メディア情報処理 2023 第11回目 フーリエ変換の特性

大村英史

出席登録



今日の予定

- 時間軸と周波数軸のシフト
 - 時間軸のシフト
 - 周波数軸のシフト
 - 変調
- たたみこみと積
 - 時間領域のたたみこみ
 - たたみこみとは
 - インパルス応答
 - 周波数応答
- 演習 宿題

時間軸と周波数軸のシフト

ラジオ

なぜある周波数の電磁波で音楽が聞こえるのか?

時間軸のシフト

• 信号を t_1 または n_1 だけシフトしてフーリエ変換

$$x(t - t_1) \xrightarrow{FS} e^{-i\omega_0 k t_1} X_k$$

$$x(t - t_1) \xrightarrow{\mathcal{F}} e^{-i\omega t_1} X(\omega)$$

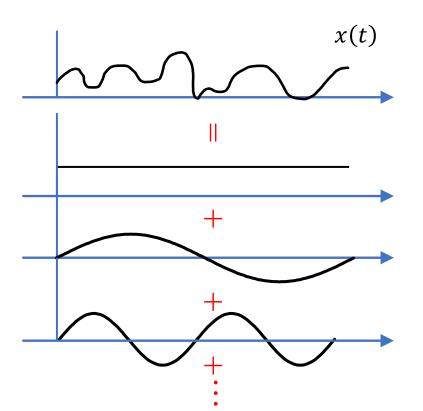
$$x[n - n_1] \xrightarrow{DTFT} e^{-i\omega n_1} X(\omega)$$

$$x[n - n_1] \xrightarrow{DFT} e^{-i\frac{2\pi}{N} k n_1} X[k]$$

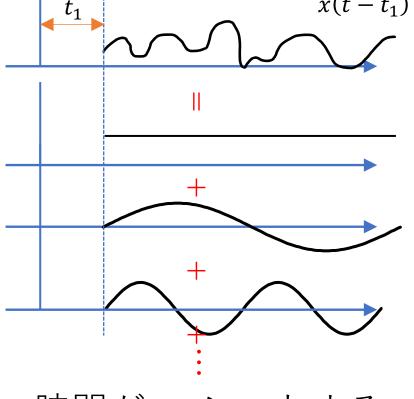
- 時間をシフトすると, 周波数領域ではシフト前のスペクトルに 複素指数関数をかけたものになる
- $x = t t_0$ とおいておのおののフーリエ変換すれば式は得られ る
- => 意味を考えていく

フーリエ変換 $x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\to} X(\omega)$ で考える

• x(t)を無数の複素指数関数に分解



• $x(t-t_1)$ では



時間が t_1 シフトする

時間軸のシフトの意味を考える

- 時間が t_1 シフトする
- 位相では?
 - 周波数 ω のとき

周期: $\frac{2\pi}{\omega}$ [s] 位相: 2π [rad]

なので

 ωt_1 おくらせる つまり, $X(\omega)$ に $e^{-i\omega t_1}$ をかける 比で考えると

$$\frac{2\pi}{\omega} : 2\pi = t_1 : ?$$

$$? = \frac{2\pi t_1}{\frac{2\pi}{\omega}} = \omega t_1$$

$$x(t-t_1) \stackrel{\mathcal{F}}{\to} e^{-i\omega t_1} X(\omega)$$

[復習] $\delta(t-t_1)$ のフーリエ変換

$$\mathcal{F}[\delta(t - t_1)] = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_1) \cdot e^{-i\omega t} dt$$
$$= e^{-i\omega t_1}$$

