

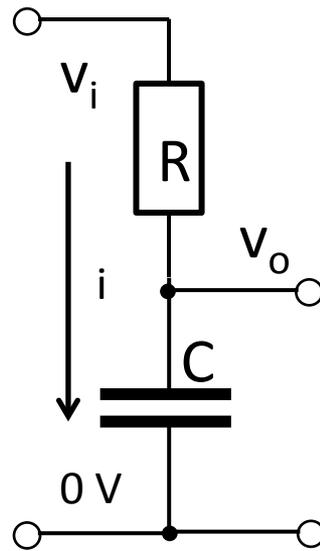
フィルタ

抵抗 R とキャパシタ C (CR 回路)、抵抗 R とインダクタ L (LR 回路)からなる回路は、特定の周波数を境に正弦波を通したり遮断したりする。このような働きをする回路とフィルタと呼ぶ。低周波を通す回路はローパス・フィルタ(またはハイカット・フィルタ)、高周波を通す回路はハイパス・フィルタ(またはローカット・フィルタ)と呼ばれる。これらの動作をインピーダンスを使って解析してみよう。

CR回路

周波数 ω の正弦波の入力電圧を v_i 、出力電圧を v_o とする。また入力に対する出力の比 A を電圧増幅率と呼ぶ。

A はフィルター回路の周波数応答＝伝達関数でもある。



R, C に流れる電流を i とすると、素子の電圧降下から、

$$v_i = (R + 1/j\omega C) i$$

$$v_o = (1/j\omega C) i$$

となる。 A は周波数 ω の関数

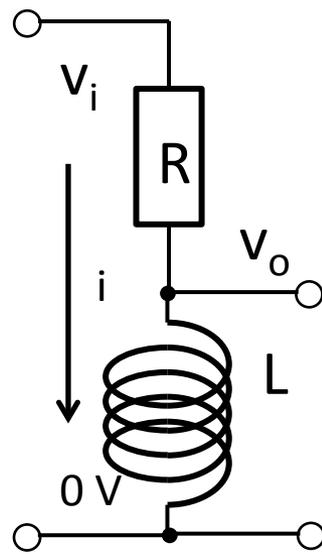
$$A = \frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} = \frac{1}{j\omega CR + 1}$$

$$= \frac{1 - j\omega CR}{1 + (\omega CR)^2}$$

となる。

LR回路

同じく周波数 ω の正弦波の入力電圧を v_i 、出力電圧を v_o とする。また入力に対する出力の比を A とすると、 A はやはり周波数を分けるフィルターの働きをする。



R, L に流れる電流を i とすると、素子の電圧降下から、

$$v_i = (R + j\omega L) i$$

$$v_o = (j\omega L) i$$

となる。 A は周波数 ω の関数

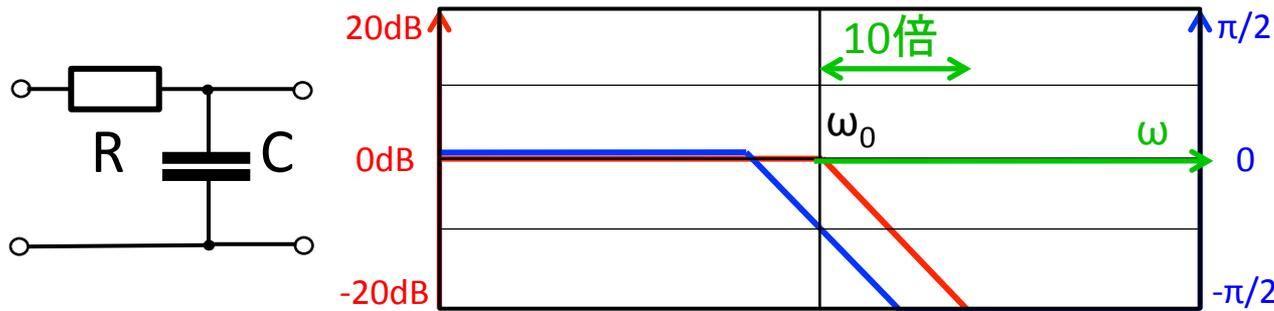
$$A = \frac{j\omega L}{R + j\omega L} = \frac{(\omega L)^2 + j\omega LR}{R^2 + (\omega L)^2}$$

