

メディア情報処理 2023

第7回目 離散時間フーリエ変換

K504

大村英史

出席登録

-



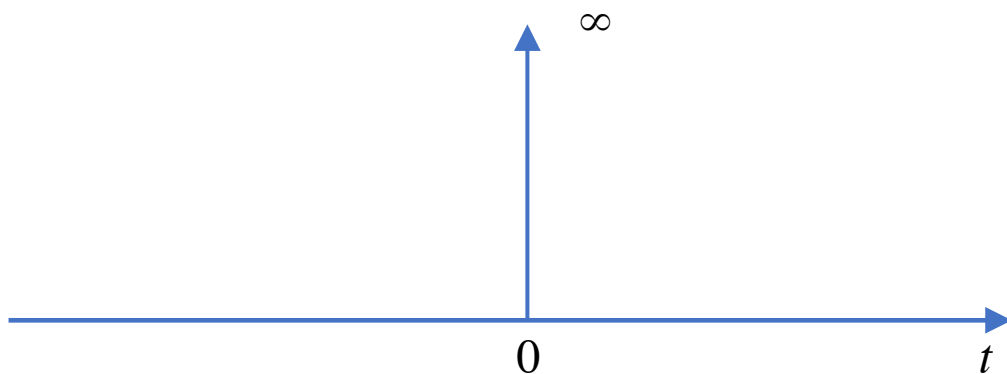
今日の予定

- デルタ関数のフーリエ変換
 - デルタ関数
 - フーリエ変換
 - フーリエ逆変換
 - コサインのフーリエ変換
- 離散時間フーリエ変換
 - 離散時間フーリエ変換
 - 離散時間の特性
- 演習・宿題

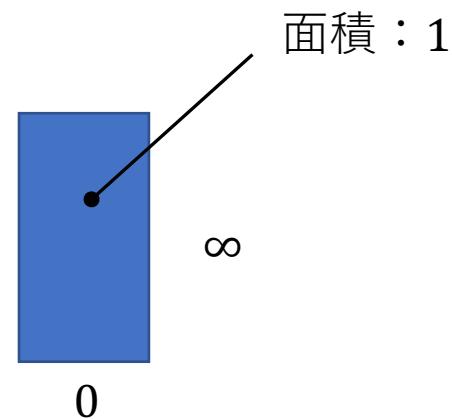
ディラックのデルタ関数

- インパルス関数とも言う
- $t = 0$ で無限大 それ以外は0

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



- どんな無限大？
 \Rightarrow 面積が1



- \Rightarrow 大きさを考えられる無限大
- $\Rightarrow 2\delta(t)$ や $3\delta(t)$ に意味がある

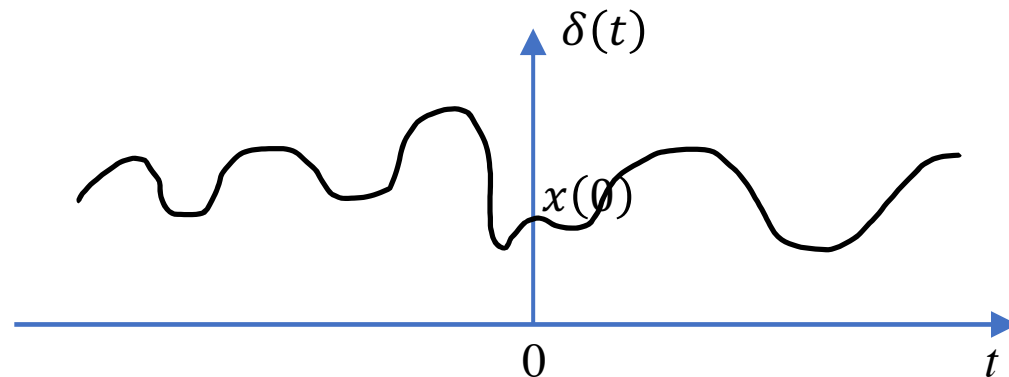
デルタ関数による瞬時値の取り出し

- デルタ関数と他の関数の掛け合わせ

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

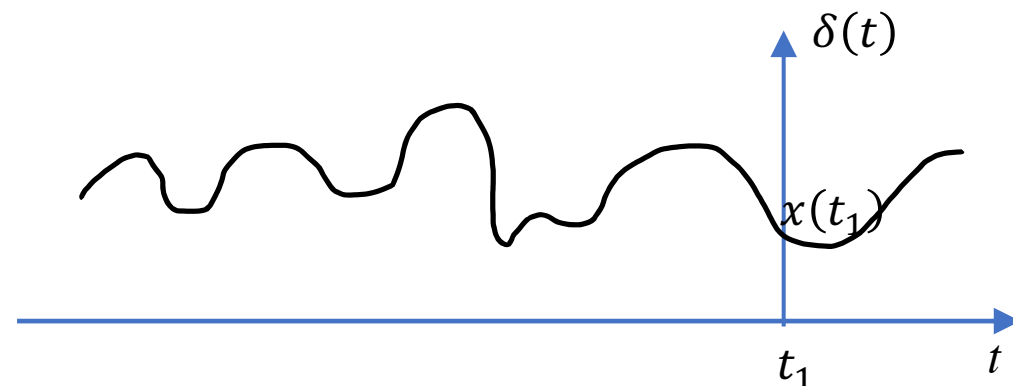
$t \neq 0$ のとき 0

$t = 0$ のときだけ $\delta(t)x(t)$



- 任意の t_1 : $\delta(t - t_1)$

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_1) x(t) dt = x(t_1)$$



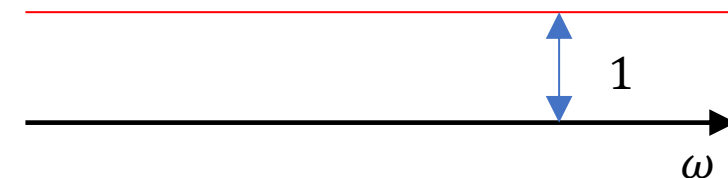
↑ 瞬時値を取り出している

デルタ関数のフーリエ変換

$$\begin{aligned}\mathcal{F}[\delta(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) \cdot e^{-i\omega t} dt \\ &= e^{-i\omega 0} \\ &= 1\end{aligned}$$

$e^{-i\omega t}$ の $t = 0$ の瞬時
値を抜き出す
というのと等価

意味： どんな周波数も1
 すべての周波数が等しい
 あらゆる周波数を重ね合わせるとデルタ関数ができる



？不思議？

$\delta(t - t_1)$ のフーリエ変換

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

これは ω の関数なので

$$\text{振幅} : |e^{-i\omega t_1}| = 1$$

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

時間領域で t_1 シフトする：周波数領域で ωt_1 遅れる

$e^{-i\omega t_1}$ のフーリエ逆変換（元に戻せる？）

$$\begin{aligned}\mathcal{F}^{-1}[e^{-i\omega t_1}] &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega t_1} \cdot e^{i\omega t} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{i\omega(t-t_1)} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \frac{1}{i(t-t_1)} \underbrace{\left[e^{i\omega(t-t_1)} \right]_{-\infty}^{\infty}}\end{aligned}$$

値が定まらない = もどせない

でも,

デルタ関数は超関数なので, 気にしないで $\mathcal{F}^{-1}[e^{-i\omega t_1}] = \delta(t)$ が成り立つとする

$\delta(\omega - \omega_1)$ のフーリエ逆変換

$$\begin{aligned}\mathcal{F}^{-1}[\delta(\omega - \omega_1)] &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \delta(\omega - \omega_1) \cdot e^{i\omega t} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} e^{i\omega_1 t}\end{aligned}$$