これは ω の関数なので

振幅: $|e^{-i\omega t_1}|=1$

位相: $\angle e^{-i\omega t_1} = -\omega t_1$

時間領域で t_1 シフトする:周波数領域で ωt_1 遅れる

周波数のシフト

周波数のほうがシフト

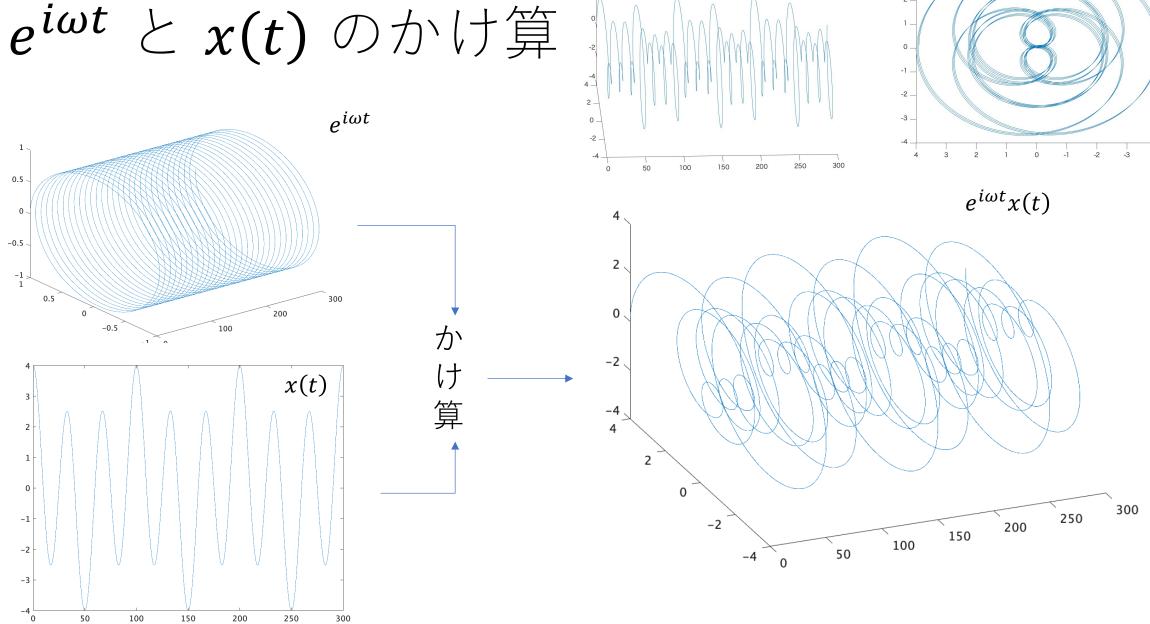
$$e^{i\omega_{0}k_{1}t}x(t) \xrightarrow{FS} X_{k-k_{1}}$$

$$e^{i\omega_{1}t}x(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} X(\omega - \omega_{1})$$

$$e^{i\omega_{1}n}x[n] \xrightarrow{DTFT} X(\omega - \omega_{1})$$

$$e^{i\frac{2\pi}{N}k_{1}n}x[n] \xrightarrow{DFT} X[k - k_{1}]$$

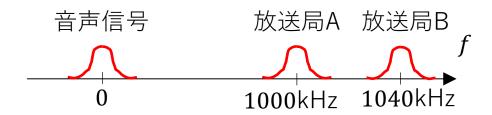
• 左辺は二つの関数のかけ算



$e^{i\omega t}$ と x(t) のかけ算

- $e^{i\omega t}$ という単一周波数の信号が
- x(t) という信号によって振幅変調されている

• 変調される側($e^{i\omega t}$)を搬送波と言う



- ラジオでは?
 - e^{iωt}:放送局の電波
 - x(t):声や音楽

可聴域:20Hz - 20kHz $e^{i\omega t}$ を電磁波にして発信すればよいが,

そのままだと混ざる

周波数シフトを使って異なる周波数の電磁波で放送 搬送波は光でもいける

変調について

- 今まで説明してきたもの「振幅の変化で伝達」は振幅変調
 - Amplitude modulation: AMラジオ
- •振幅ではなく「周波数の変化で伝達」させる場合は周波数変調
 - Frequency modulation => FMラジオ
- 他にも「位相の変化で伝達」は位相変調
 - Phase modulation => 携帯電話

たたみこみ

- たたみこみの定理
- たたみこみと積

ともよばれる重要なフーリエ変換の性質です!!

