

電気回路第一

5. 電気素子の基本応答

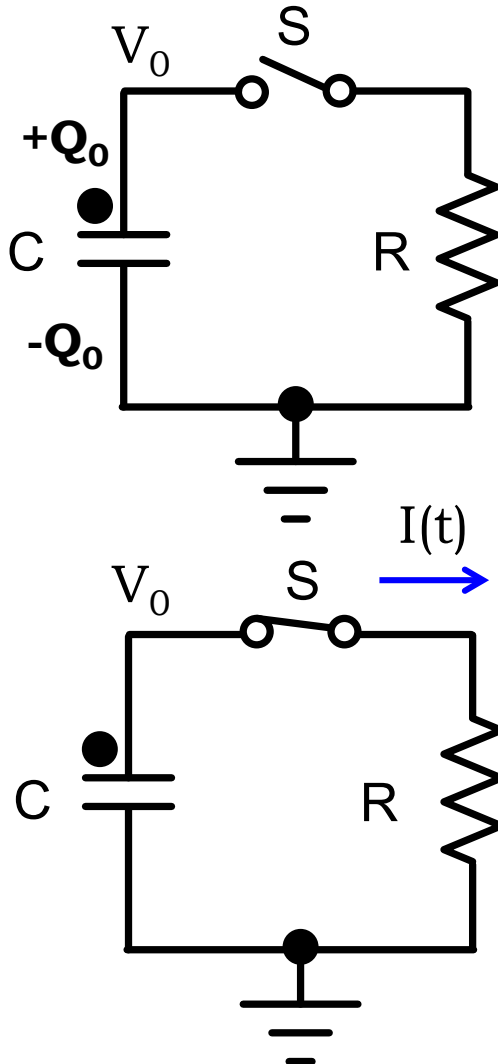
東京工業大学
工学院 電気電子系
ファム ナム ハイ

- 抵抗と容量, 抵抗とインダクタの時間応答
 - 1階の微分方程式となり, 根が負の実数なので指数関数で減少する
 - 抵抗と容量の時定数は $\tau=RC$
 - 抵抗とインダクタの時定数は $\tau=L/R$
- 容量とインダクタの時間応答
 - 2階の微分方程式となり, 根が虚数となるので振動する
 - ・指数関数の肩に虚数が表れる $e^{j\theta} = \cos \theta + j \sin \theta$
 - ・オイラーの公式は次のように表される
 - ・指数関数の肩が虚数になると, 正弦波と余弦波が表れる
- 電気振動
 - 電気振動は静電エネルギー W_C と磁気エネルギー W_L の周期的な交換
 - 振幅は全エネルギーを, 位相は静電エネルギー W_C と磁気エネルギー W_L の比率を表す
- 抵抗と容量とインダクタの時間応答
 - 2階の微分方程式となり, 根が条件により実根, 複素根と変化する
 - 指数関数の肩に複素数が表れ, 減衰振動する

容量と抵抗およびインダクタと抵抗 の回路の応答

容量と抵抗回路の時間応答

電荷が溜まっている容量を抵抗で終端した場合



スイッチを閉じた瞬間、容量の電圧 V_0 と抵抗の電圧 $V(t)$ は等しいので、 $V(t = 0) = V_0$

抵抗の電圧 $V(t)$ は電流 $I(t)$ が流れることで生じるので、

$$I(t = 0) = \frac{V_0}{R}$$

容量から電荷 ΔQ が抜けていく。このことによる容量側の電圧変化と抵抗側の電圧変化 ΔV は等しいので

$$I = -\frac{dQ}{dt} = -C \frac{dV}{dt}$$

$$I = \frac{V}{R} \quad \frac{dV}{dt} = -\frac{V}{\tau} \quad \tau = RC$$

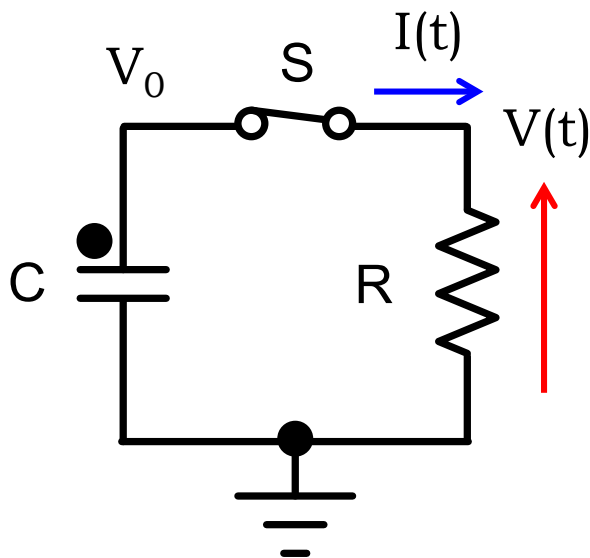
の微分方程式が得られる

容量と抵抗の時間応答の答え

5

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

電流と電圧は時間とともに指数的に減少する



答えは

$$\frac{dV}{dt} = -\frac{V}{\tau} \quad \text{微分方程式}$$

指数関数 $e^{\lambda t}$ を仮定して解いてみる

$$V(t) = V_0 e^{\lambda t} \quad \text{と置く}$$

$$\frac{dV}{dt} = \lambda V(t) = -\frac{V(t)}{\tau} \quad \lambda = -\frac{1}{\tau} \quad \text{であれば成立する}$$

スイッチを閉じた時の容量の電圧は V_0 なので,

$$V(t) = V_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$$

電流と電圧は時間とともに
指数的に減少する

指数関数

$$f(t) = e^{\lambda t} \quad \frac{df(t)}{dt} = \lambda e^{\lambda t} = \lambda f(t)$$

三角関数

$$f(t) = \cos(\omega t) \quad \frac{df(t)}{dt} = -\omega \sin(\omega t)$$

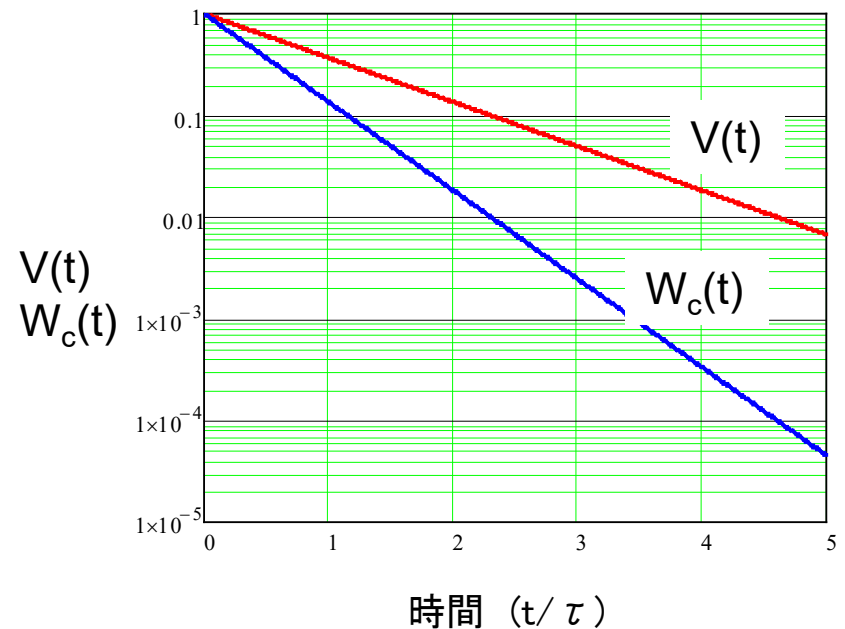
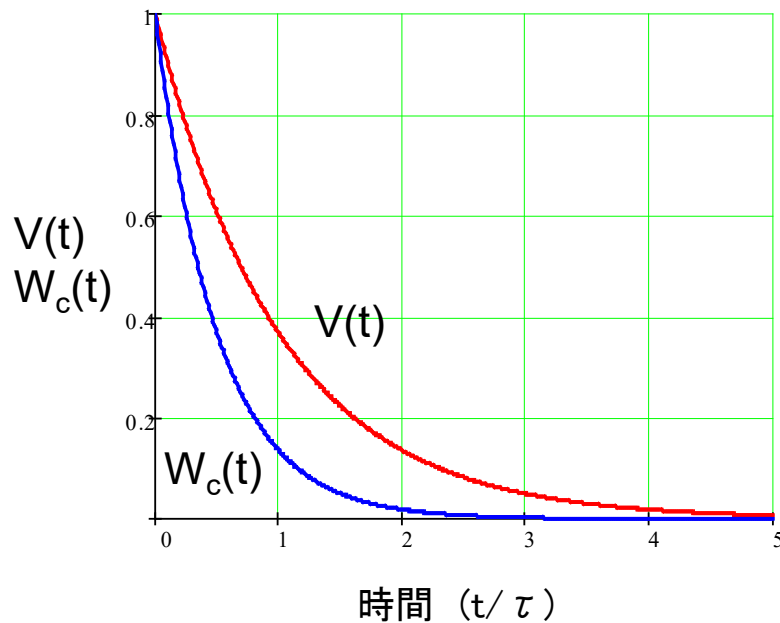
エネルギーの変化