$\omega_1 = 0$ のとき

$$\mathcal{F}^{-1}[\delta(\omega)] = \frac{1}{2\pi}$$

$$\delta(\omega - \omega_1) \xrightarrow{\mathcal{F}^{-1}} \frac{1}{2\pi} e^{i\omega_1 t}$$

$$e^{i\omega_1 t} \xrightarrow{\mathcal{F}} 2\pi \delta(\omega - \omega_1)$$

$\cos \omega_1 t$ のフーリエ変換

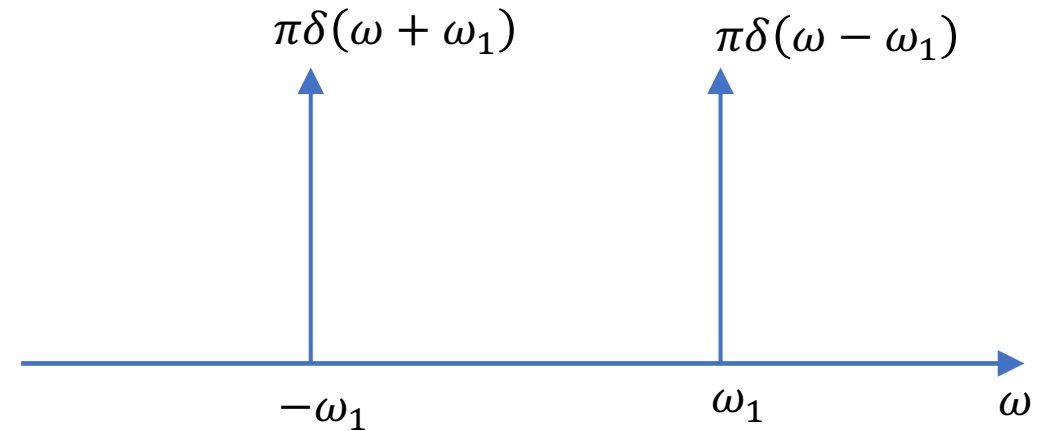
$$f(t) = \cos \omega_1 t$$

$$= \frac{e^{i\omega_1 t} + e^{-i\omega_1 t}}{2}$$

$$= \frac{1}{2} e^{i\omega_1 t} + \frac{1}{2} e^{-i\omega_1 t}$$

$$\mathcal{F}[f(t)] = \pi\delta(\omega - \omega_1) + \pi\delta(\omega + \omega_1)$$

三角関数のフーリエ変換ができるようになった！



$$\delta(\omega - \omega_1) \xrightarrow{\mathcal{F}^{-1}} \frac{1}{2\pi} e^{i\omega_1 t}$$

$$e^{i\omega_1 t} \xrightarrow{\mathcal{F}} 2\pi\delta(\omega - \omega_1)$$

離散時間フーリエ変換

フーリエ変換：時間領域も周波数領域も連続

離散時間フーリエ変換：時間領域を離散化

離散データを連続関数表現

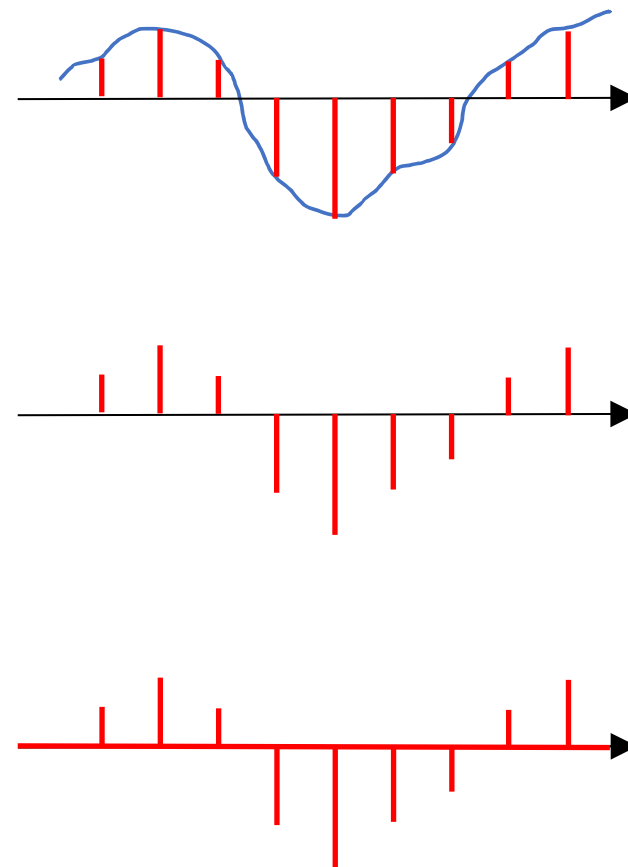
- 離散信号を $f[n]$ とする

- 連続関数化する

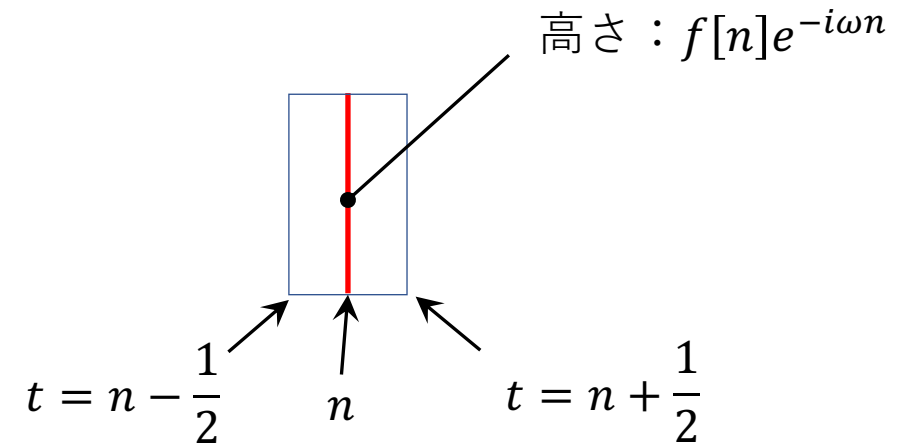
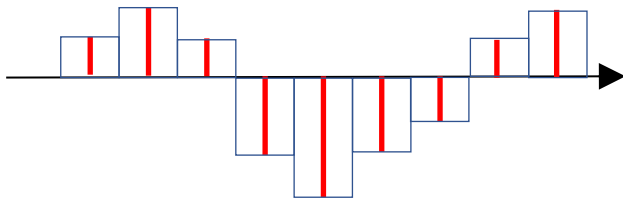
$$f(n) = \begin{cases} f[n] & t = n \\ 0 & otherwise \end{cases}$$

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot e^{-i\omega t} dt$$

← うまく積分できない



長方形で考える 方法1 (面積 = 高さ × 幅)