時間領域のたたみこみ

$$\frac{1}{T_0} \int_{-\frac{T_0}{2}}^{\frac{T_0}{2}} h(\tau) x(t-\tau) d\tau \xrightarrow{FS} H_k X_k$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) x(t-\tau) d\tau \xrightarrow{\mathcal{F}} H(\omega) X(\omega)$$

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} h[m] x[n-m] \xrightarrow{DTFT} H(\omega) X(\omega)$$

$$\sum_{m=0}^{N-1} h[m] x[n-m] \xrightarrow{DFT} H[k] X[k]$$

- 積分と総和により
 - たたみこみ積分
 - たたみこみ和

ともいう

$$h(t) * x(t) \equiv \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

$$h[t] * x[t] \equiv \sum_{n=-\infty}^{\infty} h[m] x[n-m]$$

左辺の積分や総和の部分を「たたみこみ」という 1番目と4番目は周期信号なので、元の信号の一周期のみ たたみこみの記号として * が使われることがおおい

$$hとx$$
 は等価

$$h(t) * x(t) = h(t) * x(t)$$

•
$$\tau' = t - \tau$$
とすると
$$\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau = \int_{-\infty}^{-\infty} h(t-\tau')x(\tau')(-d\tau')$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau')x(\tau')d\tau'$$

•
$$m' = n - m$$
とすると
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} h[m] x[n-m] = \sum_{m'=-\infty}^{\infty} h[m-m'] x[m']$$

たたみこみフーリエ変換すると

$$\frac{1}{T_0}h(t) * x(t) \xrightarrow{FS} H_k X_k$$

$$h(t) * x(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} H(\omega)X(\omega)$$

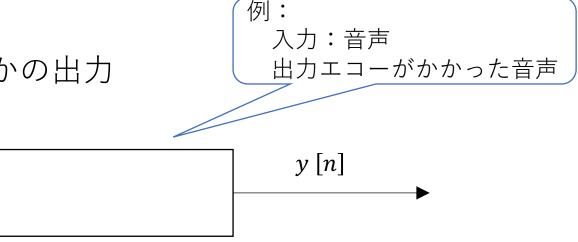
$$h[t] * x[t] \xrightarrow{\text{DTFT}} H(\omega)X(\omega)$$

$$h[t] * x[t] \xrightarrow{\mathrm{DFT}} H[k]X[k]$$

周波数領域で見てみると 元の2信号のスペクトルの積を計算したものと一致

たたみこみの意味

- システムを考える
 - 何らかの入力 から 何らかの出力



ブロック線図 (ここでは離散で考える)

数学的には システム = 写像:

x[n]

- 値 => 値: 関数
- 関数 => 関数:作用素

線形性と時不変性

- 関数から関数の写像は難しい
- ⇒「線形性」と「時不変性」の条件を使って簡単化する
- 線形性
 - 入力が定数倍されたり足し合わされたりしたら、出力も同じく定数倍されたり足し合わされたりする
- 時不変性
 - 時間をずらして入力信号を入れてやると、元の出力と同じ形の信号が同じ時間だけずれて出てくる
- つまり、入力信号を複数の要素に分解して考えられる
 - 要素:単位インパルス信号(デルタ関数)

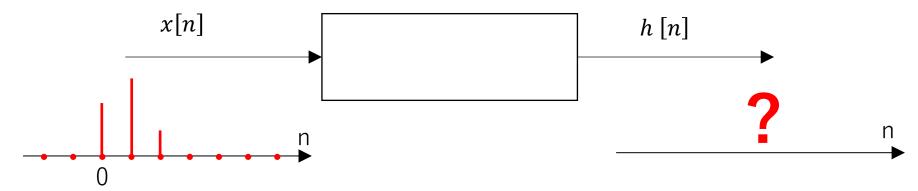
単位インパルス,デルタ関数(離散バージョン)

$$\delta[n] = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0 \end{cases}$$

