

# 定数係数線形常微分方程式(非斉次)

- Author: 黒木玄
- Date: 2019-04-23~2019-05-06
- Repository: <https://github.com/genkuroki/DifferentialEquations> (<https://github.com/genkuroki/DifferentialEquations>)

このファイルは [nbviewer](https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/DifferentialEquations/blob/master/08-1%20Linear%20inhomogeneous%20ODEs%20with%20constant%20coefficients.ipynb) (<https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/DifferentialEquations/blob/master/08-1%20Linear%20inhomogeneous%20ODEs%20with%20constant%20coefficients.ipynb>) でも閲覧できる.

[Julia言語](https://julia.org/) (<https://julia.org/>) と [Jupyter環境](https://jupyter.org/) (<https://jupyter.org/>) の簡単な解説については次を参照せよ:

- [JuliaとJupyterのすすめ](https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/msfd28genkuroki.ipynb?flush_cached=true) ([https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/msfd28genkuroki.ipynb?flush\\_cached=true](https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/msfd28genkuroki.ipynb?flush_cached=true))

[Julia言語](https://julia.org/) (<https://julia.org/>) 環境の整備の仕方については次を参照せよ:

- [Julia v1.1.0 の Windows 8.1 へのインストール](https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/install.ipynb) (<https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/install.ipynb>)

[Wolfram言語](http://www.wolfram.com/language/fast-introduction-for-programmers/ja/) (<http://www.wolfram.com/language/fast-introduction-for-programmers/ja/>) 環境の整備の仕方については次を参照せよ:

- [Free Wolfram EngineをJupyterで使う方法](https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/Free%20Wolfram%20Engine.ipynb) (<https://nbviewer.jupyter.org/github/genkuroki/msfd28/blob/master/Free%20Wolfram%20Engine.ipynb>)

## 目次

### 1 非斉次の定数係数線形常微分方程式

#### 1.1 斉次な場合の一般解

##### 1.1.1 例: 斉次調和振動子

#### 1.2 非斉次な場合の一般解

##### 1.2.1 非斉次な調和振動子

##### 1.2.2 共振

#### 1.3 非斉次な波動方程式 (より高級な話題)

##### 1.3.1 解の表示

##### 1.3.2 Fourier変換に関する公式

##### 1.3.3 非斉次な波動方程式のFourier変換による解法

## 1 非斉次の定数係数線形常微分方程式

斉次の定数係数線形常微分方程式とは, 定数  $p_1, p_2, \dots, p_n$  に関する

$$u^{(n)}(x) + p_{n-1}u^{(n-1)}(x) + \dots + p_1u'(x) + p_0u(x) = 0 \quad (*)$$

の形の微分方程式のことである.

非斉次の定数係数線形常微分方程式とは, 定数  $p_1, p_2, \dots, p_n$  と任意関数  $f(x)$  に関する

$$u^{(n)}(x) + p_{n-1}u^{(n-1)}(x) + \dots + p_1u'(x) + p_0u(x) = f(x) \quad (**)$$

の形の微分方程式のことである. 右辺が 0 ではなく  $f(x)$  であることが斉次の場合と異なる. この微分方程式は

$$w(x) = \begin{bmatrix} u_0(x) \\ u_1(x) \\ \vdots \\ u_{n-2}(x) \\ u_{n-1}(x) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u(x) \\ u'(x) \\ \vdots \\ u^{(n-2)}(x) \\ u^{(n-1)}(x) \end{bmatrix}, \quad b(x) = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ f(x) \end{bmatrix}$$

とおけば

$$u'_0 = u_1, \dots, u'_{n-2} = u_{n-1}, u'_{n-1} = u^{(n)} = -p_{n-1}u_{n-1} - \dots - p_1u_1 - p_0u_0$$

なので次のように書き直される:

$$\frac{dw(x)}{dx} = Au(x) + b(x). \quad (**')$$

ここで

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & & \\ & 0 & \ddots & & \\ & & \ddots & 1 & \\ -p_0 & -p_1 & \cdots & -p_{n-2} & -p_{n-1} \end{bmatrix}$$

とおいた.