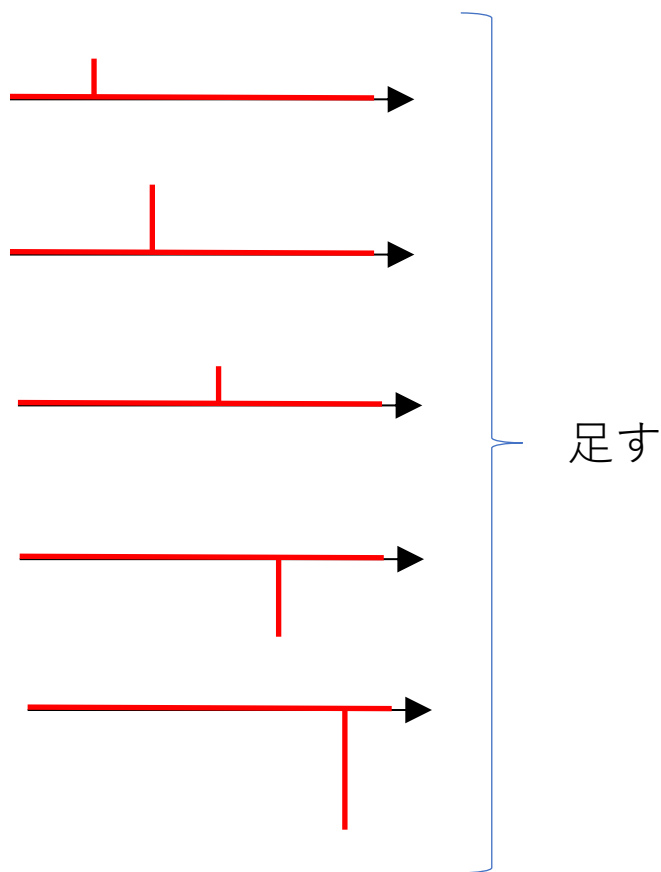
- 面積の総和を考える： Σ 計算

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

← 離散時間フーリエ変換
Discrete Time Fourier Transform
DTFT

長方形で考える 方法2 (デルタ関数)

- デルタ関数は面積が1

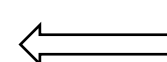


$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n] \delta(t - n)$$

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \left\{ \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n] \delta(t - n) \right\} \cdot e^{-i\omega t} dt$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n] \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - n) \cdot e^{-i\omega t} dt$$

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

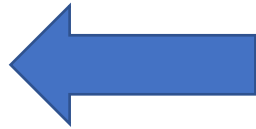


離散時間フーリエ変換
Discrete Time Fourier Transform
DTFT

周期的な周波数領域

フーリエ級数

周期的な時間の関数



離散的な周波数スペクトル

離散時間フーリエ逆変換

周期的な周波数の関数？



離散的な時間

実は 周期性あり 周期： 2π ← これはあとでやるとして

離散時間フーリエ逆変換

- フーリエ級数とフーリエ変換の関係

- 積分範囲を1周期にした
- 今回も1周期（0から 2π ）で行う ←周期が 2π である確認はあとで

$$\begin{aligned} f[n] &= \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} F(\omega) e^{i\omega n} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \left\{ \sum_{m=-\infty}^{\infty} f[m] e^{-i\omega m} \right\} e^{i\omega n} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \sum_{m=-\infty}^{\infty} f[m] \int_0^{2\pi} e^{i\omega(n-m)} d\omega \end{aligned}$$

フーリエ逆変換の式に
離散時間フーリエ変換の式を代入
(nをmとして代入)

積分と総和の入れ替え

$$f[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{m=-\infty}^{\infty} f[m] \int_0^{2\pi} e^{i\omega(n-m)} d\omega$$

$n = m$ の項だけ残る

$$\begin{aligned} &= \frac{1}{2\pi} \sum_{m=-\infty}^{\infty} f[m] 2\pi \\ &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} f[m] \\ &= f[n] \end{aligned}$$

もともどった！

$n = m$ のとき

$$\int_0^{2\pi} e^{i\omega(n-m)} d\omega = \int_0^{2\pi} 1 d\omega = 2\pi$$

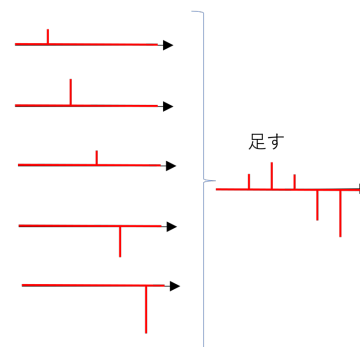
$n \neq m$ のとき

$n - m$ は整数なので何回転まわるか

よって $e^{i\omega(n-m)2\pi} = 1$

$$\begin{aligned} \int_0^{2\pi} e^{i\omega(n-m)} d\omega &= \frac{1}{i(n-m)} \left[e^{i(n-m)\omega} \right]_0^{2\pi} \\ &= \frac{1}{i(n-m)} (e^{i(n-m)2\pi} - 1) \\ &= \frac{1}{i(n-m)} (1 - 1) \\ &= 0 \end{aligned}$$

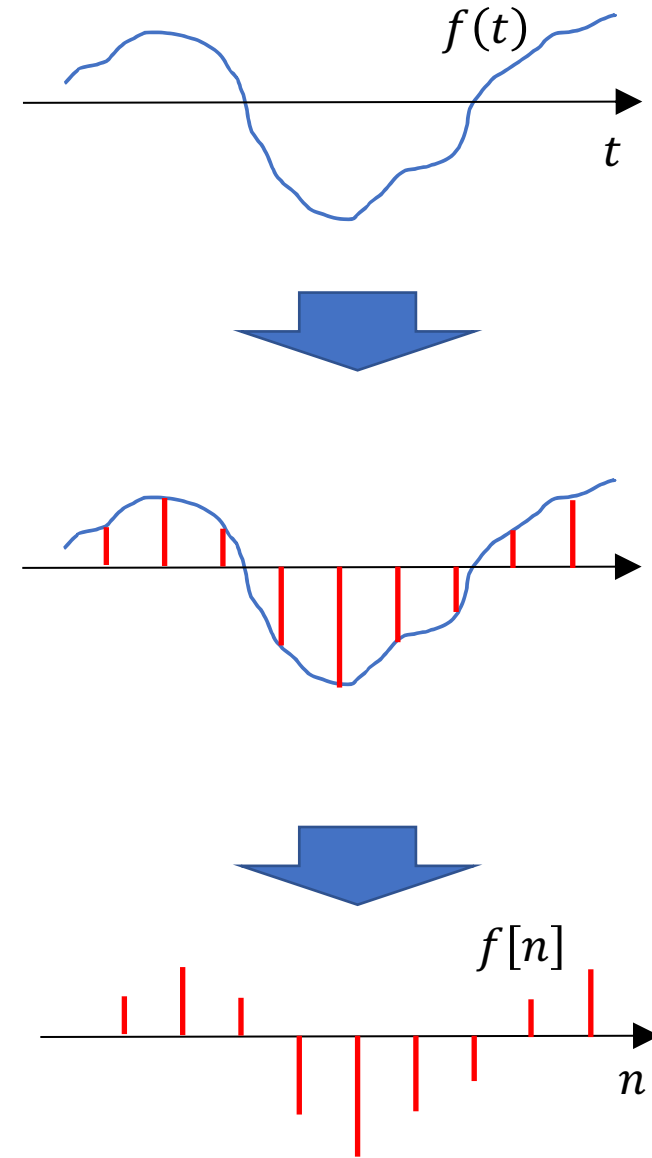
指数関数のフーリエ係数を求めたときと同じ



離散時間信号データ

離散時間のデータとは

- 連続時間のデータから一定時間で値を取り出す
 - サンプリング，標本化という
 - サンプリング周期： T_s
 - サンプリング周波数： F_s
- 連続データ
 - $f(-2T_s), f(-T_s), f(0), fT_s, f(2T_s)$
- 離散データ
 - $f[-2], f[-1], f[0], f[1], f[2]$



