

1、低域通過伝達関数の要素

低域通過のバターースフィルター、チェビシェフフィルター、逆チェビシェフフィルター、そして連立チェビシェフフィルターに使われている伝達関数を要素にばらしますと、定数、

H

と、1次の低域通過伝達関数、

$$\frac{a_0}{s+a_0}$$

と、2次の低域通過伝達関数、

$$\frac{b_0}{s^2+b_1s+b_0}$$

と、零点を持つ場合のノッチ(notch)要素、

$$\frac{s^2+c_0}{c_0}$$

になります。分子の a_0 、 b_0 、分母の c_0 は共に $s=j\omega=0$ または $s=-j\omega=0$ 、つまり直流入力時に伝達関数の利得を1にする為のものです。

各低域通過フィルターに使われている伝達関数は、上記各要素の直列(cascade)接続で実現出来ます。それぞれについて、簡単な説明を行います。

(1) 1次の低域通過伝達関数

1次の低域通過伝達関数の式は、

$$\frac{a_0}{s+a_0} = \frac{a_0}{a_0(1+\frac{s}{a_0})} = \frac{1}{1+\frac{1}{a_0}s}$$

と変形出来ます。

このように変形しますと、 a_0 と同じ角周波数を持ち、その大きさを1とする正弦波が入力された場合のことが良く分ります。 ja_0 および $-ja_0$ が、伝達関数の s に代入され、

$$\left[\frac{1}{1+\frac{1}{a_0}s} \right]_{s=ja_0} = \frac{1}{1+\frac{1}{a_0}ja_0} = \frac{1}{1+j}$$

$$\left[\frac{1}{1 + \frac{1}{a_0}s} \right]_{s=-ja_0} = \frac{1}{1 - \frac{1}{a_0}ja_0} = \frac{1}{1-j}$$

両者がかけ合わされ、その平方根が出力されます。

$$\sqrt{\frac{1}{1+j} \cdot \frac{1}{1-j}} = \sqrt{\frac{1}{1-j+j-(-1)}} = \sqrt{\frac{1}{1+1}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \dots 1-①$$

です。この式になる訳は、「s=j ω とは何か」の章を御参照下さい。

次に、 a_0 に d という係数が付いた場合を考えます。つまり a_0 を変化させます。

$$\frac{1}{1 + \frac{1}{da_0}s}$$

1-①式と同じ $\frac{1}{\sqrt{2}}$ の出力が出るのは、 a_0 に付いた d という係数を打ち消す、 da_0 という

角周波数を持った正弦波の入力時です。

1 次の低域通過伝達関数の式は a_0 をいじることにより、周波数伝達関数のグラフで、折れ曲がりの形を変えずに、それが起こる角周波数のみを変化させることが可能です。

(2) 2 次の低域通過伝達関数

2 次の低域通過伝達関数を、次のように変形します。

$$\frac{b_0}{s^2 + b_1s + b_0} = \frac{\omega_0^2}{s^2 + \frac{\omega_0}{Q}s + \omega_0^2}$$

ここで $\omega_0^2 = b_0$ ですから、 $\omega_0 = \sqrt{b_0}$ 、 $Q = \frac{\omega_0}{b_1} = \frac{\sqrt{b_0}}{b_1}$ です。

このように変形しますと、 ω_0 と同じ角周波数を持ち、その大きさを 1 とする正弦波が入力された時のことが良く分ります。j ω_0 および -j ω_0 が、伝達関数の s に代入され、

$$\left[\frac{\omega_0^2}{s^2 + \frac{\omega_0}{Q}s + \omega_0^2} \right]_{s=j\omega_0} = \frac{\omega_0^2}{-\omega_0^2 + \frac{\omega_0}{Q}j\omega_0 + \omega_0^2} = \frac{\omega_0^2}{\frac{j\omega_0^2}{Q}} = \frac{Q}{j} = -jQ$$

$$\left[\frac{\omega_0^2}{s^2 + \frac{\omega_0}{Q}s + \omega_0^2} \right]_{s=-j\omega_0} = \frac{\omega_0^2}{-\omega_0^2 - \frac{\omega_0}{Q}j\omega_0 + \omega_0^2} = \frac{\omega_0^2}{-j\frac{\omega_0^2}{Q}} = \frac{Q}{-j} = jQ$$

両者がかけ合わされ、その平方根が出力されます。

$$\sqrt{-jQ \cdot jQ} = \sqrt{Q^2} = Q$$

です。 ω_0 と無関係に、 Q だけで出力が決定される様子が分ります。

この伝達関数は ω_0 をいじることにより、折れ曲がりの形を変えずに、それが起こる角周波数のみを変化させることが可能です。

(3) ノッチ要素

この式は、次のように変形出来ます。

$$\frac{s^2 + c_0}{c_0} = \frac{c_0 \left(1 + \frac{1}{c_0} s^2 \right)}{c_0} = 1 + \frac{1}{c_0} s^2 = 1 + \frac{1}{\omega_z^2} s^2$$

ここで、 $\omega_z^2 = c_0$ ですから、 $\omega_z = \sqrt{c_0}$ です。

このように変形しますと、 ω_z と同じ角周波数を持ち、その大きさを 1 とする正弦波が入力された時のことが良く分ります。 $j\omega_z$ および $-j\omega_z$ が、伝達関数の s に代入され、

$$\left[1 + \frac{1}{\omega_z^2} s^2 \right]_{s=j\omega_z} = 1 - \frac{1}{\omega_z^2} \omega_z^2 = 0$$

$$\left[1 + \frac{1}{\omega_z^2} s^2 \right]_{s=-j\omega_z} = 1 - \frac{1}{\omega_z^2} \omega_z^2 = 0$$

両者がかけ合わされ、その平方根が出力されます。

$$\sqrt{0 \cdot 0} = 0 \cdots 1 - \textcircled{2}$$

です。これが零点です。ここで、 ω_z に e という係数が付いた場合を考えます。つまり、 ω_z を動かします。

$$\frac{1}{1 + \frac{1}{(e\omega_z)^2} s^2}$$

です。1-②式と同じ0の出力が出るのは、 ω_z に付いたeという係数を打ち消す $e\omega_z$ と言う角周波数の入力時です。

この伝達関数は ω_z をいじることにより、折れ曲がりの形を変えずに、それが起こる角周波数のみ変化させることが可能です。

[目次へ戻る](#)