斉次な定数係数線形常微分方程式 (\*) は

$$\frac{dw(x)}{dx} = Au(x). \quad (*)'$$

と書き直される. ゆえに方程式 (\*) と (\*\*) の取り扱いは, (\*)' や (\*\*') の形の微分方程式の取り扱いに帰着される.

## 1.1 斉次な場合の一般解

$A$  は定数を成分とする  $n \times n$  行列であるとし,  $w(x)$  は  $x$  の関数を成分とする  $n$  次元縦ベクトルであるとし,  $c$  は定数を成分とする  $n$  次元縦ベクトルであるとする.

$w(x)$  に関する線形微分方程式の初期値問題

$$\frac{dw(x)}{dx} = Aw(x), \quad w(0) = c$$

の解は次の形に表わされるのであった:

$$w(x) = e^{xA}c.$$

### 1.1.1 例: 斉次調和振動子

$\omega \neq 0$  であるとし,  $a, b$  は与えられた定数であるとする.

微分方程式の初期値問題

$$\ddot{u}(t) = -\omega^2 u(t), \quad u(0) = a, \quad \dot{u}(0) = b$$

は  $w(t) = \begin{bmatrix} u(t) \\ \dot{u}(t) \end{bmatrix}$ ,  $c = \begin{bmatrix} a \\ b \end{bmatrix}$ ,  $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\omega^2 & 0 \end{bmatrix}$  とおくと,

$$\frac{dw(t)}{dt} = Aw(t), \quad w(0) = c$$

の形に書き直される. このとき,  $2 \times 2$  の単位行列を  $E$  と書くと,

$$A^{2k} = (-\omega^2)^k E, \quad A^{2k+1} = (-\omega^2)^k A$$

が成立するので,

$$\begin{aligned} e^{tA} &= \sum_{k=0}^{\infty} \frac{t^{2k}}{(2k)!} (-\omega^2)^k E + \sum_{k=0}^{\infty} \frac{t^{2k+1}}{(2k)!} (-\omega^2)^k A \\ &= \begin{bmatrix} \cos(\omega t) & \sin(\omega t)/\omega \\ -\omega \sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{bmatrix}. \end{aligned}$$

ゆえに,  $\dot{w}(t) = Aw(t)$ ,  $w(0) = c$  の解は

$$\begin{aligned} w(t) = \begin{bmatrix} u(t) \\ \dot{u}(t) \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} \cos(\omega t) & \sin(\omega t)/\omega \\ -\omega \sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a \\ b \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} a \cos(\omega t) + b \sin(\omega t)/\omega \\ -a\omega \sin(\omega t) + b \cos(\omega t) \end{bmatrix} \end{aligned}$$

と表わされる. 特に

$$u(t) = a \cos(\omega t) + b \frac{\sin(\omega t)}{\omega}$$

である.  $\square$

```
In [1]: 1 u = a Cos[omega t] + b Sin[omega t]/omega
2 u/.t->0
3 D[u,t]/.t->0
4 Simplify[D[u,t,t] + omega^2 u]
```

```
Out[1]: Out[1]: a Cos[omega t] + b Sin[omega t]
omega
```

```
Out[2]: a
```

```
Out[3]: b
```

```
Out[4]: 0
```

