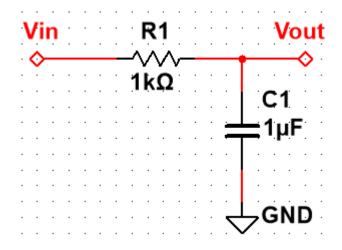
RC Filter Design

Innova Lee(이상훈) gcccompil3r@gmail.com

먼저 RC Filter 의 회로를 생각해보도록 하자!

아래와 같은 RC 회로에 대해 해석해보도록 한다.



이를 해석하기에 앞서서 먼저 라플라스 변환을 수행하기 위한 적절한 형태로 저항, 인덕터, 커패시터를 설정한다.

$$q = CV$$
, $q = \frac{di}{dt}$
$$V_c(t) = \frac{q(t)}{C} = \frac{1}{C} \int_0^t i \, dt \to \mathcal{L}[V_c(t)] = \mathcal{L}\left[\frac{1}{C} \int_0^t i \, dt\right] \Longrightarrow V_c(s) = \frac{1}{Cs} I(s)$$
 커피시터

$$V_L(t) = L rac{di(t)}{dt}
ightarrow \mathcal{L}[V_L(t)] = \mathcal{L}\left[L rac{di(t)}{dt}
ight] \Rightarrow V_L(s) = LsI(s)$$
 인덕터

$$V_R(t) = Ri(t)
ightarrow \mathcal{L}[V_R(t)] = \mathcal{L}[Ri(t)] \Longrightarrow V_R(s) = RI(s)$$
 저항

먼저 입력에 대한 식을 세우도록 한다.

$$V_{in}(t) = Ri(t) + \frac{q(t)}{C} = Ri(t) + \frac{1}{C} \int_0^t i \, dt \rightarrow \mathcal{L}[V_{in}(t)] = \mathcal{L}\left[Ri(t) + \frac{1}{C} \int_0^t i \, dt\right] \Rightarrow V_{in}(s) = RI(s) + \frac{1}{Cs}I(s) = \left(R + \frac{1}{Cs}\right)I(s)$$

다음으로 출력 전압을 계산한다.

$$V_{out}(t) = \frac{q(t)}{C} = \frac{1}{C} \int_0^t i \, dt \to \mathcal{L}[V_{out}(t)] = \mathcal{L}\left[\frac{1}{C} \int_0^t i \, dt\right] \Rightarrow V_{out}(s) = \frac{1}{Cs}I(s)$$

입출력비를 계산한다.

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{\frac{1}{Cs}}{R + \frac{1}{Cs}} = \frac{\frac{1}{Cs}}{\frac{RCs + 1}{Cs}} = \frac{1}{RCs + 1}$$

편의를 위해 RC 를 시정수 au 라고 표현하도록 하고 출력을 Y, 입력을 X 로 치환하도록 한다.

$$\frac{Y}{X} = \frac{1}{\tau s + 1} \Longrightarrow (\tau s + 1)Y = X$$

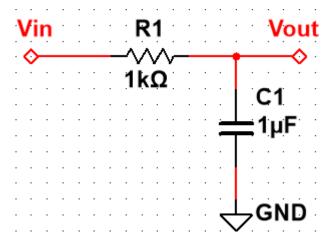
$$\mathcal{L}^{-1}[(\tau s + 1)Y] = \mathcal{L}^{-1}[X] \longrightarrow \tau \frac{d}{dt}y(t) + y(t) = x(t)$$

디지털 처리에 적합하게 차분 형태의 식으로 바꾼다.

$$\tau\left(\frac{y_n - y_{n-1}}{t_{sample}}\right) + y_n = x_n \rightarrow \tau(y_n - y_{n-1}) + y_n t_{sample} = x_n t_{sample} \rightarrow (\tau + t_{sample}) y_n = \tau y_{n-1} + t_{sample} x_n$$

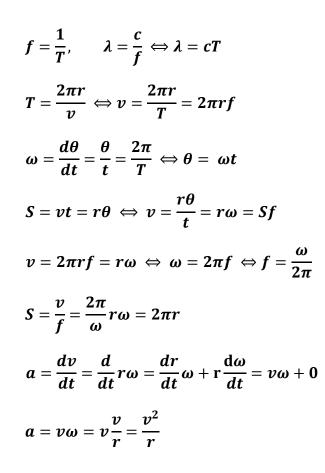
이제 y_n 에 대해 정리해준다.