7

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

エネルギーは2倍の速さで減衰する

$$V(t) = V_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \quad W_C = \frac{1}{2} C V(t)^2 = \frac{1}{2} V_0^2 e^{-\frac{2t}{\tau}}$$



指数関数の性質

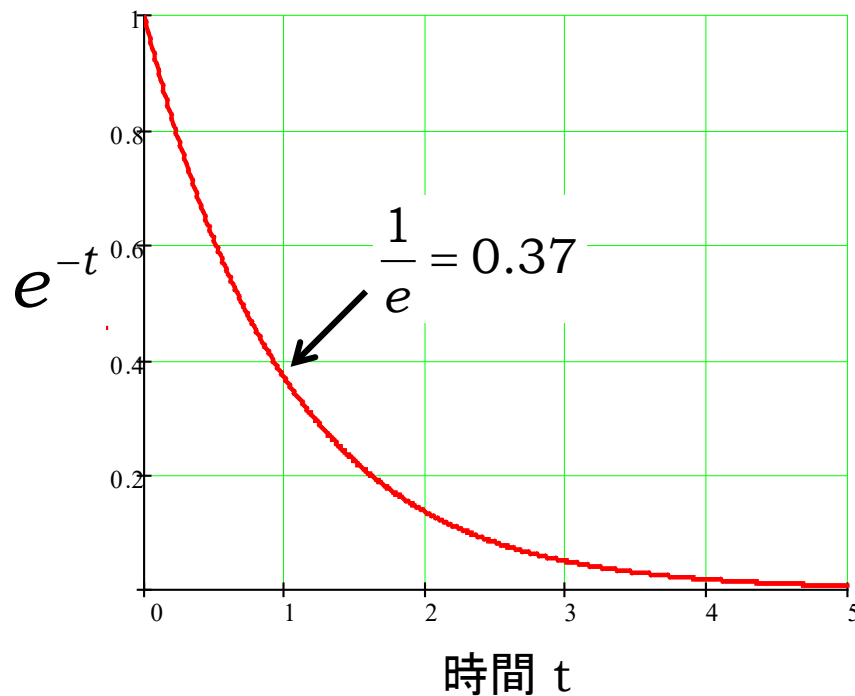
8

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

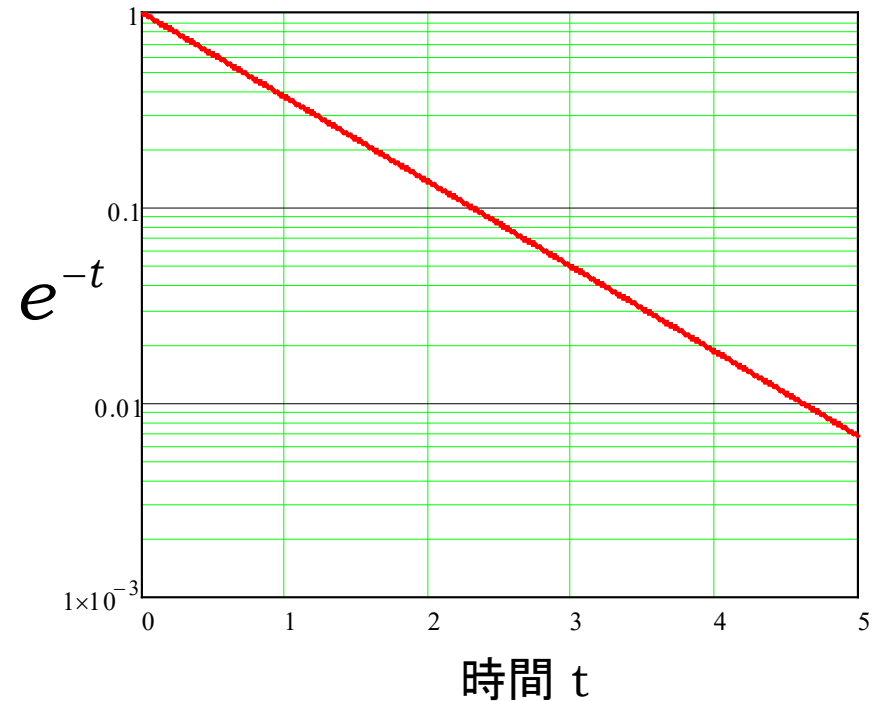
指数関数は値が一定の比率で時間とともに増減する関数である

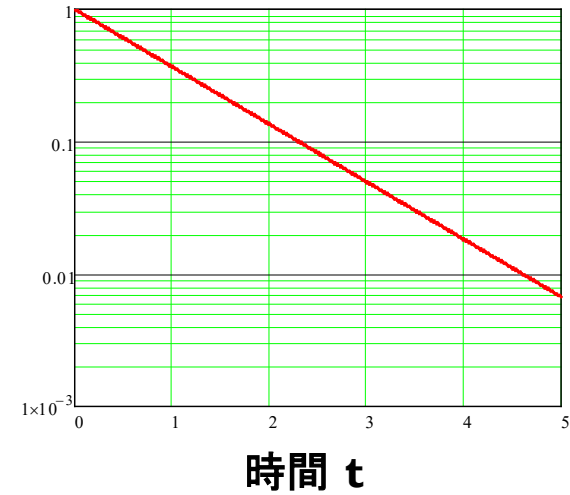
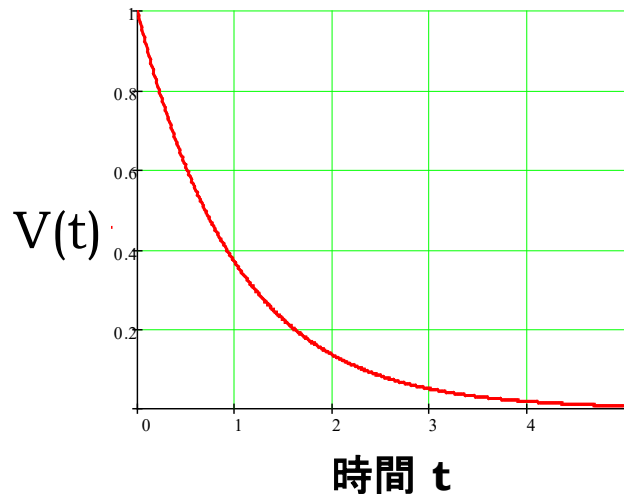
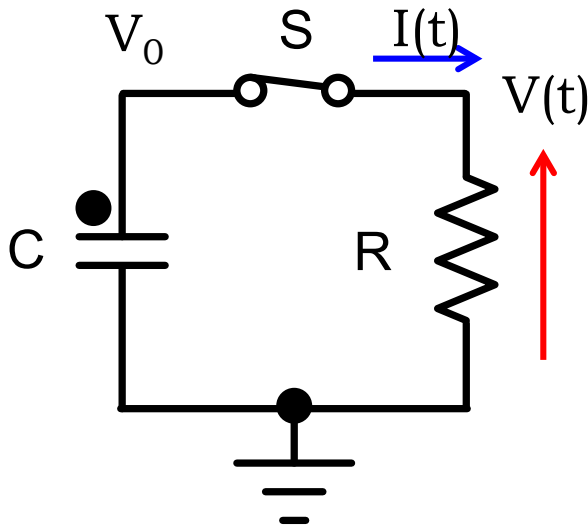
増加率, 減少率が一定である