## 1.2 非斉次な場合の一般解

$b(x)$  は与えられた関数を成分とする  $n$  次元縦ベクトルであるとし、非斉次な定数係数線形微分方程式の初期値問題

$$\frac{dw(x)}{dx} = Aw(x) + b(x), \quad w(0) = c$$

について考える。これは所謂**定数変化法**で解くことができる。斉次の場合すなわち  $b(x) = 0$  の場合の解は

$$w(x) = e^{xA} c$$

と書けるのであった。非斉次の場合については、定数を成分とするベクトル  $c$  を関数を成分とするベクトル  $c(x)$  に置き換えた

$$w(x) = e^{xA} c(x)$$

の形の解を探してみよう。定数  $c$  を変化する  $c(x)$  に置き換えるので、この方法は**定数変化法**と呼ばれている。

$w(x) = e^{xA} c(x)$  を  $w'(x) = Aw(x) + b(x)$  に代入すると、

$$w'(x) = Ae^{xA} c(x) + e^{xA} c'(x) = Aw(x) + e^{xA} c'(x) = Aw(x) + b(x)$$

なので、 $c(x)$  が  $e^{xA} c'(x) = b(x)$ ,  $c(0) = c$  を満たしていれば、 $w(x)$  は  $w'(x) = Aw(x) + b(x)$ ,  $w(0) = c$  を満たす。 $c(x)$  に関する方程式  $e^{xA} c'(x) = b(x)$ ,  $c(0) = c$  は  $c'(x) = e^{-xA} b(x)$ ,  $c(0) = c$  と同値であり、

$$c(x) = c + \int_0^x e^{-yA} b(y) dy$$

と解ける。これを  $w(x) = e^{xA} c(x)$  に代入すると

$$w(x) = e^{xA} c + \int_0^x e^{(x-y)A} b(y) dy.$$

これが  $w'(x) = Aw(x) + b(x)$ ,  $w(0) = c$  を満たしていることは直接的に確認できる。ただし、一般に  $F(x, z)$  について

$$\frac{d}{dx} F(x, x) = F_x(x, x) + F_z(x, x)$$

が成立することを、 $F(x, z) = \int_0^z e^{(x-y)A} b(y) dy$  に適用すると

$$\frac{d}{dx} \int_0^x e^{(x-y)A} b(y) dy = A \int_0^x e^{(x-y)A} b(y) dy + b(x)$$

が得られることに注意せよ。

これで解きたい非斉次な定数係数線形微分方程式を解くことができた。

### 1.2.1 非斉次な調和振動子

$\omega \neq 0$  であるとし、 $a, b$  は与えられた定数であるとし、 $f(t)$  は与えられた関数であるとする。

微分方程式の初期値問題

$$\ddot{u}(t) = -\omega^2 u(t) + f(t), \quad u(0) = a, \quad \dot{u}(0) = b$$

は  $w(t) = \begin{bmatrix} u(t) \\ \dot{u}(t) \end{bmatrix}$ ,  $c = \begin{bmatrix} a \\ b \end{bmatrix}$ ,  $g(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ f(t) \end{bmatrix}$ ,  $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\omega^2 & 0 \end{bmatrix}$  とおくと、

$$\frac{dw(t)}{dt} = Aw(t) + g(t), \quad w(0) = c$$

の形に書き直される. このとき,

$$A^{2k} = \begin{bmatrix} (-\omega^2)^k & 0 \\ 0 & (-\omega^2)^k \end{bmatrix}, \quad A^{2k+1} = \begin{bmatrix} 0 & (-\omega^2)^k \\ (-\omega^2)^{k+1} & 0 \end{bmatrix}$$

なので

$$e^{tA} = \begin{bmatrix} \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \frac{(\omega t)^{2k}}{(2k)!} & \frac{1}{\omega} \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \frac{(\omega t)^{2k+1}}{(2k+1)!} \\ -\omega \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \frac{(\omega t)^{2k+1}}{(2k+1)!} & \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \frac{(\omega t)^{2k}}{(2k)!} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(\omega t) & \sin(\omega t)/\omega \\ -\omega \sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{bmatrix}$$

となるのであった.

```
In [5]: 1 A = {{0, 1}, {-omega^2, 0}}
        2 U = {{Cos[omega t], Sin[omega t]/omega}, {-omega Sin[omega t], Cos[omega t]}}
        3 Simplify[MatrixExp[t A] - U]
```

```
Out[5]: Out[5]: {{0, 1}, {-omega^2, 0}}
```

```
Out[6]: {{Cos[omega t], Sin[omega t]/omega}, {-omega Sin[omega t], Cos[omega t]}}
```

```
Out[7]: {{0, 0}, {0, 0}}
```

