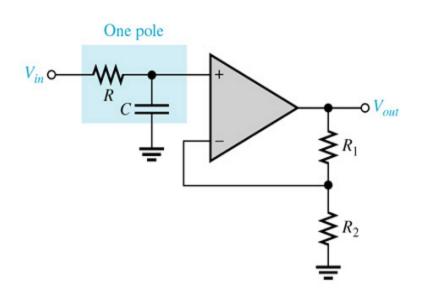
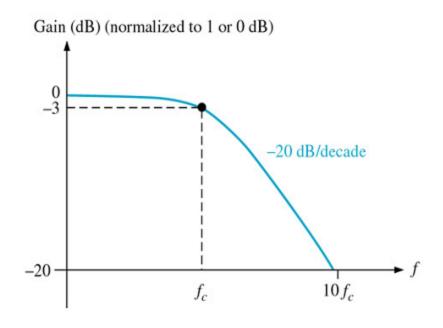
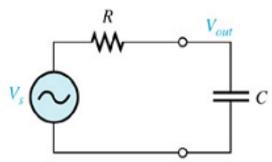
Chap. 15 능동 필터





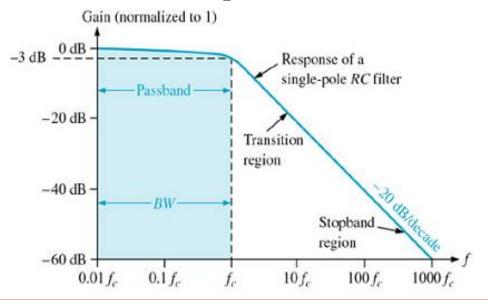
■ 저역통과 필터 응답 (low-pass filter (LPF) response)



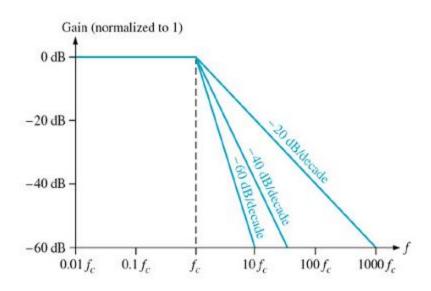
$$A_{v(db)} = 20 \log \frac{V_{out}}{V_s} = 20 \log \frac{X_C}{\sqrt{R^2 + X_C^2}} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{R^2}{X_C^2}}} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + (2\pi fRC)^2}}$$

when
$$R = X_C = \frac{1}{2\pi fC} --> f_C = \frac{1}{2\pi RC}$$

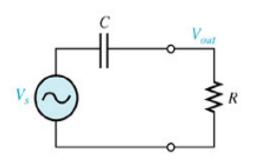
Basic LPF response



LPF with different roll-off rates



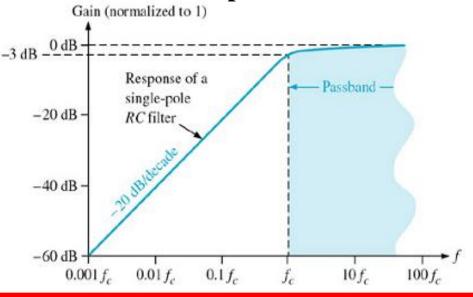
■ 고역통과 필터 응답 (high-pass filter (HPF) response)



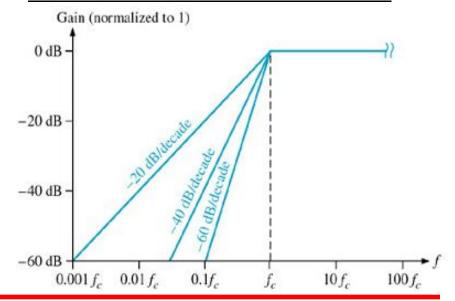
$$A_{v(db)} = 20 \log \frac{V_{out}}{V_s} = 20 \log \frac{R}{\sqrt{R^2 + X_C^2}} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{X_C^2}{R^2}}} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{1}{2\pi fRC}\right)^2}}$$