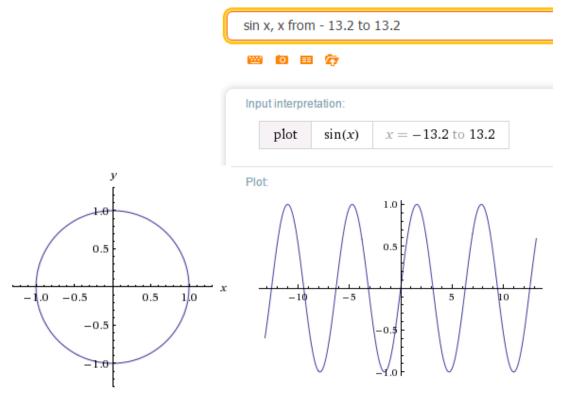
$$y_n = \frac{\tau}{\tau + t_{sample}} y_{n-1} + \frac{\tau}{\tau + t_{sample}} (x_n - x_{n-1})$$



해당 회로에서 차단 주파수를 찾고자 한다면 정의를 활용하도록 한다.

이 경우 임피던스 관점에서 회로를 해석해야 한다. 즉 DC 해석이 아닌 AC 해석을 수행해야 하는데 우선적으로 주파수 시스템에 대해 살펴볼 필요가 있다.





 $2\pi r$ 은 원의 둘레이고 한바퀴 돌았다는 것은 0 ~ 360도까지 회전하였다는 뜻이며 \sin 파의 입장에서는 1주기를 동작했음을 의미한다.

Phasor Domain

Domain Transformation은 어떤 정의역에 있는 일련의 변수를 다른 정의역에서 정의된 변수로 변환하는 수학적 과정이다.

이제 Time Domain에서 정의된 전류 및 전압이 Phasor Domain의 관련 전류 및 전압으로 어떻게 변환되며 이러한 변환으로 어떻게 AC Circuit을 쉽게 해석할 수 있는지 알아보도록 할 것이다.

AC System에서 KVL과 KCL은 Capacitor와 Inductor를 포함할 경우 미적분식으로 구성된다.
Phasor Analysis를 통해서 이를 미적분식이 아닌 단순한 방정식으로 전환시킬 수 있다.
특정 전압 혹은 전류를 Phasor Domain에서 해석한 후 이를 다시 Time Domain으로 가져오면 된다.
이 절차가 다소 복잡하지만 익숙해지면 별로 어렵지 않으며 무엇보다도 미분방정식을 푸는 것을 회피할 수 있다.

아무튼 전압 또는 전류를 나타내는 \cos 함수 형태의 시변함수(Time-Varying Function) x(t) 는 아래와 같이 표현할 수 있다.

$$x(t) = \Re e[Xe^{i\omega t}]$$

그리고 앞서 살펴봤던 Phasor가 추가될 경우를 생각해보도록 하자!

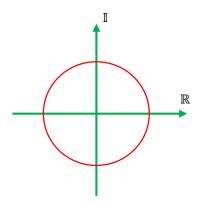
$$x(t) = \mathcal{R}e[Xe^{i\phi}e^{i\omega t}] = \mathcal{R}e[Xe^{i(\phi+\omega t)}] = |X|cos(\omega t + \phi)$$

이제 시간 영역과 페이저 영역을 살펴보도록 하자!