リニア表示



対数表示





抵抗を流れる電流 $I(t)$ は $I(t) = \frac{V}{R}$ と、抵抗の端子間電圧に比例する

容量に溜まっている電荷を Q とすると $V = \frac{Q}{C}$ である。この電荷は電流 $I(t)$

が流れると、単位時間 Δt において $\Delta Q = I(t)\Delta T$ の電荷が減少する。

したがって電圧の変化 ΔV は $\Delta V = \frac{\Delta Q}{C} = -\frac{\Delta T}{C} I(t) = -\frac{\Delta T}{RC} V(t)$ と電圧に比例する

電圧 $V(t)$ はだんだんと減少するので時間とともに電圧の変化 $\Delta V(t)$ は減少してくる

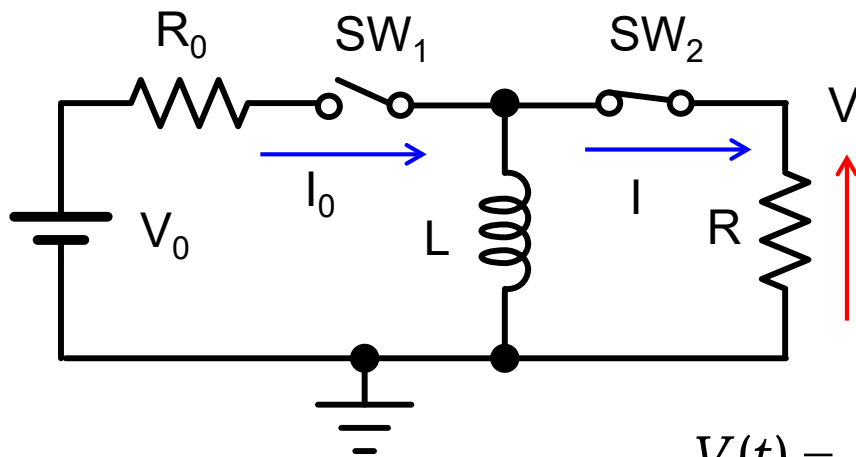
ただし、電圧 V に対する変化 ΔV の比率は $\frac{1}{V} \frac{\Delta V}{\Delta T} = -\frac{1}{RC}$ と一定になる

インダクタと抵抗の回路の時間応答

10

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

最初にスイッチ SW_1 が閉じられ、 SW_2 は開いており、インダクタ L には電流 I_0 が流れていた。次に SW_2 を閉じてから $t=0$ で SW_1 を開くと、インダクタ L と抵抗 R の電圧、電流はどうなるか



鎖交磁束不変則より $V = -RI_0$

インダクタの電圧電流関係は、
電流の向きを考慮して

$$\left. \begin{aligned} V(t) &= -L \frac{dI(t)}{dt} \\ V(t) &= RI(t) \end{aligned} \right\} \quad \left. \begin{aligned} -L \frac{dI(t)}{dt} &= RI(t) \\ \frac{dI(t)}{dt} &= -\frac{R}{L} I(t) = -\frac{I(t)}{\tau} \end{aligned} \right\}$$

容量の場合と同様に
指数関数になる

$$\left. \begin{aligned} I(t) &= -I_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \\ V(t) &= RI = -RI_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \end{aligned} \right\} \quad \tau = \frac{L}{R}$$

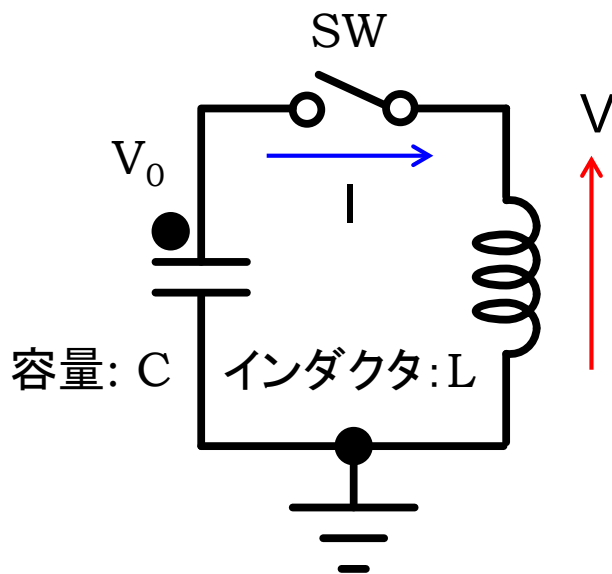
容量とインダクタの回路の応答

容量とインダクタの回路の時間応答

12

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

容量Cに初期電荷があり、その電圧を V_0 とする。SWを閉じるとLC回路では



容量側の方程式

$$I(t) = -C \frac{dV(t)}{dt}$$

インダクタ側の方程式

$$I(t) = \frac{1}{L} \int V(t) dt$$

電流は等しいので

$$-C \frac{dV(t)}{dt} = \frac{1}{L} \int V(t) dt$$

両辺を微分し2階の微分方程式にすると

$$-\frac{d^2V(t)}{dt^2} = \frac{1}{LC} V(t)$$

2 階の微分方程式の解

13

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

これまでと同様に指数関数を想定して微分方程式を解いてみる

$$-\frac{d^2V(t)}{dt^2} = \frac{1}{LC}V(t) \quad V(t) = A_0 e^{\lambda t} \quad \text{と置く}$$

$$\begin{aligned} \frac{dV(t)}{dt} &= \lambda A_0 e^{\lambda t} \\ \frac{d^2V(t)}{dt^2} &= \lambda^2 A_0 e^{\lambda t} \end{aligned}$$

$$\therefore \lambda^2 A_0 e^{\lambda t} = -\frac{A_0}{LC} e^{\lambda t}$$

$$\lambda = \pm \sqrt{-\frac{1}{LC}} = \frac{\pm j}{\sqrt{LC}}$$

で方程式は成立

指数の肩に
虚数が現れた！

したがって

$$V(t) = A_0 (e^{j\omega t} + e^{-j\omega t})$$

$$\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

t=0でV₀なので

$$V(t) = V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \right)$$

2 階の微分方程式の解

$$V(t) = V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \right)$$

$$I(t) = -C \frac{dV(t)}{dt} \quad \text{から電流を求める}$$

$$I(t) = -C \frac{dV(t)}{dt} = -CV_0 \left(\frac{j\omega e^{j\omega t} - j\omega e^{-j\omega t}}{2} \right) = C\omega V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} \right) = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} \right)$$

$$I(t) = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} \right)$$

三角関数を用いて解いてみる

15

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

三角関数を用いて微分方程式を解いてみる

$$-\frac{d^2V(t)}{dt^2} = \frac{1}{LC} V(t)$$

$V(t) = A_0 \cos(\omega' t + \phi)$ と置くと

$$\frac{dV(t)}{dt} = -\omega' A_0 \sin(\omega' t + \phi), \quad \therefore \frac{d^2V(t)}{dt^2} = -\omega'^2 A_0 \cos(\omega' t + \phi)$$

微分方程式より $\omega'^2 A_0 \cos(\omega' t + \phi) = \frac{A_0}{LC} \cos(\omega' t + \phi) \quad \omega' = \omega = \pm \frac{1}{\sqrt{LC}}$