when
$$R = X_C = \frac{1}{2\pi fC} --> f_C = \frac{1}{2\pi RC}$$

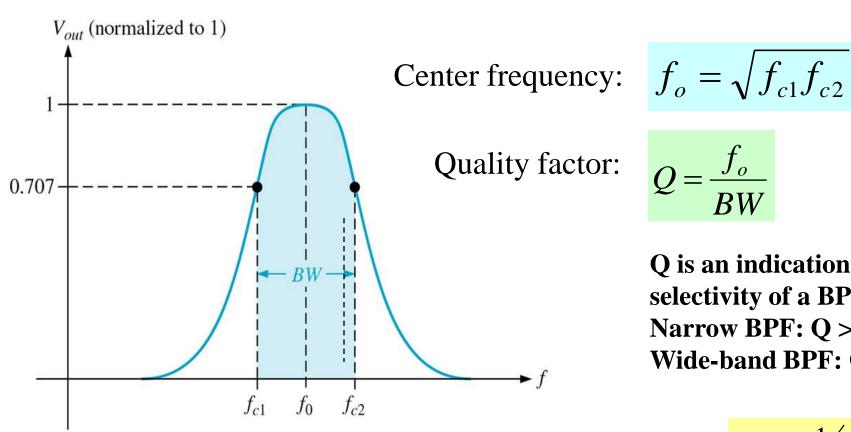
Basic HPF response



HPF with different roll-off rates



■ 대역통과 필터 응답 (band-pass filter (BPF) response)



$$f_o = \sqrt{f_{c1} f_{c2}}$$

$$Q = \frac{f_o}{BW}$$

Q is an indication of the selectivity of a BPF.

Narrow BPF: Q > 10.

Wide-band BPF: Q < 10.

$$BW = f_{c2} - f_{c1}$$

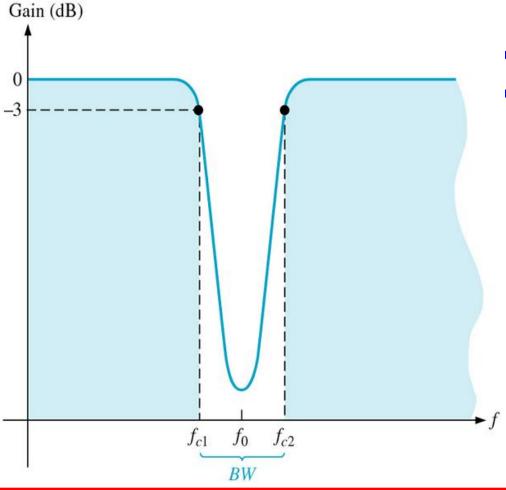
Damping Factor:
$$DF = \frac{1}{Q}$$

$$DF = \frac{1}{Q}$$

• $f_O = 15 \text{ kHz}$, BW= 1 kHz, Q?

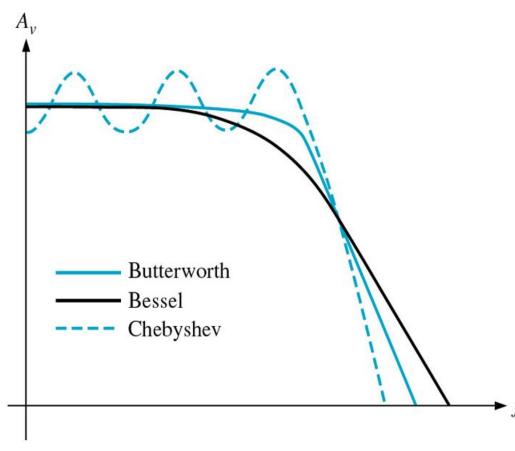
$$Q = \frac{f_o}{BW} = \frac{15k}{1k} = 15$$
 > 10 → 협대역 (narrow BW)

대역저지 필터 응답 (band-stop filter response)



