



東京大学 工学部 計数工学科/物理工学科

# 応用音響学：予備 – フーリエ解析の復習

嵯峨山 茂樹 <sagayama@hil.t.u-tokyo.ac.jp>

東京大学 工学部 計数工学科 <http://hil.t.u-tokyo.ac.jp/>

---

- フーリエ解析
- フーリエ変換の定義: いくつかの流儀
- フーリエ変換の性質、畳み込み定理



# フーリエ級数からフーリエ積分へ

## ■ 区間 $(-1/T, 1/T)$ での $f(t)$ のフーリエ級数展開 (復習)

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\Omega t}, \quad \Omega = \frac{2\pi}{T}$$

- 任意の関数  $f(t)$  を有限区間  $(-\frac{1}{T} \geq t \geq -\frac{1}{T})$  で級数表現。  
( $T$  を周期とする周期関数  $f(t)$  を全区間  $(-\infty < t < \infty)$  で級数表現。)

フーリエ係数列  $\{c_k\}$  (複素係数) あるいは正弦係数と余弦係数

$$c_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) e^{-jk\Omega t} dt$$

## ■ $f(t)$ の再帰的な表現 (上の2式を互いに代入)

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(\tau) e^{-jk\Omega\tau} d\tau \right] e^{jk\Omega t}$$

積分区間  $T$  を無限大にするとどうなるか?      Fourier の積分定理  
(関数  $f(t)$  はそのまま、フーリエ展開の区間を無限に広げて行く。)

$\Omega = \frac{2\pi}{T}$  を  $\Delta\omega$  と書き換えて、 $\Delta\omega \rightarrow 0$



# Fourierの積分定理

## Fourierの積分定理

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{j\omega(t-\tau)} d\tau d\omega$$

(直観的導出)

フーリエ展開において、係数 $c_k$ を求める式を代入すると、 $f(t)$ は $f(t)$ 自身によって

$$\begin{aligned} f(t) &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(\tau) e^{-jk\Delta\omega\tau} d\tau \right] e^{jk\Delta\omega t}, \quad \Delta\omega = \frac{2\pi}{T} \\ &= \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[ \int_{-T/2}^{T/2} f(\tau) e^{jk\Delta\omega(t-\tau)} d\tau \right] \Delta\omega \end{aligned}$$

と書けるから、 $T \rightarrow \infty$ の極限を取ると、( $k\Delta\omega \rightarrow \omega$ ,  $\Delta\omega \rightarrow d\omega$ )

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{j\omega(t-\tau)} d\tau d\omega$$

**QED**



# フーリエ変換

「Fourierの積分定理」から

$$\begin{aligned} f(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega(t-\tau)} d\tau d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{j\omega t} \left\{ \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau \right\} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{j\omega t} F(\omega) d\omega \end{aligned}$$

但し、 $F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau$

任意の関数  $f(t)$  を全区間  $(-\infty < t < \infty)$  で積分表現。



# フーリエ変換とフーリエ逆変換

時間の関数(信号)  $f(t)$

## Fourier 変換

$$F(\omega) = \mathcal{F} [ f(t) ] = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

周波数の関数(スペクトル)  $F(\omega)$

## Fourier 逆変換

$$f(t) = \mathcal{F}^{-1} [ F(\omega) ] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

(角) 周波数  $\omega$  において、 $d\omega$  の幅に  $F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$  分の成分 (周波数成分) を持つ。

時間の関数(信号)  $f(t)$



# フーリエ変換対とラプラス変換対

## ■ Fourier 変換対 (相互変換可能、同一情報の表と裏)

$$f(t) \leftrightarrow F(\omega)$$

時間 ( $t$ ) 領域      周波数 ( $\omega$ ) 領域

## ■ Cf. Laplace 変換対 (相互変換可能、同一情報の表と裏)

$$f(t) \leftrightarrow F(s)$$

時間 ( $t$ ) 領域      演算子 ( $s$ ) 領域

■ 疑問: Laplace 変換で  $s = j\omega$  と置いたものと、Fourier 変換はどう違う?

回答: 周波数応答は、 $t < 0$  では  $h(t) = 0$  であるような系についてのみ。



# Fourier 変換の定義のいくつかの流儀 (1/2)

## ■ フーリエ変換の係数が1の方式。

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t} dt, \quad x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega)e^{j\omega t} d\omega$$

これはフーリエ級数の定義区間長  $T$  を  $T \rightarrow \infty$  とすることにより、自然な拡張で定義する点でわかりやすい。(本講義では教科書通りにこの方式を用いる)

## ■ 逆フーリエ変換の係数が1の方式。

$$X(\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t} dt, \quad x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega)e^{j\omega t} d\omega$$

$\frac{1}{2\pi}$  の係数を反対に置いている。これは、信号は各周波数成分  $X(\omega)$  の総和(積分)になっているという直観によく合う定義である。特に  $X(\omega)$  がパワースペクトルの場合  $x(0)$ (自己相関関数の  $\tau = 0$  の値) は総パワーになる。



# Fourier 変換の定義のいくつかの流儀 (2/2)

## ■ 対称な係数を用いる方式。

$$X(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt, \quad x(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

完全に対称になるので、美しさを求める数学で用いられる。ただし、物理的な意味が明確でなく、工学ではあまり用いない。

## ■ 周波数 $f$ を用いる方式。

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt, \quad x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi ft} df$$

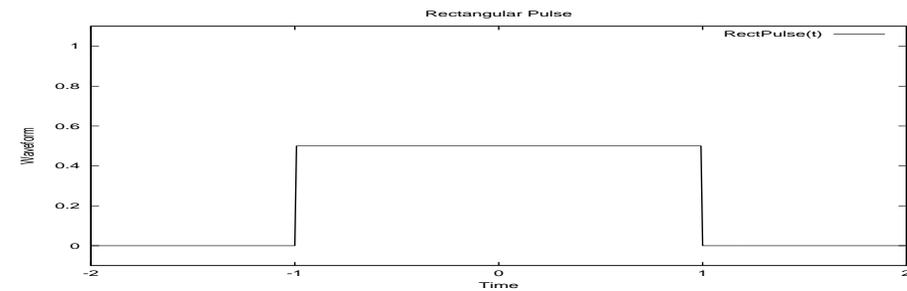
角周波数  $\omega$  でなくいわゆる周波数を用いる。Hz 単位でスペクトル領域で考えるにはこの方が便利。通信理論や通信方式の実際で用いられる。