$t=0$ で $V(t)=V_0$ なので

$$V(t) = V_0 \cos \omega t$$

で方程式は成立

$$I(t) = -C \frac{dV(t)}{dt} = -C \frac{d}{dt} (V_0 \cos \omega t) = C\omega V_0 \sin \omega t = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \sin \omega t$$

$$I(t) = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \sin \omega t$$

指数応答と正弦波応答の関係

16

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

指数関数に虚数を導入すると三角関数になる

指数関数から求めた答え

$$V(t) = V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \right)$$

$$I(t) = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \left(\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} \right)$$

三角関数から求めた答え

$$V(t) = V_0 \cos \omega t$$

$$I(t) = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \sin \omega t$$

本来は同じ答えなので

$$\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} = \cos \omega t$$

$$\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} = \sin \omega t$$

一般化すると

$$e^{j\omega t} + e^{-j\omega t} = 2 \cos \omega t$$

$$e^{j\omega t} - e^{-j\omega t} = 2j \sin \omega t$$

$$e^{j\theta} = \cos \theta + j \sin \theta$$

超有名なオイラーの公式

$$e^{j\omega t} = \cos \omega t + j \sin \omega t$$

指数関数と三角関数
を結びつける公式
で複素数で表される

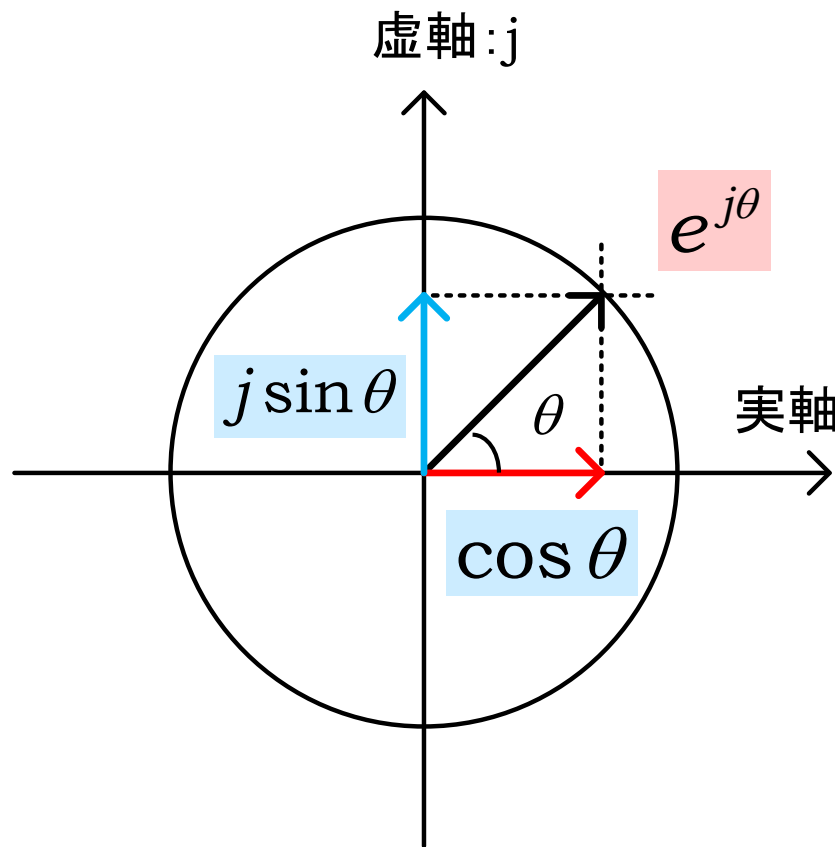
オイラーの公式の複素平面での表現

17

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

オイラーの公式はZ平面(複素平面)上の大きさ1, で位相角 θ の点を表し
単位円上にある。

実軸成分が $\cos\theta$, 虚軸成分が $j\sin\theta$ である



複素数の極形式

$$e^{j\theta} = \cos \theta + j \sin \theta$$

角度 θ を位相角という
大きさが1

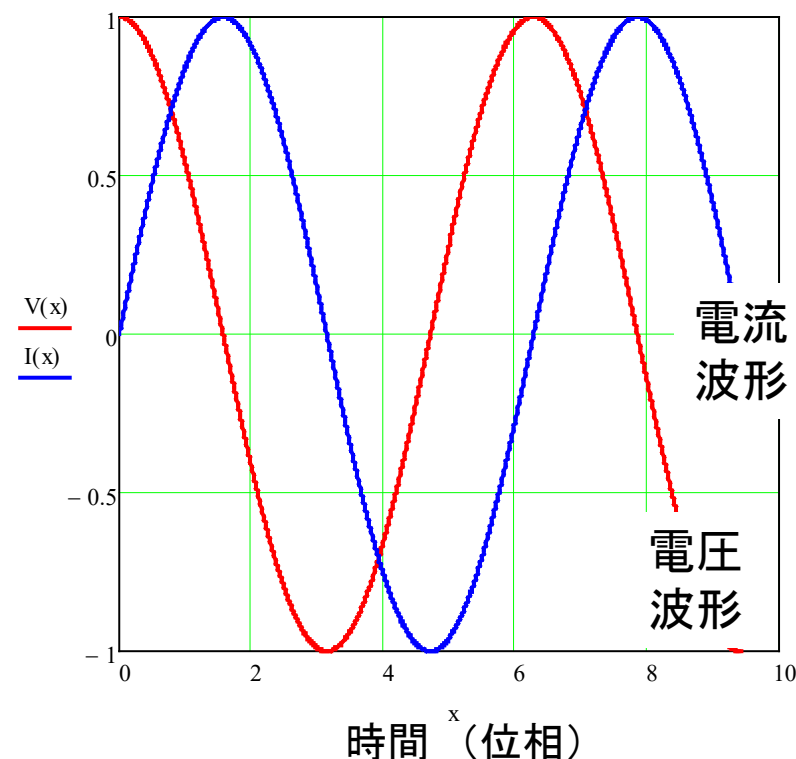
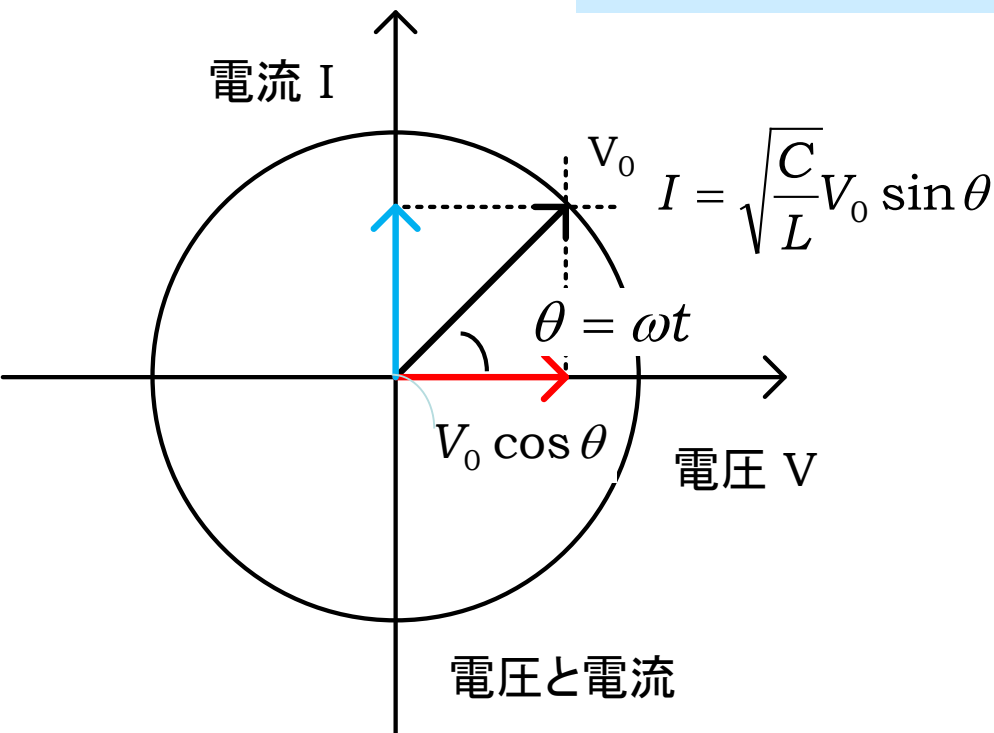
LC回路の電圧と電流