- Band-reject, or notch filter.
- 어떤 특정 주파수 대역만 저지하고 그 외 주파수 대역은 통과 시키는 필터

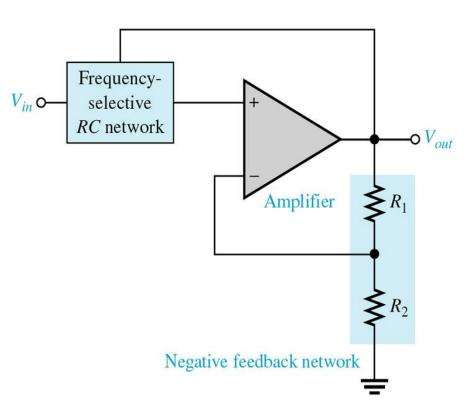
■ 기본 필터 응답 특성



- Butterworth: 통과 대역 매우 평탄
 - roll-off rate: -20 dB/dec/pole
 - 위상지연: 비선형
 - → 펄스의 상승, 하강 edge의
 주파수 부품들의 서로 다른
 위상지연 → 출력의 overshoot
 - 통과 대역의 모든 주파수의 이득이 모두 같아야 할 때
- Chebyshev:
 - roll-off rate > -20 dB/dec/pole
 - 통과대역 리플→ 비선형 위상 응답
- Bessel: 선형적인 위상 응답
 - → No overshoot 출력
 - roll-off rate < -20 dB/dec/pole.

■ 댐핑 계수 (damping factor: DF)

General diagram of active filter



DF: 필터의 응답 특성을 결정

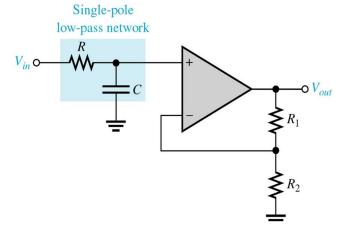
$$DF = 2 - \frac{R_1}{R_2}$$

- → 부귀환 동작으로 필터응답에 영향
- → 필터의 차수 (극점 수)와 관련된 올바른 응답 특성을 구현하기 위해서 댐핑계수 값이 요구

← 표 16-1 참고

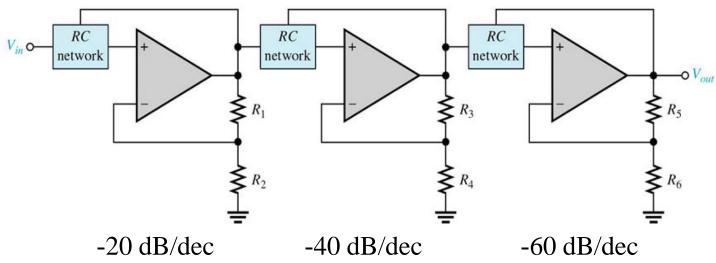
- 댐핑 계수 (damping factor: DF)
 - 극점 (pole): 한 개의 저항과 캐패시터로 구성된 간단한 회로
 - Roll-off: -20dB/decade/pole
 - 예제: 2차 버터워스 (Butterworth) 응답
 - 극점: 2개 → DF = 1.414 ← 표16-1
 - $R_1/R_2 = 2 DF = 2 1.414 = 0.586$
 - 비반전 증폭기 전압이득 $A_{cl(NI)} = 1 + R_1/R_2 = 1.586$
 - 만약 $R_2 = 10 \text{ k}\Omega \rightarrow R_1 = 5.86 \text{ k}\Omega$

■ 차단 주파수와 기울기



$$f_c = \frac{1}{2\pi RC}$$

Roll-off: -20 dB/dec



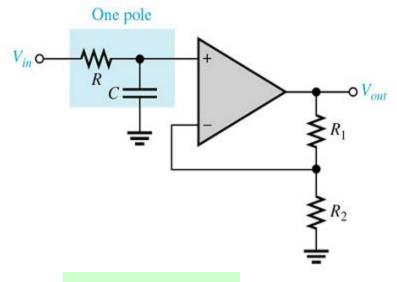
▪ 능동 필터의 장점

- 연산 증폭기는 필터를 통과에 의한 이득 감쇠를 고려하여 높은 전압 이득 제공
- 높은 입력 임피던스: 구동원의 과부하를 막아줌
- 낮은 출력 임피던스: 필터가 구동될 때 부하의 영향으로부터 필터를 보호
- 요구되는 응답을 수정할 필요 없이 넓은 주파수 범위에서 조정하기 쉽다

■ 단점

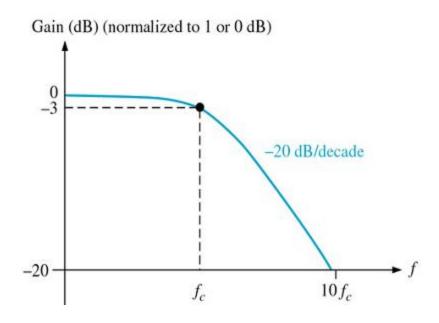
- dc 전원 필요
- 연산증폭기의 주파수 응답에 의해서 제한되어질 수 있다.