# sinc関数：矩形パルスのフーリエ変換

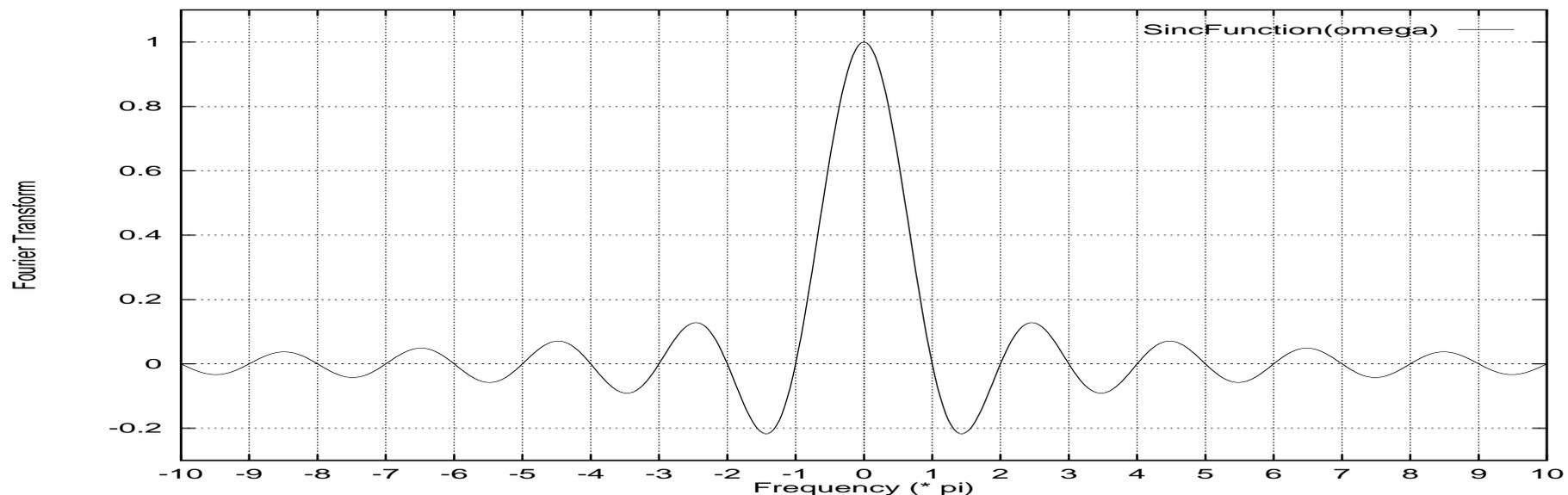
矩形パルス波形

$$f(t) = \begin{cases} 1/2, & |t| < 1 \\ 0, & |t| > 1 \end{cases}$$



のフーリエ変換はsinc関数

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = \frac{1}{2} \int_{-1}^1 e^{-j\omega t} dt = \frac{1}{2} [je^{-j\omega t}]_{-1}^1 = \frac{\sin \omega}{\omega} = \text{sinc } \omega$$





# フーリエ変換の存在条件

## フーリエ変換

$$\mathcal{F} [ f(t) ] = F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt < \infty$$

が存在するための条件。  $|e^{-j\omega t}| = 1$  だから、

- 関数  $f(t)$  が  $-\infty < t < \infty$  において区分的に滑らか。
- 関数  $f(t)$  が絶対可積分。

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)| dt < \infty$$

- 不連続点の値

$$\frac{f(t+0) + f(t-0)}{2} = \mathcal{F}^{-1} \{ F(\omega) \}$$



# フーリエ変換の性質 (1/2)

$F(\omega) = \mathcal{F} [ f(t) ]$ ,  $F_1(\omega) = \mathcal{F} [ f_1(t) ]$ ,  $F_2(\omega) = \mathcal{F} [ f_2(t) ]$ ,  
 $a, a_1, a_2$  を定数とすると、

## ■ 線形性 (linearity)

$$\mathcal{F} [ a_1 f_1(t) + a_2 f_2(t) ] = a_1 F_1(\omega) + a_2 F_2(\omega)$$

## ■ 縮尺 (scaling)

$$\mathcal{F} [ f(at) ] = \frac{1}{|a|} F\left(\frac{\omega}{a}\right)$$

## ■ 時間反転 (time inversion)

$$\mathcal{F} [ f(-t) ] = F(-\omega)$$

## ■ 時間シフト (time shift)

$$\mathcal{F} [ f(t - t_0) ] = F(\omega) e^{-j\omega t_0}$$

(応用例: 円心法 (2003年度卒論) = 特許出願済み)

## ■ 周波数シフト (frequency shift)

$$\mathcal{F} [ f(t) e^{j\Omega t} ] = F(\omega - \Omega)$$



# フーリエ変換の性質 (2/2)

## ■ 対称性 (symmetry)

$$\mathcal{F} [ F(t) ] = 2\pi f(-\omega)$$

## ■ 時間微分 (differentiation)

$$\mathcal{F} [ f'(t) ] = j\omega F(\omega) = j\omega \mathcal{F} [ f(t) ]$$

## ■ 時間積分 (integration)

$\int_{-\infty}^{\infty} f(t)dt = F(0) = 0$ ならば、

$$\mathcal{F} \left[ \int_{-\infty}^t f(\tau)d\tau \right] = \frac{1}{j\omega} F(\omega) = \frac{1}{j\omega} \mathcal{F} [ f(t) ]$$

## ■ 周波数微分 (differentiation)

$$\mathcal{F} \left[ (-jt)^k f(t) \right] = \frac{d^k}{d\omega^k} F(\omega)$$



# 畳み込み定理

## ■ 畳み込み定理 (convolution theorem)

$$\mathcal{F} [ f_1(t) * f_2(t) ] = F_1(\omega)F_2(\omega)$$

## ■ 畳み込み (合成積, convolution) とは ...

### ■ 定義

$$f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau)f_2(t - \tau)d\tau$$

### ■ 可換則 (commutative law)

$$f_1(t) * f_2(t) = f_2(t) * f_1(t)$$

### ■ 結合則 (associative law)

$$(f_1(t) * f_2(t)) * f_3(t) = f_1(t) * (f_2(t) * f_3(t))$$

### ■ $\delta$ 関数

$$f(t) * \delta(t) = f(t)$$

$$f(t) * \delta(t - \tau) = f(t - \tau)$$



# 周波数畳み込み定理

## ■ 周波数畳み込み定理

$$\mathcal{F}^{-1}\{F_1(\omega) * F_2(\omega)\} = 2\pi f_1(t)f_2(t)$$

または

$$\mathcal{F}[f_1(t)f_2(t)] = \frac{1}{2\pi}F_1(\omega) * F_2(\omega)$$

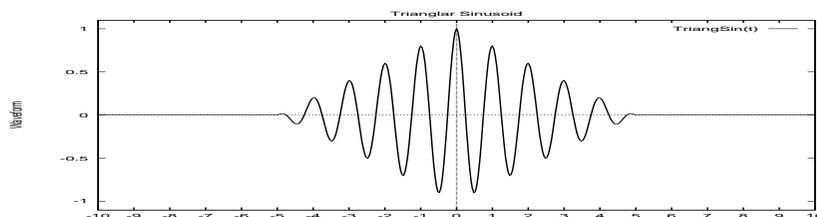
## ■ (応用例: Lag Window 法 = NTT 特許 音声符号化国際標準へ)

- $F_1(\omega)$  : 音声スペクトル     $f_1(t)$  : 音声自己相関関数
- $F_2(\omega)$  : 平滑化窓関数     $f_2(t)$  : ラグ窓関数
- $F_1(\omega) * F_2(\omega)$  : 平滑化音声スペクトル     $2\pi f_1(t)f_2(t)$  : 自己相関関数にラグ窓を掛ける
- ピッチ微細構造の影響を受けないLPC分析をしたい    平滑化音声スペクトルをLPC分析する    自己相関関数にラグ窓を掛けた後、LPC分析などを行う (特許)