18

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

LC共振回路における電圧と電流の関係は等速円運動の水平軸への投影と垂直軸の投影と考えることができる

$$e^{j\omega t} = \cos \omega t + j \sin \omega t$$



静電エネルギーと磁気エネルギーの交換

19

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

LC共振回路では静電エネルギーを磁気エネルギーに、
磁気エネルギーを静電エネルギーに、**互いに交換**している。これが**振動**である。

全エネルギーは一定 $W_{tot} = W_C + W_L = \frac{1}{2} CV_0^2$

$$W_c = \frac{1}{2} CV^2$$

$$W_L = \frac{1}{2} LI^2$$

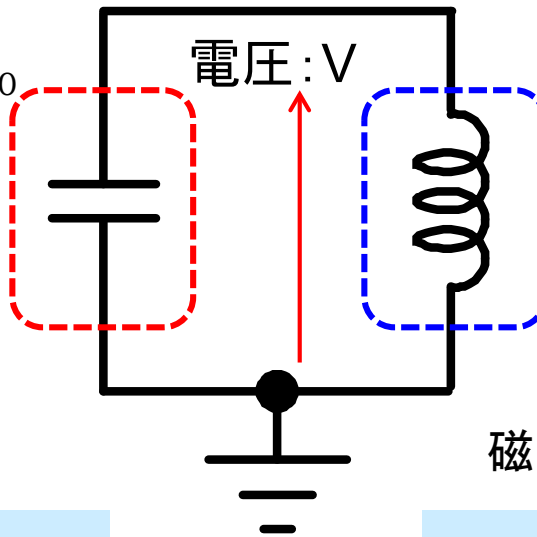
$$V(t) = V_0 \cos \omega t$$

$$\begin{aligned} \therefore W_c &= \frac{1}{2} CV^2 = \frac{1}{2} CV_0^2 \cos^2 \omega t \\ &= \frac{1}{4} CV_0^2 (1 + \cos 2\omega t) \end{aligned}$$

静電エネルギー

$$W_c = \frac{1}{4} CV_0^2 (1 + \cos 2\omega t)$$

容量: C 電流: I インダクタ: L



$$I(t) = \sqrt{\frac{C}{L}} V_0 \sin \omega t$$

$$\begin{aligned} \therefore W_L &= \frac{1}{2} LI^2 = \frac{1}{2} CV_0^2 \sin^2 \omega t \\ &= \frac{1}{4} CV_0^2 (1 - \cos 2\omega t) \end{aligned}$$

