

기초회로이론 기출문제 정답지 (2015.6.13 시험)

#1. [20점]

(a) [3점]

V_L 이 $240 + j0$ V 이므로, line에서의 전류 I 는.

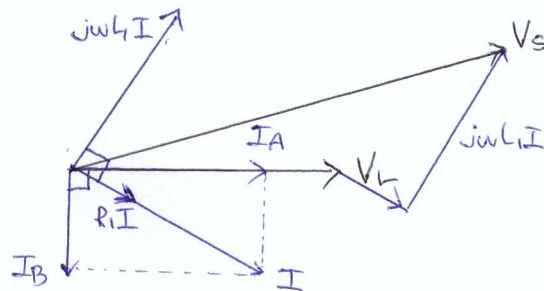
$$I = \frac{240}{R_2} + \frac{240}{j\omega L_2} = \frac{240}{24} + \frac{240}{j \cdot 32} = 10 - 7.5j \text{ A 이다.}$$

$$\therefore V_S = (R_1 + j\omega L_1)I + V_L \quad (\text{KVL에 의해서})$$

$$= (0.1 + 0.8j)(10 - 7.5j) + 240$$

$$= 247 + 7.25j \doteq 247.11 \angle (1.68^\circ) \quad - \text{ 1점}$$

• V_S 의 페이저도



- 2점

그림1에서의 $I = I_A + I_B$ 이므로, 벡터합에 의해서 I 를 구할 수 있고, KVL에 의해서

$V_S = R_1 I + j\omega L_1 I + V_L$ 이므로, 이를 이용하여 벡터합에 의해서 V_S 를 구할 수 있다.

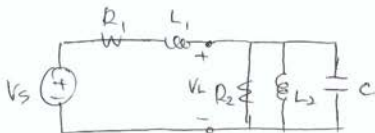
[채점기준]

- V_S 는 값이 맞으면 (점, 그 외 하나는 0점)
- 페이저도에서 $I = I_A + I_B$ 양을 이용하여 올바르게 2인 경우 +1점
(I 를 그리지 않은 경우 점수 없음)
- V_L , I 로부터 올바르게 V_S 를 구한 경우에만 2점 부여
($R_1 I$, $j\omega L_1 I$ 는 90° 차이임과 KVL로부터 벡터합을 올바르게 한 경우)

(b) [3점] 용량성 부하(c)를 L_2 에 병렬로 연결하면, $0.24\angle 122.63^\circ$ 가 된다

$$\text{line에서의 전류 } I = \frac{240}{R_2} + \frac{240}{j\omega L_2} + \frac{240}{j\omega C}$$

$$= \frac{240}{24} + \frac{240}{j \cdot 32} + \frac{240}{-26.9j}$$



$$\hat{=} 10 + 1.42j \text{ A}$$

$$\therefore V_s = (R_1 + j\omega L_1) I + V_L \quad (\text{KVL에 의해서})$$

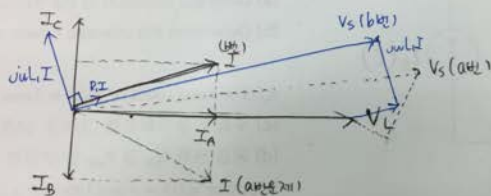
$$= (0.1 + 0.8j)(10 + 1.42j) + 240$$

$$\hat{=} 239.86 + 8.14j \hat{=} 240 \angle (1.94^\circ) \quad - 1 \text{ 점}$$

$$[\text{정답은 } 239.998 \angle (1.94^\circ)]$$

• V_s 의 페이저도 (용량성 부하에 흐르는 전류를 I_C 라 하자),

- (b) V_s phasor diagram



- 2 점

용량성 부하를 달게 되면 $I = I_A + I_B + I_C$ 이므로 벡터 합에 의해 I 를 구할 수 있다.

이 경우 (a)번 문제보다 작은 I 가 구해진다. (I_C 에 의해)

이로부터 마찬가지로 KVL에 의해 $V_s = RI + j\omega L_1 I + V_L$ 을 벡터 합에 의해 구할 수 있다. 이때도 (a)번 문제의 V_s 보다 크기가 작은 V_s 를 얻을 수 있다.