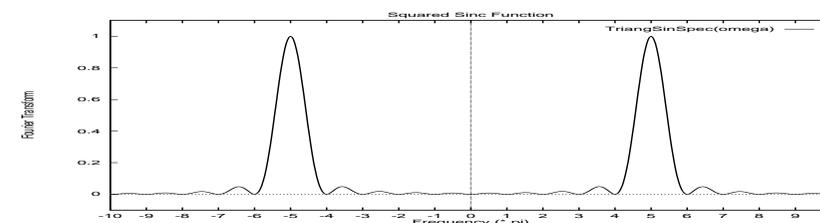


# 畳み込み・乗算の応用

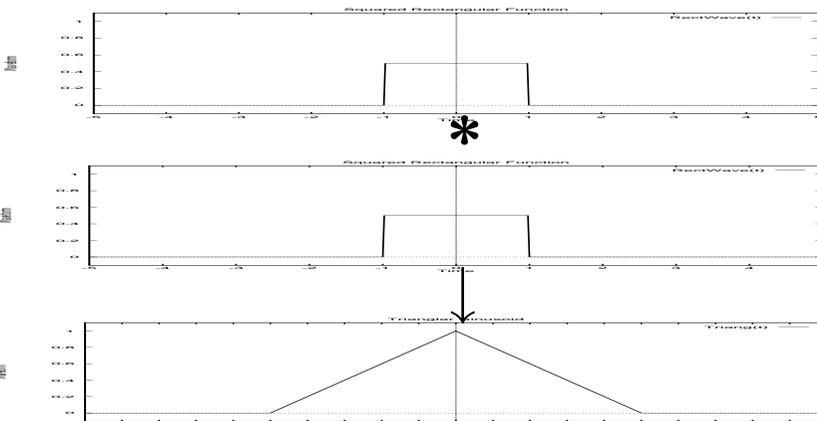
## ■ 例題：三角包絡正弦波のフーリエスペクトルは？



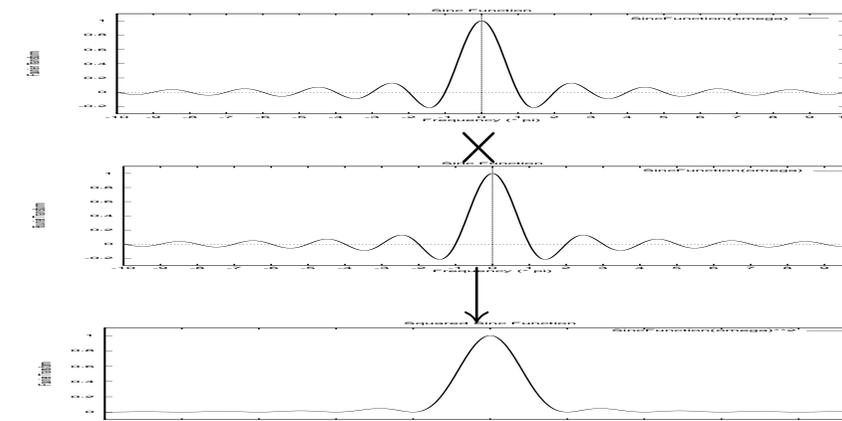
↔



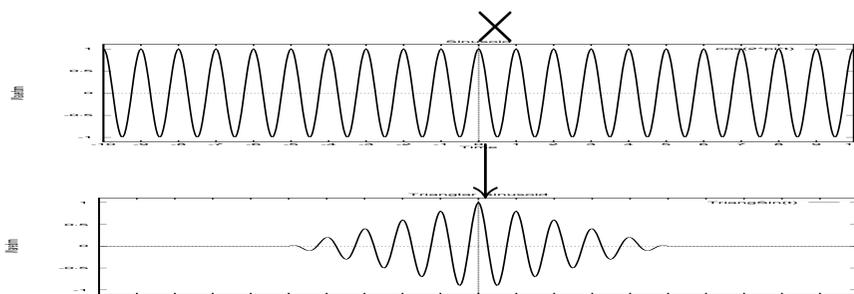
## ■ 窓関数 (畳み込み)



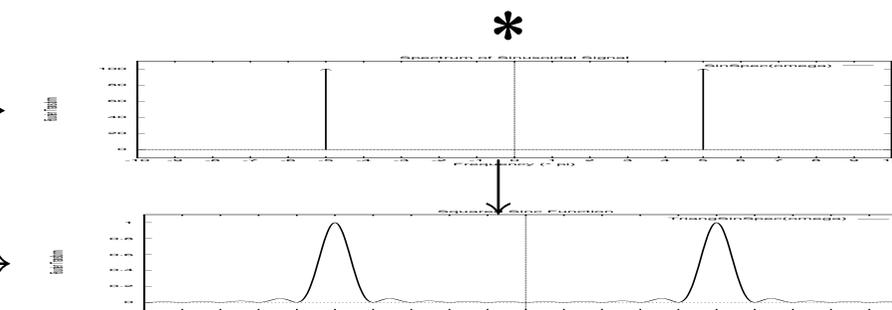
↔



## ■ 変調 (乗算)



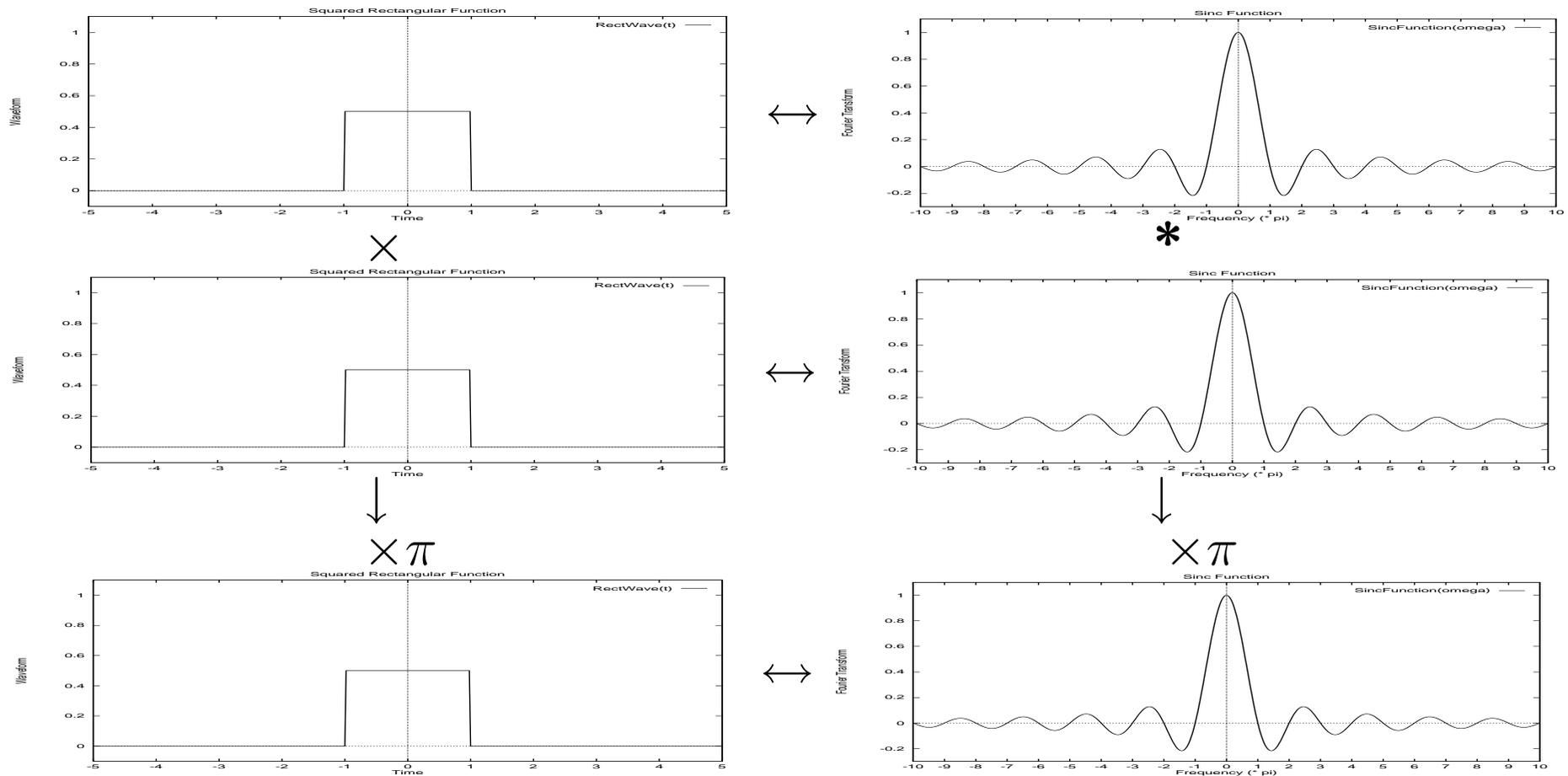
↔





# 畳み込み・乗算の応用 (2)

例題: sinc 関数同士の畳み込みは?