Time Domain Phasor Domain
$$v(t) = V_0 cos(\omega t)$$
 $V = V_0$ $v(t) = V_0 cos(\omega t + \phi)$ $V = V_0 e^{i\phi}$

Phasor Domain에서 위상이 0이므로 무조건 1이 곱해져서 위와 같은 결과가 되는 것이다.

$$\begin{split} \phi &= -\frac{\pi}{2}$$
라면 $v(t) = V_0 cos\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right) \Leftrightarrow V = V_0 e^{-i\pi/2} \\ v(t) &= V_0 cos\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right) \Leftrightarrow V_0 sin(\omega t) \\ v(t) &= V_0 sin(\omega t) \Leftrightarrow V = -iV_0 \\ v(t) &= V_0 sin(\omega t + \phi) \Leftrightarrow V = V_0 e^{i(\phi - \pi/2)} \end{split} \qquad \begin{aligned} sinx &= \pm cos\left(x \mp 90^\circ\right) \\ -1 &= e^{i\pi} &= e^{-i\pi} = 1^{\angle 180^\circ} \\ i &= e^{i\pi/2} = 1^{\angle 90^\circ} \\ -i &= -e^{i\pi/2} = e^{-i\pi/2} = 1^{\angle -90^\circ} = 1^{\angle 270^\circ} \\ \sqrt{i} &= \left(e^{i\pi/2}\right)^{1/2} = \pm e^{i\pi/4} = \pm \frac{(1+i)}{\sqrt{2}} \\ \sqrt{-i} &= \pm e^{-i\pi/4} = \pm \frac{(1-i)}{\sqrt{2}} \end{aligned}$



또 이 값들을 미분 또는 적분을 거쳐야 할 경우가 있으므로 살펴볼 필요가 있다.

$$i(t) = \mathcal{R}e\big[Ie^{j\omega t}\big] = \mathcal{R}e\big[Xe^{i(\phi+\omega t)}\big] = |X|cos(\omega t + \phi)$$

커패시터나 인덕터를 살펴봐야할 때 미분과 적분이 필요할 수 있다.

고로 이 값을 살펴볼 필요성이 있다.

$$i(t) = \mathcal{R}e\big[Ie^{j\omega t}\big]$$

복소수와 전류가 서로 혼동을 줄 수 있으므로 복소수를 j로 표기하고 전류는 i로 표기한다.

$$\frac{di}{dt} = \frac{d}{dt} \left[\Re e \left(I e^{j\omega t} \right) \right] = \Re e \left[\frac{d}{dt} \left(I e^{j\omega t} \right) \right] = \Re e \left[j\omega I e^{j\omega t} \right]$$

$$\frac{di}{dt} = j\omega I$$

그리고 적분은 아래와 같을 것이다.

$$\int i \, dt = \int \Re e \left[I e^{i\omega t} \right] dt = \Re e \left[\int I e^{i\omega t} \, dt \right] = \Re e \left[\frac{I}{i\omega} e^{i\omega t} \right] \Leftrightarrow \frac{I}{i\omega}$$

Time DomainPhasor Domain
$$Acos(\omega t)$$
 A $Acos(\omega t + \phi)$ $Ae^{i\phi}$ $-Acos(\omega t + \phi)$ $Ae^{i(\phi \pm \pi)}$ $Asin(\omega t)$ $Ae^{-i\pi/2} = -iA$ $Asin(\omega t + \phi)$ $Ae^{-i(\phi - \pi/2)}$ $-Asin(\omega t + \phi)$ $Ae^{-i(\phi + \pi/2)}$ $-Asin(\omega t + \phi)$ $i\omega X$ $\frac{d}{dt}[Acos(\omega t + \phi)]$ $i\omega Ae^{i\phi}$ $\int x(t) dt$ $\frac{1}{i\omega}X$ $\int Acos(\omega t + \phi) dt$ $\frac{1}{i\omega}Ae^{i\phi}$

Impedance of Resistance

저항, 커패시터, 인덕터에 대한 임피던스를 알아볼 필요가 있다.