[해결기증]

- V_s 는 답이 맞으면 1점, 그 외에는 0점

- 페이저로 해서 $I = I_A + I_B + I_C$ 값을 이용하여 올바르게 구한 경우 +1점
(a)번에서의 I 보다 크기가 작은 벡터인 경우만 인정)

- V_L 이로부터 올바르게 V_s 를 구한 경우에만 +2점 부여
(I 가 틀렸을 경우에는 (틀린 경우 포함) 정답 없음)

(c) [4점]

• (a) 문제에서 line에서의 전력손실

$$\text{line에서의 전류 } I = 10 - 7.5j \div 12.5 \angle (-36.87^\circ)$$

$$\therefore P = \frac{(12.5)^2}{2} \times 0.1 = \underline{7.8125 \text{ W}} \quad - 1 \text{ 점}$$

• (b) 문제에서 line에서의 전력손실

$$\text{line에서의 전류 } I = 10 + 1.42j \div 10.1 \angle (8.08^\circ)$$

$$\therefore P = \frac{(10.1)^2}{2} \times 0.1 = \underline{5.1005 \text{ W}} \quad - 2 \text{ 점}$$

• (b)에서의 line에서의 전력손실이 더 작다. $- 1 \text{ 점}$

[채점기준]

- 각각에 대해서 답이 맞으면 경우의 수 정수 부여 $((a) + 1 \text{ 점}, (b) + 2 \text{ 점})$
- 답이 틀리거나 없으면 각각의 경우의 수 $- 1 \text{ 점씩}$
- power loss 를 (a)와 (b)의 경우 비교가 옳거나 틀리면 $- 1 \text{ 점}$

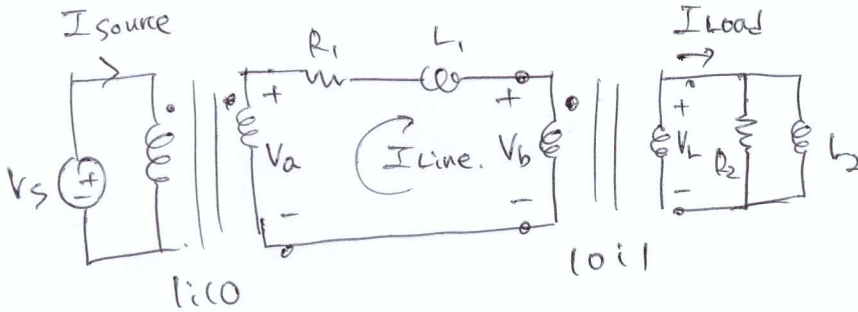
(d) [4점]

(a) ~ (c) 에서의 결과를 보았을 때 일반 시스템에서 용량성 부하 (c) 를 변경하면 연결하게 되면, 동일한 V_L 전압에 대해서 낮은 V_S 값을 사용한다. (2점)
(이는 (a)와 (b)의 결과에서 알 수 있다). 또한, 용량성 부하를 추가함으로써 인해서 동일한 V_L 에 대해 line에서의 전력손실을 줄일 수 있다. (2점)
(이는 (c)의 결과에서 알 수 있다)

[채점기준]

- 두가지 이유를 올바르게 서술한 경우 + 4 점 (개당 + 2 점)
- 이외에 논리적으로 맞은 경우에만 정수 부여
- 기타 0 점

(e) [6점]



ideal-transformer 성질에 따라, $V_b = \frac{10}{1} V_L = 2400 + 0j$

$I_{line} = \frac{1}{10} I_{load}$ 을 만족한다. ($I_{load} = 10 - 7.5j (=12.5 \angle (-36.87^\circ))$)

$$\therefore I_{line} = 1 - 0.75j$$

$$\begin{aligned} V_a &= (R_1 + j\omega L_1) I_{line} + V_b \text{ 에서} \\ &= (0.1 + 0.8j)(1 - 0.75j) + 2400 \\ &= 2400.7 + 0.725j \end{aligned}$$

ideal-transformer 성질에 따라, $V_s = \frac{1}{10} V_a = 240.07 + 0.0725j$

$$\therefore V_s = 240.07 + 0.0725j \doteq 240.07 \angle (0.017^\circ) \quad -2점$$