$$\text{sinc } \omega * \text{sinc } \omega = 2\pi \mathcal{F} \left[ \text{rect}_1(t)/2 \cdot \text{rect}_1(t)/2 \right] = \pi \mathcal{F} \left[ \text{rect}_1(t)/2 \right] = \text{sinc } \omega$$



# Parseval の定理

## ■ Fourier 変換における Parseval の定理

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)|^2 d\omega$$

(導出)

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \left[ \int_{-\infty}^{\infty} f(t) f^*(t) e^{-j\omega t} dt \right]_{\omega=0} = [\mathcal{F} [ f(t) f^*(t) ] ]_{\omega=0}$$

- $f(t)$  のエネルギーは、周波数区間  $\omega \sim \omega + d\omega$  の間に、 $\frac{1}{2\pi} |F(\omega)|^2 d\omega$  の割合で分布する。
- $|F(\omega)|^2$  をエネルギースペクトルと呼ぶ。



# Dirac のデルタ関数 (単位インパルス関数)

## ■ 定義:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \phi(t) \delta(t) dt = \phi(0)$$

あるいは、

$$\delta(t) = \begin{cases} 0, & (t \neq 0) \\ \infty, & (t = 0) \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = \int_{-\epsilon}^{\epsilon} \delta(t) dt = 1, \quad (\epsilon > 0)$$

- 通常の意味の「関数」ではない。 ( $\delta(0) = \infty$ )
- 主にテスト関数  $\phi(t)$  との内積で用いられる。(汎関数の定義域、超関数)
  - テスト関数: 無限回微分可能、 $t$  の有限区間外では  $\phi(0) = 0$
- 実際の物理現象の説明に便利。
- 不連続な関数の微分に適用可能。

例: Heaviside 単位ステップ関数の微分は、 $\frac{d}{dt}u(t) = \delta(t)$

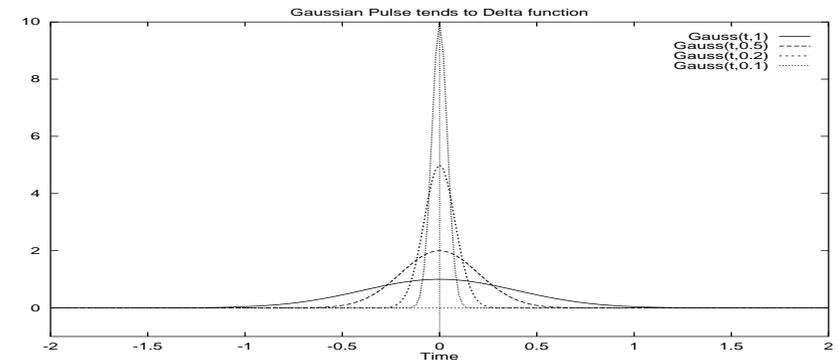


# デルタ関数に収束するさまざまな数列 1/2

- いろいろな数列の極限がデルタ関数。 いろいろ応用できる。  
面積1のまま、幅を0に。

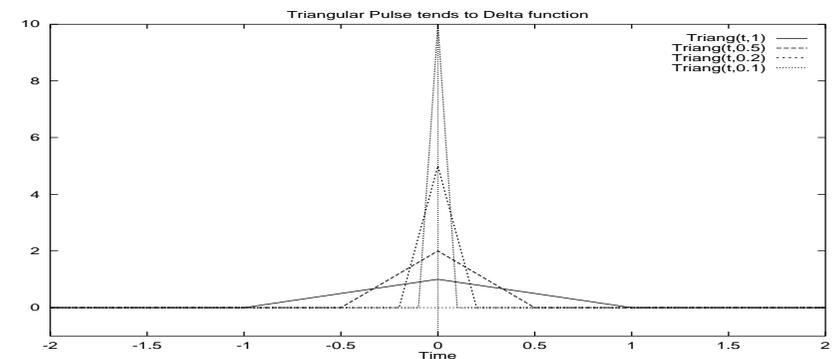
- Gaussian パルスの極限

$$\delta(t) = \lim_{\tau \rightarrow 0} \frac{1}{\tau} e^{-\frac{\pi t^2}{\tau^2}}$$



- 三角パルスの極限

$$\delta(t) = \begin{cases} \lim_{\tau \rightarrow 0} \frac{1}{\tau} \left(1 - \frac{|t|}{\tau}\right), & |t| \leq \tau \\ 0, & |t| > \tau \end{cases}$$





# デルタ関数を含むフーリエ変換 (1/3)

## ■ デルタ関数のフーリエ変換

$$\mathcal{F} [ \delta(t) ] = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} \delta(t) dt = 1$$

## ■ 定数 $A$ (つまり直流) のフーリエ変換

矩形パルス関数:  $R_{\tau}(t) = 1$  ( $\tau < 1/2$ ) **or**  $0$  ( $\tau > 1/2$ ) を用いて、

$$\begin{aligned} \mathcal{F} [ A ] &= \lim_{\tau \rightarrow \infty} \mathcal{F} [ A \cdot R_{\tau}(t) ] = \lim_{\tau \rightarrow \infty} A\tau \cdot \text{sinc} \left( \frac{\omega\tau}{2} \right) \\ &= 2\pi A \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{\tau/2}{\pi} \cdot \text{sinc} \left( \frac{\omega\tau}{2} \right) = 2\pi A \delta(\omega) \end{aligned}$$

## ■ signum 関数: $\text{sgn}(t) = \begin{cases} 1, & t > 0 \\ -1, & t < 0 \end{cases}$ のフーリエ変換

$$\mathcal{F} [ \text{sgn}(t) ] = \frac{2}{j\omega}$$

(導出) Heaviside の単位ステップ関数を用いて、

$$\text{sgn}(t) = 2 \cdot u(t) - 1 = \lim_{a \rightarrow 0} [ e^{-at}(1)(t) - e^{at}(1)(-t) ]$$

と書けるから、

$$\mathcal{F} [ \text{sgn}(t) ] = \lim_{a \rightarrow 0} \left[ \int_0^{\infty} e^{-at} e^{-j\omega t} dt - \int_{-\infty}^0 e^{-at} e^{-j\omega t} dt \right] = \lim_{a \rightarrow 0} \left[ \frac{-2j\omega}{a^2 + \omega^2} \right] = \frac{2}{j\omega}$$



# デルタ関数を含むフーリエ変換 (2/3)

## ■ Heaviside 関数 (単位ステップ関数) $u(t)$ のフーリエ変換

$$u(t) = \frac{1}{2}\{1 + \text{sgn}(t)\} = \frac{1}{2}\{\mathcal{F}[1] + \mathcal{F}[\text{sgn}(t)]\}$$

により、

$$\mathcal{F}[u(t)] = \pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$$

$\cos(\Omega t), \sin(\Omega t)$  のフーリエ変換

$$\mathcal{F}[\cos(\Omega t)] = \pi[\delta(\omega - \Omega) + \delta(\omega + \Omega)]$$

$$\mathcal{F}[\sin(\Omega t)] = -j\pi[\delta(\omega - \Omega) - \delta(\omega + \Omega)]$$