우선 저항부터 알아보도록 하자! 저항 R에 대한 V-I 관계는 아래와 같다.

$$v_R = i_R R$$

시간 영역의 물리량잎 i과 은 아래와 같이 Phasor Domain의 값과 연결된다.

$$v_R = \Re e[V_R e^{i\omega t}]$$
 $i_R = \Re e[I_R e^{i\omega t}]$

임피던스상에서의 옴의 법칙을 적용하면 아래와 같다.

$$\Re e[V_R e^{i\omega t}] = R \Re e[I_R e^{i\omega t}] = \Re e[I_R R e^{i\omega t}]$$

양변을 정리하면 아래와 같은 식을 만들 수 있다.

$$\Re e\big[(V_R-I_RR)e^{i\omega t}\big]=0$$

cos 방식이 아닌 sin 방식은 아래와 같이 표기할 수 있다.

$$\mathbb{I}m\big[(V_R-I_RR)e^{i\omega t}\big]=0$$

 $e^{i\omega t} \neq 0$ 이므로 아래와 같은 결과가 도출된다.

$$V_R - I_R R = 0$$

Phasor Domain에서 회로 소자의 임피던스(Impedance) Z는

플러스 전극을 통해 들어오는 Phasor Current에 대한 Phasor Voltage의 비율로 정의된다.

$$Z = \frac{V}{I}\Omega$$

Z의 단위는 ohm으로 저항의 경우 최종적으로 아래와 같이 표기할 수 있다.

 $Z_R = rac{V_R}{I_R} = R$ 즉, 저항은 Time Domain에서나 Phasor Domain에서나 모두 동일함을 볼 수 있다.

Impedance of Inductance

이번에는 인덕터에 대한 임피던스에 대해 알아보도록 하자!

시간 영역에서 인덕터 L의 전압 V_L 은 아래와 같이 i_L 로 표기된다.

$$v_L = L \frac{di_L}{dt}$$

Phasor V_L 과 I_L 은 아래와 같이 Time Domain에서 대응된다.

$$v_L = \Re e \big[V_L e^{i\omega t} \big]$$

$$I_L = \Re e \big[I_L e^{i\omega t} \big]$$

결과적으로 아래의 식이 성립한다.

$$\Re e[V_L e^{i\omega t}] = L \frac{d}{dt} [\Re e(I_L e^{i\omega t})] = \Re e[i\omega L I_L e^{i\omega t}]$$

위 식을 정리하면 아래와 같은 결과를 도출한다.

$$V_L = i\omega LI_L$$

고로 인덕터의 임피던스는 아래와 같다.

$$Z_L = \frac{V_L}{I_L} = i\omega L$$

Phasor Domain에서 인덕터는 직류에서 단락 회로와 같이 작용하며 매우 높은 주파수에서는 개방 회로와 같이 동작한다.

Impedance of Capacitance

이번에는 커패시터에 대한 임피던스에 대해 알아보도록 하자!

시간 영역에서 커패시터 C 의 전류 i_C 는 아래와 같이 V_C 로 표기된다.

$$i_C = C \frac{dV_C}{dt}$$

Phasor V_c 과 I_c 은 아래와 같이 Time Domain에서 대응된다.

$$v_{\mathcal{C}} = \Re e \big[V_{\mathcal{C}} e^{i\omega t} \big]$$

$$I_C = \Re e \big[I_C e^{i\omega t} \big]$$

결과적으로 아래의 식이 성립한다.

$$\Re e[I_C e^{i\omega t}] = C \frac{d}{dt} \Re e[V_C e^{i\omega t}] = \Re e[i\omega C V_C e^{i\omega t}]$$

위 식을 정리하면 아래와 같은 결과를 도출한다.

$$I_C = i\omega CV_C$$

고로 커패시터의 임피던스는 아래와 같다.

$$Z_C = \frac{V_C}{I_C} = \frac{1}{i\omega C}$$

Phasor Domain에서 커패시터는 직류에서 개방 회로와 같이 작용하며 매우 높은 주파수에서는 단락 회로와 같이 동작한다.

Cut-off-Frequency

차단 주파수에 대해 알아보자!