line에서의 전력 손실은 $I_{line} = 1 - 0.75j \doteq 1.25 \angle (-36.87^\circ)$ 에서

$$P = \frac{(1.25)^2}{2} \times 0.1 \doteq 0.078 \text{ W} \quad -2점$$

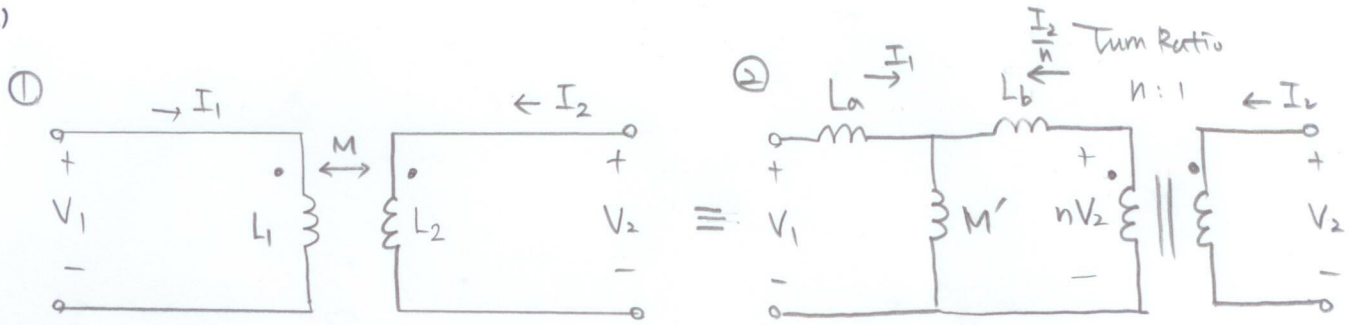
\therefore (a)의 상황과 비교하였을 때 ideal-transformer 를 이용하였을 때 동일한 V_L 전달에 대해 낮은 V_s 값을 이용할 수 있고, 0.078 W의 손실을 줄일 수 있는 V_s 라고 가정하였을 때는, 손실을 해서 보내고 감압을 해서 Load 에 보낼 때 (ideal-transformer 를 이용한 경우) line 부분에서의 전력 손실을 줄일 수 있다. $-2점$

[채점기준]

- V_s , line에서의 전력 손실은 정답이 맞을 경우에만 각 2점씩 부여 +4점
- 이유를 물리적으로 설명하되, 비교와 ideal-transformer의 역할을 간략히 설명하되 +2점 (손압 (감압)에 대한 개념과 power-loss (line에서)에 대해 개념 반드시 포함)

#2. Solution.

(a)



①

$$V_1 = j\omega L_1 I_1 + j\omega M I_2$$

$$V_2 = j\omega L_2 I_2 + j\omega M I_1$$

②

$$V_1 = j\omega L_a I_1 + j\omega M' \left(I_1 + \frac{I_2}{n} \right)$$

$$nV_2 = j\omega L_b \frac{I_2}{n} + j\omega M' \left(I_1 + \frac{I_2}{n} \right)$$

$$\hookrightarrow V_2 = j\omega L_b \cdot \frac{I_2}{n^2} + j\omega M' \left(\frac{I_1}{n} + \frac{I_2}{n^2} \right)$$

① 번식을 변형하여 ② 번식의 전류로 표현하면

③

$$V_1 = j\omega (L_1 - M^*) I_1 + j\omega M^* \left(I_1 + \frac{I_2}{n} \right), \text{ where } M^* = nM$$

$$L_2^* = n^2 \cdot L_2$$

$$V_2 = j\omega (L_2^* - M^*) \cdot \frac{I_2}{n^2} + j\omega M^* \left(\frac{I_1}{n} + \frac{I_2}{n^2} \right)$$