離散時間データの性質

- 周期的なデータでも，離散化するとほとんどが周期的でなくなる

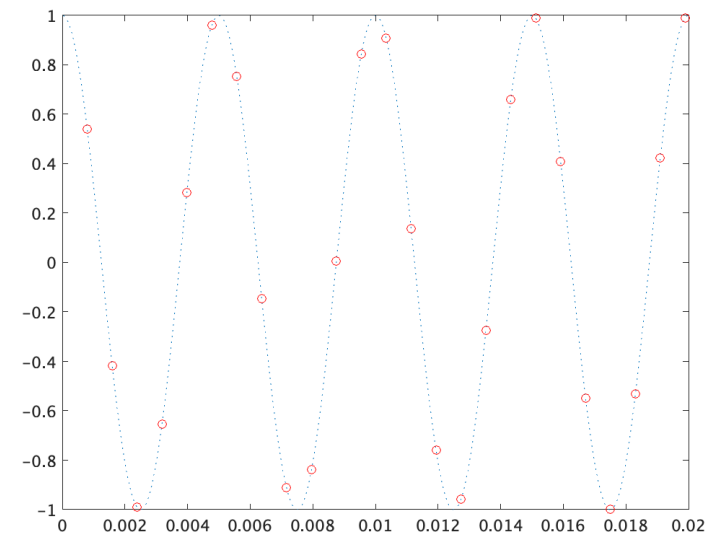
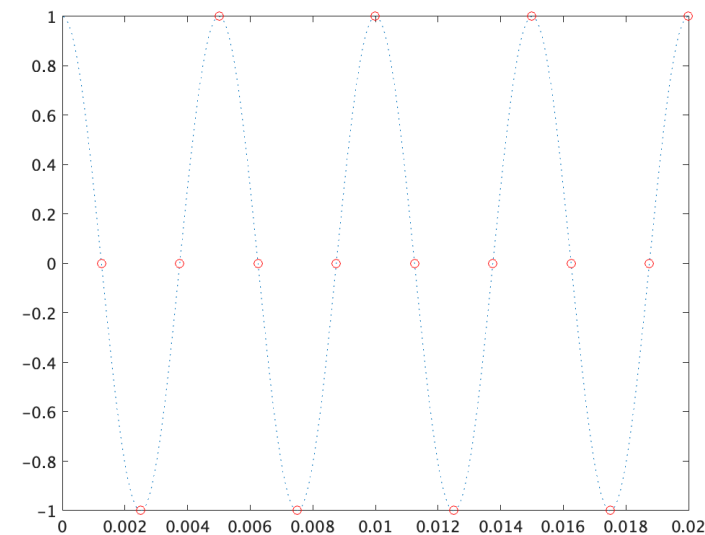
- $\cos \omega n$

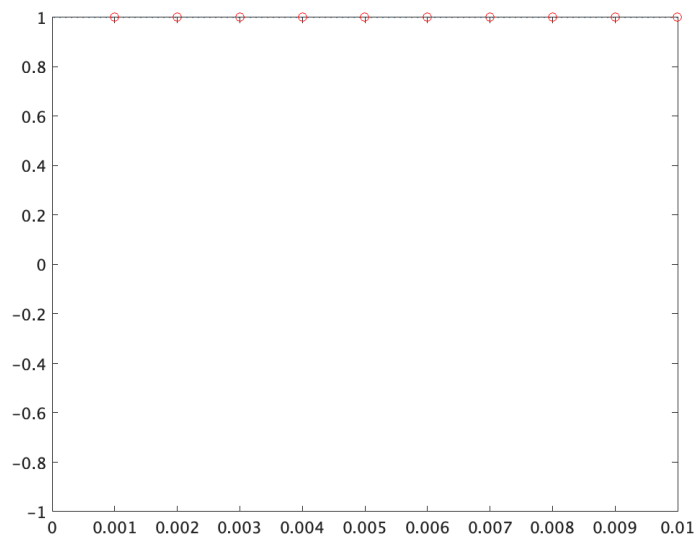
- $\omega = \frac{\pi}{4}$: 周期的
- $\omega = 2$: 非周期的

- 角周波数を 2π ふやすと元の関数にもどる

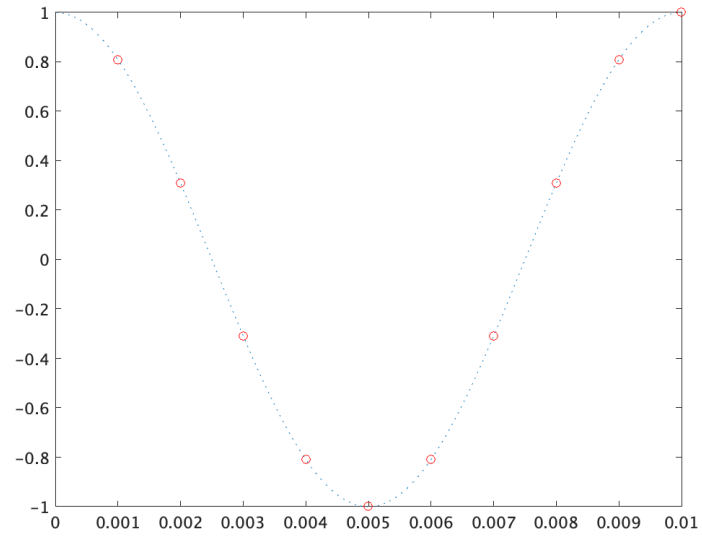
$$\begin{aligned}x[n] &= \cos \omega n \\&= \cos \omega n + 0 \\&= \cos \omega n + \cos 2\pi \cdot n \\&= \cos(\omega + 2\pi)n\end{aligned}$$