磁気エネルギー

$$W_L = \frac{1}{4} CV_0^2 (1 - \cos 2\omega t)$$

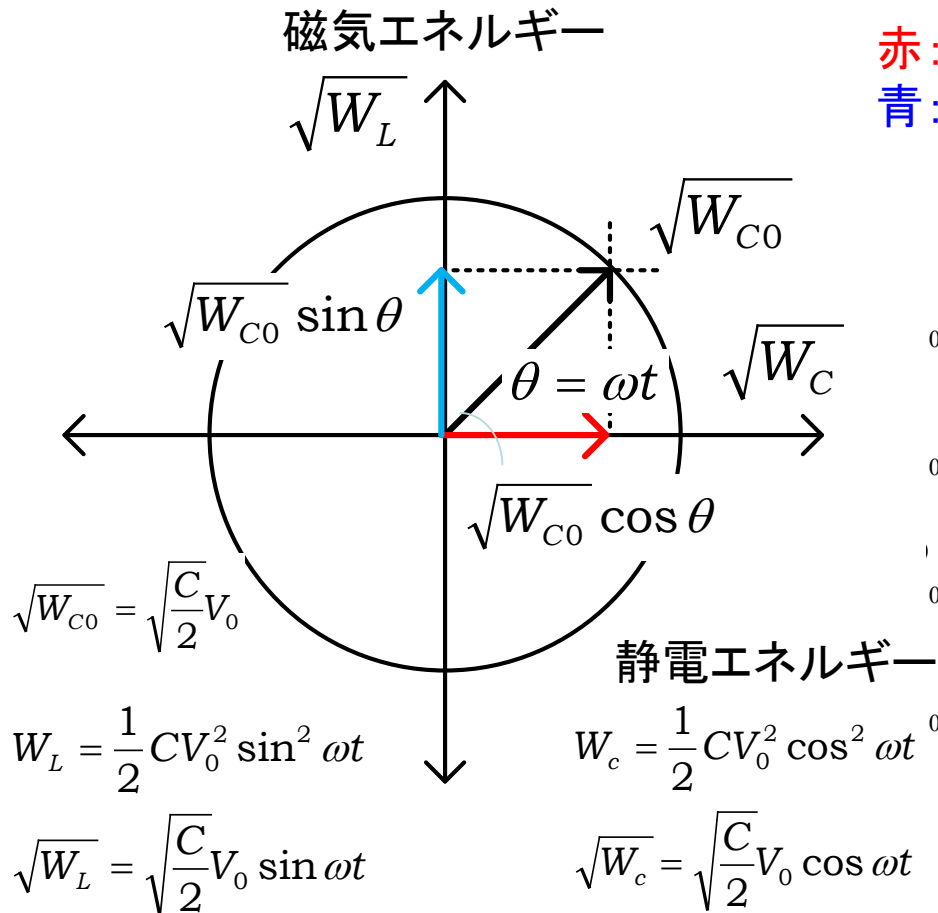
エネルギー交換から生じる電気振動

20

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

電氣的振動は静電エネルギーと磁気エネルギーの交換から生じる

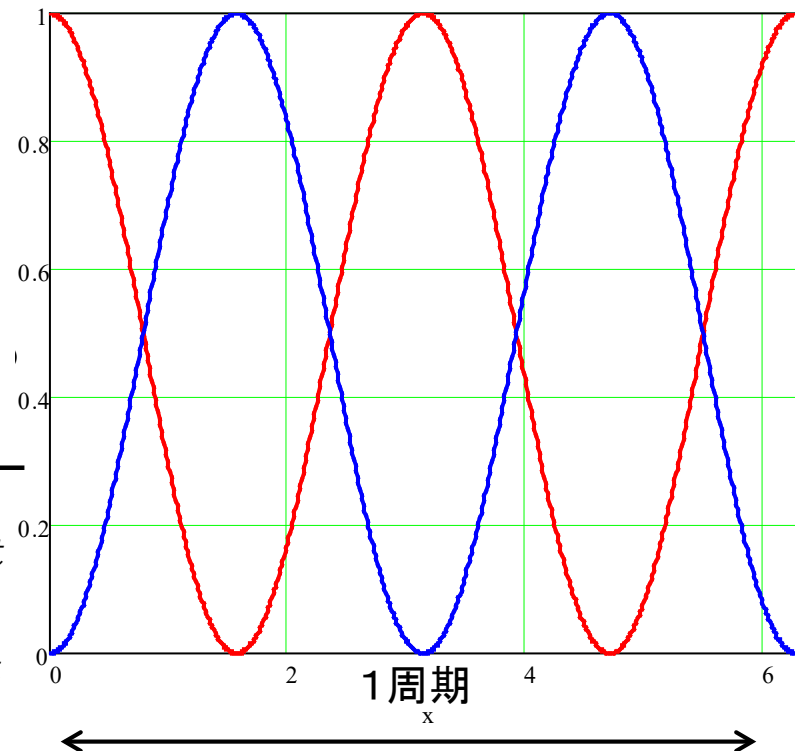
静電エネルギーと磁気エネルギー

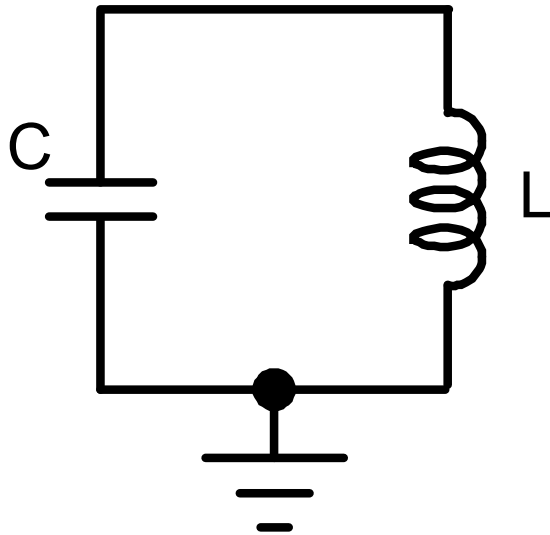


赤: 静電エネルギー
青: 磁気エネルギー

$$W_c = \frac{1}{4} C V_0^2 (1 + \cos 2\omega t)$$

$$W_L = \frac{1}{4} C V_0^2 (1 - \cos 2\omega t)$$





振動角周波数 $\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}}$

特性インピーダンス $Z_0 = \frac{V_0}{I_0} = \sqrt{\frac{L}{C}}$

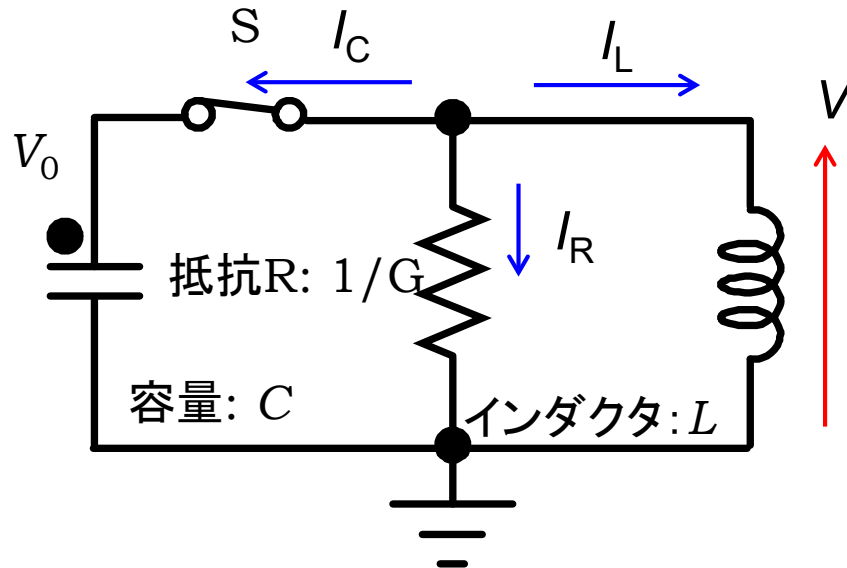
容量とインダクタと抵抗の回路の応答

抵抗・容量・インダクタの回路

23

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

容量 C に電荷を蓄積し、発生した電圧を V_0 とする。
 $t=0$ でスイッチを閉じた時に電圧 V はどのようにになるか。



各素子の電流は。。

$$I_C = C \frac{dV}{dt}$$

$$I_R = GV$$

$$I_L = \frac{1}{L} \int V dt$$

キルヒホッフの電流則より。。

$$I_C + I_R + I_L = 0$$

微分方程式は。。

$$C \frac{dV}{dt} + GV + \frac{1}{L} \int V dt = 0$$

$$\therefore C \frac{d^2V}{dt^2} + G \frac{dV}{dt} + \frac{V}{L} = 0$$

抵抗・容量・インダクタの回路の時間応答

24

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

回路の応答は λ が実根の場合は振動成分が生ぜず、
 λ が複素根のときに振動成分が発生する

微分方程式は

$$C \frac{d^2 V}{dt^2} + G \frac{dV}{dt} + \frac{V}{L} = 0 \quad V(t) = A_0 e^{\lambda t} \text{ とすると } \frac{dV}{dt} = \lambda V, \quad \frac{d^2 V}{dt^2} = \lambda^2 V$$

したがって

$$C\lambda^2 + G\lambda + \frac{1}{L} = 0$$

2次方程式の根より

$$\lambda = \frac{-G \pm \sqrt{G^2 - 4\frac{C}{L}}}{2C}$$

$G < 2\sqrt{\frac{C}{L}}$ のときは複素根となり

$$\lambda = \frac{-G \pm j\sqrt{4\frac{C}{L} - G^2}}{2C} \quad (R > \frac{1}{2}\sqrt{\frac{L}{C}})$$

複素根の場合は

$$\begin{aligned} V(t) &= A_0 e^{\lambda t} = A_0 e^{(\sigma + j\omega)t} + A_0 e^{(\sigma - j\omega)t} \\ &= A_0 e^{\sigma t} (e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}) \end{aligned}$$

$$\sigma = -\frac{G}{2C}$$

$$\omega = \frac{\pm \sqrt{4\frac{C}{L} - G^2}}{2C} = \pm \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{G}{2C}\right)^2}$$

$$t = 0 \text{ で } V(t) = V_0 \text{ なので } V(t) = V_0 e^{\sigma t} \left(\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \right) = V_0 \underline{e^{\sigma t}} \underline{\cos \omega t}$$

