

## R-L-C 回路の過渡応答 II

「R-L-C 回路の過渡応答 I」に続き、キャパシタで発生する電圧  $ec(t)$  を求める。

キャパシタで発生する電圧  $ec(t)$  は、ラプラス変換後は  $V1$  から  $i$  への伝達関数  $G(s)$  と  $\frac{1}{sC}$  を掛算するか、または本稿 4 頁 Fig.1-10 の  $Ga(s)$  を用いて演算し、ラプラス逆変換で求める。

$$Ec(s) = \frac{1}{sC} \cdot V1(s) \cdot G(s) = \frac{1}{sC} I(s) = \frac{1}{sC} \cdot \frac{V1}{s} \cdot \frac{1}{Ls^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}, \quad \text{または} \quad Ec(s) = V1(s) \cdot Ga(s) = \frac{V1}{s} \cdot \frac{1}{LC} \cdot \frac{1}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}$$

$$Ec(s) = \frac{1}{sC} \frac{V1}{L} \frac{1}{2\beta} \left( \frac{1}{s - (-\alpha + \beta)} - \frac{1}{s - (-\alpha - \beta)} \right) = \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \left\{ \frac{1}{\alpha - \beta} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s - (-\alpha + \beta)} \right) - \frac{1}{\alpha + \beta} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s - (-\alpha - \beta)} \right) \right\} \quad \dots \dots \dots 1-7$$

$$\begin{aligned} ec(t) &= \mathcal{L}^{-1} \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \left\{ \frac{1}{\alpha - \beta} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s - (-\alpha + \beta)} \right) - \frac{1}{\alpha + \beta} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s - (-\alpha - \beta)} \right) \right\} \\ &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \left\{ \frac{1}{\alpha - \beta} (1 - e^{(-\alpha + \beta)t}) - \frac{1}{\alpha + \beta} (1 - e^{(-\alpha - \beta)t}) \right\} \\ &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \left\{ \frac{1}{(\alpha - \beta)(\alpha + \beta)} [(\alpha + \beta)(1 - e^{(-\alpha + \beta)t}) - (\alpha - \beta)(1 - e^{(-\alpha - \beta)t})] \right\} \\ &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} [\alpha + \beta - (\alpha - \beta) - (\alpha + \beta)e^{(-\alpha + \beta)t} + (\alpha - \beta)e^{(-\alpha - \beta)t}] \\ &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} [2\beta - \alpha(e^{(-\alpha + \beta)t} - e^{(-\alpha - \beta)t}) - \beta(e^{(-\alpha + \beta)t} + e^{(-\alpha - \beta)t})] \\ &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} \left[ 2\beta - 2\alpha e^{-\alpha t} \left( \frac{e^{\beta t} - e^{-\beta t}}{2} \right) - 2\beta \left( \frac{e^{\beta t} + e^{-\beta t}}{2} \right) \right] \\ &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{2\beta} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} \left[ 2\beta \left( 1 - \frac{\alpha}{\beta} e^{-\alpha t} \left( \frac{e^{\beta t} - e^{-\beta t}}{2} \right) - \left( \frac{e^{\beta t} + e^{-\beta t}}{2} \right) \right) \right] = \frac{V1}{LC} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} \left( 1 - \frac{\alpha}{\beta} e^{-\alpha t} \left( \frac{e^{\beta t} - e^{-\beta t}}{2} \right) - \left( \frac{e^{\beta t} + e^{-\beta t}}{2} \right) \right) \\ \therefore ec(t) &= \frac{V1}{LC} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} \left( 1 - \frac{\alpha}{\beta} e^{-\alpha t} \sinh \beta t - e^{-\alpha t} \cosh \beta t \right) = \frac{V1}{LC} \frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} \left( 1 - e^{-\alpha t} \left( \cosh \beta t + \frac{\alpha}{\beta} \sinh \beta t \right) \right) \quad \dots \dots \dots 1-8 \end{aligned}$$

式 1-8 で  $\frac{1}{\alpha^2 - \beta^2} = \frac{1}{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \left(\sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}}\right)^2} = \frac{1}{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \left(\frac{R}{2L}\right)^2 + \frac{1}{LC}} = LC$  から

$$\therefore ec(t) = V1 \left( 1 - e^{-\alpha t} \left( \cosh \beta t + \frac{\alpha}{\beta} \sinh \beta t \right) \right) \quad \dots \dots \dots 1-9$$

となる。

$\beta < 0$  の場合には  $\sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}} = \beta = j\omega_1$  ,  $\omega_1 = \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}$  また  $\alpha = \frac{R}{2L}$  から、式 1-9 は

$$ec(t) = V1 \left( 1 - e^{-\alpha t} \left( \cos \omega_1 t + \frac{\alpha}{\omega_1} \sin \omega_1 t \right) \right) \quad \dots \dots \dots 1-10$$