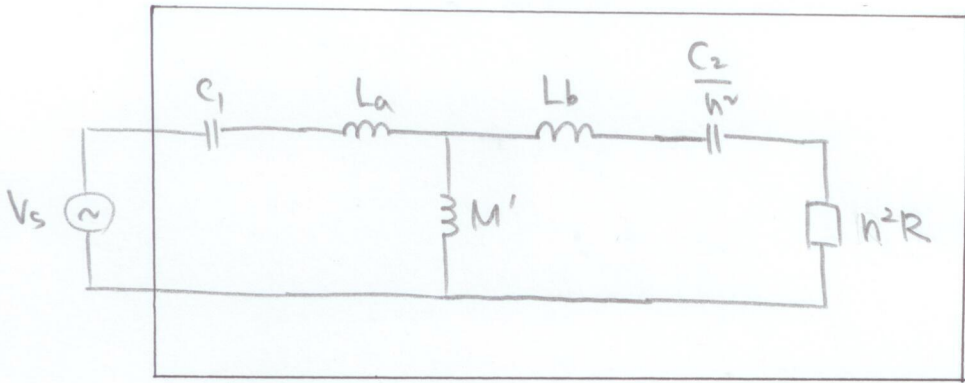
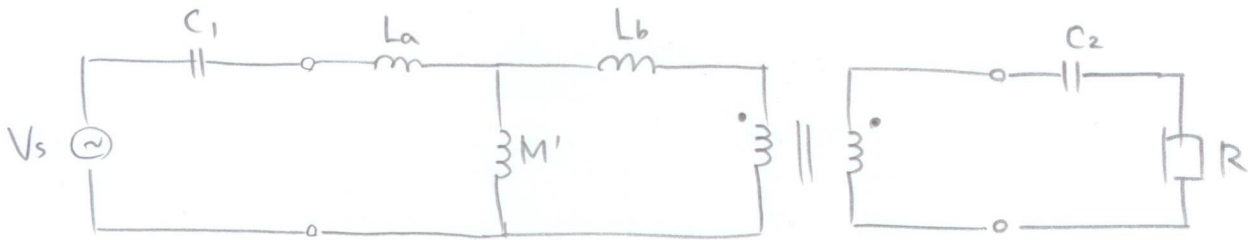
② = ③

$$L_a = L_1 - M^*, \quad L_b = L_2^* - M^*, \quad \underline{M' = M^* = nM} \quad \text{1점}$$

$$= \underline{L_1 - nM} \quad \text{2점}$$

$$= \underline{n^2 L_2 - nM} \quad \text{2점}$$

(b)