■ 1차 단극 필터



$$f_c = \frac{1}{2\pi RC}$$

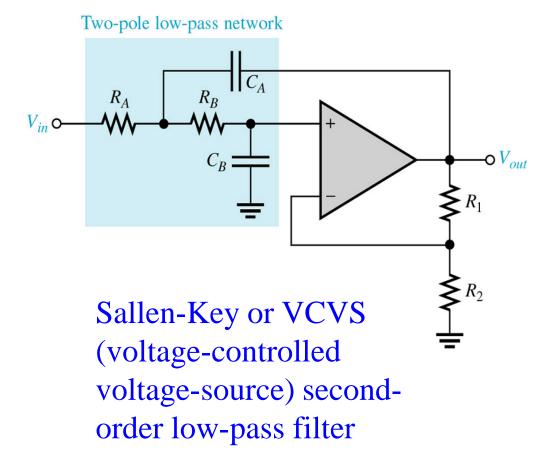
$$A_{cl} = 1 + \frac{R_1}{R_2}$$



Roll-off rate for a single-pole Filter: -20 dB/decade.

A_{cl}: selectable since DF is optional for single-pole LPF

Sallen-Key 저역통과 필터



- -40dB/decade의 기울기를 가지는 2개의 저역통과 필터
- C_A에 의해서 통과대역 모서리 근처에서 예리한 응답을 갖는다

$$f_c = \frac{1}{2\pi\sqrt{R_A R_B C_A C_B}}$$

만약
$$R_A = R_B = R$$
, $C_A = C_B = C$

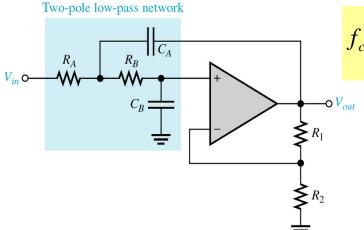
$$f_c = \frac{1}{2\pi RC}$$

For a Butterworth 2ndorder response, DF = 1.414; therefore, $R_1/R_2 = 0.586$.

예제 16-3

■ 저역 통과 필터 \rightarrow 차단주파수 f_c ?, R_1 (버터워스 응답)?

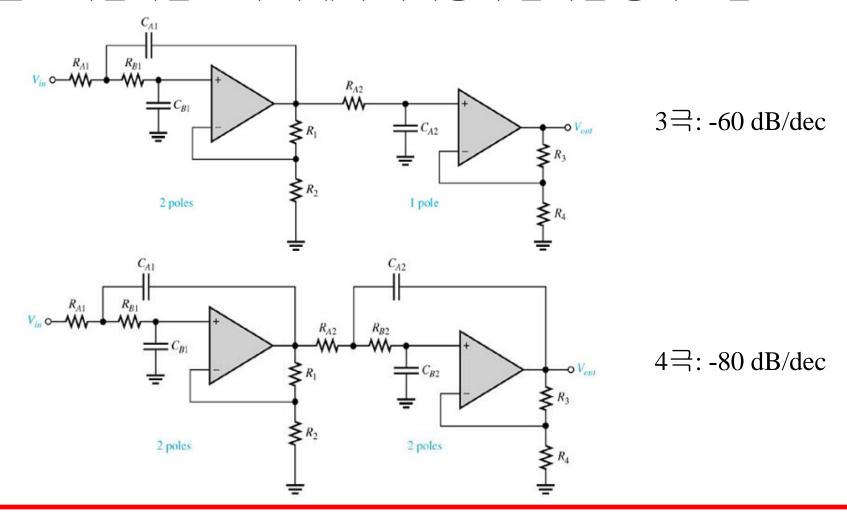
•
$$R_A = R_B = R_2 = 1 \text{ k}\Omega$$
, $C_A = C_B = 0.02 \text{ }\mu\text{F}$