(導出)

$$\begin{aligned} \mathcal{F}[\cos(\Omega t)] &= \lim_{\tau \rightarrow \infty} \int_{-\tau/2}^{\tau/2} \frac{e^{-j(\omega - \Omega)t} + e^{-j(\omega + \Omega)t}}{2} dt \\ &= \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left[ \frac{e^{-j(\omega - \Omega)t}}{-2j(\omega - \Omega)} + \frac{e^{-j(\omega + \Omega)t}}{-2j(\omega + \Omega)} \right]_{-\tau/2}^{\tau/2} = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left\{ \frac{\sin(\omega - \Omega)\tau/2}{(\omega - \Omega)} + \frac{\sin(\omega + \Omega)\tau/2}{(\omega + \Omega)} \right\} \\ &= \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{\tau}{2} \left\{ \frac{\sin(\omega - \Omega)\tau/2}{(\omega - \Omega)\tau/2} + \frac{\sin(\omega + \Omega)\tau/2}{(\omega + \Omega)\tau/2} \right\} = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left\{ \frac{\tau}{2} \text{sinc} \left( \frac{(\omega - \Omega)\tau}{2} \right) + \frac{\tau}{2} \text{sinc} \left( \frac{(\omega + \Omega)\tau}{2} \right) \right\} \end{aligned}$$



# デルタ関数を含むフーリエ変換 (3/3)

## ■ $e^{j\Omega t}$ ( $-\infty < t < \infty$ ) のフーリエ変換

$$\mathcal{F} \left[ e^{j\Omega t} \right] = 2\pi\delta(\omega - \Omega)$$

$$\begin{aligned} \text{(導出)} \quad &= \mathcal{F} \left[ \cos(\Omega t) + j \sin(\Omega t) \right] \\ &= \pi \left[ \delta(\omega - \Omega) + \delta(\omega + \Omega) - \delta(\omega + \Omega) + \delta(\omega - \Omega) \right] \end{aligned}$$

## ■ 周期関数 $f(t)$ のフーリエ変換

周期関数はフーリエ級数 (係数を  $F_k$  とする) で表現できるから、

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} F_k e^{jk\Omega t}$$

と書くと、

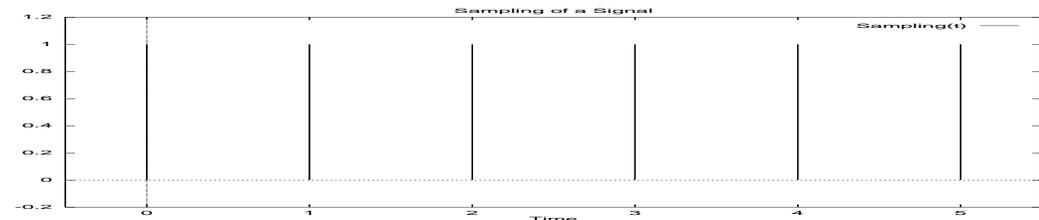
$$\mathcal{F} \left[ f(t) \right] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} F_k \mathcal{F} \left[ e^{jk\Omega t} \right] = 2\pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} F_k \delta(\omega - k\Omega)$$



# インパルス列のフーリエ変換

- 単位インパルス関数 (デルタ関数)  $\delta(t)$  を周期  $T$  で並べた関数:

$$\delta_T(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT)$$



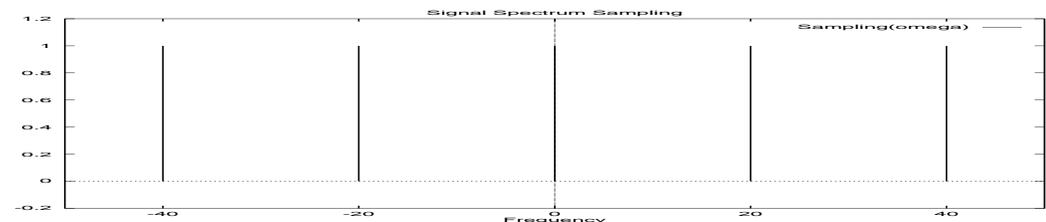
ここで  $\Omega = 2\pi/T$  とすると、フーリエ級数は、

$$\delta_T(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\Omega t}, \quad c_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} \delta_T(t) e^{-jk\Omega t} dt = \frac{1}{T}$$

だから、

$$\begin{aligned} \mathcal{F}[\delta_T(t)] &= \int_{-T/2}^{T/2} \left\{ \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{T} e^{jk\Omega t} \right\} e^{-j\omega t} dt = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \int_{-T/2}^{T/2} e^{-j(\omega - k\Omega)t} dt \\ &= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \mathcal{F}[\mathbf{1}](\omega - k\Omega) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi\delta(\omega - k\Omega) \\ &= \Omega \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k\Omega) \end{aligned}$$

$$= \Omega \delta_\Omega(\omega)$$



インパルス列のフーリエ変換はインパルス列



# 重要なフーリエ変換 (定常信号、時間対称信号)

$t$ (時間)領域表現	$\omega$ (周波数)領域表現	意味
$\delta(t)$	1	Diracのデルタ関数
1	$2\pi\delta(\omega)$	直流
$ t $	$\frac{-2}{\omega^2}$	
$\cos \Omega t$	$\pi[\delta(\omega - \Omega) + \delta(\omega + \Omega)]$	余弦波
$\sin \Omega t$	$-j\pi[\delta(\omega - \Omega) - \delta(\omega + \Omega)]$	正弦波
$\frac{W}{2\pi} \text{sinc} \frac{W}{2} t$	$\begin{cases} 1, &  \omega  < W/2 \\ 0, &  \omega  > W/2 \end{cases}$	sinc関数



# 重要なフーリエ変換 ( $t > 0$ のみの信号)

$t$ (時間)領域表現	$\omega$ (周波数)領域表現	意味
$\begin{cases} 1, &  t  < \tau/2 \\ 0, &  t  > \tau/2 \end{cases}$	$\tau \operatorname{sinc} \frac{\tau}{2} \omega$	矩形パルス
$\begin{cases} 1 - \frac{ t }{\tau}, &  t  < \tau \\ 0, &  t  > \tau \end{cases}$	$\tau \operatorname{sinc}^2 \frac{\tau}{2} \omega$	三角パルス (= 矩形パルス同士の畳み込み)
$e^{-a t }$	$\frac{2a}{a^2 + \omega^2}$	両側指数減衰
$e^{-\frac{t^2}{2\sigma^2}}$	$\sigma \sqrt{2\pi} e^{-\frac{\sigma^2 \omega^2}{2}}$	ガウス関数
$\delta_T(t)$	$\Omega \delta_\Omega(\omega) \quad \left(\Omega = \frac{2\pi}{T}\right)$	周期的インパルス列



# 重要なフーリエ変換 ( $t > 0$ のみの信号)

$t$ (時間) 領域表現	$\omega$ (周波数) 領域表現	意味
$u(t)$	$\pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$	<b>Heaviside</b> の単位ステップ関数
$u(t) \cdot e^{-at}$	$\frac{1}{a + j\omega}$	一次系のインパルス応答
$u(t) \cdot te^{-at}$	$\frac{1}{(a + j\omega)^2}$	臨界制動二次系のインパルス応答 (= 同一の一次系インパルス応答同士の畳み込み)
$u(t) \cdot \cos \Omega t$	$\frac{\pi}{2j}[\delta(\omega - \Omega) + \delta(\omega + \Omega)] + \frac{j\omega}{\Omega^2 - \omega^2}$	余弦波右半分 (= $u(t)$ と余弦波の積 = $\omega$ 領域では畳み込み)
$u(t) \cdot \sin \Omega t$	$\frac{\pi}{2j}[\delta(\omega - \Omega) - \delta(\omega + \Omega)] + \frac{\Omega}{\Omega^2 - \omega^2}$	正弦波右半分 (= $u(t)$ と正弦波の積 = $\omega$ 領域では畳み込み)
$u(t) \cdot e^{-at} \sin \Omega t$	$\frac{\Omega}{(a + j\omega)^2 + \Omega^2}$	減衰正弦波 (= 一次系インパルス応答と正弦波の積 = $\omega$ 領域では畳み込み)