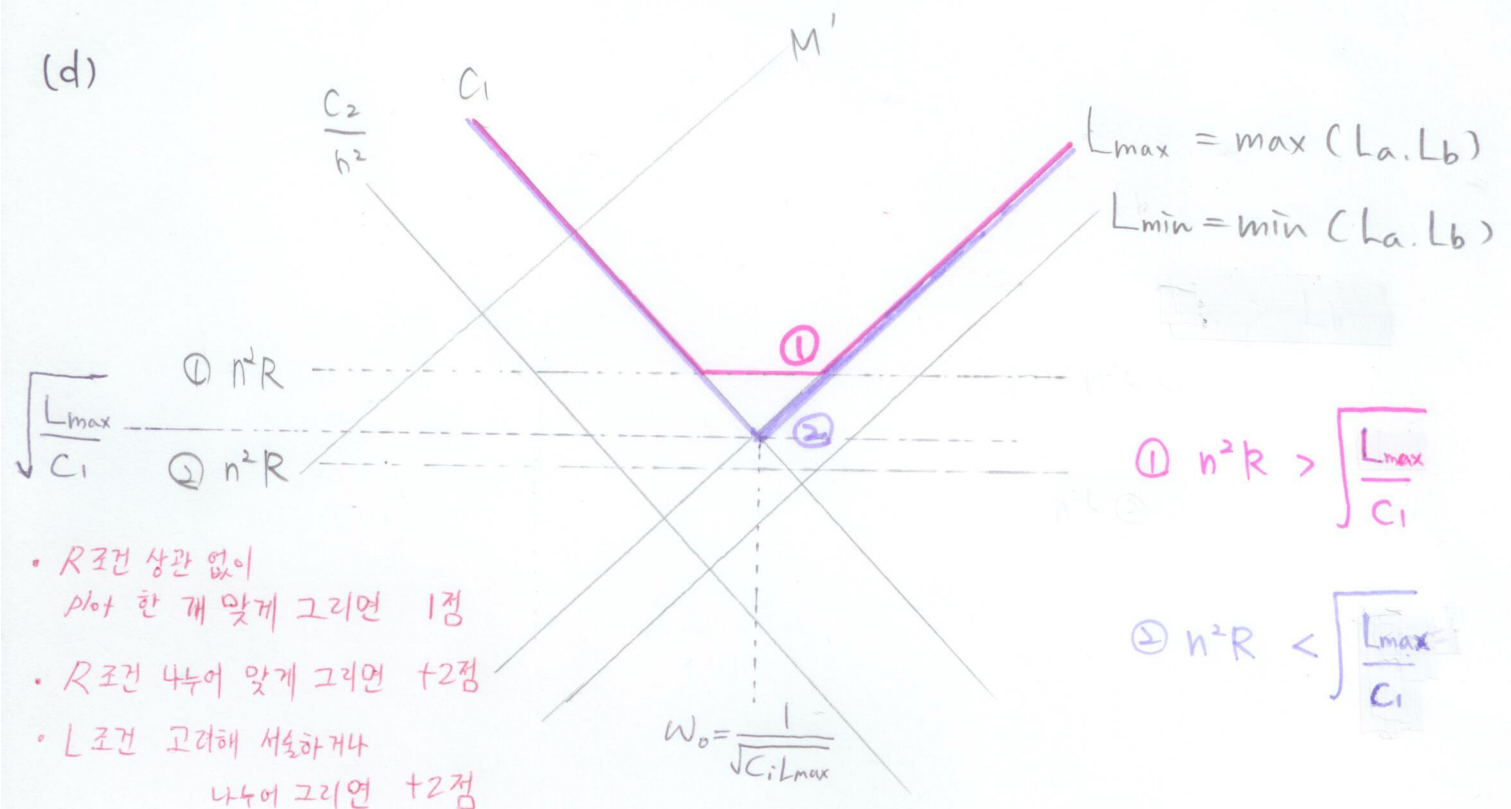
↳ Z circuit. 3점

(c)

$$Z = \left(\frac{1}{j\omega C_1} + j\omega L_a + \frac{j\omega M' (j\omega L_b + \frac{n^2}{j\omega C_2} + n^2 R)}{(j\omega L_b + \frac{n^2}{j\omega C_2} + n^2 R) + j\omega M'} \right) \quad 2\text{점}$$

↳ $C_1 + L_a + (M' \parallel (L_b + \frac{C_2}{n^2} + n^2 R))$: <개념>

(d)



(e)

최대 전력 전달 조건 : Reactive Power = 0

↳ Z 가 resistive 하변 된다. (d)에서 Z 는 C_1 과 $n^2 R$ 그리고 L_{\max} 가 직렬연결된 형태임을 알 수 있다. 따라서 주어진 회로는 Series resonant circuit이며, 공진점에서 reactive power가 0이 된다. (Z : resistive). 이 때 공진점 $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{C_1 \cdot L_{\max}}}$ 이 된다.

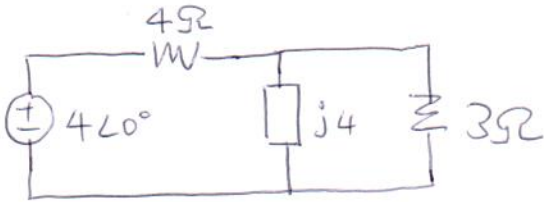
Answer: $\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{C_1 \cdot L_{\max}}}$, where $L_{\max} = \max(L_a, L_b)$
3점 Lmax 대신 La & Lb 쓰면 1점

(f)

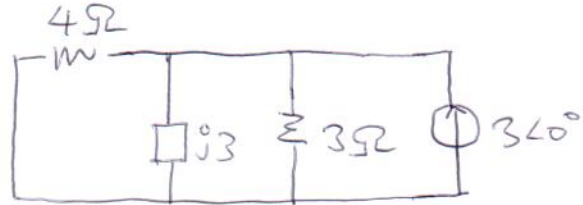
$$P = \frac{\frac{1}{2} V_s^2}{n^2 R} \rightarrow \underline{V_s = n \sqrt{2PR} \text{ [V]}} \quad 2\text{점}$$

#3 solution

- (1) a) 전압원과 전류원의 주파수가 다르기 때문에, 두 가지의 주파수 영역 회로를 그려야 한다.



주파수 영역 회로 1



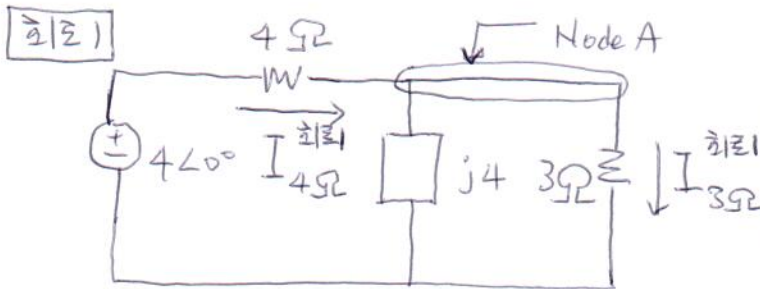
주파수 영역 회로 2

- b) 전원의 주파수가 각각 다를 때 평균전력의 중첩의 원리가 적용된다. 따라서 $P_{4\Omega}$ 과 $P_{3\Omega}$ 을 회로1과 회로2에서 각각 구한 후 더하면 된다.