$$f_c = \frac{1}{2\pi\sqrt{R_A R_B C_A C_B}} = \frac{1}{2\pi RC} = \frac{1}{2\pi (1\text{k})(0.02\mu)} = 7.96\text{kHz}$$

$$\rightarrow$$
 R₁ = 0.586R₂ = (0.586)(1k) = 586 Ω

■ 높은 기울기를 얻기 위해서 저역통과 필터를 종속 연결함



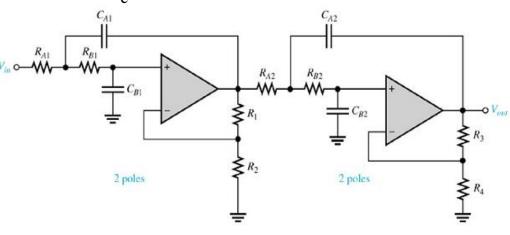
예제 16-4

4차 저역통과 필터 → C?, R₁ = R₃(버터워스 응답)?

•
$$R_{A1} = R_{B1} = R_{A2} = R_{B2} = R_2 = R_4 = 1.8 \text{ k}\Omega$$

$$C_{A1} = C_{B1} = C_{A2} = C_{B2} = C$$

• f_c = 2680 Hz 라 하자



4차 버터워스:

- 첫째단: DF = 1.848

$$\rightarrow$$
 R₁/R₂ = 2 - DF = 2- 1.848 = 0.152

$$\rightarrow$$
 R₁ = 0.152R₂ = (0.152)(1.8k) = 274 Ω

- 둘째단: DF = 0.765

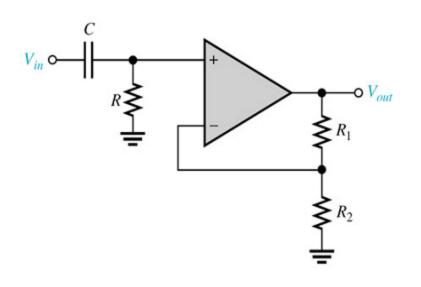
$$\rightarrow$$
 R₃/R₄ = 2 - DF = 2- 0.765 = 1.235

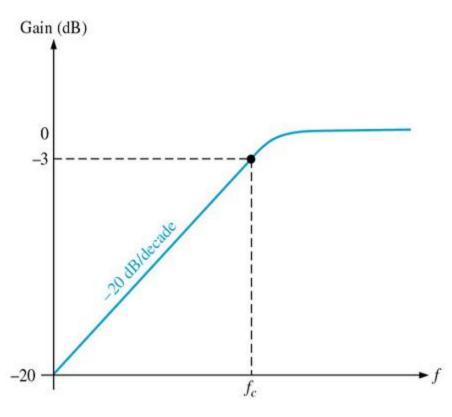
→
$$R_3 = 1.235R_4 = (1.235)(1.8k)$$

= 2.22kΩ

$$f_c = \frac{1}{2\pi\sqrt{R_A R_B C_A C_B}} = \frac{1}{2\pi RC} = \frac{1}{2\pi(1.8k)C} = 2.68kHz$$
 $\longrightarrow C = \frac{1}{2\pi(1.8k)(2.68k)} = 0.033\mu F$

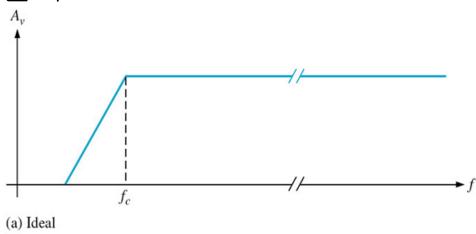
■ 1차 (단극) 필터

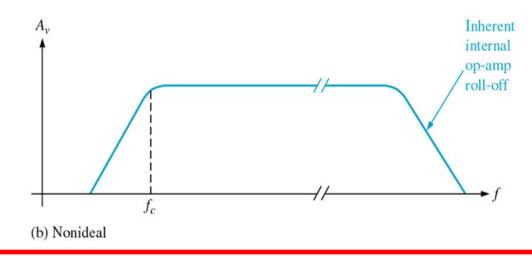




- Roll-off rate, f_c, A_{cl}: LPF와 비슷.
- 이상적인 HPF는 fc 이상의 주파수는 모두 통과
- 그러나, 연산증폭기는 고주파에서 연산증폭기의 내부 RC로 인해 고주파에서 roll-off가 일어난다.