# フーリエ変換における Parseval の定理

## ■ Parseval の定理

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)|^2 d\omega$$

$t$ 領域の総エネルギー       $\omega$ 領域の総エネルギー

## ■ 導出

$$\begin{aligned} \text{左辺} &= \int_{-\infty}^{\infty} f(t)f^*(t)e^{-j\omega t} dt \Big|_{\omega=0} \\ &= \mathcal{F} [ f(t)f^*(t) ] \Big|_{\omega=0} \\ &= \frac{1}{2\pi} F(\omega) * F^*(\omega) \Big|_{\omega=0} \quad (\text{周波数畳み込み}) \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\sigma)F(\omega - \sigma) d\sigma \Big|_{\omega=0} \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\sigma)F(-\sigma) d\sigma \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\sigma)F^*(\sigma) d\sigma = \text{右辺} \end{aligned} \quad \text{QED}$$





# 自己相関関数と相互相関関数

## ■ 相互相関関数 (cross-correlation function) $\phi_{xy}(\tau)$

$$\phi_{xy}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y(t - \tau)dt$$

- 信号  $y(t)$  を  $\tau$  だけずらして、信号  $x(t)$  との内積を取ったもの。
- $x(t)$  と  $y(t)$  の内積 (=類似度) を  $\tau$  の関数として定義
- すべての  $\tau$  について  $\phi(\tau) = 0$  ならば、 $x(t)$  と  $y(t)$  は無相関
- 畳み込みとしての解釈:  $\phi_{xy}(\tau) = [x(t) * y(-t)](\tau)$
- 相互相関関数の性質:  $\phi_{xy}(\tau) = \phi_{yx}(-\tau)$

## ■ 自己相関関数 (autocorrelation function) $\phi_{xx}(\tau)$

- $x(t) = y(t)$  の場合の相互相関関数
- $\tau$  の偶関数:  $\phi_{xx}(\tau) = \phi_{xx}(-\tau)$
- 例: 白色雑音の自己相関関数は  $\delta(\tau)$

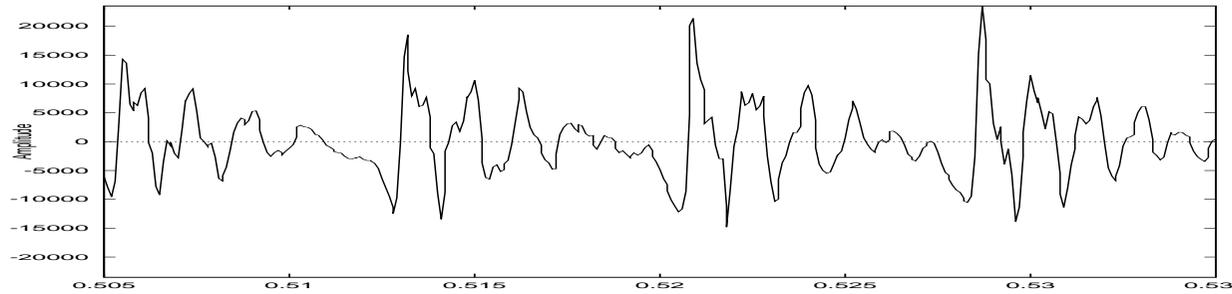
## ■ 畳み込み: $y(t) = x(t) * h(t)$ ならば、

$$\phi_{xx}(\tau) * h(\tau) = \phi_{xy}(\tau), \quad \phi_{xy}(\tau) * h(\tau) = \phi_{yy}(\tau)$$

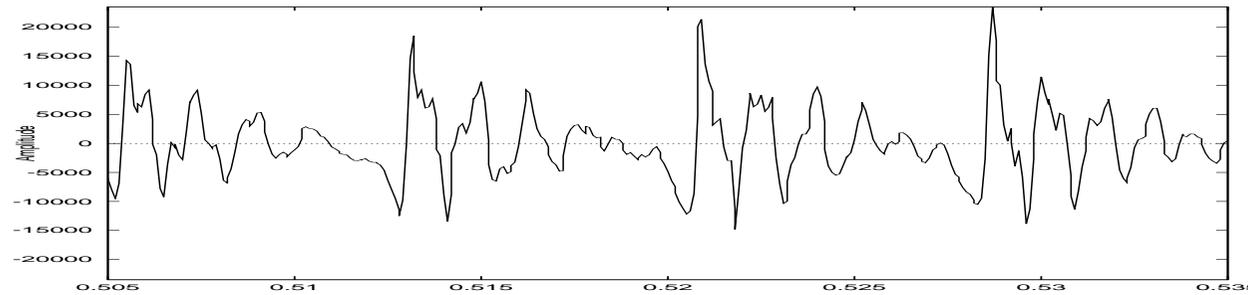


# 自己相関関数の例

- 音声信号  $f(t)$  /koshiraeru/ 中の母音 /a/ (0.52sec 付近)  
短時間自己相関関数

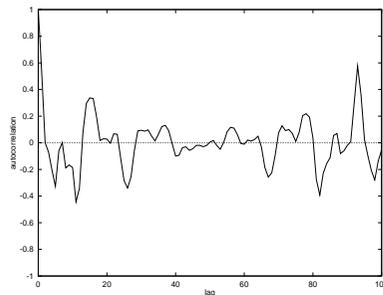


信号  $x(t)$



$x(t - \tau)$

$\int \cdot dt$



自己相関関数  $\phi_{xx}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)x(t - \tau)dt$



# Wiener-Khintchine の定理

## ■ Wiener-Khintchine (ウィーナー・ヒンチン) の定理:

自己相関関数とパワースペクトルはフーリエ変換対をなす。

$$\begin{array}{l} \text{パワースペクトル} \quad \text{自己相関関数} \\ \Phi_{xx}(\omega) \quad = \mathcal{F} [ \phi_{xx}(\tau) ] \end{array}$$

(導出) エネルギースペクトルの場合

$$\begin{aligned} \mathcal{F}^{-1}[ |F(\omega)|^2 ] &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)|^2 e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \{ F^*(\omega) \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau \} e^{j\omega t} d\omega \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \left\{ f(\tau) \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(-\omega) e^{-j\omega(\tau-t)} d\omega \right\} d\tau \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \left\{ f(\tau) \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega') e^{j\omega'(\tau-t)} d\omega' \right\} d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) f(\tau-t) d\tau \end{aligned}$$

一般の不規則信号の場合は、数学的に高度。省略。

## ■ 調和解析と一般調和解析の話

### ■ 調和解析

周期信号・有限長信号のフーリエ解析、スペクトル解析

### ■ 一般調和解析 (N. Wiener)

定常不規則 (ランダム) 信号のスペクトル解析、予測理論



# クロススペクトル、短時間スペクトル

## ■ パワースペクトル (power spectrum):

$$\Phi_{xx}(\omega) = \mathcal{F} [ \phi_{xx}(\tau) ]$$

## クロススペクトル (cross spectrum):

$$\Phi_{xy}(\omega) = \mathcal{F} [ \phi_{xy}(\tau) ]$$

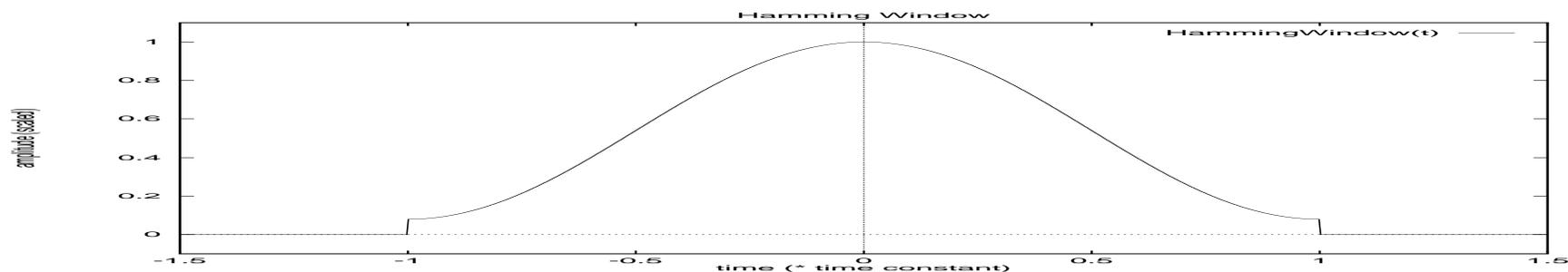
## ■ 短時間相関関数、短時間パワースペクトル

$$\tilde{x}(t) = w(t)x(t), \quad \text{窓関数: } w(t) = \begin{cases} > 0, & |t - t_0| < T/2 \\ = 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$\tilde{\phi}_{xx}(\tau) = \phi_{\tilde{x}\tilde{x}}(\tau) \quad \text{短時間相関関数}$$

$$\tilde{\Phi}_{xx}(\omega) = \mathcal{F} [ \tilde{\phi}_{xx}(\tau) ] \quad \text{短時間パワースペクトル}$$