2π ごとに周期的！！！！

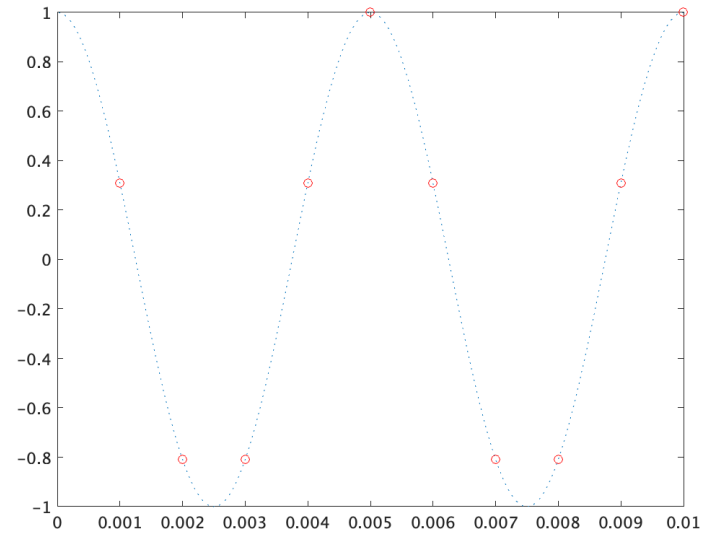




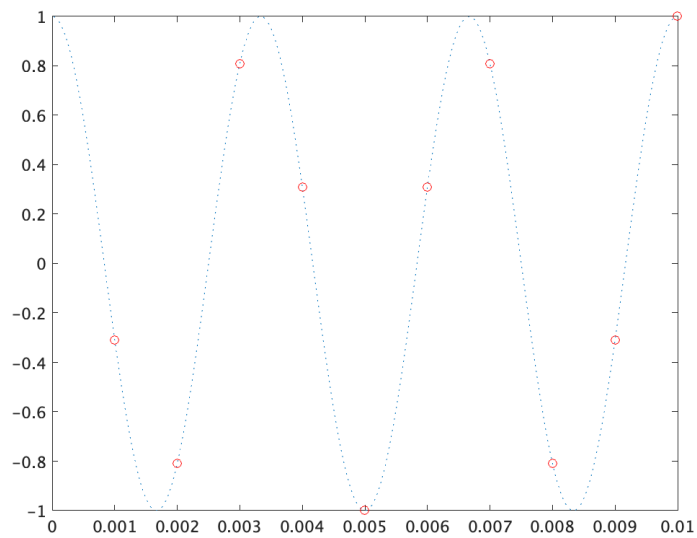
$$\omega = 0.0\pi$$



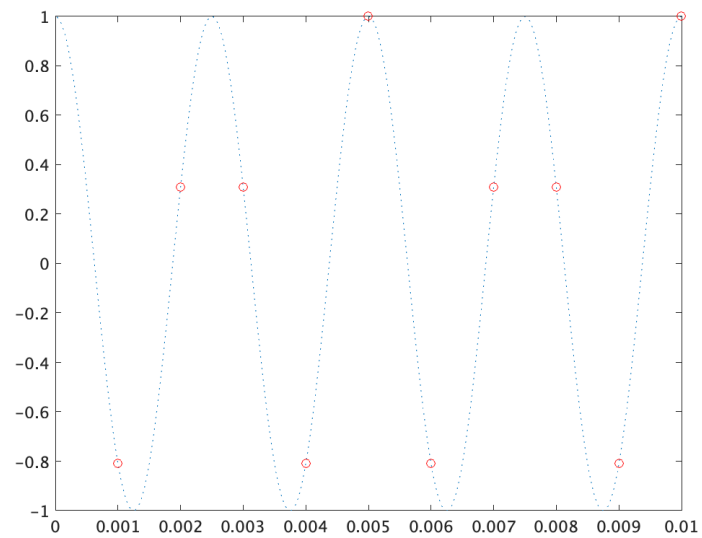
$$\omega = 0.2\pi$$



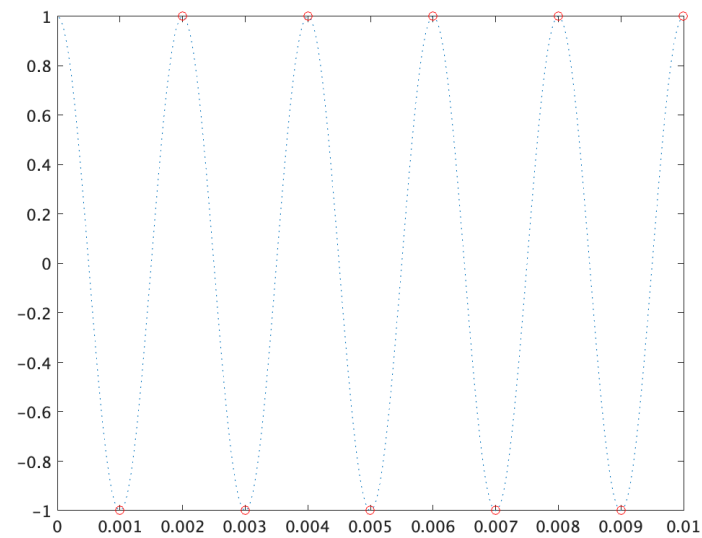
$$\omega = 0.4\pi$$



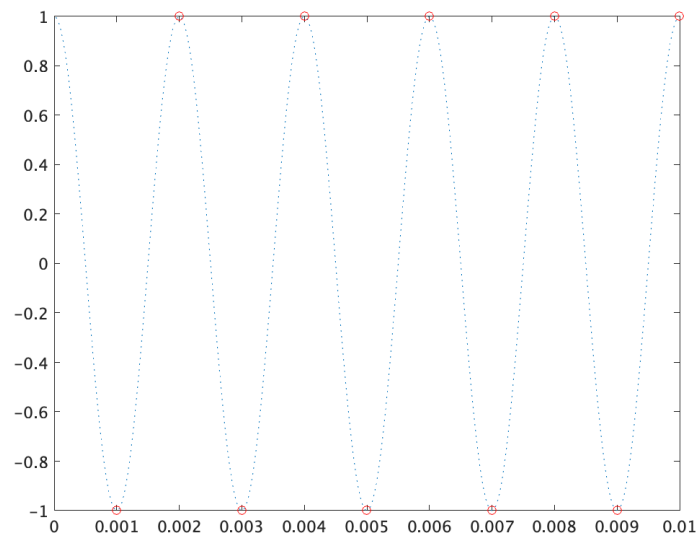
$$\omega = 0.6\pi$$



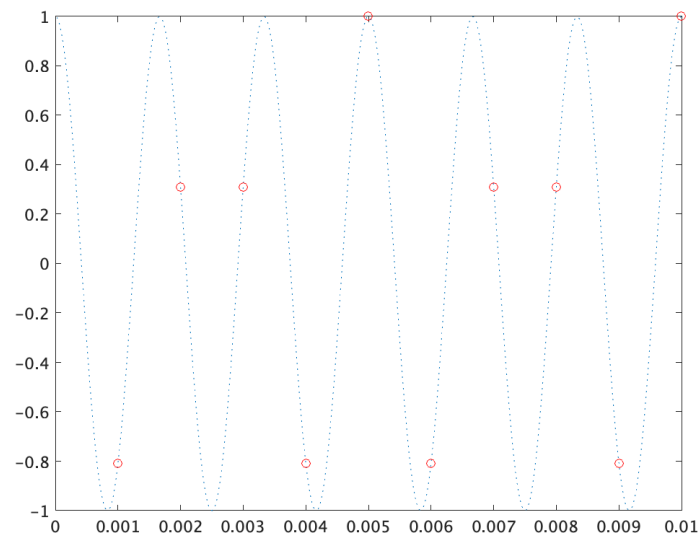
$$\omega = 0.8\pi$$



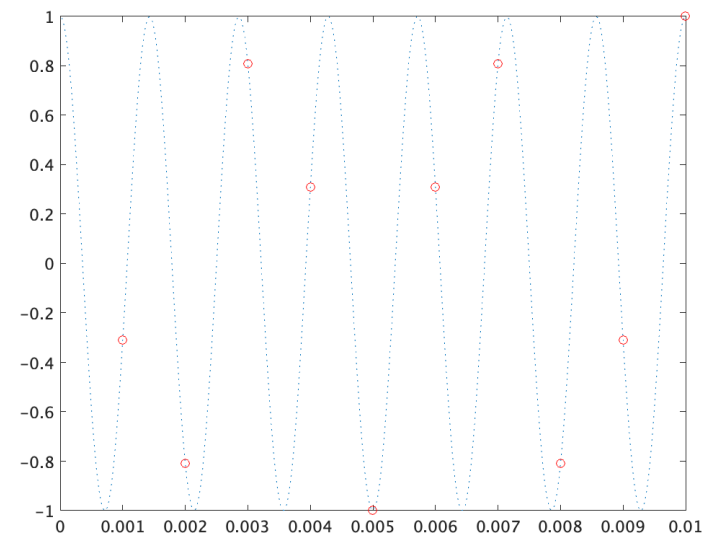