■ 1차 (단극) 필터

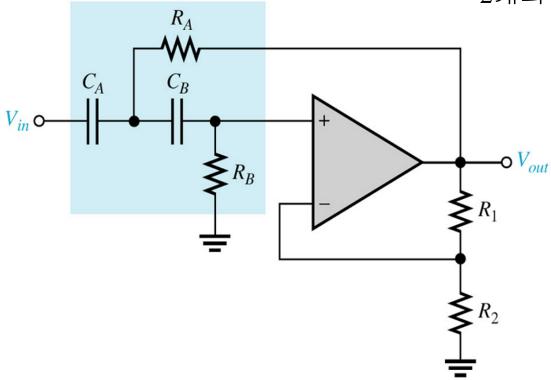




■ Sallen-Key 고역통과 필터

Two-pole high-pass network

→ -40dB/decade의 기울기를 가지는 2개의 고역통과 필터



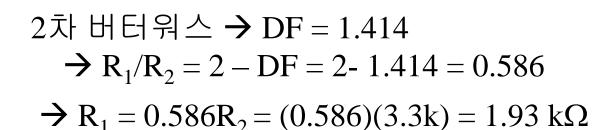
■ 종속접속한 고역통과 필터: roll-off 기울기를 증가

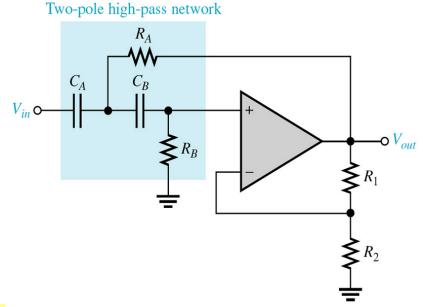
예제 16-5

- Shallen-key 고역통과 필터
 - f_c = 10 kHz, 2차 버터워스 응답
 - $R = R_A = R_B = R_2 = 3.3 \text{ k}\Omega$
 - C = C_A = C_B라 하자

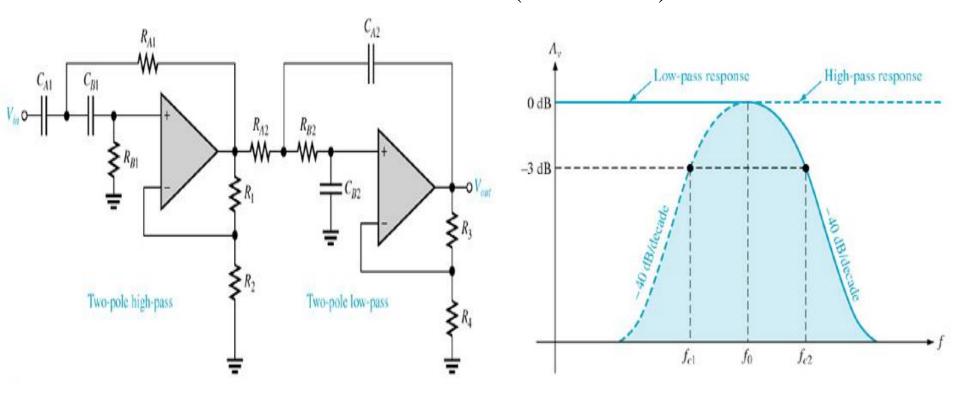
$$f_c = \frac{1}{2\pi RC} = \frac{1}{2\pi (3.3\text{k})\text{C}} = 10\text{kHz}$$

$$C = \frac{1}{2\pi (3.3k)(10k)} = 0.0048 \,\mu\text{F}$$





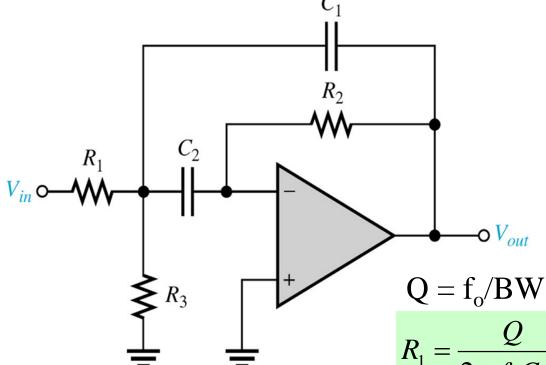
■ 저역통과 필터 + 고역통과 필터 (종속 연결)



