다.

22.8 $Q = \frac{\omega_o}{BW} = \frac{1000}{200} = 5$, $\frac{1}{RC} = \omega_o = 2\pi \times 1000 \text{ rad/s}$.

그림 22.9 (c)로부터 $A = 3 - \frac{1}{Q} = 2.8$. 비반전증

폭에서 $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$ 로 하면 $R_2 = (A-1)R_1 =$
 $18 \text{ k}\Omega$ 로 정해진다. $C = 0.02 \mu\text{F}$ 로 선정하면

$$R = \frac{1}{C\omega_o} = \frac{1}{0.02 \times 10^{-6} \times 2\pi \times 1000} = 7.958 \text{ k}\Omega$$

따라서 그림 22.9 (c)에서 R , C 를 이와 같이
정하면 된다.

22.9 $Q = \frac{\omega_o}{BW} = \frac{100}{10} = 10$. 그림 22.9 (d)의 설계공

식으로부터 $Q = \frac{1}{4-A}$. 따라서 $A = 3.9$. 이로

부터 비반전증폭기의 $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$ 로 하면 $R_2 =$
 $(A-1)R_1 = 29 \text{ k}\Omega$ 로 정해진다.

$$\frac{1}{RC} = \omega_o = 2\pi \times 100 \text{ rad/s} \quad \therefore C = 0.1 \mu\text{F} \text{로 하}$$

$$\text{면 } R = \frac{1}{2\pi \times 100 \times 0.1 \times 10^{-6}} = 15.92 \text{ k}\Omega. \text{ 따라}$$

서 그림 22.9 (d)에서 R , C 을 이와 같이 정하
면 된다. 이 노치필터의 주파수특성은 그림 s
22.8과 같다.

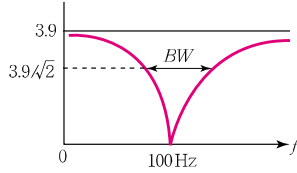


그림 s 22.8

제 23 장

- 23.1 (a) $\frac{1}{s} + \frac{b}{s+a}$, (b) $\frac{1}{(s+1)^2}$,
 (c) $\frac{s+2}{(s+2)^2+10^2}$, (d) $\frac{10}{(s+2)^2+10^2}$
 (e) $e^{-s t_0} \frac{1}{\omega} \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$ (표 23.2의 [4]),
 (f) $e^{-s t_0} \frac{1}{2} \cdot \frac{\omega}{\left(\frac{s}{2}\right)^2 + \omega^2}$ (표 23.2의 [4], [6])

- 23.2 (a) $\frac{1}{s^2}(1 - e^{-s})$,
 (b) $\frac{1}{T} \left(\frac{1}{s^2} - \frac{2}{s} e^{-sT} + \frac{1}{s} e^{-s2T} \right)$

- 23.3 $RC(sV - V_0) + V = \frac{E}{s}$
 $\therefore V(s) = \frac{aE}{s(s+a)} + \frac{V_0}{s+a}$, 단 $a = \frac{1}{RC}$
 이것을 ILT하라.

- 23.4 그림 23.5 (c)를 이용하면 $V(s) = \frac{1/C}{s+1/RC}$
 $\left[\frac{I_0}{s} + C v(0^+) \right]$ 에 수치를 대입하고 ILT하라.

- 23.5 그림 23.5 (b)를 이용하면 $I(s) = \frac{Li(0^+)}{R+sL}$ 에 수
 치를 대입하고 $[i(0^+) = 4]$ ILT하라.
 $v = L \frac{di}{dt} = -v_0 e^{-t/3}$

- 23.6 $H(s) = \frac{V(s)}{E(s)} = \frac{4}{s^2+4s+4} = \frac{4}{(s+2)^2}$
 임펄스응답 : $h(t) = \mathcal{L}^{-1} H(s) = 4t e^{-2t}$, $t \geq 0^+$
 계단응답 : $\mathcal{L}^{-1} \left[H(s) \frac{1}{s} \right] = \mathcal{L}^{-1} \frac{4}{s(s+2)^2}$
 $= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s} - \frac{2}{(s+2)^2} - \frac{1}{s+2} \right]$
 $= u(t) - 2te^{-2t} - e^{-t}$, $t \geq 0^+$

- 23.7 (a) 그림 s 23.7로부터

$$V(s) = \frac{1.5}{s} \cdot \frac{1}{\frac{7}{10} + \frac{1}{s}} = \frac{5}{s+2} - \frac{5}{s+5}$$

를 ILT하라.