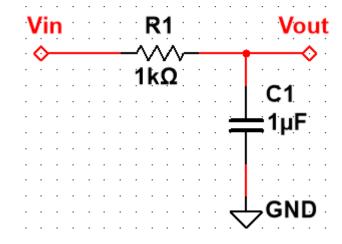
앞서서 살펴본 임피던스 결과들을 보면 주파수가 증가함에 따라 유도성 리액턴스는 증가하고 용량성 리액턴스는 감소했음을 볼 수 있다. 이때 만약 저항과 리액턴스가 같아지는 주파수가 존재하면 이 주파수를 차단 주파수라고 하게 된다. 즉 우리의 시스템에서는 이 값을 설정하기가 아주 쉬운데 임피던스 값들을 쭉 열거 해보자!

$$Z_C = \frac{V_C}{I_C} = \frac{1}{i\omega C}, \qquad Z_R = \frac{V_R}{I_R} = R, \qquad Z_L = \frac{V_L}{I_L} = i\omega L$$

우리가 사용하는 저항과 커패시터가 같다고 가정하고 계산한다.

$$R = \frac{1}{\omega_{cut}C} \Longrightarrow \omega_{cut} = RC \longrightarrow f_{cut} = \frac{1}{2\pi RC} (\because \omega = 2\pi f)$$

이것에 입각하여 걸러내고자 하는 주파수를 차단 주파수에 맞추면 된다.

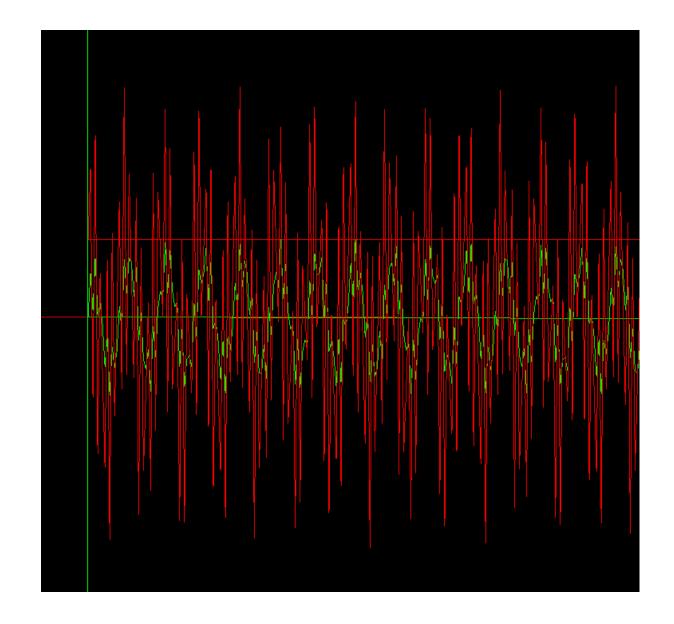


C Based Implementation Results

그래픽 처리는 OpenGL 로 작업하였다.

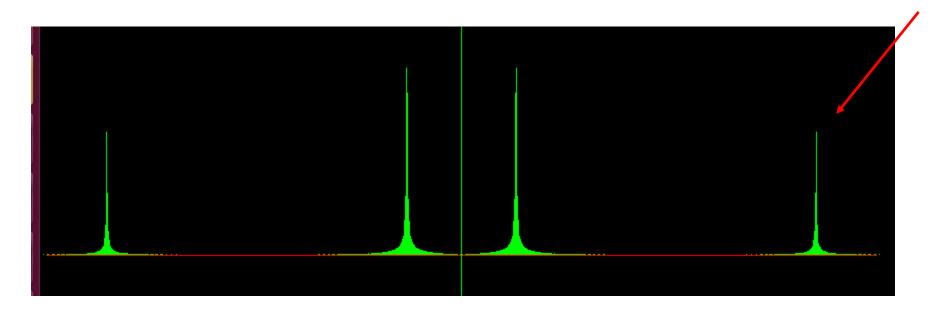
RED: Non-Filter

GREEN: Filter



C Based FFT Results

고주파 성분을 죽였음



그러나 만족할만큼 좋은 성능의 LPF 라고 볼 수는 없다.