となる。

式 1-10 は、 $e^{-\alpha t}$  の包絡線に沿って角周波数  $\omega_1$  で減衰振動し、定常値  $V1$  に向かって収束する波形となることを表している。

【具体例】

V1=1 V (直流電源),  $\alpha=12\,500$ ,  $\omega_1=3.737\,1 \times 10^6$ , 初動時の  $t = 1\,\mu\text{s}$  を式 1-13 に代入して

$$e_C(t) = 1 \times \left[ 1 - e^{-12\,500 \times 1 \times 10^{-6}} \left( \cos(3.737\,1 \times 10^6 \times 1 \times 10^{-6}) + \frac{12\,500}{3.737\,1 \times 10^6} \sin(3.737\,1 \times 10^6 \times 1 \times 10^{-6}) \right) \right] = [1 - 0.987\,6 \times (-0.827\,8 + 0.003\,3 \times (-0.561))] \cong 1.82\,V$$

注)  $\cos()$ ,  $\sin()$  の  $()$  内はラジアンなので, 度(degree) に変換し, 有効桁数を多くして算出する。

結果, 1 V を定常値として約 2 倍の過渡電圧が発生する (Fig.1-6)。

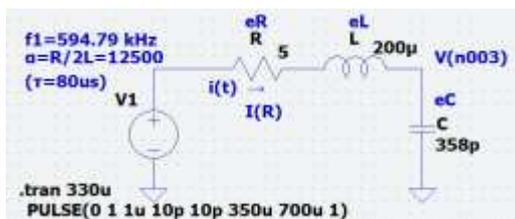


Fig.1-5 R-L-C 直列回路 (V1 = 1 V)

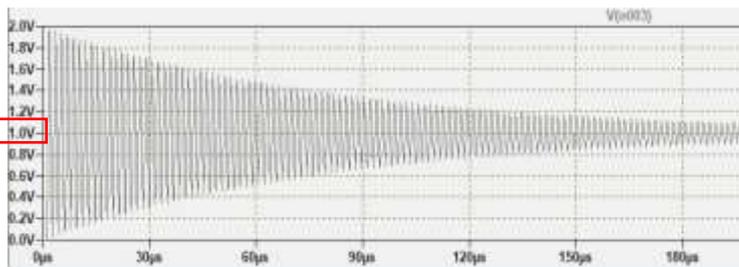


Fig.1-6 R-L-C 直列回路  $e_C(t)$  の過渡応答

以下に V1 から  $e_C$  までのブロック線図の作成経過を示す。

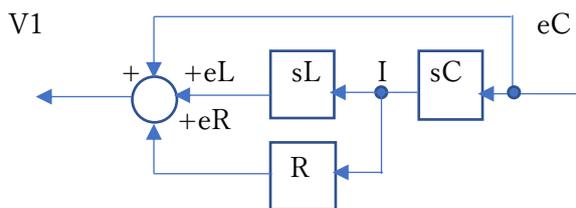


Fig.1-7

- ①  $\frac{1}{C} \int i(t) dt = e_C$  から,  $e_C$  を微分するとキャパシタに流れる電流が得られる。
- ②  $I \times sL = e_L$ ,  $I \times R = e_R$  を  $e_C$  と加算すると電源電圧 V1 が得られる。  
この様子を Fig.1-7 に示す。

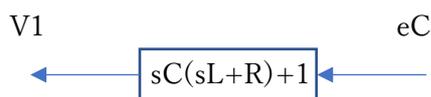


Fig.1-8

- ③  $e_L$  と  $e_R$  を加算して  $sC$  を掛算したものに  $e_C$  を加えると V1 となる。

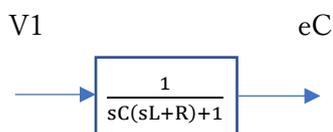


Fig.1-9

- ④ V1 から  $e_C$  へと線図を逆転する。

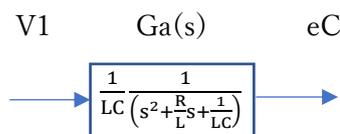


Fig.1-10

- ⑤ V1 から  $e_C$  への伝達関数  $G_a(s)$  を得る。

分母を因数分解して

$$s_1 = -\frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}}, \quad s_2 = -\frac{R}{2L} - \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}}$$

また,  $(s - s_1)(s - s_2) \rightarrow (s - (-\alpha + \beta))(s - (-\alpha - \beta))$  から式 1-7 を得る。