減衰項 振動項

根による時間応答の違い

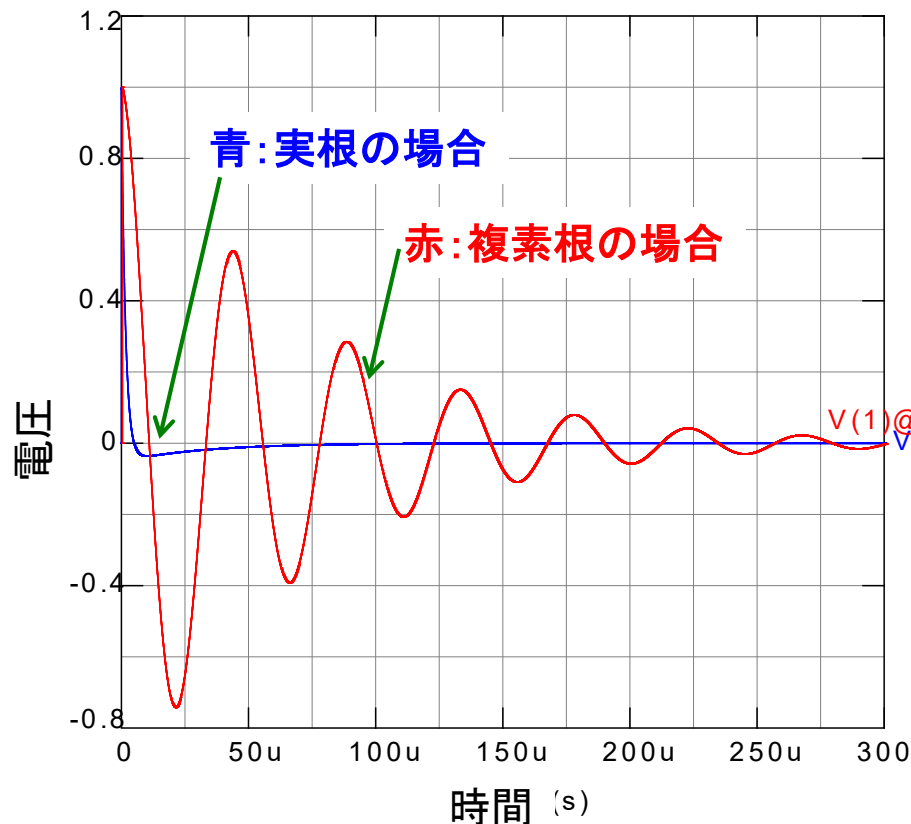
25

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

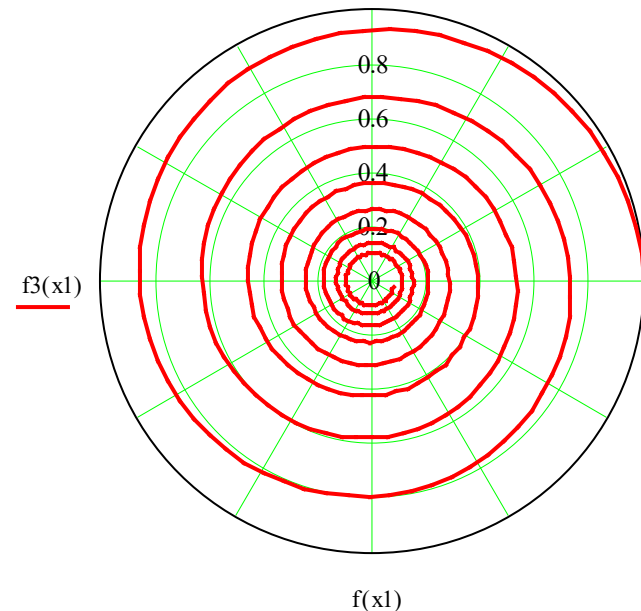
微分方程式が実根の場合は減衰するだけで振動成分は発生しない。
複素根の場合は振動成分が発生し、減衰振動になる。

$$V(t) = e^{\sigma t} \cos \omega t$$

減衰振動波形



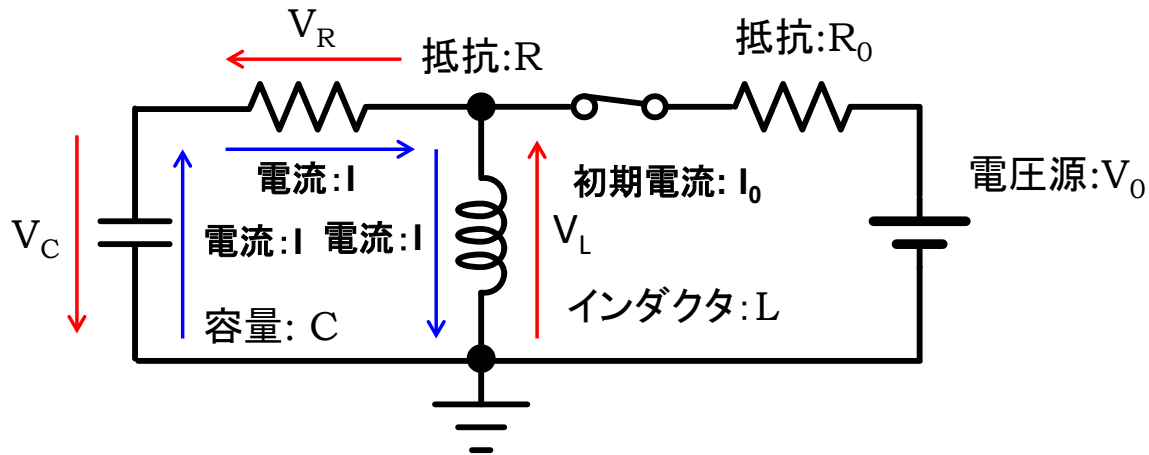
$\sigma < 0$ 複素平面上の動き



LCR直列接続回路

26

TOKYO TECH
Pursuing Excellence



各素子の電圧は。。。。

$$\left. \begin{aligned} V_C &= \frac{1}{C} \int I dt \\ V_R &= RI \\ V_L &= L \frac{dI}{dt} \end{aligned} \right\}$$

キルヒホッフの電圧則から。。。。

微分方程式は。。。。

$$V_C + V_L + V_R = 0 \quad \frac{1}{C} \int I dt + RI + L \frac{dI}{dt} = 0 \quad \frac{I}{C} + R \frac{dI}{dt} + L \frac{d^2 I}{dt^2} = 0$$

$$I(t) = A_0 e^{\lambda t} \text{ を仮定すると } L\lambda^2 + R\lambda + \frac{1}{C} = 0 \quad \lambda_{1,2} = \frac{-R \pm \sqrt{R^2 - 4 \frac{L}{C}}}{2L}$$

初期電流は $t = 0$ で I_0 $I(t) = \frac{I_0}{2} (e^{\lambda_1 t} + e^{\lambda_2 t})$ 振動成分が現れるのは $R^2 < 4 \frac{L}{C}$ のとき

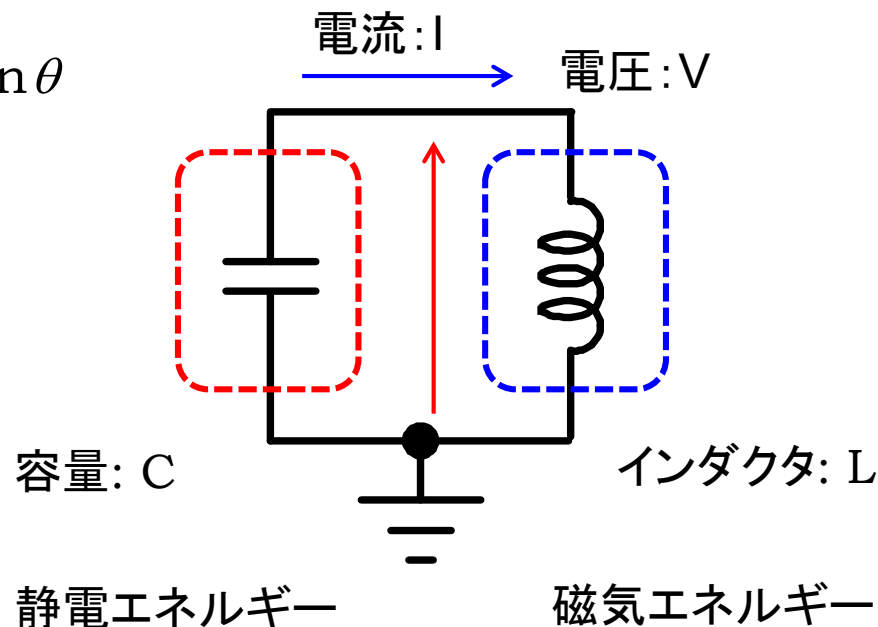
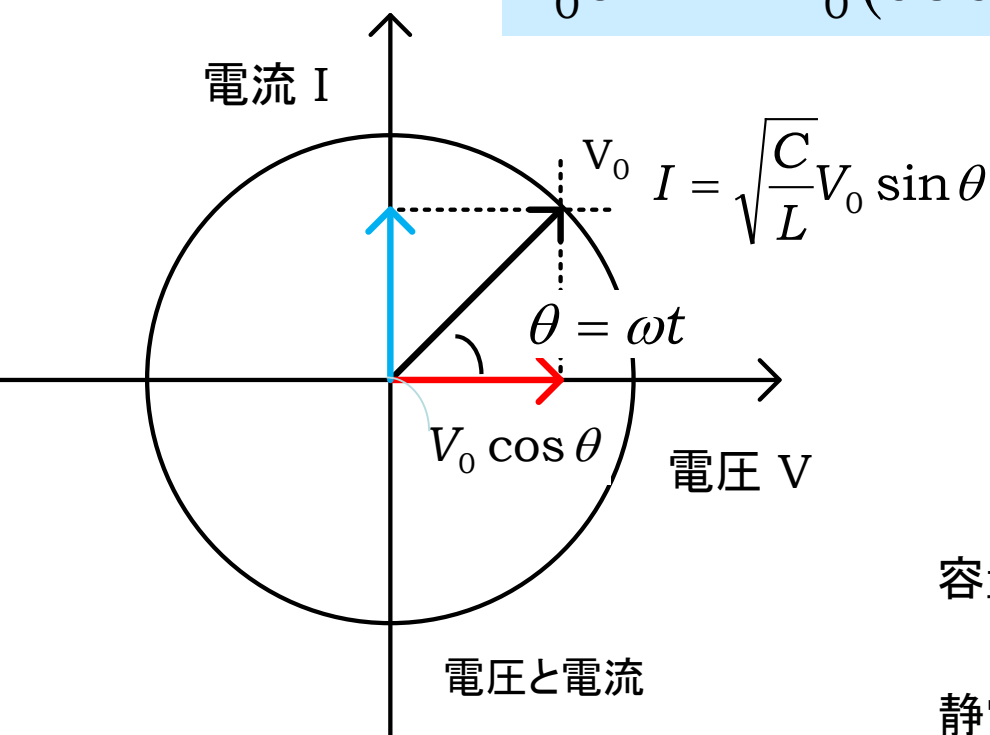
なぜ複素数で電気信号を表すのか？