조건: 두 필터의 임계주파수가 충분히 떨어져야 한다.

$$\rightarrow f_{c2} >> f_{c1}$$

■ 다중 귀환 대역통과 필터



$$R_1$$
, C_1 - LP section R_2 , C_2 - HP section

$$f_o = \frac{1}{2\pi\sqrt{(R_1 || R_3)R_2C_1C_2}}$$

Making $C_1 = C_2 = C$,

$$f_o = \frac{1}{2\pi C} \sqrt{\frac{R_1 + R_3}{R_1 R_2 R_3}}$$

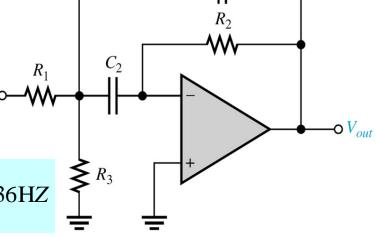
Max. gain:

$$R_1 = \frac{Q}{2\pi f_o C A_o}; R_2 = \frac{Q}{\pi f_o C} \longrightarrow A_o = \frac{R_2}{2R_1}$$

$$R_3 = \frac{Q}{2\pi f_o C(2Q^2 - A_o)} > 0 \longrightarrow A_o < 2Q^2$$

예제 16-6

- 다중 귀환 대역 통과 필터
 - $R_1 = 68 \text{ k} \Omega$, $R_2 = 180 \text{ k}\Omega$, $R_3 = 2.7 \text{ k}\Omega$
 - $C = C_1 = C_2 = 0.01 \mu F$
 - f_O, A_O, Q, BW?



$$f_o = \frac{1}{2\pi C} \sqrt{\frac{R_1 + R_3}{R_1 R_2 R_3}} = \frac{1}{2\pi (0.01\mu)} \sqrt{\frac{68k + 2.7k}{(68k)(180k)(2.7k)}} = 736HZ$$

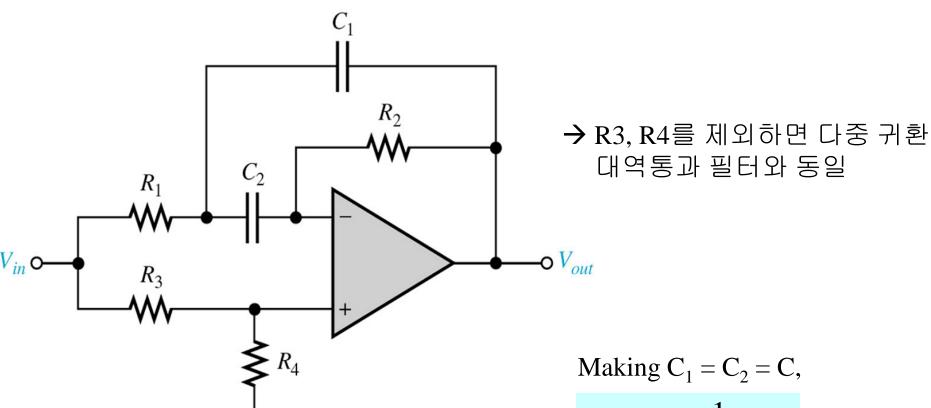
$$A_o = \frac{R_2}{2R_1} = \frac{(180\text{k})}{(2)(68\text{k})} = 1.32$$

$$R_2 = \frac{Q}{\pi f_o C} - -> Q = \pi f_o C R_2 = \pi (736)(0.01\mu)(180k) = 4.16$$

$$Q = f_0/BW \rightarrow BW = f_0/Q = 736/4.16 = 177 Hz$$

능동 대역 저지 필터

■ 다중 귀환 대역저지 필터



$$f_o = \frac{1}{2\pi C \sqrt{R_1 R_2}}$$