$$= \frac{1 + j(R/\omega L)}{1 + (R/\omega L)^2}$$

となる。

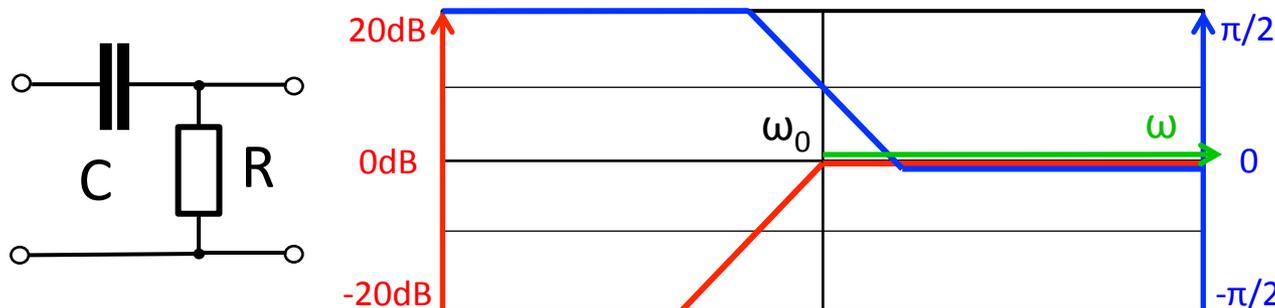
CR回路の周波数特性

抵抗RとキャパシタCからなる回路の周波数特性を計算すると、周波数 $\omega_0=1/(CR)$ を境に、低周波側($\omega \rightarrow 0$)と高周波側($\omega \rightarrow \infty$)で異なる挙動を示す。高周波(または低周波)側では周波数が10倍になると(dec=decade)に電圧は10分の1(または10倍)になり、電力は100倍=20dB変化する。



$$A = \frac{1 - j\omega CR}{1 + (\omega CR)^2}$$

Cが並列の場合、低周波を通すローパスフィルタになる。高周波は-20dB/decで減衰する。



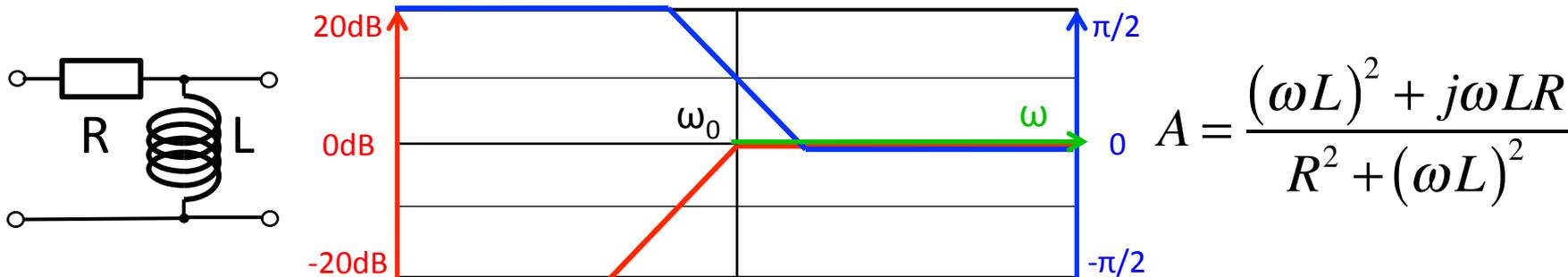
$$A = \frac{(\omega CR)^2 + j\omega CR}{1 + (\omega CR)^2}$$