27

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

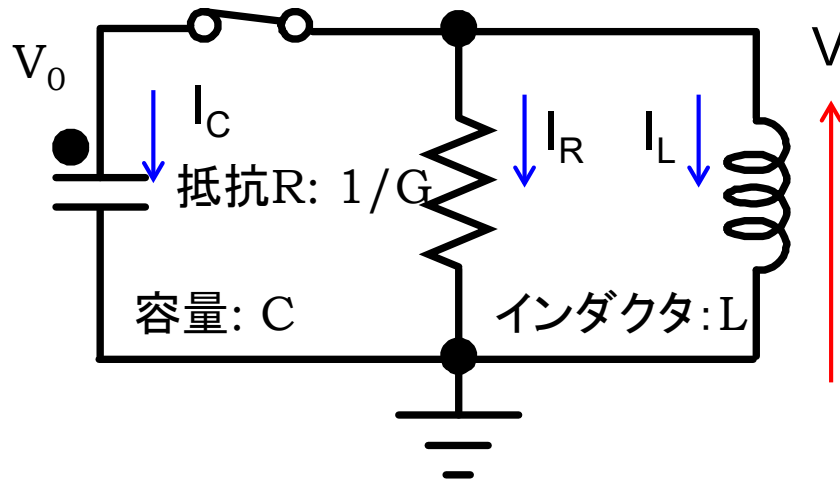
実数だけを用いると、振動現象の背後にある静電エネルギーと磁気エネルギーの交換を表せない。複素数を用いることにより、総エネルギー量（絶対値）と静電エネルギーと磁気エネルギーの比率（位相）が表現でき、振動の本質を表すことができる。

$$V_0 e^{j\omega t} = V_0 (\cos \omega t + j \sin \omega t)$$



電気素子(RCL)は電圧・電流の関係が比例・積分・微分(PID) の関係にあり、その応答は2次の微分方程式で表される。**解は複素数の指数関数**となる。

静電エネルギーと磁気エネルギーが交換されるとき解は虚数を含み、正弦波の振動を発生させる。解の実数部分は電磁エネルギーの減衰を表す。



複素数は電気回路の基本

$$\lambda = \frac{-G \pm \sqrt{G^2 - 4 \frac{C}{L}}}{2C}$$

$$V(t) = Ae^{\lambda t} = Ae^{(\sigma + j\omega)t}$$

$$I_C = C \frac{dV}{dt} \quad \text{D: 微分項}$$

$$I_R = GV \quad \text{P: 比例項}$$

$$I_L = \frac{1}{L} \int V dt \quad \text{I: 積分項}$$

$$C \frac{d^2 V}{dt^2} + G \frac{dV}{dt} + \frac{V}{L} = 0 \quad V(t) = Ae^{\lambda t}$$

$$C\lambda^2 + G\lambda + \frac{1}{L} = 0$$

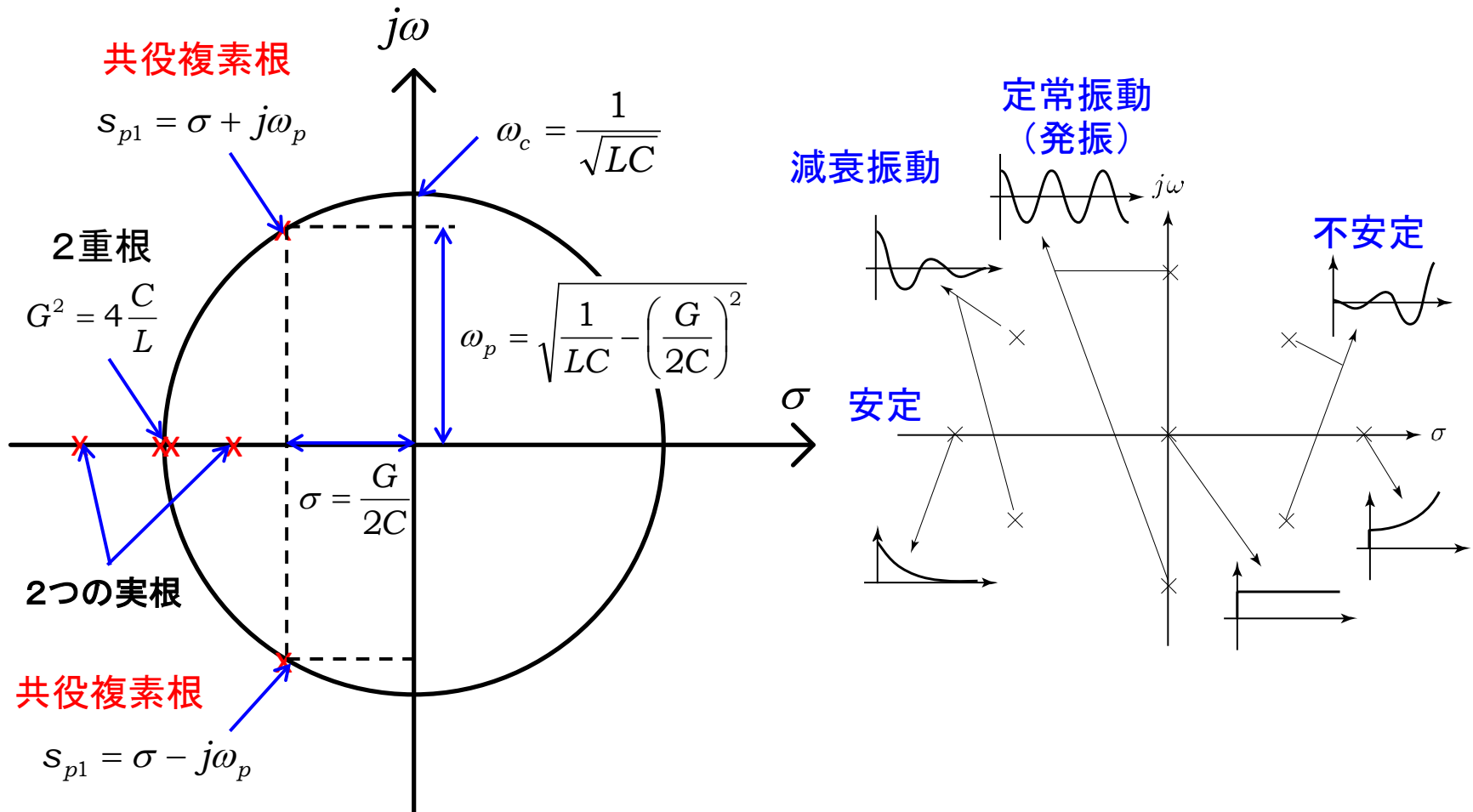
λ は次のラプラス変換で出てくるポール: s_p に等しい

根の位置と時間応答

29

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

根の位置により時間応答が決まる



オイラーの公式

30

TOKYO TECH
Pursuing Excellence

$$e^{j\theta} = \cos \theta + j \sin \theta$$

$$\cos \theta = \frac{e^{j\theta} + e^{-j\theta}}{2}$$
$$\sin \theta = \frac{e^{j\theta} - e^{-j\theta}}{2j}$$

このオイラーの公式は電気電子工学に拘わらず，工学一般において最も重要な公式と言ってよい。

これからも頻繁に出てくるので，しっかり覚えておこう。