- (b) (a)와 마찬가지로 하면

$$V(s) = \frac{5 \times 3}{(s+1)^2 + 3^2}$$

$$v(t) = 5e^{-t} \sin 3t, \quad t \geq 0^+$$

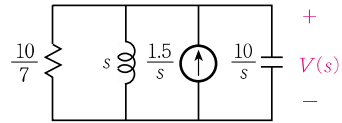


그림 s 23.7

- 23.8 (a) 그림 s 23.8에서 $I(s)/E(s) = \frac{s}{2s^2+7s+6}$

- (b) $h(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{s}{(2s+3)(s+2)} \right] = \frac{1}{2}$
 $\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{-3}{s+1.5} + \frac{4}{s+2} \right] = -1.5e^{-1.5t} + 2e^{-2t}$,
 $t \geq 0^+$

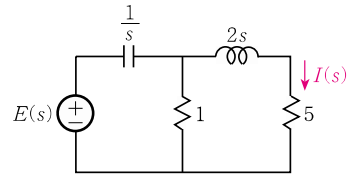


그림 s 23.8

- 23.9 그림 s 23.9에서 망로방정식을 세우고 우측망
 로전류 $I_2(s)$ 에 관해서 풀 다음 ILT하라.

$$I_2(s) = -\frac{1}{2} \frac{s+4}{(s+2)^2(s+1.5)}$$

$$= -\frac{1}{2} \left[\frac{-4}{(s+2)^2} - \frac{10}{s+2} + \frac{10}{s+1.5} \right]$$

$$\therefore i_2(t) = 2te^{-2t} + 5e^{-2t} - 5e^{-1.5t} \text{ A} = i(t), \quad t \geq 0^+$$

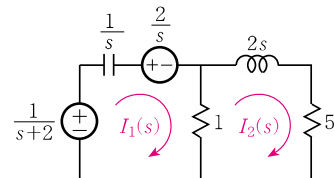


그림 s 23.9

- 23.10** (a) $u(t) - e^{-4t}$, (b) $\frac{1}{4}(1 - \cos 2t)$
 (c) $2e^{-t} - e^{-2t}$
 (d) $e^{-t}(6 \cos 3t - 2 \sin 3t)$
 (e) $\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s} - \frac{s-3}{s^2-2s+5} \right] = 1 - e^{-t}$
 $(\cos 2t - 2 \sin 2t)$
 (f) $-e^{-t} + e^{-t}(\cos t + \sin t)$
 (g) $4te^{-t} - 4e^{-t} + 4e^{-2t}$
 (h) $\frac{10}{3} - e^{-2t} - \frac{1}{3}e^{-3t}$

23.11 $H(s) = \frac{10}{s^2 + 2s + 5}$
 $\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s} H(s) \right] = 2 \left[1 - e^{-t} \left(\cos 2t - \frac{3}{2} \sin 2t \right) \right],$
 $t \geq 0^+$

23.12 그림 23.5 (b)를 이용하여 변환회로를 그린 다음 시계방향의 두 망로전류 $I_1(s)$, $I_2(s)$ 를 가정하여 망로방정식을 세우면 $[V_a(s), V_b(s)]$ 는 $v_a(t), v_b(t)$ 의 LT]

$$\left(R_1 + \frac{1}{sC_1} + \frac{1}{sC_2} + sL_1 \right) I_1(s) - \left(\frac{1}{sC_2} + sL_1 \right) \cdot$$

$$I_2(s) = V_a(s) - \frac{v_1(0)}{s} + \frac{v_2(0)}{s} - L_1 i_1(0)$$

$$- \left(\frac{1}{sC_1} + sL_2 \right) I_1(s) + \left(\frac{1}{sC_2} + sL_1 + sL_2 + R_2 \right) \cdot$$

$$I_2(s) = L_1 i_1(0) - \frac{v_2(0)}{s} - L_2 i_2(0) + V_b(s)$$

R, L, C 의 값들과 초기치를 대입하고 크래머의 방법으로 $I_1(s), I_2(s)$ 를 구한 다음 ILT를 취하면 $i_1(t), i_2(t)$ 를 구할 수 있다.

