

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

[本日やること]

1. 電気回路 (LCR 回路) に交流起電力を加えたとき回路に流れる電流を、微分方程式を解くことによって求める。(再説)
2. その強制振動部分の簡易解法を述べる。(再説)

誤りがあったのでやり直します。

## 2. 2 階線形常微分方程式

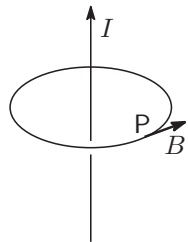
定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

初めに主な素子の働きを検討する.

## 2. 2 階線形常微分方程式

### 定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

#### [回路素子の働き 1. コイル]

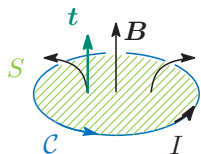


直線電流  $I$  の近くには図のような円形の磁界  $B$  ができる.  $I, B$  の向きは右ねじの進む向きと回る向きである. (アンペールの右ねじの法則)

閉じた曲線  $C$  がありそれによって囲まれた曲面を  $S$  とする.  $S$  の正の向き (つまり表向き) を決めるとき, 境界  $C$  の正の方向は  $S$  の表側を左に見て回る向きと決める. これが標準的な向き付けである.

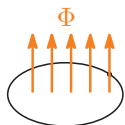
電流が  $C$  上を正の向きに流れるときはこれによる磁力線は図のように  $S$  を横切って裏から表にわき出してくる. これが電磁石の原理である.

$\Phi = \int_S \mathbf{B} \cdot \mathbf{n} dS$  ( $\mathbf{n}$  は  $S$  の単位法ベクトル) を磁束という.  $\Phi$  は  $S$  を変形しても  $C$  が境界である限り不変である.



## 2. 2階線形常微分方程式

定数係数線形 2階非斉次方程式：交流回路への応用



またこのとき標準的な向き付けに従うならば

$$\Phi = LI \quad (L > 0 \text{ は自己誘導係数})$$

の関係がある.

逆に, (近くで磁石を動かしたりすることによって)  $\Phi$  が時間的に増加するとき,  $C$  には  $\Phi$  の増加を打ち消そうとする向きに電流を流そうとする力 (起電力)  $E$  が生じる. これは回路の負の向きの力であるから

$$E = -\frac{d\Phi}{dt} \quad (\text{Lenz の法則})$$

である. これが発電機の原理である. この2つをあわせると

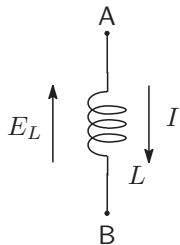
$$E = -L \frac{dI}{dt}$$

がわかる. これを電磁誘導 (自己誘導) 現象という.

## 2. 2階線形常微分方程式

定数係数線形2階非斉次方程式：交流回路への応用

[回路素子の働き 1. コイル]



$I$  : 電流 (図の向きを正として測る)

$L$  : コイルのインダクタンス

$E_L$  : コイルの両端の電位差  
(= **A** の電位 - **B** の電位)

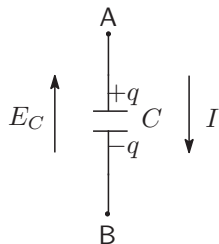
とすると自己誘導により (向き付けが逆になるので)

$$E_L = L \frac{dI}{dt}$$

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

[回路素子の働き 2. コンデンサ]



$C$ ：コンデンサの静電容量

$q$ ：極版の電荷（電流の流れ込む側を正として測る）

$E_C$ ：コンデンサの両端の電位差  
 (= **A** の電位 - **B** の電位)

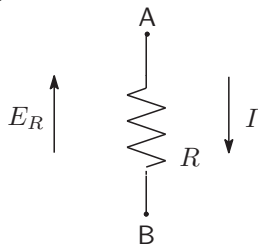
とすると静電誘導により

$$E_C = \frac{q}{C} = \frac{1}{C} \int I dt$$

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

[回路素子の働き 3. 抵抗器]



$R$ ：抵抗器の電気抵抗

$E_R$ ：抵抗器の両端の電位差  
(= A の電位 - B の電位)

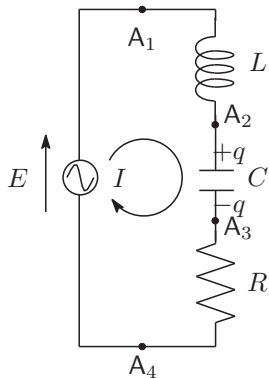
とするとオームの法則により

$$E_R = RI$$

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

[LCR 回路の動作]