$$\omega = 1.0\pi$$



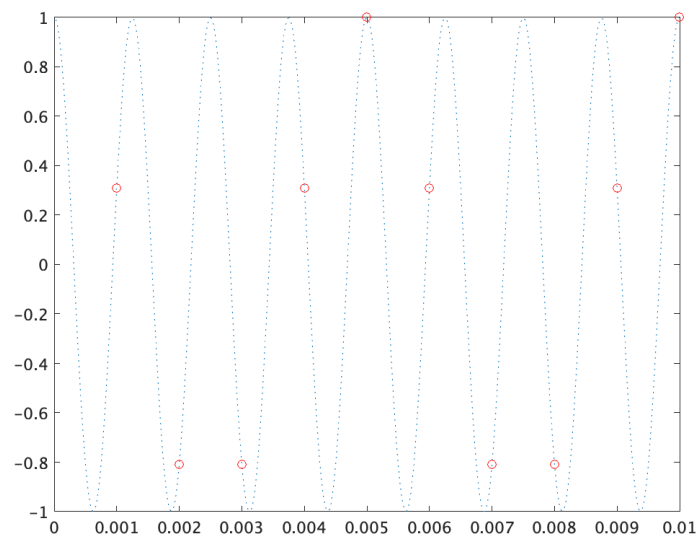
$$\omega = 1.0\pi$$



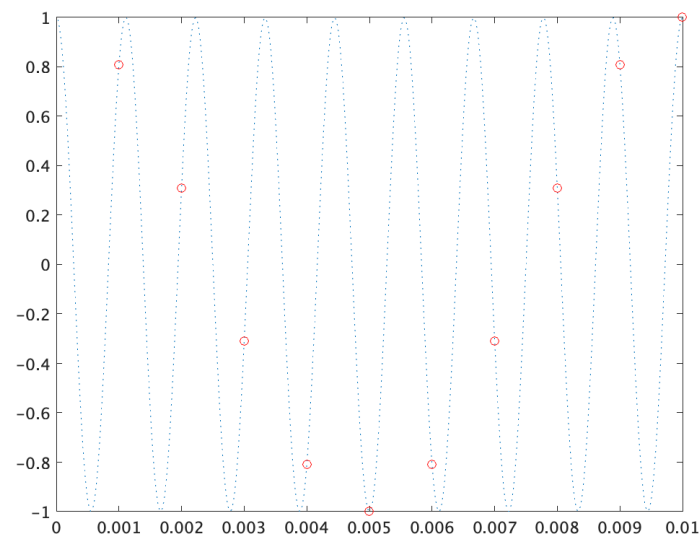
$$\omega = 1.2\pi$$



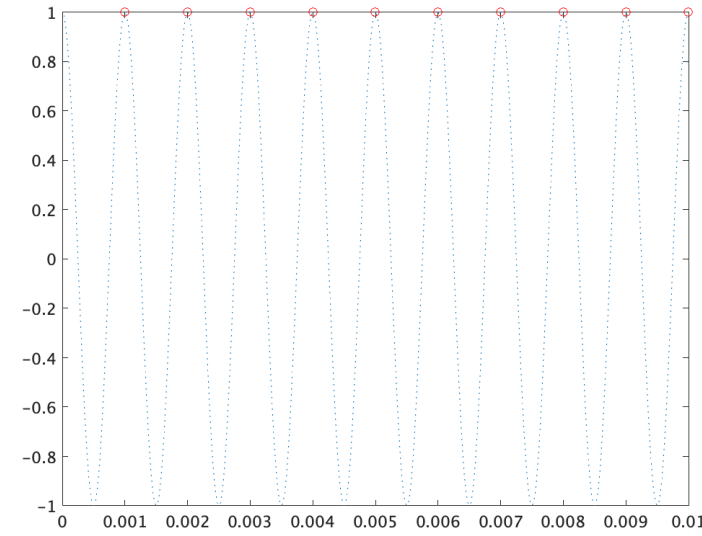
$$\omega = 1.4\pi$$



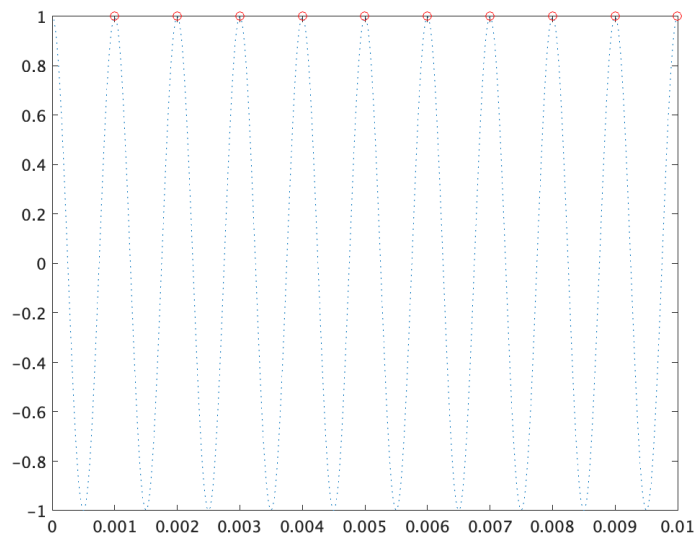
$$\omega = 1.6\pi$$



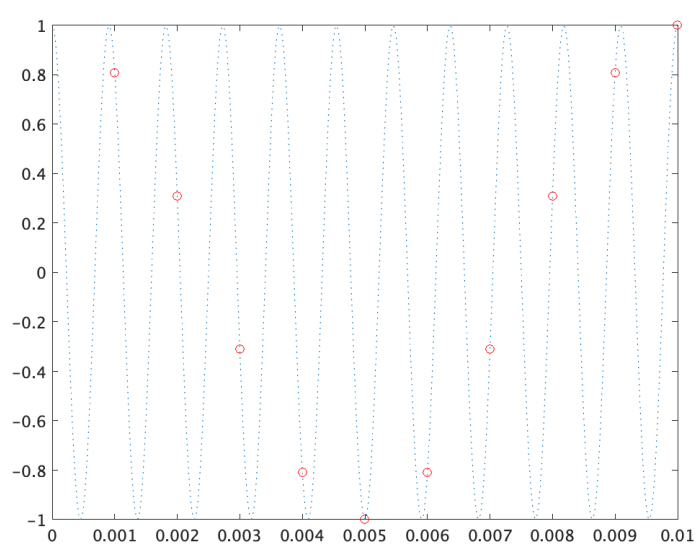
$$\omega = 1.8\pi$$



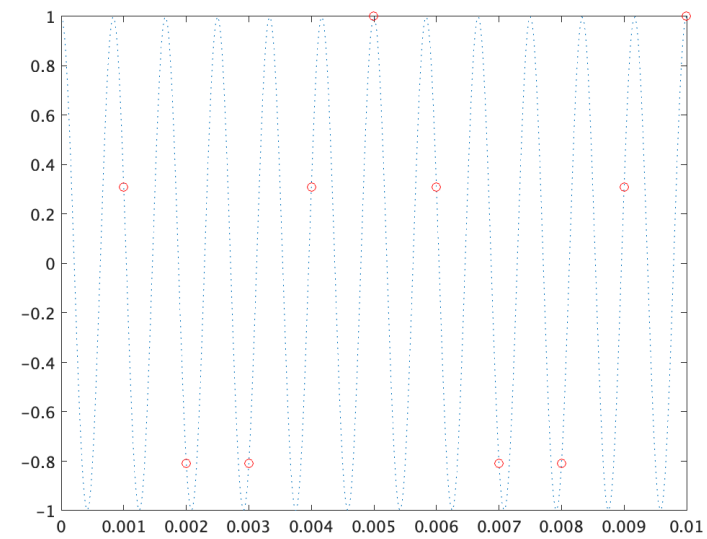
