

1.2 信号の時間領域および周波数領域表現

1. フーリエ変換
2. DFT (Discrete Fourier Transform)
3. Z変換

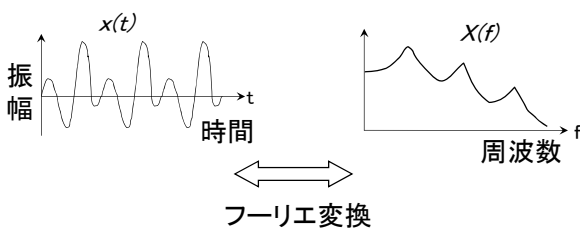
フーリエ変換

時間信号 $x(t)$ $\xrightarrow{\text{フーリエ変換}}$ 周波数スペクトル $X(f)$

$$X(f) =$$

時間信号とスペクトル

(時間信号波形) (周波数スペクトル)



フーリエ変換結果の図示に対して

- ◇ フーリエ変換結果 $X(f)$ は複素数。
- ◇ 各周波数成分の振幅(大きさ)は $|X(f)|$
(強度は $|X(f)|^2$)
- ◇ 各周波数成分の位相は、偏角 $\arg(X(f))$

フーリエ変換結果 $X(f)$ は、
視覚的にわかりやすい $|X(f)|^2$ で図示することが多い (特にことわらない)

フーリエ変換の定義

時間信号 $x(t)$ $\xrightarrow{\text{フーリエ変換}}$ 周波数スペクトル $X(f) =$

$$x(t) \xrightarrow{\text{フーリエ変換}} X(f) =$$

$\xrightarrow{\text{フーリエ逆変換}}$

$$x(t) =$$

(p.35)

時間信号とスペクトルとの関係

- ◇ 時間信号とスペクトルは、
一つの信号の表裏の関係をなす。
 - ◇ 時間領域表現(時間信号)と
周波数領域表現(スペクトル)とのうち
場合に応じて、
見やすい(理解しやすい)領域で
信号処理論が展開される
- ⇒ 時間信号とスペクトルの関係把握は重要

デジタル領域の周波数変換

- ・ DFT (離散フーリエ変換)
- ・ FFT (高速フーリエ変換)
- ・ z変換

(p.37)

DFTの定義式

$$X(p) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \cdot \exp(-j2\pi k \cdot p/N)$$

k(時間) = 0, 1, 2, …… N-1 (N個)

p(周波数) = 0, 1, 2, …… N-1 (N個)

逆変換 (I DFT, I : Inverse)

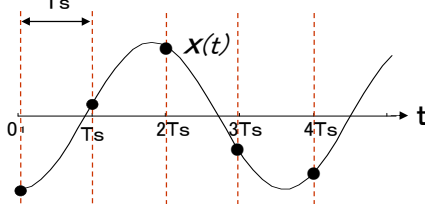
$$x(k) = \frac{1}{N} \sum_{p=0}^{N-1} X(p) \cdot \exp(j2\pi k \cdot p/N)$$

復習：標本化(サンプリング)

一定の周期 T_s でアナログ信号 $x(t)$ の値を求めること

T_s : 標本化周期

($f_s = 1/T_s$: 標本化周波数)



フーリエ変換との関係

◇ フーリエ変換

$$X(f) = \int x(t) e^{-j2\pi f t} dt$$

◇ 離散信号のフーリエ変換

($x(t)$ が離散時間 $t = k \cdot T_s$ ($= k \cdot T_s$), k : 整数でしか値を持たないので)

$X(f) =$

◇ DFT

有限区間 N 、 $f/f_s \rightarrow p/N$

DFT と FFT

DFT: Discrete Fourier Transform

(離散フーリエ変換)

有限長の離散信号に対するフーリエ変換で、有限個の離散スペクトルを得る

FFT: Fast Fourier Transform

(高速フーリエ変換)

DFTを早く(少ない計算量で)計算する方法

計算の結果は、

DFT = FFT

z変換の例

デジタル信号 = 数列

$$x(k) = \{x(-2), x(-1), x(0), x(1), x(2), x(3)\}$$

$$\begin{matrix} \times & \times & \times & \times & \times & \times \\ z^2 & z^1 & z^0 & z^{-1} & z^{-2} & z^{-3} \end{matrix}$$

z

\sum z^{-k} を乗じて 総和をとる

$$\begin{aligned} X(z) &= x(-2) z^2 + x(-1) z^1 \\ &+ x(0) + x(1) z^{-1} + x(2) z^{-2} + x(3) z^{-3} \\ &= \sum x(k) z^{-k} \end{aligned}$$

z変換 = zの多項式

フーリエ変換との関係

◇ フーリエ変換

$$X(f) = \int x(t) e^{-j2\pi ft} dt$$

◇ 離散信号のフーリエ変換

($x(t)$ が離散時間 $t = k/fs$ ($= k \cdot Ts$), k : 整数
でしか値を持たないので)

$$X(f) = \sum_k x(k/fs) e^{-j2\pi k f/fs}$$

z 変換

$$X(z) = \sum_k x(k) z^{-k}$$

ここで、 $\left\{ \begin{array}{l} e^{j2\pi f/fs} = z \\ x(k/fs) \Leftrightarrow x(k) \end{array} \right\}$ と置く

z 変換の定義式

z 変換

$$X(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) z^{-k}$$

時間 → 周波数

$x(k)$: 離散信号 z : 周波数を表す
複素変数

$X(z)$: 「信号 $x(k)$ の z 変換」
と呼ばれる。

逆 z 変換

$$x(k) = \frac{1}{j2\pi} \oint X(z) z^{k-1} dz$$

周波数 → 時間

z 変換の意義

◇ アナログのラプラス変換に相当
(フーリエ変換の周波数 f を
複素数へ拡張)