$w(t) = e^{tA} c(t)$  の形で解を探してみよう.

$$\dot{w}(t) = A e^{tA} c(t) + e^{tA} \dot{c}(t) = A w(t) + e^{tA} \dot{c}(t)$$

なので,  $\dot{c}(t) = e^{-tA} g(t)$ ,  $c(0) = c$  ならば  $w(t)$  は欲しい解になっている. そのような  $c(t)$  は

$$c(t) = c + \int_0^t e^{-As} g(s) ds$$

と書ける. ゆえに欲しい解は

$$w(t) = e^{tA} c + \int_0^t e^{(t-s)A} g(s) ds$$

と書ける. そして,

$$e^{tA} c = \begin{bmatrix} a \cos(\omega t) + b \sin(\omega t)/\omega \\ -a \omega \sin(\omega t) + b \cos(\omega t) \end{bmatrix}, \quad e^{(t-s)A} g(s) = \begin{bmatrix} \sin(\omega(t-s))/\omega \\ \cos(\omega(t-s)) \end{bmatrix} f(s)$$

なので  $w(t)$  の第1成分の  $u(t)$  は次のように表わされる:

$$u(t) = a \cos(\omega t) + b \frac{\sin(\omega t)}{\omega} + \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} f(s) ds.$$

これが実際に欲しい解になっていることを直接確認してみよう:

$$u(0) = a,$$

$$\dot{u}(t) = -\omega a \sin(\omega t) + \omega b \frac{\cos(\omega t)}{\omega} + \omega \int_0^t \frac{\cos(\omega(t-s))}{\omega} f(s) ds,$$

$$\dot{u}(0) = b,$$

$$\ddot{u}(t) = -\omega^2 a \cos(\omega t) - \omega^2 b \frac{\sin(\omega t)}{\omega} - \omega^2 \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} f(s) ds + f(t)$$

$$= -\omega^2 u(t) + f(t).$$

非斉次な調和振動子は外力  $f(t)$  が与えられた場合の調和振動子になっている.

```

In [8]: 1 u = a Cos[omega t] + b Sin[omega t]/omega + Integrate[Sin[omega (t-s)]/omega * f[s], {s, 0, t}]
2 u/.t->0
3 D[u, t]
4 D[u, t]/.t->0
5 D[u, {t,2}]

```

```

Out[8]: Out[8]: a Cos[omega t] + \int_0^t \frac{f[s] Sin[omega (-s+t)]}{omega} ds + \frac{b Sin[omega t]}{omega}
Out[9]: a
Out[10]: b Cos[omega t] + \int_0^t Cos[omega (-s+t)] f[s] ds - a omega Sin[omega t]
Out[11]: b
Out[12]: -a omega^2 Cos[omega t] + f[t] + \int_0^t -omega f[s] Sin[omega (-s+t)] ds - b omega Sin[omega t]

```

### 1.2.2 共振

$\ddot{u}(t) = -\omega^2 u(t) + f(t)$  の解

$$u(t) = a \cos(\omega t) + b \frac{\sin(\omega t)}{\omega} + \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} f(s) ds.$$

が  $f(t) = \cos(\alpha t), \sin(\alpha t)$  の場合になるかを調べてみよう. そのためには三角関数に関する公式

$$\begin{aligned} \sin x \cdot \cos y &= \frac{1}{2}(\sin(x-y) + \sin(x+y)), \\ \sin x \cdot \sin y &= \frac{1}{2}(\cos(x-y) - \cos(x+y)) \end{aligned}$$