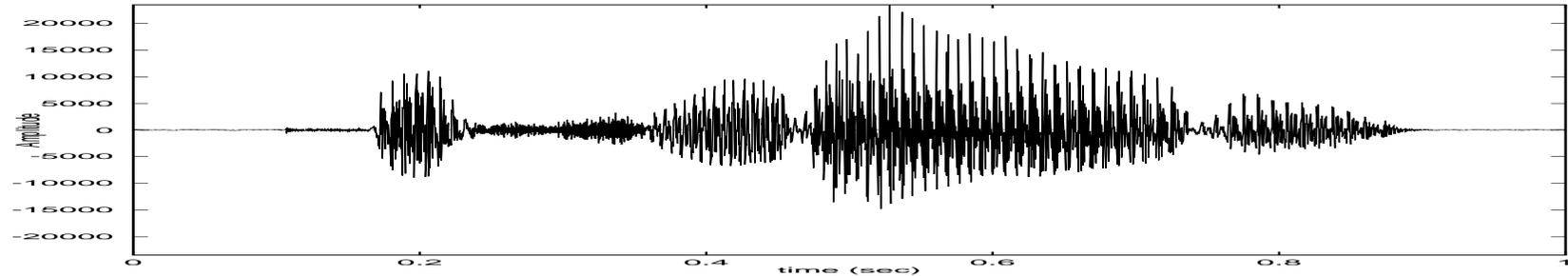
## ■ 窓関数の例: Hamming 窓



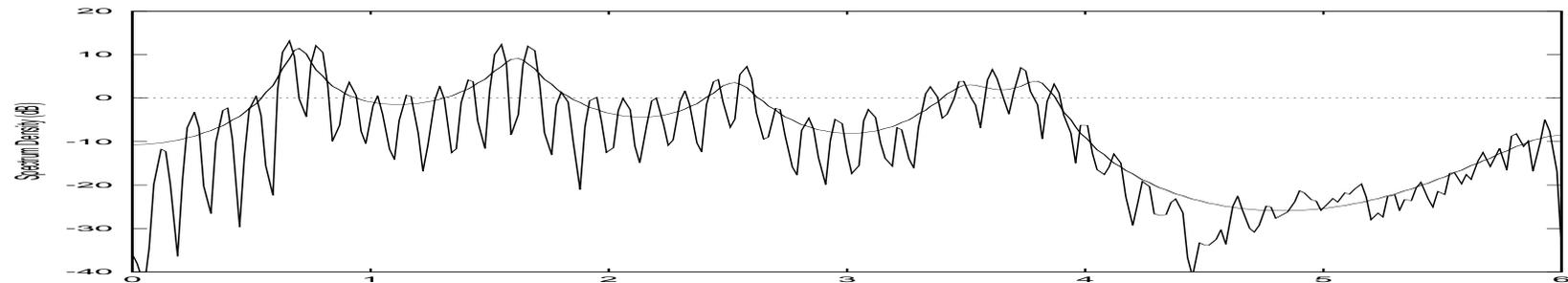


# 音声信号のスペクトルの例

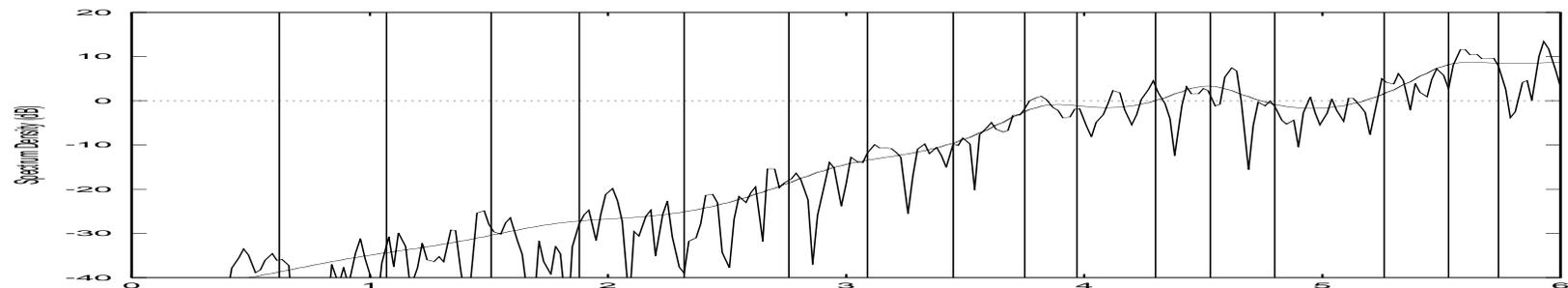
## ■ 音声信号 $x(t)$ /koshiraeru/ の波形



## ■ 母音/a/のスペクトル形状 (at 0.52sec)



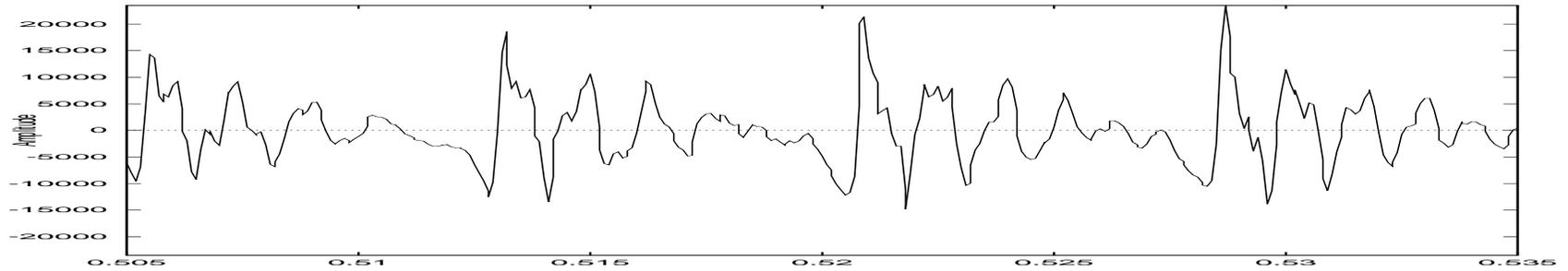
## ■ 子音/sh/のスペクトル形状 (at 0.30sec)