(◇ デジタル信号 (= 数列) が多項式として
解析的に扱えるようになる)

◇ 離散系の伝達関数が得られ、
系の特性が把握できる (後述)

◇ 実際的な周波数分析より、フィルタ設計や
システム解析などの理論面で有用

z 変換の重要な定理

$$\begin{array}{ccc} x(k) & \xleftrightarrow{Z} & X(z) \\ x(k-1) & \xleftrightarrow{Z} & z^{-1}X(z) \end{array}$$

← 信号の遅れ

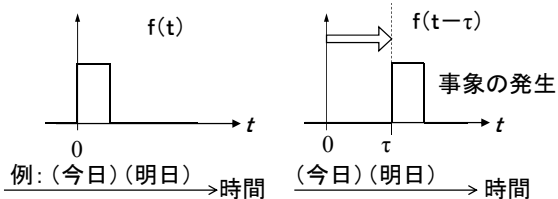
(証明) $X(z) = \sum_k x(k) \cdot z^{-k}$

より、 $x(k-1)$ の z 変換は、

$$\begin{aligned} \sum_k x(k-1) \cdot z^{-k} &= \sum_m x(m) \cdot z^{-m} z^{-1} \\ &= z^{-1} \cdot X(z) \end{aligned}$$

$k-1 = m$
 $k = m+1$

豆知識: 遅れた信号の一般的表現



◇ 信号 $f(t-\tau)$ は、 $t = \tau$ の時に値 $f(0)$ 、すなわち、信号 $f(t)$ が $t = 0$ の時の値、をとる。

◇ したがって、信号 $f(t-\tau)$ は、 $f(t)$ を右側に「 τ 」
移動した (= 遅れた) ものである。

(例: $f(t)$ では今日発生したことが $f(t-\tau)$ では明日発生)

時間領域と周波数領域(まとめ)

Z変換: デジタル信号 (無限長も含む) を
複素周波数領域に変換
→ 理論解析に利用。

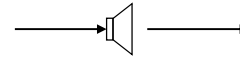
DFT (FFT): 有限長のデジタル信号を
実周波数領域に変換
→ 実際の信号の周波数分析、
信号処理、表示に利用。

3. 線形系(線形システム)

① 線形系の概要

- ② インパルス応答
- ③ たたみ込み

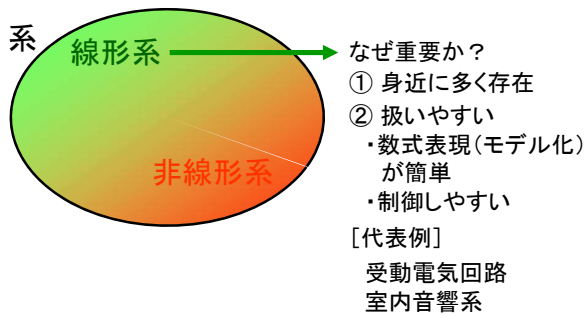
系(システム)とは?



例) スピーカ

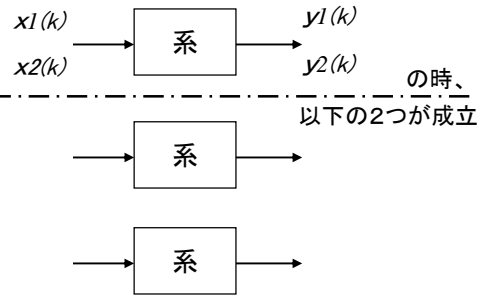
室内音響系、マイクロホン、通信系
自動車、人間、etc

線形系



線形な系とは?