を使う. この公式より

$$\begin{aligned} \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \cos(\alpha s) &= \frac{1}{2\omega}(\sin(\omega t - (\omega + \alpha)s) + \sin(\omega t - (\omega - \alpha)s)), \\ \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \sin(\alpha s) &= \frac{1}{2\omega}(\cos(\omega t - (\omega + \alpha)s) - \cos(\omega t - (\omega - \alpha)s)). \end{aligned}$$

ゆえに,  $\alpha \neq \pm\omega$  の場合には,

$$\begin{aligned} \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \cos(\alpha s) ds &= \frac{1}{2\omega} \left[ \frac{\cos(\omega t - (\omega + \alpha)s)}{\omega + \alpha} + \frac{\cos(\omega t - (\omega - \alpha)s)}{\omega - \alpha} \right]_{s=0}^{s=t} \\ &= \frac{1}{2\omega} \left( \frac{\cos(\alpha t)}{\omega + \alpha} + \frac{\cos(\alpha t)}{\omega - \alpha} - \frac{\cos(\omega t)}{\omega + \alpha} - \frac{\cos(\omega t)}{\omega - \alpha} \right) \\ &= \frac{\cos(\alpha t)}{\omega^2 - \alpha^2} - \frac{\cos(\omega t)}{\omega^2 - \alpha^2} \\ &= -\frac{\cos(\alpha t) - \cos(\omega t)}{\alpha^2 - \omega^2}, \\ \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \sin(\alpha s) ds &= \frac{1}{2\omega} \left[ \frac{-\sin(\omega t - (\omega + \alpha)s)}{\omega + \alpha} - \frac{-\sin(\omega t - (\omega - \alpha)s)}{\omega - \alpha} \right]_{s=0}^{s=t} \\ &= \frac{1}{2\omega} \left( \frac{\sin(\alpha t)}{\omega + \alpha} + \frac{\sin(\alpha t)}{\omega - \alpha} + \frac{\sin(\omega t)}{\omega + \alpha} - \frac{\sin(\omega t)}{\omega - \alpha} \right) \\ &= \frac{\sin(\alpha t)}{\omega^2 - \alpha^2} - \frac{\alpha \sin(\omega t)}{\omega \omega^2 - \alpha^2} \\ &= -\frac{\alpha (\omega/\alpha) \sin(\alpha t) - \sin(\omega t)}{\alpha^2 - \omega^2}. \end{aligned}$$

これらの関数の振幅は  $\alpha^2$  が  $\omega^2$  に近付くと大きくなる.

$\alpha = \omega$  の場合には上の公式で  $\alpha \rightarrow \omega$  の極限を取ると,

$$\begin{aligned} \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \cos(\omega s) ds &= \frac{t \sin(\omega t)}{2\omega}, \\ \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \sin(\omega s) ds &= \frac{-t \cos(\omega t) + (1/\omega) \sin(\omega t)}{2\omega}. \end{aligned}$$

$\alpha = -\omega$  の場合の公式はこの公式で  $\omega$  を  $-\omega$  に置き換えれば得られる.

したがって,  $\alpha = \pm\omega$  の場合には時刻  $t$  に比例して振幅が大きくなる項が出て来る. すなわち, 調和振動子に与える外力の周期が調和振動子の周期  $2\pi/|\omega|$  に等しい場合には, 外力が与えられた調和振動子の振幅は時間に比例して幾らでも大きくなる.