Cが直列の場合、高周波を通すハイパスフィルタになる。低周波は20dB/decで減衰する。

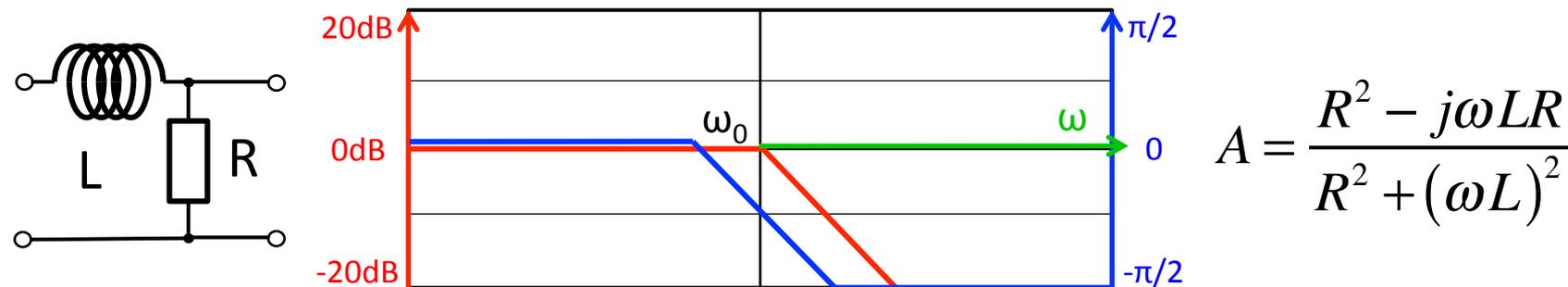
LR回路の周波数特性

抵抗RとインダクタLからなる回路の周波数特性は、周波数 $\omega_0=R/L$ を境に、低周波側($\omega \rightarrow 0$)と高周波側($\omega \rightarrow \infty$)で異なる挙動を示す。CR回路の直列・並列を逆にした特性となる。

ω_0 は遮断周波数と呼ばれる。遮断周波数を境に、周波数の対数を横軸、電力利得と位相を縦軸に周波数特性を描いた図をBode線図と呼ぶ。これによって周波数特性を模式化できる。



Lが並列の場合、高周波を通すハイパス・フィルタになる。低周波は20dB/decで減衰する。



Lが直列の場合、低周波を通すローパス・フィルタになる。高周波は-20dB/decで減衰する。

付録A: 電力と電圧のdB

dBは音や電力のエネルギーの**比率**を対数スケールで表す単位で、電力Wが10倍大きくなると、dBは10大きくなる。例えば1Wの入力を10Wにして出力するアンプがあれば、その増幅率は10dBになる。

増幅率RをdB単位で表すと、複数の素子の増幅率を足し算で計算できる。10dBのアンプを3台つなげれば30dB=1000倍になる。入力 w_1 , 出力 w_2 とすると、

$$R [\text{dB}] = 10 \text{ Log}_{10}(w_2/w_1)$$

しかし、一般に電氣的に測定されるのは電圧 v の場合が多い。 $W=v^2/Z$ の関係を思い出すと、電圧が10倍になれば、電力比Rは100倍になる。つまり、dB単位では20になる。

$$R [\text{dB}] = 20 \text{ Log}_{10}(v_2/v_1)$$

電圧増幅率のdB表示は電力とは異なるのである。

これは音でも同様で、音の大きさはエネルギーではなく音圧で表すので、音圧 p に対して、音量Rは

$$R [\text{dB}] = 20 \text{ Log}_{10}(p_2/p_1)$$

となる。 p_1 は基準の音の強さで $2 \times 10^{-5} \text{ N/m}^2$ である。

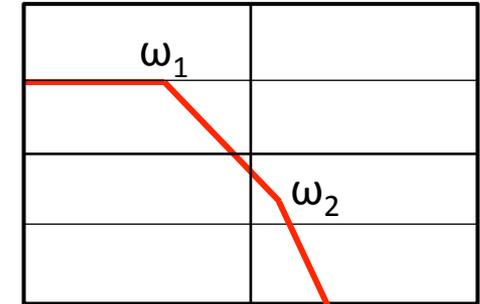
>>つづく

ボーデ線図

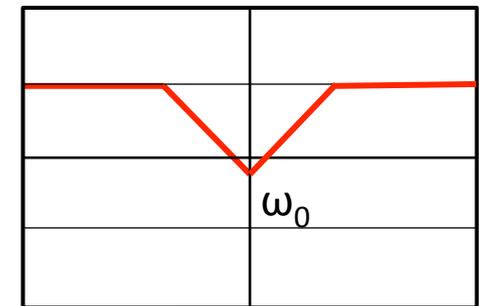
フィルター特性を表すボーデ線図は、横軸が周波数 ω のLog10、縦軸がエネルギー比のLog10で、両対数グラフになっている。両対数グラフでは、一次関数は傾き1、二次関数は傾き2と、線の傾きから、変数に対する関数の次数が分かる。