$$P_{4\Omega} = P_{4\Omega}^{\text{회로1}} + P_{4\Omega}^{\text{회로2}}, \quad P_{3\Omega} = P_{3\Omega}^{\text{회로1}} + P_{3\Omega}^{\text{회로2}}$$

$$P = \frac{1}{2} V_m I_m \cos(\theta_V - \theta_I) = \frac{1}{2} V_m I_m$$

$\theta_V = \theta_I$ 이므로 //



$$\begin{cases} V_A^{\text{회로1}} = \frac{j4/3}{(j4/3+4)} \times 4\angle 0^\circ = 1.59\angle 23.2^\circ \text{ V} \\ V_{4\Omega}^{\text{회로1}} = \frac{4}{(j4/3+4)} \times 4\angle 0^\circ = 2.63\angle -13.67^\circ \text{ V} \\ I_{3\Omega}^{\text{회로1}} = \frac{V_A^{\text{회로1}}}{3} = 0.53\angle 23.2^\circ \text{ A} \\ I_{4\Omega}^{\text{회로1}} = \frac{V_{4\Omega}^{\text{회로1}}}{4} = 0.66\angle -13.67^\circ \text{ A} \end{cases}$$

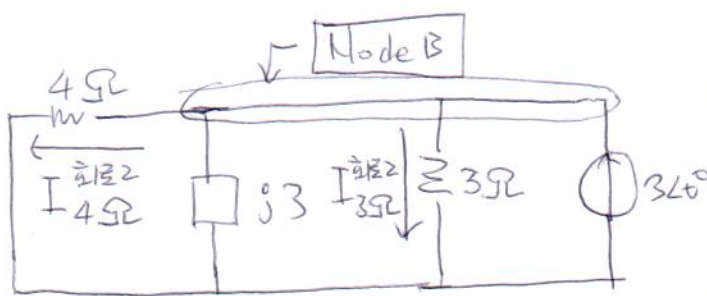
$$V_{4\Omega, m}^{\text{회로1}} = \frac{4}{|4+j4/3|} \times 4 = 2.63 \text{ V}, \quad I_{4\Omega, m}^{\text{회로1}} = \frac{4}{|4+j4/3|} = 0.66 \text{ A}$$

$$P_{4\Omega}^{\text{회로1}} = \frac{1}{2} V_{4\Omega, m}^{\text{회로1}} I_{4\Omega, m}^{\text{회로1}} = 0.87 \text{ W}$$

$$V_{3\Omega, m}^{\text{회로1}} = 4 \times \frac{|j4/3|}{|4+j4/3|} = 1.59 \text{ V}, \quad I_{3\Omega, m}^{\text{회로1}} = 4 \times \frac{|j4/3|}{|4+j4/3|} \times \frac{1}{3} = 0.53 \text{ A}$$

$$P_{3\Omega}^{\text{회로1}} = \frac{1}{2} V_{3\Omega, m}^{\text{회로1}} I_{3\Omega, m}^{\text{회로1}} = 0.42 \text{ W}$$

회로 2



$$V_B = (4 \parallel j3) \times 3\angle 0^\circ = 4.47 \angle 29.74^\circ$$

$$I_{3\Omega} = \frac{V_B}{3} = 1.49 \angle 29.74^\circ$$

$$I_{4\Omega} = \frac{V_B}{4} = 1.12 \angle 29.74^\circ$$

$$V_{4\Omega, m} = 3 \times \frac{|j3 \parallel 3|}{|j3 \parallel 3 + 4|} \times 4 = 4.47 V, I_{4\Omega, m} = 3 \times \frac{|j3 \parallel 3|}{|j3 \parallel 3 + 4|} = 1.12 A$$