$$\omega = 2.0\pi$$



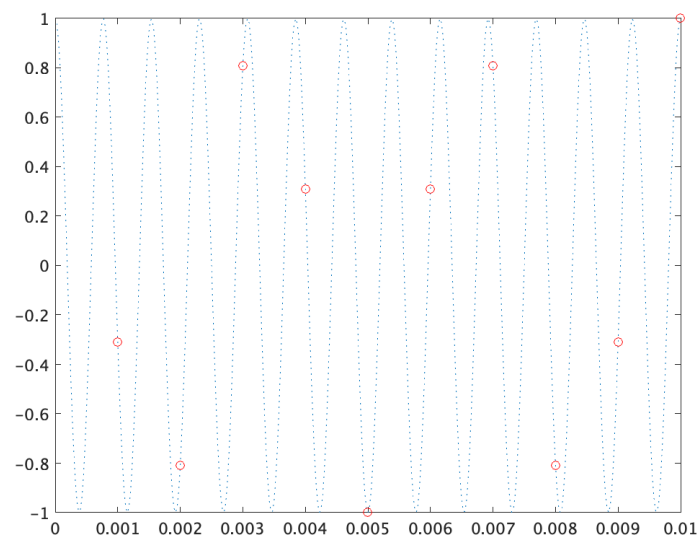
$$\omega = 2.0\pi$$



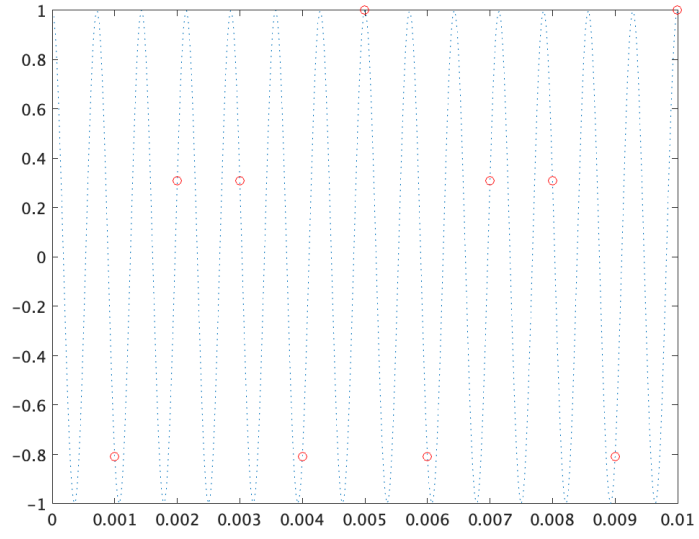
$$\omega = 2.2\pi$$



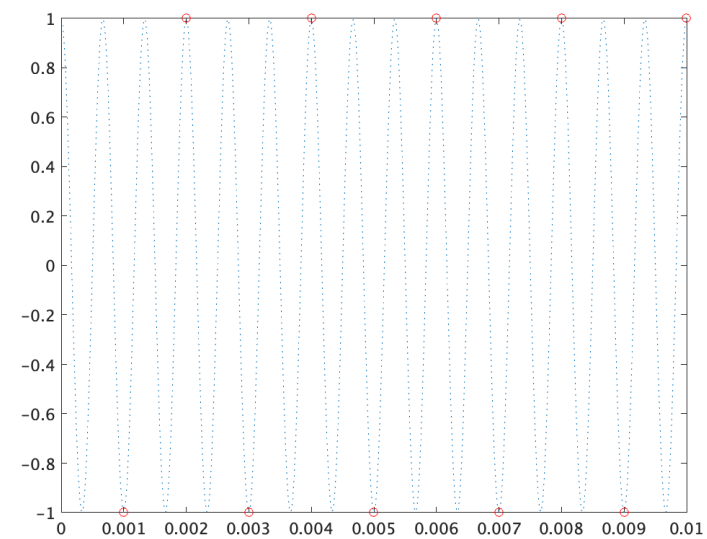
$$\omega = 2.4\pi$$



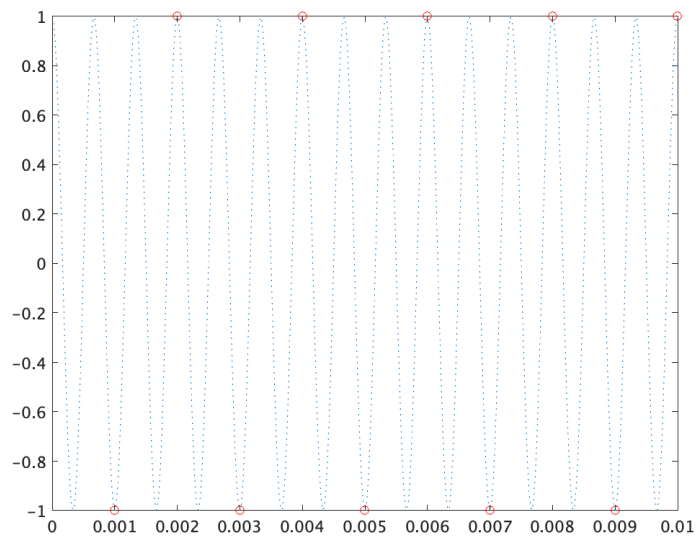
$$\omega = 2.6\pi$$



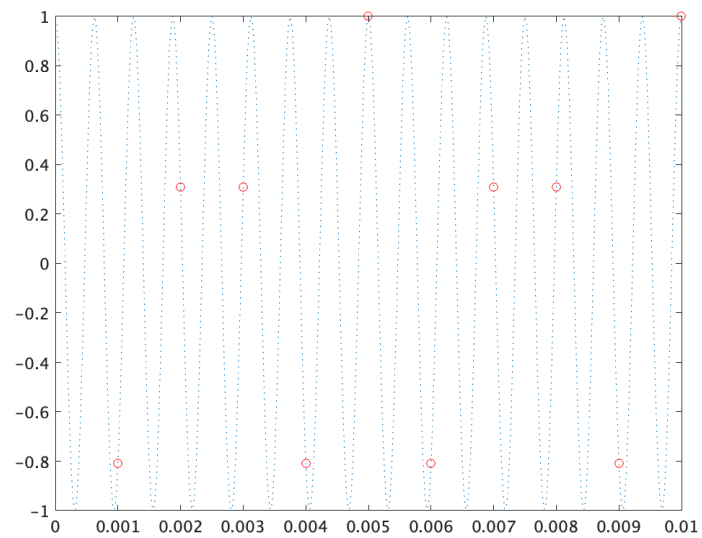
$$\omega = 2.8\pi$$



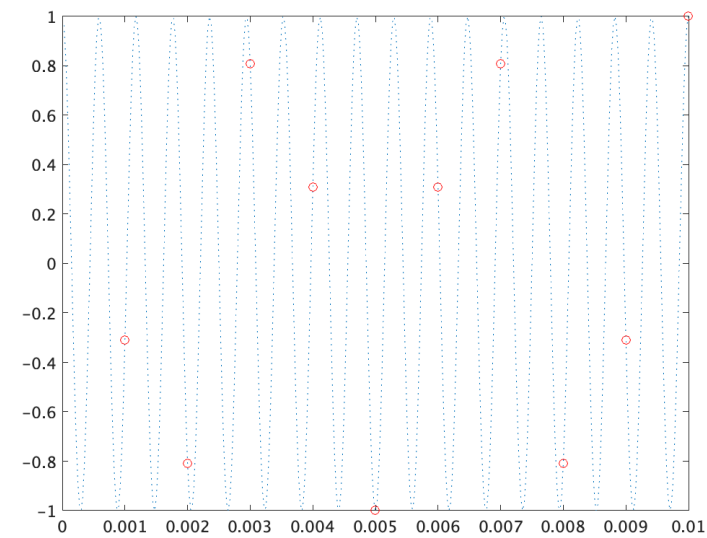
$$\omega = 3.0\pi$$