23.13 그림 23.5 (c)를 이용하여 변환회로를 그린 다음 절점전압 $V_1(s), V_2(s)$ 에 대한 방정식을 세우면 $[I_a(s), I_b(s)]$ 는 $i_a(t), i_b(t)$ 의 LT]

$$\left(G_1 + \frac{1}{sL_1} + sC_1 + \frac{1}{sL_2} \right) V_1(s) - \left(\frac{1}{sL_2} + sC_1 \right) \cdot$$

$$V_2(s) = I_a(s) - \frac{i_1(0)}{s} + \frac{i_2(0)}{s} - C_1 v_1(0)$$

$$- \left(\frac{1}{sL_2} + sC_1 \right) V_1(s) + \left(\frac{1}{sL_2} + sC_1 + G_2 + sC_2 \right)$$

$$\cdot V_2(s) = C_1 v_1(0) - \frac{i_2(0)}{s} - C_2 v_2(0) + I_b(s)$$

G, L, C 의 값들과 초기치를 대입하고 크래머의 방법으로 $V_1(s), V_2(s)$ 를 구한 다음 ILT를

취하면 $v_1(t), v_2(t)$ 를 구할 수 있다.

23.14 표 23.1의 [1], [3]을 이용하면

$$Y(s) = \frac{s+3}{(s+2)^3} = \frac{A}{(s+2)^3} + \frac{B}{(s+2)^2} + \frac{C}{(s+2)}$$

$$A = [Y(s)(s+2)^3]_{s=-2} = 1$$

$$B = \left[\frac{d}{ds} Y(s)(s+2)^3 \right]_{s=-2} = 1$$

$$C = \left[\frac{d^2}{ds^2} Y(s)(s+2)^3 \right]_{s=-2} = 0$$

$$\therefore y(s) = e^{-2t} t^2 + e^{-2t} t \quad (\text{표 23.1 [3], 23.2 [5]})$$

23.15 [3] t 의 n 제곱 : $\mathcal{L}[t^n] = \int_0^\infty t^n e^{-st} dt$ 의 유도.

부분적분법을 이용해 $u = t^n, dv = e^{-st} dt$ 라면

$$du = nt^{n-1} dt, v = \int e^{-st} dt = -\frac{1}{s} e^{-st}$$

$$\therefore \int_0^\infty t^n e^{-st} dt$$

$$= -\frac{t^n}{s} e^{-st} \Big|_0^\infty + \frac{n}{s} \int_0^\infty t^{n-1} e^{-st} dt$$

$$= \frac{n}{s} \int_0^\infty t^{n-1} e^{-st} dt$$

$$\text{즉, } \mathcal{L}[t^n] = \frac{n}{s} \mathcal{L}[t^{n-1}]$$

$$\therefore \mathcal{L}[t] = \frac{1}{s^2}, \quad \mathcal{L}[t^2] = \frac{2}{s} \frac{1}{s^2} = \frac{2}{s^3},$$

$$\mathcal{L}[t^3] = \frac{3}{s} \frac{2}{s^3} = \frac{3!}{s^4}, \dots$$

[5] $\sin \omega t : \mathcal{L}[\sin \omega t]$

$$= \int_0^\infty \left(\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} \right) e^{-st} dt$$

$$= \frac{1}{2j} \mathcal{L}[e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}]$$

$$= \frac{1}{2j} \left(\frac{1}{s-j\omega} - \frac{1}{s+j\omega} \right) = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$

([4] 이용)

[6] $\cos \omega t : \text{위와 같이 하라.}$

[7], [8] : [5], [6]과 표 23.2의 [5] 참고

23.16 [3] $\mathcal{L} \left[\int e^{-at} dt \right]$

$$= \mathcal{L} \left[\int_0^t e^{-at} dt + \int e^{-at} dt \Big|_{t=0^+} \right]$$

$$= \mathcal{L} \left[\frac{e^{-at}}{-a} \Big|_0^t + \frac{e^{-at}}{-a} \Big|_{t=0^+} \right]$$

$$= \mathcal{L} \left[\frac{e^{-at}}{-a} + \frac{1}{a} - \frac{1}{a} \right] = \frac{-1}{a(s+a)}$$

$$\text{제 2 란} = \frac{1}{s(s+a)} + \frac{1}{s} \left(-\frac{1}{a} \right) \rightarrow \frac{-1}{a(s+a)}$$

$$[5] \mathcal{L}[e^{-\alpha t} e^{-at}] = \mathcal{L}[e^{-(\alpha+a)t}] = \frac{1}{s+\alpha+a}$$

$$\text{제 2 란} = \frac{1}{s+a} \Big|_{s=s+\alpha} = \frac{1}{s+\alpha+a}$$

$$[6] \mathcal{L}[e^{-\alpha t}] = \frac{1}{s+\alpha}$$

$$\text{제 2 란} = \frac{1}{\alpha} \frac{1}{s+a} \Big|_{s=s/\alpha} = \frac{1}{s+a\alpha}$$