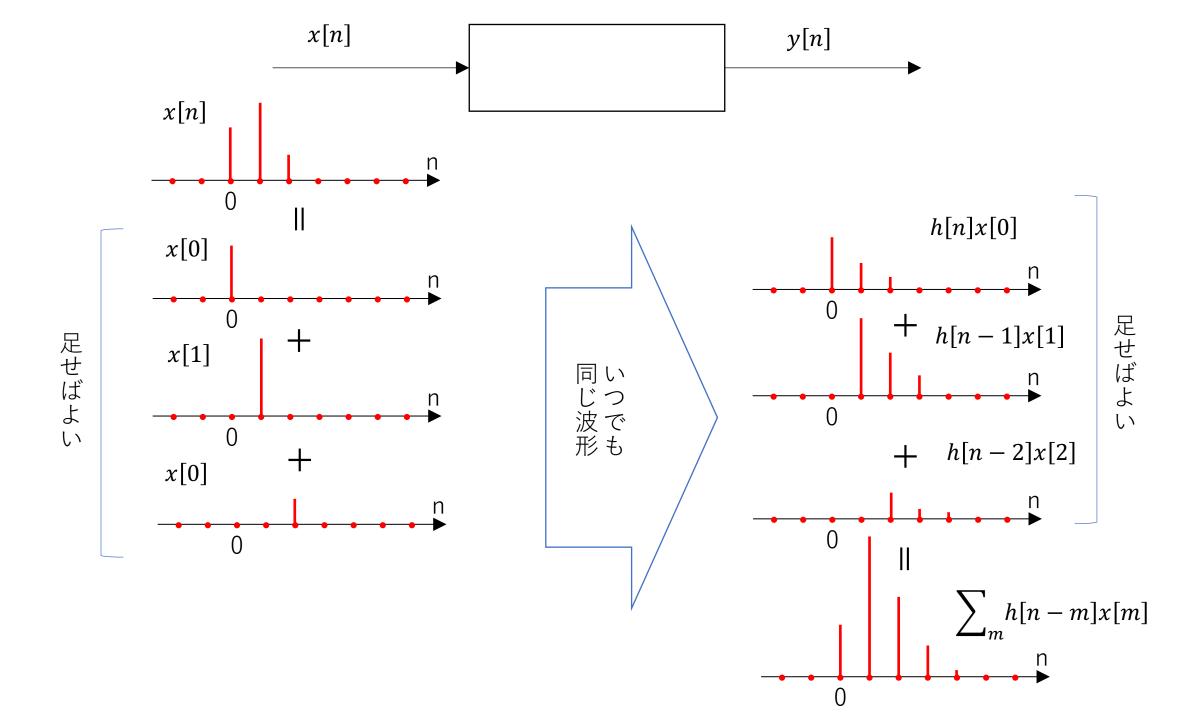
• 時刻0 (n=0) のとき, 面積1になる値がある

システムの例:エコーシステム

• x[0]=2, x[1]=3, x[2]=1, それ以外は0の信号をシステムに入れとどうなるか?



- 線形性: たせばよい
- 時不変性:いつでも同じ波形



他の考え方

- •ある時刻nの出力y[n]を考える
 - 時刻0の影響: h[0]x[n]
 - 時刻n-1の影響: h[1]x[n-1]
 - 時刻n-2の影響: h[2]x[n-2]
 - • •
- 重ね合わせると

$$y[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} h[m] x[n-m]$$

• hとxの等価性

周波数応答と積の関係

- なぜ積になる?
- 入力信号x[n]を複素指数関数 $e^{i\omega n}$ にする $_{\sim}$

$$y[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} h[m]x[n-m]$$

$$=\sum_{m=-\infty}^{\infty}h[m]e^{i\omega(n-m)}$$

$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} h[m]e^{-i\omega m}e^{i\omega n}$$
$$= e^{i\omega n} \sum_{m=-\infty}^{\infty} h[m]e^{-i\omega m}$$