▶ In [13]:	1	Simplify[Sin[x-y] + Sin[x+y] - 2 Sin[x] Cos[y]]
Out[13]:	0	
▶ In [14]:	1	Simplify[Cos[x-y] - Cos[x+y] - 2 Sin[x] Sin[y]]
Out[14]:	0	
▶ In [15]:	1	Integrate[Sin[omega (t-s)] Cos[alpha s] / omega, {s, 0, t}]
Out[15]:		$\frac{-\text{Cos}[\alpha t] + \text{Cos}[\omega t]}{\alpha^2 - \omega^2}$
▶ In [16]:	1	Integrate[Sin[omega (t-s)] Cos[omega s] / omega, {s, 0, t}]
Out[16]:		$\frac{t \text{Sin}[\omega t]}{2 \omega}$
▶ In [17]:	1	Integrate[Sin[omega (t-s)] Cos[-omega s] / omega, {s, 0, t}]
Out[17]:		$\frac{t \text{Sin}[\omega t]}{2 \omega}$
▶ In [18]:	1	Integrate[Sin[omega (t-s)] Sin[alpha s] / omega, {s, 0, t}]
Out[18]:		$\frac{\omega \text{Sin}[\alpha t] - \alpha \text{Sin}[\omega t]}{-\alpha^2 \omega + \omega^3}$
▶ In [19]:	1	Integrate[Sin[omega (t-s)] Sin[omega s] / omega, {s, 0, t}]
Out[19]:		$\frac{-\omega t \text{Cos}[\omega t] + \text{Sin}[\omega t]}{2 \omega^2}$
▶ In [20]:	1	Integrate[Sin[omega (t-s)] Sin[-omega s] / omega, {s, 0, t}]
Out[20]:		$\frac{\omega t \text{Cos}[\omega t] - \text{Sin}[\omega t]}{2 \omega^2}$

### 1.3 非斉次な波動方程式 (より高級な話題)

この節の内容は先走った内容になっているので, 初めて読む読者は飛ばしてよい. 後で必要になってから戻って来ても遅くない. しかし, 筆者的には実用的な内容を含んでいるので計算を追ってみて欲しいと思う.

#### 1.3.1 解の表示

$u = u(t, x)$  に関する次の方程式を非斉次な波動方程式の初期値問題と呼ぶ:

$$u_{tt}(t, x) = u_{xx}(t, x) + f(t, x), \quad u(0, x) = a(x), \quad u_t(0, x) = b(x).$$

この解は次のように書ける:

$$u(t, x) = \frac{a(x+t) + a(x-t)}{2} + \frac{1}{2} \int_{x-t}^{x+t} b(y) dy + \frac{1}{2} \int_0^t ds \int_{x-(t-s)}^{x+(t-s)} f(s, y) dy. \quad (*)$$

これが実際に上の条件を満たしていることは直接的に確認できる:

$$\begin{aligned}
u(0, x) &= a(x), \\
u_t(t, x) &= \frac{a'(x+t) - a'(x-t)}{2} + \frac{b(x+t) + b(x-t)}{2} \\
&\quad + \int_0^t \frac{f(s, x+(t-s)) + f(s, x-(t-s))}{2} ds, \\
u_t(0, x) &= b(x), \\
u_{tt}(t, x) &= \frac{a''(x+t) + a''(x-t)}{2} + \frac{b'(x+t) - b'(x-t)}{2} \\
&\quad + \int_0^t \frac{f'(s, x+(t-s)) - f'(s, x-(t-s))}{2} ds + f(t, x), \\
u_x(t, x) &= \frac{a'(x+t) + a'(x-t)}{2} + \frac{b(x+t) - b(x-t)}{2} \\
&\quad + \int_0^t \frac{f(s, x+(t-s)) - f(s, x-(t-s))}{2} ds, \\
u_{xx}(t, x) &= \frac{a''(x+t) + a''(x-t)}{2} + \frac{b'(x+t) - b'(x-t)}{2} \\
&\quad + \int_0^t \frac{f'(s, x+(t-s)) - f'(s, x-(t-s))}{2} ds.
\end{aligned}$$

ゆえに  $u_{tt}(t, x) = u_{xx}(t, x) + f(t, x)$ .

それでは天下りに与えた解の表示(\*)はどのようにして発見できるであろうか?