제 24 장

- 24.1 (a) $6 + j3.77\Omega$, (b) 0.85, (c) 16.3A,
(d) 115.5V, (e) 4.8kW

- 24.2 (a) $10 + j7.54\Omega$, (b) 0.8, (c) 16A,
(d) 27.7A, (e) 7.68kW

24.3

$V_p[V]$	$I_p[A]$	$I_L[A]$	$V_p[V]$	$I_p[A]$
$200/\sqrt{3}$	10	10	$200/\sqrt{3}$	10
$200/\sqrt{3}$	30	30	200	$\sqrt{3} \cdot 10$
200	$10/\sqrt{3}$	10	$200/\sqrt{3}$	10
200	$\sqrt{3} \cdot 10$	30	200	$\sqrt{3} \cdot 10$

- 24.4 등가단상회로를 이용하라.

$$I_L = 9.47A \quad V_{a'n} = \frac{220}{\sqrt{3}} \times \left| \frac{Z}{Z_L + Z} \right|$$

$$V_{a'b'} = \sqrt{3} V_{a'n} = 167.3V$$

- 24.5 그림 s 24.5와 같은 등가단상회로를 이용하라.

$$I_L = 2.0A, \text{ pf} = 0.94 \text{ 지상}, P = 564W$$

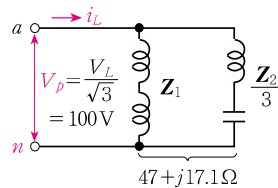


그림 s 24.5

- 24.6 그림 s 24.6과 같은 등가단상회로를 이용하라.

$$V_{an} = 106V \quad \therefore \text{송전단 선간전압} = 183.5V,$$

$$\text{pf} = 0.93$$

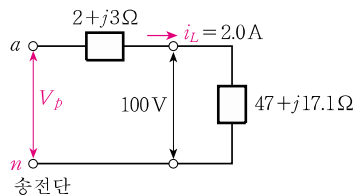


그림 s 24.6

$$24.7 \quad I_a = 133.3 - j57.75A, \quad I_b = 120 + j34.63A,$$

$$I_c = -13.33 + j92.37A$$

$$I_a = 145.3A, \quad I_b = 124.9A, \quad I_c = 93.3A$$

- 24.8 (a) 0.549, (b) 320A

(c) 수전단에서의 매상당의 $P_s = 125.73kW$ (수전단 및 선로상의 P 의 합)

$Q_s = 137.93kW$ (수전단 및 선로상의 Q 의 합)

송전단 선간전압은 1010V (등가단상전압을 $\sqrt{3}$ 배로 함)

(d) 0.67지상역률

- 24.9 (a) 커패시터 1개의 정격은 54.1kVA

(b) 선로손실이 102.5kW에서 48.2kW로 감소

- 24.10 (a) 4.2kW

(b) 평형, 불평형에 불구하고 맞는다.

- 24.11 6.93kW

- 24.12 $n = 13.8kV/240V = 57.5$

$$1\text{차의 최대전류} = \frac{1}{n} (10 \times 100A) = 34.78A$$

$$\text{변압기 용량} = 13.8kV \times 34.78A = 480kVA$$

- 24.13 a 상의 전압, 전류를 $V_a = V_m \sin \omega t$, $i_a = I_m \sin(\omega t - \theta)$ 라고 표시하면 a 상의 순간전력은 식 (12.10)에 의하여

$$p_a = v_a i_a = \frac{V_m I_m}{2} [\cos \theta + \cos(2\omega t - \theta)]$$

상순을 abc 라고 가정하면 b 상 및 c 상의 전압, 전류는 a 상에 대하여 각각 -120° , $+120^\circ$ 의 차이를 가지므로 상식에서

$$\omega t \rightarrow \omega t - 120^\circ, \quad \omega t \rightarrow \omega t + 120^\circ$$

$$\text{즉, } 2\omega t \rightarrow 2\omega t - 240^\circ, \quad 2\omega t \rightarrow 2\omega t + 240^\circ$$

와 같이 바꾸면 된다. 따라서 전순간전력은

$$p_a + p_b + p_c = v_a i_a + v_b i_b + v_c i_c$$

$$= \frac{V_m I_m}{2} [3 \cos \theta + \cos(2\omega t - \theta)]$$

$$+ \cos(2\omega t - \theta + 240^\circ)]$$

주파수 2ω 를 갖는 3개의 항의 합은 0이므로 (페이저도를 그려보아라)

$$p_a + p_b + p_c = 3 \left(\frac{V_m I_m}{2} \cos \theta \right)$$

$$= 3 \times (\text{한 상의 평균전력})$$

$$= \text{전평균전력} = \text{일정}$$