$E = A_1$  の電位 -  $A_4$  の電位

$E_L = A_1$  の電位 -  $A_2$  の電位

$E_C = A_2$  の電位 -  $A_3$  の電位

$E_R = A_3$  の電位 -  $A_4$  の電位

だから電位に関するキルヒホッフの法則により

$$E_L + E_C + E_R = E$$

したがって

$$L \frac{dI}{dt} + RI + \frac{1}{C} \int I dt = E \cdots (*)$$



## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

[ (★) の解法 ]  $E = \sin \omega t$  としたときの (★) の一般解を求めよう。両辺 1 回微分して

$$LI'' + RI' + \frac{1}{C}I = \omega \cos \omega t \quad (P)$$

として前回の方法を用いる。

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

対応する斉次問題

$$LI'' + RI' + \frac{1}{C}I = 0 \quad (P_0)$$

の特性方程式は

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

ここで特性方程式の判別式  $D$  が

$$D = \left( R^2 - \frac{4L}{C} \right) < 0$$

を仮定する。(これは解が時間的に振動するための条件である。) 特性解と基本解系は

$$\lambda = \frac{-R}{2L} \pm \sqrt{-D}i, \quad \left\{ e^{\frac{-R}{2L}t} \cos \sqrt{-D}t, e^{\frac{-R}{2L}t} \sin \sqrt{-D}t \right\}$$

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

( $P$ ) の一般解は

$$I(t) = I_0(t) + I_p(t),$$

である。ただし

$$I_0(t) = C_1 e^{\frac{-R}{2L}t} \cos \sqrt{-Dt} + C_2 e^{\frac{-R}{2L}t} \sin \sqrt{-Dt}, \quad ((P_0) \text{ の一般解})$$

$I_p(t)$  は ( $P$ ) の特解

である。ここで

$$|I_0(t)| \leq (|C_1| + |C_2|) e^{\frac{-R}{2L}t} \rightarrow 0 \quad (t \rightarrow \infty)$$

により  $I_0(t)$  は時間とともに急速に減衰してしまうので、応用上は  $I_p(t)$  のみ調べれば十分な場合が多い。

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

( $P$ ) の特解を一つ求めよう。

$$L\tilde{I}'' + R\tilde{I}' + \frac{1}{C}\tilde{I} = i\omega e^{i\omega t} \quad (\tilde{P})$$

を解いて  $I = \text{Im}\tilde{I}$  とすればよい。なぜなら ( $\tilde{P}$ ) の両辺の虚部をとると

$$\begin{aligned} \text{Im}\left(L\tilde{I}'' + R\tilde{I}' + \frac{1}{C}\tilde{I}\right) &= \text{Im}(i\omega e^{i\omega t}) \\ L(\text{Im}\tilde{I})'' + R(\text{Im}\tilde{I})' + \frac{1}{C}(\text{Im}\tilde{I}) &= \omega \cos \omega t \end{aligned}$$

となり  $\text{Im}\tilde{I}$  は ( $P$ ) をみたすからである。

## 2. 2 階線形常微分方程式

定数係数線形 2 階非斉次方程式：交流回路への応用

$\tilde{I} = \frac{1}{Z} e^{i\omega t}$  において ( $\tilde{P}$ ) の解になるように複素定数  $Z$  を求めると、

$$Z = iL\omega + R + \frac{1}{iC\omega} = R + i \left( L\omega - \frac{1}{C\omega} \right)$$

となるが

$$Z = |Z| e^{i\theta}, \quad \text{ただし } |Z| = \sqrt{\left( \frac{1}{C\omega} - L\omega \right)^2 + R^2}, \quad \theta = \tan^{-1} \frac{1}{R} \left( L\omega - \frac{1}{C\omega} \right)$$

だから

$$I = \text{Im} \tilde{I} = \text{Im} \frac{e^{i\omega t}}{Z} = \text{Im} \frac{e^{i\omega t} e^{-i\theta}}{|Z|} = \frac{1}{|Z|} \text{Im} e^{i(\omega t - \theta)} = \frac{1}{|Z|} \sin(\omega t - \theta)$$

これが ( $P$ ) の解である。

## 2. 2階線形常微分方程式

定数係数線形2階非斉次方程式：交流回路への応用

$\tilde{I} = \frac{e^{i\omega t}}{Z}$  はオームの法則  $I = \frac{E}{R}$  に似ている.

異なる点は

その1. 位相の遅れ  $-\theta$  が生じること。

その2. この「抵抗」にあたる量  $Z$  (これをインピーダンスという) の絶対値

$$|Z| = \sqrt{\left(\frac{1}{C\omega} - L\omega\right)^2 + R^2}$$

は  $\omega$  によって変わり  $\omega$  が  $\frac{1}{\sqrt{LC}}$  に一致するときもっとも小さくなること.

## 2. 2階線形常微分方程式

### 定数係数線形2階非斉次方程式：交流回路への応用

以上のように  $Z$  と  $\omega$  が分かると  $I$  を求めることができる。ここで  $Z$  は微分方程式を解かなくとも形式的な計算で求めることができる。

$$\text{コイルのインピーダンス} = iL\omega$$

$$\text{コンデンサのインピーダンス} = \frac{1}{iC\omega}$$

$$\text{抵抗器のインピーダンス} = R$$

としてこれらの総和を回路のインピーダンス  $Z$  とすればよいのである。これが交流回路理論で習ったこと。