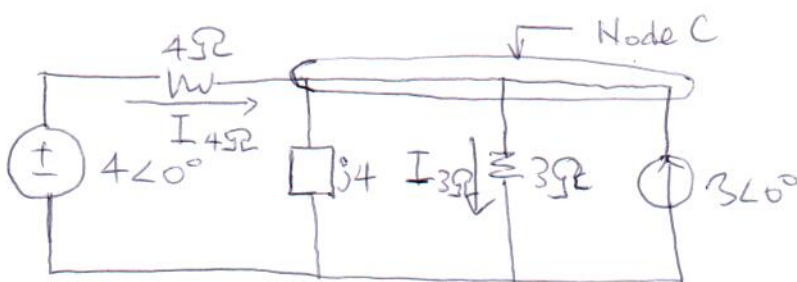
$$P_{4\Omega} = \frac{1}{2} V_{4\Omega} I_{4\Omega} = 2.50 W$$

$$V_{3\Omega, m} = 3 \times \frac{|4 \parallel j3|}{|4 \parallel j3 + 3|} \times 3 = 4.47 V, I_{3\Omega, m} = 3 \times \frac{|4 \parallel j3|}{|4 \parallel j3 + 3|} = 1.49 A$$

$$P_{3\Omega} = \frac{1}{2} V_{3\Omega} I_{3\Omega} = 3.33 W$$

$$\therefore P_{4\Omega} = 0.87 + 2.50 = 3.37 W, P_{3\Omega} = 0.42 + 3.33 = 3.75 W$$

(2) a)



b) Node C에 KCL을 적용

$$\frac{V_C - 4}{4} + \frac{V_C}{j4} + \frac{V_C}{3} - 3 = 0$$

$$V_C = \frac{48}{7 - j3} \angle 0^\circ = 6.30 \angle 23.20^\circ V$$

$$V_{4\Omega} = 4 \angle 0^\circ - V_C = 3.06 \angle 172.24^\circ V, I_{4\Omega} = \frac{V_{4\Omega}}{4} = 0.77 \angle 172.24^\circ A$$

$$V_{3\Omega} = 6.30 \angle 23.20^\circ V, I_{3\Omega} = \frac{V_C}{3} = 2.10 \angle 23.20^\circ A$$

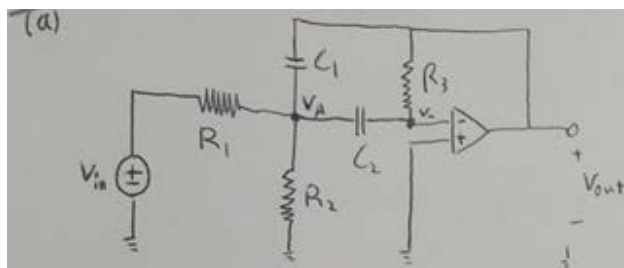
$$V_{4\Omega, m} = \left| 4 - \frac{48}{7 - j3} \right| = 3.06 V, I_{4\Omega, m} = \left| 4 - \frac{48}{7 - j3} \right| \times \frac{1}{4} = 0.77 A$$

$$P_{4\Omega} = \frac{1}{2} V_{4\Omega, m} I_{4\Omega, m} = 1.18 W$$

$$V_{3\Omega, m} = \left| \frac{48}{7 - j3} \right| = 6.30 V, I_{3\Omega, m} = \left| \frac{48}{7 - j3} \right| \times \frac{1}{3} = 2.10 A$$

$$P_{3\Omega} = \frac{1}{2} V_{3\Omega, m} I_{3\Omega, m} = 6.62 W$$

$$\therefore P_{4\Omega} = 1.18 W, P_{3\Omega} = 6.62 W$$



Node a 에서 KCL을 하면,

$$\frac{V_A - V_{in}}{R_1} + \frac{V_A}{R_2} + j\omega C_1 (V_A - V_{out}) + j\omega C_2 (V_A - V_-) = 0$$

$V_- = V_+ = 0$ 을 대입하고, V_A 에 대해서 정리하면,

$$V_A = \frac{j\omega C_1 V_{out} + \frac{1}{R_1} V_{in}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + j\omega (C_1 + C_2)} \quad \text{--- (1)}$$

op. Amp 의 - input 에서 KCL을 하면,

$$j\omega C_2 (V_A - V_-) + \frac{1}{R_3} (V_{out} - V_-) = 0$$

$V_- = V_+ = 0$ 을 대입하고, V_A 에 대해서 정리하면,

$$V_A = - \frac{V_{out}}{j\omega C_2 R_3} \quad \text{--- (2)}$$

①과 ②를 연립하면,

$$- \frac{V_{out}}{j\omega C_2 R_3} = \frac{j\omega C_1 V_{out} + \frac{1}{R_1} V_{in}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + j\omega (C_1 + C_2)}$$

$$- \left[\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + j\omega (C_1 + C_2) \right] V_{out} = (j\omega C_2 R_3) \left(j\omega C_1 V_{out} + \frac{1}{R_1} V_{in} \right)$$

$$\begin{aligned} \text{따라서, } H_1(\omega) = \frac{V_{out}}{V_{in}} &= - \frac{j\omega C_2 R_3}{R_1} \cdot \frac{1}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + j\omega (C_1 + C_2) + j\omega C_2 R_3 \cdot j\omega C_1} \\ &= - \frac{j\omega C_2 R_3}{1 + \frac{R_1}{R_2} + j\omega (C_1 + C_2) R_1 + (j\omega C_1 R_1)(j\omega C_2 R_3)} \end{aligned}$$