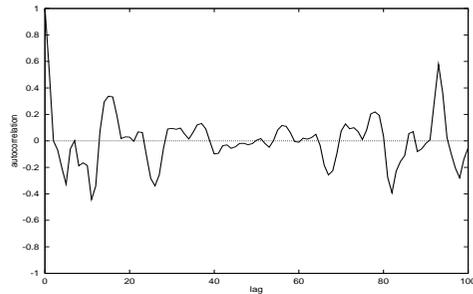


# 音声信号のスペクトルと自己相関関数の例

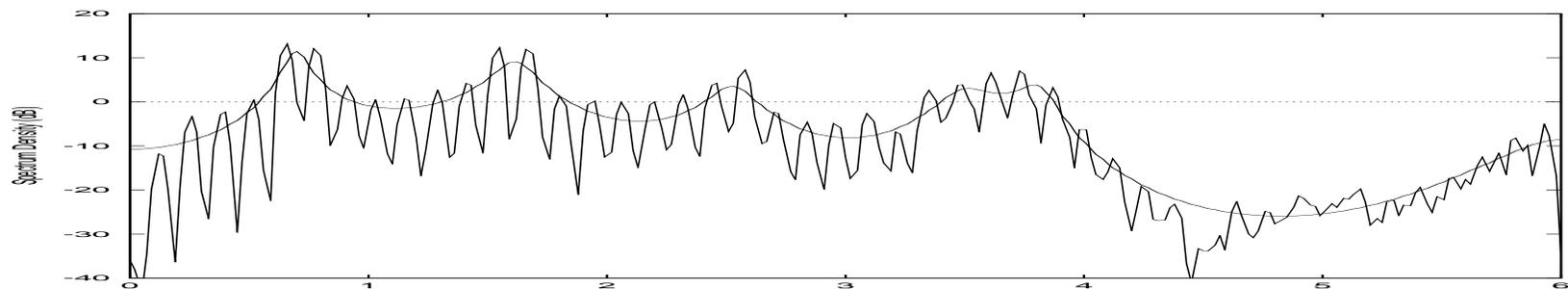
## ■ 音声信号 $f(t)$ /koshiraeru/ 中の母音 /a/ (0.52sec 付近)



## ■ 自己相関関数 (低次のみ表示)



## スペクトル





# 四種のフーリエ変換対

	$t$ (時間)領域表現	$\omega$ (周波数)領域表現
<b>(type 1)</b> 無限連続 $\leftrightarrow$ 無限連続	無限長連続信号 $x(t)$ , $-\infty < t < \infty$ $x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} dt$	無限帯域連続スペクトル $X(\omega)$ , $-\infty < \omega < \infty$ $X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} d\omega$
<b>(type 2)</b> 有限連続 $\leftrightarrow$ 無限離散	有限長連続信号 $x(t)$ , $-\frac{T}{2} < t < \frac{T}{2}$ $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_k e^{jk\frac{2\pi t}{T}}$ (周期的連続信号)	無限帯域離散スペクトル $\{X_k\}$ , $k = -\infty, \dots, \infty$ $X_k = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t) e^{-jk\frac{2\pi t}{T}} dt$ (整数倍周波数線スペクトル)
<b>(type 3)</b> 無限離散 $\leftrightarrow$ 有限連続	無限長離散信号 $\{x_t\}$ , $t = -\infty, \dots, \infty$ $x_t = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega$ (時系列、サンプル値系列)	有限帯域連続スペクトル $X(\omega)$ , $-\pi < \omega < \pi$ $X(\omega) = \sum_{t=-\infty}^{\infty} x_t e^{-j\omega t}$ (帯域スペクトル)
<b>(type 4)</b> 有限離散 $\leftrightarrow$ 有限離散	有限長離散信号 $\{x_t\}$ , $t = 0, \dots, N-1$ $x_t = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_k e^{j\frac{2\pi k}{N}t}$ (有限長時系列、周期時系列)	有限帯域離散スペクトル $\{X_k\}$ , $k = 0, \dots, N-1$ $X_k = \sum_{t=0}^{N-1} x_t e^{-j\frac{2\pi k}{N}t}$ (離散フーリエ変換)



# 四種のフーリエ変換対

## ■ 4種のタイプ

- Type 1: フーリエ積分、
- type 2: フーリエ級数、
- type 3: 時系列のフーリエ変換、
- type 4: 離散フーリエ変換

## ■ 線形性: すべての場合に成立。

## ■ 畳み込み定理 (時間、周波数): 場合により畳み込みの意味が異なる。

- 無限畳み込み — 無限長の関数(系列)は、定義通りの畳み込み。
- 巡回畳み込み — 有限長の関数(系列)は、周期関数(系列)と考えて無限畳み込みする。

## ■ Parseval の定理

## ■ Wiener-Khintchine の定理: 場合により自己相関関数の意味が異なる。

## ■ サンプリング定理 (連続系と離散系をつなぐ)



# 四種のフーリエ変換対間の関係 (1/2)

	$t$ (時間)領域表現	$\omega$ (周波数)領域表現
<b>(type 1)</b> 無限連続 $\leftrightarrow$ 無限連続	無限長連続信号 $x(t) = \xi(t), \quad -\infty < t < \infty$  $x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} dt$	無限帯域連続スペクトル $X(\omega) = \Xi(\omega), \quad -\infty < \omega < \infty$  $X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} d\omega$
<b>(type 2)</b> 有限連続 $\leftrightarrow$ 無限離散	周期的連続信号 $\begin{cases} x(t) = \xi(t), &  t  < T/2 \\ x(t \pm T) = x(t) \end{cases}$ $\Downarrow$ 有限長連続信号 $x(t), \quad -\frac{T}{2} < t < \frac{T}{2}$  $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_k e^{jk\frac{2\pi t}{T}}$	無限帯域スペクトルを等間隔 サンプリング $X(\omega) = \Xi(\omega) \delta_{\Omega}(\omega)$ $\Downarrow$ 無限帯域離散スペクトル $\{X_k\}, \quad k = -\infty, \dots, \infty$  $X_k = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t) e^{-jk\frac{2\pi t}{T}} dt$



# 四種のフーリエ変換対間の関係 (2/2)

	$t$ (時間)領域表現	$\omega$ (周波数)領域表現
<p><b>(type 3)</b> 無限離散 <math>\leftrightarrow</math> 有限連続</p>	<p>無限長信号を等間隔サンプリング  <math>x(t) = \xi(t) \delta_T(t)</math>  <math>\Downarrow</math>                      無限長離散信号  <math>\{x_t\}, t = -\infty, \dots, \infty</math>  <math display="block">x_t = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega</math></p>	<p>周期的スペクトル  <math>\begin{cases} X(\omega) = \Xi(\omega),  \omega  &lt; \Omega/2 \\ X(\omega) = X(\omega \pm \Omega) \end{cases}</math>  <math>\Downarrow</math>                      有限帯域連続スペクトル  <math>X(\omega), -\pi &lt; \omega &lt; \pi</math>  <math display="block">X(\omega) = \sum_{t=-\infty}^{\infty} x_t e^{-j\omega t}</math></p>
<p><b>(type 4)</b> 有限離散 <math>\leftrightarrow</math> 有限離散</p>	<p>周期的信号をサンプリング  <math>\begin{cases} \zeta(t) = \xi(t),  t  &lt; NT/2 \\ \zeta(t) = \zeta(t \pm NT) \\ x(t) = \zeta(t) \delta_T(t) \end{cases}</math>  <math>\Downarrow</math>                      有限長離散信号  <math>\{x_t\}, t = 0, \dots, N-1</math>  <math display="block">x_t = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_k e^{j\frac{2\pi k}{N}t}</math></p>	<p>周期的スペクトルのサンプリング  <math>\begin{cases} Z(\omega) = \Xi(\omega),  \omega  &lt; N\Omega/2 \\ Z(\omega) = Z(\omega \pm N\Omega) \\ X(\omega) = Z(\omega) \delta_{\Omega}(\omega) \end{cases}</math>  <math>\Downarrow</math>                      有限帯域離散スペクトル  <math>\{X_k\}, k = 0, \dots, N-1</math>  <math display="block">X_k = \sum_{t=0}^{N-1} x_t e^{-j\frac{2\pi k}{N}t}</math></p>