 $=H(\omega)e^{i\omega n}$

$$\sum_{m=0}^{N-1} h[m] x[n-m] \xrightarrow{\text{DFT}} H[k] X[k]$$

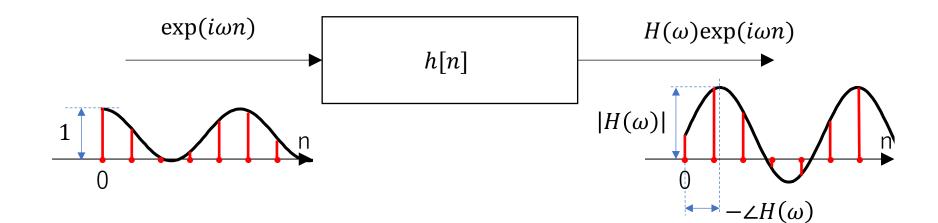
離散時間フーリエ変換
$$F(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n]e^{-i\omega n}$$

積の意味

$$x[n] = e^{i\omega n}$$
$$y[n] = H(\omega)e^{i\omega n}$$

- ・ 意味:システムh[n]に $e^{i\omega n}$ を入れたら $H(\omega)e^{i\omega n}$ が得られる
- • $H(\omega)$ 倍 されて出てくる
 - $H(\omega)$ は複素数 $(n \circ p)$ 関数ではない)
 - |*H*(ω)|倍される
 - **-∠***H*(ω)だけ遅れる

あらゆるωで成立する 時間領域のたたみこみが周波数領域で積になる



周波数応答 $H(\omega)$

- インパルス応答 h[n]
 - ↓ 離散時間フーリエ変換

インパルス (デルタ関数) の フーリエ変換は すべての周波数をもっていた

周波数応答 *H*(ω)

線形時不変システムの挙動を周波数領域で表したもの

- 各周波数成分がどのくらい<mark>増幅</mark>されて、どのくらい位相が遅らされるかを表す量
 - 信号の周波数成分を分析するツール
 - システムの応答を周波数領域で分析するツール
 - 線形時不変システムは、インパルス応答と同一視できるため

周波数領域のたたみこみ

$$h(t)x(t) \xrightarrow{\text{FS}} \sum_{l=0}^{\infty} H_l X_{k-l}$$

$$f \quad 1 \quad \int_{-\infty}^{\infty} H(t) X_{k-l}(t) dt$$

$$h(t)x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\to} \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} H(w)X(\omega - w) dw$$

$$h[n]x[n] \xrightarrow{\text{DTFT}} \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H(w)X(\omega - w) dw$$

$$h[n]x[n] \xrightarrow{\text{DFT}} \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} H[l] x[k-l]$$

フーリエ変換と逆変換の対称性から理解できる

まとめ

- 時間軸と周波数軸のシフト
 - 時間軸のシフト
 - 周波数軸のシフト
 - 変調
- たたみこみと積
 - 時間領域のたたみこみ
 - たたみこみとは
 - インパルス応答
 - 周波数応答

演習·宿題

- たたみこみをMatlabで体験して聞いてみる
- 音ファイルを自分で用意する
- IR (インパルス応答) ファイルを手に入れる
 - 以下はIRフィルタへのリンク例です。ほかも探してみよう
 - Rainbow Sound
 - https://rainbowsound.cafe/2018/11/21/reverb-ir-summary/
- オーディオファイルとIRファイルをそれぞれ読み込む
 - Audioread 関数
 - ステレオの場合2列のデータ
- たたみこむ
 - Conv関数
- 聞く
 - Sound関数

宿題の提出は無し

• 今回は特に何も提出をしなくてもよいです