非斉次な波動方程式を  $x$  についてFourier変換すれば前節の非斉次な調和振動子に帰着し、逆Fourier変換でもとに戻せば解の表示(\*)が得られる。以下の節では実際にそれを実行してみよう。

```

In [21]: 1 u = (a[x+t]+a[x-t])/2 + (1/2) Integrate[b[y],{y,x-t,x+t}] + (1/2) Integrate[Integrate[f[s,y],{y,x-(t-s),x+(t-
2 u/.t->0
3 D[u,t]
4 D[u,t]/.t->0
5 A = D[u,t,t]
6 B = D[u,x,x]
7 Simplify[A - B - f[t,x]]

```

Out[21]: Out[21]:  $\frac{1}{2} (a[-t+x] + a[t+x]) + \frac{1}{2} \int_{-t-x}^{t+x} b[y] dy + \frac{1}{2} \int_0^t \left( \int_{s-t-x}^{-s+t+x} f[s, y] dy \right) ds$

Out[22]:  $a[x]$

Out[23]:  $\frac{1}{2} (b[-t+x] + b[t+x]) + \frac{1}{2} \int_0^t (f[s, s-t+x] + f[s, -s+t+x]) ds + \frac{1}{2} (-a'[-t+x] + a'[t+x])$

Out[24]:  $b[x]$

Out[25]:  $\frac{1}{2} \left( 2 f[t, x] + \int_0^t (-f^{(0,1)}[s, s-t+x] + f^{(0,1)}[s, -s+t+x]) ds \right) +$

$\frac{1}{2} (-b'[-t+x] + b'[t+x]) + \frac{1}{2} (a''[-t+x] + a''[t+x])$

Out[26]:  $\frac{1}{2} \int_0^t (-f^{(0,1)}[s, s-t+x] + f^{(0,1)}[s, -s+t+x]) ds +$

$\frac{1}{2} (-b'[-t+x] + b'[t+x]) + \frac{1}{2} (a''[-t+x] + a''[t+x])$

Out[27]:  $0$

### 1.3.2 Fourier変換に関する公式

十分に広いクラスの函数  $f(x)$  について

$$\hat{f}(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega x} f(x) dx$$

でFourier変換  $\hat{f}(\omega)$  を定義すると、逆変換によって  $\hat{f}(\omega)$  から  $f(x)$  が得られる:

$$f(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{i\omega x} \hat{f}(\omega) d\omega.$$

部分積分によって,

$$\hat{f}'(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega x} f'(x) dx = - \int_{-\infty}^{\infty} (e^{-i\omega x})' f(x) dx = i\omega \hat{f}(\omega).$$

ゆえに

$$\hat{f}''(\omega) = -\omega^2 \hat{f}(\omega). \quad (1)$$

簡単のため  $t > 0$  とする.  $f(x)$  が

$$f(x) = \frac{1}{2} \chi_{[-t,t]}(x) = \begin{cases} 1 & (-t \leq x \leq t) \\ 0 & (\text{otherwise}) \end{cases}$$

のとき,

$$\hat{f}(\omega) = \frac{1}{2} \int_{-t}^t e^{-i\omega x} dx = \frac{\sin(\omega t)}{\omega}$$

なので

$$\frac{1}{2} \chi_{[-t,t]}(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{i\omega x} \frac{\sin(\omega t)}{\omega} d\omega. \quad (2)$$

この両辺の  $x$  に  $x - y$  を代入し,  $f(y)$  をかけて  $y$  について積分すると,

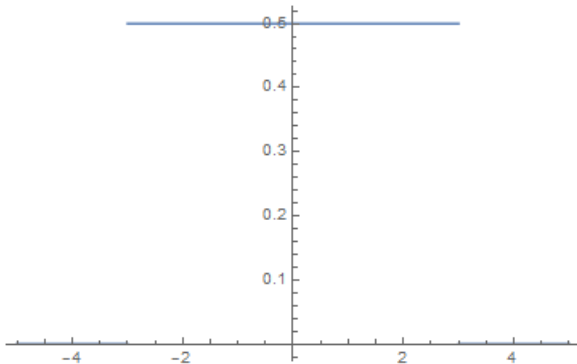
$$\frac{1}{2} \int_{x-t}^{x+t} f(y) dy = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{i\omega x} \frac{\sin(\omega t)}{\omega} \hat{f}(\omega) d\omega. \quad (3)$$