一段のCR回路、LR回路はいずれも周波数に対して一次の関数なので、傾き1になる。もしフィルターを2段重ねれば二次のフィルタなので傾き2になる。CとLをつなげば一次とマイナス一次が重なって、中央が凹んだ折れ線になる。これは共振曲線を表す。

このように対数グラフを使うことで、フィルタの次数(鋭さ)や共振を容易に見分けることができる。



二次のフィルター



共振のグラフ
(並列共振)

付録B:インピーダンスとアドミッタンスの変換

直列回路のインピーダンス Z はガウス平面上で垂直な直線となる。その逆数であるアドミッタンス Y は、円を描くことを確認しておこう。CRからなる直列回路のインピーダンス Z は

$$Z = R + 1/j\omega C = R - j/\omega C$$

であるが、ここで遮断周波数 $\omega_0 = 1/CR$ を基準とした周波数比 $k = \omega/\omega_0$ で式を書き換えると、インピーダンスは

$$Z = R(1 - j/k)$$

となる。この回路のアドミッタンス Y は Z の逆数で、 $G = 1/R$ として

$$Y = G/(1 - j/k)$$

である。 G は定数なので $(1 - j/k)$ に注目し、そこから $1/2$ を引く。

$$\frac{1}{(1 - j/k)} - \frac{1}{2} = \frac{(1 + j/k)}{2(1 - j/k)}$$

$$= \frac{1}{2} \frac{(1 + j/k)^2}{(1 - j/k)(1 + j/k)} = \frac{1}{2} \frac{1 - 1/k^2 + j2k}{1 + 1/k^2}$$

次のページにつづく。

式の続き

ここで右辺に注目。

$$\frac{1-1/k^2 + j2/k}{1+1/k^2} = \frac{1-1/k^2}{1+1/k^2} + j \frac{2/k}{1+1/k^2}$$

この式に複素共役を掛けて絶対値を求めると1になる
ので、この式の成分は $\cos\theta$ と $j\sin\theta$ で表せる。

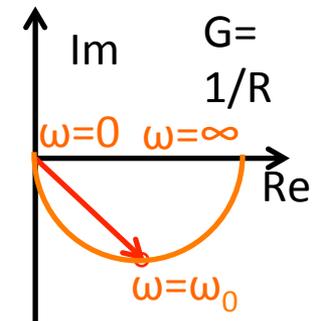
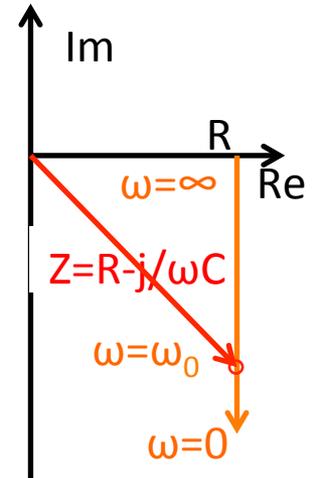
$$\begin{aligned} & \left\{ \frac{1-1/k^2}{1+1/k^2} + j \frac{2/k}{1+1/k^2} \right\} \left\{ \frac{1-1/k^2}{1+1/k^2} - j \frac{2/k}{1+1/k^2} \right\} \\ &= \frac{1-2/k^2 + 1/k^2 + 4/k^2}{(1+1/k^2)^2} = 1 \end{aligned}$$

よって、

$$\frac{1}{(1-j/k)} - \frac{1}{2} = \frac{1}{2}(\cos\theta + j\sin\theta) = \frac{1}{2}\exp(j\theta)$$

となり、アドミッタンス Y は次の式で表され、円を描く。

$$Y = G \left(\frac{1}{2} + \frac{1}{2}\exp(j\theta) \right)$$



$$Y = G / (1 - j/\omega CR)$$