$R_1 = R_2 = R_3 = 1k\Omega$, $C_1 = C_2 = 1\mu F \cdot \frac{2}{2}$ 대입하면,

$$H_1(\omega) = - \frac{\frac{j\omega}{1000}}{2 + \frac{j\omega}{500} - \left(\frac{\omega}{1000}\right)^2} = - \frac{j\omega \cdot 1000}{(\sqrt{5} \cdot 1000)^2 + j\omega \cdot 2000 - \omega^2}$$

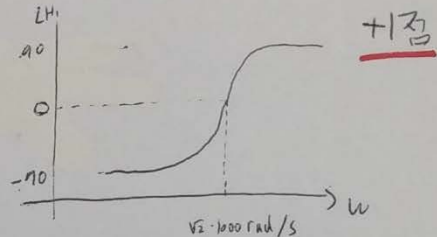
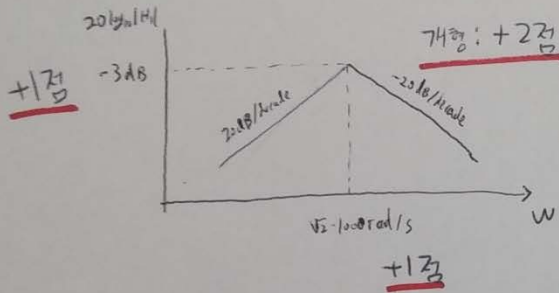
+5점

$H_1(w)$ 은 $w_0 = \sqrt{2} \cdot 1000 \text{ rad/s}$ 인 complex pole를 갖는다.

(b) $w \gg w_0 \Rightarrow H_1(w) = - \frac{jw}{\frac{1000}{w}} = j \frac{1000}{w}$, $20 \log_{10} |H(w)| = 60 - 20 \log_{10} w$

$w \ll w_0 \Rightarrow H_1(w) = - \frac{jw}{2000}$, $20 \log_{10} |H(w)| = 20 \log_{10} w - 66 \text{ dB}$

두 점근선은 $w_0 = \sqrt{2} \cdot 1000 \text{ rad/s}$, $20 \log_{10} |H(w)| = -3 \text{ dB}$ 에서 만난다.



(c) op. amp. 가 이상적이라고 가정했으므로, output resistance가 0이고, 부하가

달려도 전압의 크기가 변하지 않는다. (3) +5점

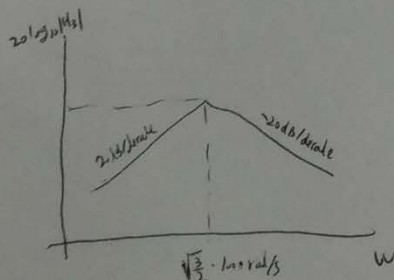
(d) (a)에서 $R_1 = 2 \text{ k}\Omega$ 인 경우와 같으므로,

$$H_3(w) = - \frac{\frac{jw}{1000}}{3 + \frac{jw}{250} - \frac{w^2}{500 \cdot 1000}}$$

$$= - \frac{jw \cdot 500}{(48 \cdot 500)^2 + jw \cdot 2000 - w^2}, \quad w_0 = \sqrt{6} \cdot 500 \text{ rad/s} \quad \text{+2점}$$

Bode plot을 그려보면, $H_3(w) \approx \begin{cases} j \frac{500}{w} & w > w_0 \\ -j \frac{w}{3000} & w < w_0 \end{cases}$

$$20 \log_{10} |H(w)| \approx \begin{cases} 54 \text{ dB} - 20 \log_{10} w & w > w_0 \\ 20 \log_{10} w - 69.5 \text{ dB} & w < w_0 \end{cases}$$



두 점근선은 $\sqrt{6} \cdot 1000 \text{ rad/s}$, -7.7 dB 에서 만난다.

$H_3(w) < H_1(w)$ 임을 알 수 있다. (2) +3점