この両辺を  $t$  で微分すると

$$\frac{f(x+t) + f(x-t)}{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{i\omega x} \cos(\omega t) \hat{f}(\omega) d\omega.$$

```
In [28]: 1 Chi[t_,x_] := UnitBox[x/(2t)]
          2 Plot[Chi[-3,x]/2, {x,-5,5}]
```

Out[29]:



```
In [30]: 1 Sqrt[2 Pi] FourierTransform[Chi[t,x]/2, x, omega]
```

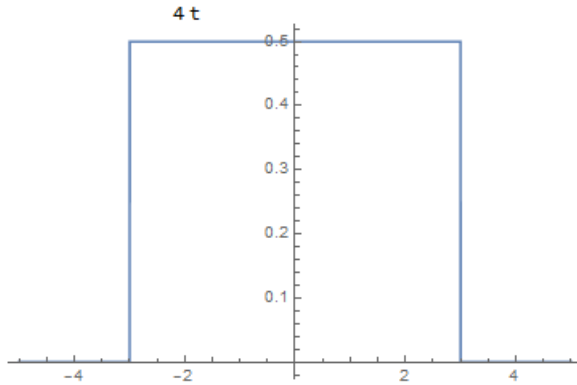
Out[30]: Abs[t] Sinc[omega t]



```
In [31]: 1 F = 1/Sqrt[2 Pi] InverseFourierTransform[Abs[t] Sinc[omega t], omega, x]
          2 Plot[F/.t->-3, {x,-5,5}]
```

Out[31]: Out[31]:  $\frac{\text{Abs}[t] (\text{Sign}[t - x] + \text{Sign}[t + x])}{4 t}$

Out[32]:



### 1.3.3 非斉次な波動方程式のFourier変換による解法

非斉次な波動方程式の初期値問題

$$u_{tt}(t, x) = u_{xx}(t, x) + f(t, x), \quad u(0, x) = a(x), \quad u_t(0, x) = b(x)$$

は(1)より

$$\hat{u}_{tt}(t, \omega) = -\omega^2 \hat{u}_{xx}(t, \omega) + \hat{f}(t, \omega), \quad \hat{u}(t, \omega) = \hat{a}(\omega), \quad \hat{u}_t(0, x) = \hat{b}(\omega).$$

と書き直される. これは非斉次な調和振動子である. ゆえに次のように解ける:

$$\hat{u}(t, \omega) = \hat{a}(\omega) \cos(\omega t) + \hat{b}(\omega) \frac{\sin(\omega t)}{\omega} + \int_0^t \frac{\sin(\omega(t-s))}{\omega} \hat{f}(s, \omega) ds.$$

この等式の両辺に  $e^{i\omega x}$  をかけて  $\omega$  について積分して  $2\pi$  で割ると, (2),(3)より,

$$u(t, x) = \frac{a(x+t) + a(x-t)}{2} + \frac{1}{2} \int_{x-t}^{x+t} b(y) dy + \frac{1}{2} \int_0^t ds \int_{x-(t-s)}^{x+(t-s)} f(s, y) dy.$$

これが欲しい解の表示であった.

特に斉次の場合の通常の波動方程式の初期値問題の解は

$$u(t, x) = \frac{a(x+t) + a(x-t)}{2} + \frac{1}{2} \int_{x-t}^{x+t} b(y) dy$$

と書ける. これは  $B(x) = \int b(x) dx$ ,  $f(x) = (a(x) + B(x))/2$ ,  $g(x) = (a(x) - B(x))/2$  とおくと,

$$u(t, x) = f(x+t) + g(x-t)$$

と書き直される. これが  $u_{tt} = u_{xx}$  を満たしていることを確認することは易しい.

```
In [ ]: 1
```