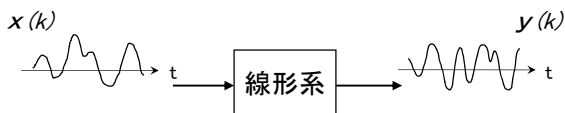
線形系の定義



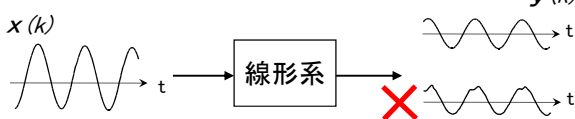
(p.48)

線形系の重要な性質

一般の(広帯域)信号を入力した時には、
波形が大きく変化する系であっても、



正弦波を入力した時には、
同じ周波数の正弦波を出力する。

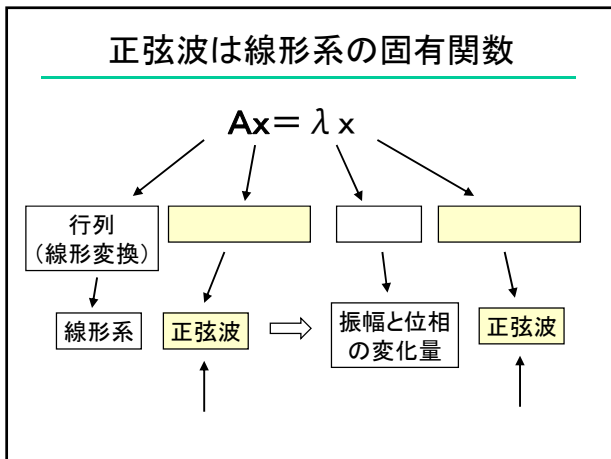


正弦波入力に対する線形系の出力

線形系に正弦波信号を入力すると、
波形は変わらない。
同じ周波数で、
振幅と位相のみが変化した
正弦波を出力する。

注) cos波も正弦波に含める(以下同様)

正弦波は線形系の固有関数



正弦波は、微分・積分の固有関数
だから、正弦波の微分・積分は、

$$\frac{d}{dt} \sin \omega t =$$

$$\int \sin \omega t dt =$$

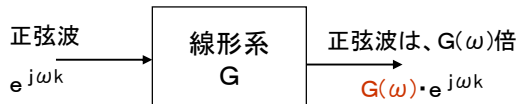
正弦波の変化が重要な理由 (1)

◇ フーリエ変換

全ての信号 $x(k)$ は、正弦波 $e^{j\omega k}$ の荷重和として表される。

$$x(k) = \sum_{\omega} X(\omega) \cdot e^{j\omega k} \quad (1)$$

◇ 一方、正弦波 $e^{j\omega k}$ は線形系によって $G(\omega)$ 倍されるとする。



正弦波の変化が重要な理由 (2)

$$x(k) = \sum_{\omega} X(\omega) \cdot e^{j\omega k}$$

入力 $x(k)$ に含まれる個々の正弦波が、 $G(\omega)$ 倍されるので、出力 $y(k)$ は、

$$y(k) = \sum_{\omega} G(\omega) \cdot X(\omega) \cdot e^{j\omega k}$$

と、求められる。



正弦波の変化が重要な理由 (3)

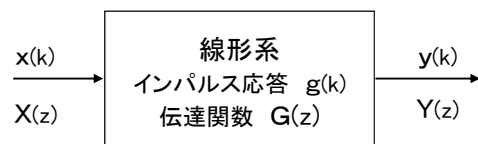
すなわち、個々の正弦波 $e^{j\omega k}$ に対する出力 $G(\omega) e^{j\omega k}$ がわかれば、すべての入力信号に対する出力がわかる。



◇ $G(\omega)$ を系の周波数特性と呼ぶ

◇ $G(\omega)$ は複素数であり、正弦波 $e^{j\omega k}$ の、振幅・位相変化を表す

伝達関数



伝達関数
(定義)

$$G(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$$

入力と出力の
z 変換の比

周波数領域の
入出力関係

$$Y(z) = G(z) \cdot X(z)$$

入りに $G(z)$ 倍したのが出力

線形系と正弦波(まとめ)

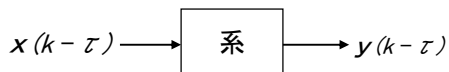
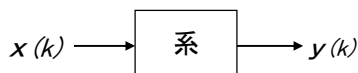
- ◇ 正弦波を入力したら正弦波が出力されるのは、正弦波が線形系(線形変換)の固有関数だからである。
(参考) 微分、積分も線形変換です
- ◇ その固有値は、周波数特性(伝達関数)である。
- ◇ ある線形変形に対する固有値が得られれば、全ての関数に対する変形が予想できる。
- ◇ 正弦波や、周波数特性の重要性は、以上の理由による

非線形系

- ・ 線形系の性質が満足されない系。
- ・ 厳密には、多くの系が非線形系。
非線形の程度が小さい系
(または、入力の範囲などを)
線形系とみなして信号処理を行う。
- ・ 非線形の程度が大きいと信号処理の効率が低下するので、注意が必要である。

時不変系とは？

時間が経っても特性が変化しない系



時間 τ の後に、同じ入力を入れれば、同じ出力が出てくる系

時不変という性質の必要性

時変だと困ること

- ・ 計測: 今測った特性が、もう変化している
- ・ 制御: 推定した特性に基づいた制御ができない

時不変性 = (系や信号の) **定常性** とも言う

ただし、短時間の間に大きく変化しなければ、ある程度の時変性や非定常性には対応できる信号処理もある。
→ 適応信号処理など

線形系の概要 (まとめ)

とくに断らない限り、
時不変な線形系は、
信号処理の大前提

- ◇ 正弦波は、線形系の固有関数