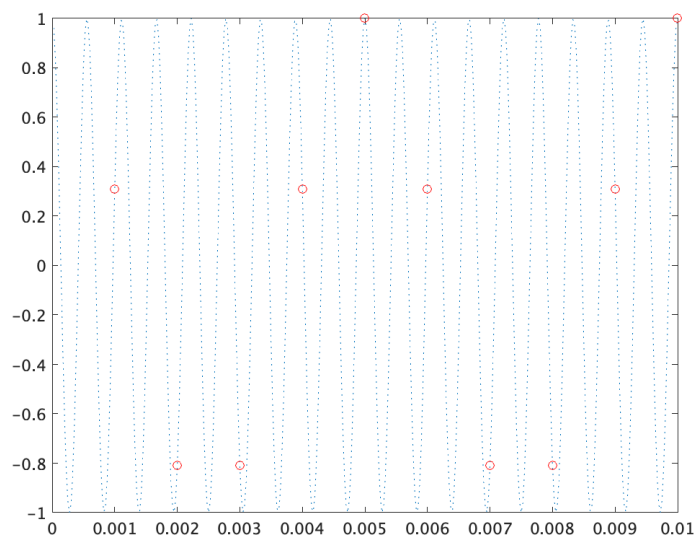
$$\omega = 3.0\pi$$



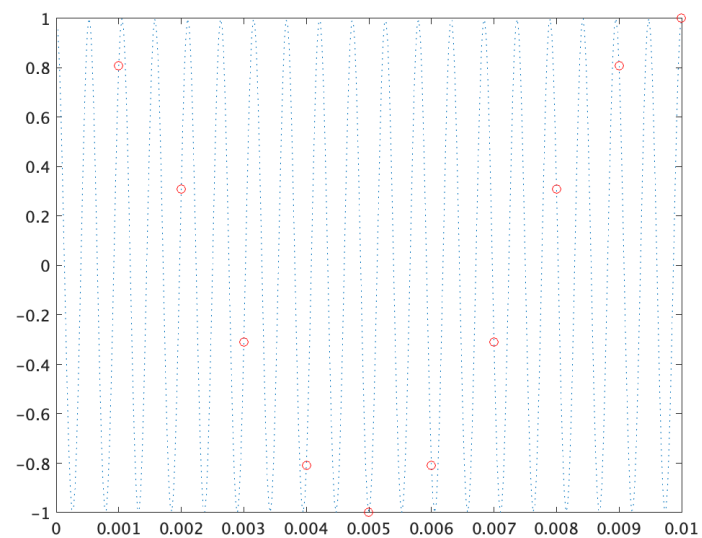
$$\omega = 3.2\pi$$



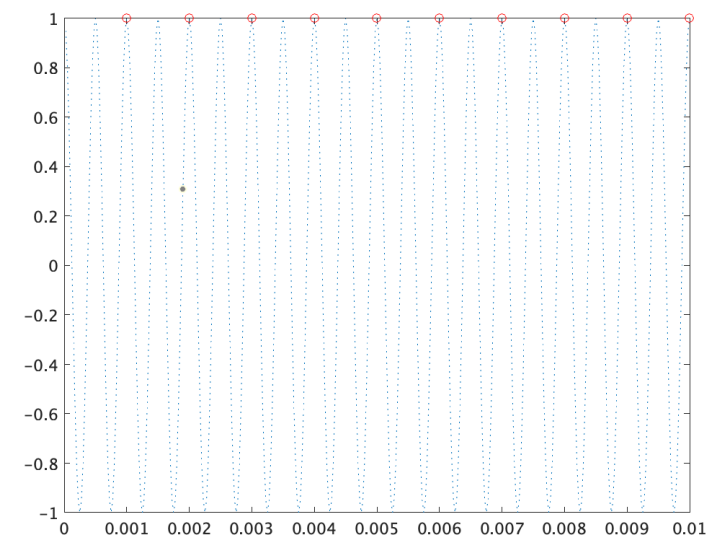
$$\omega = 3.4\pi$$



$$\omega = 3.6\pi$$



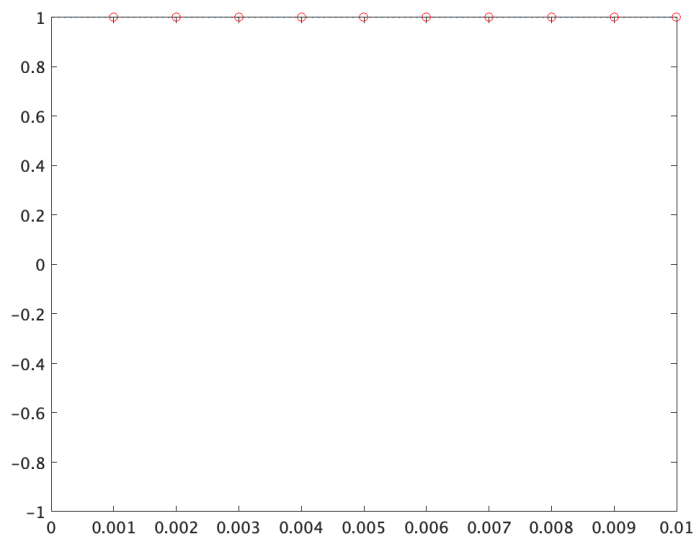
$$\omega = 3.8\pi$$



$$\omega = 4.0\pi$$

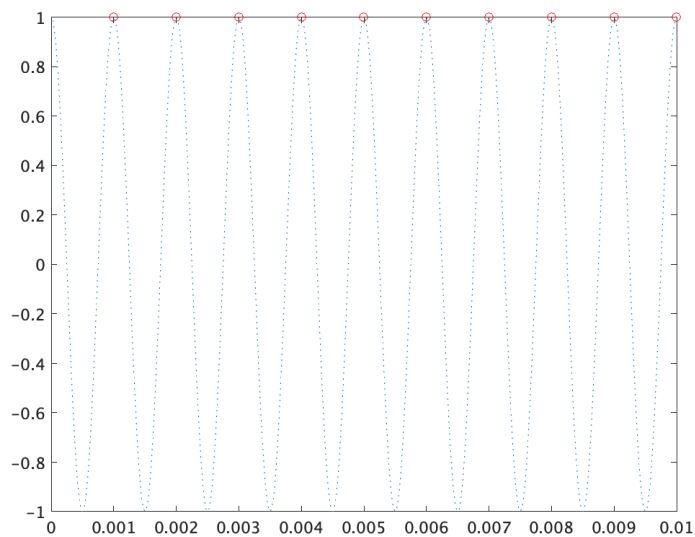
同じ例 1 (2π で同じ 赤い点だけではどちらかわからない)

$$\omega = 2\pi f$$



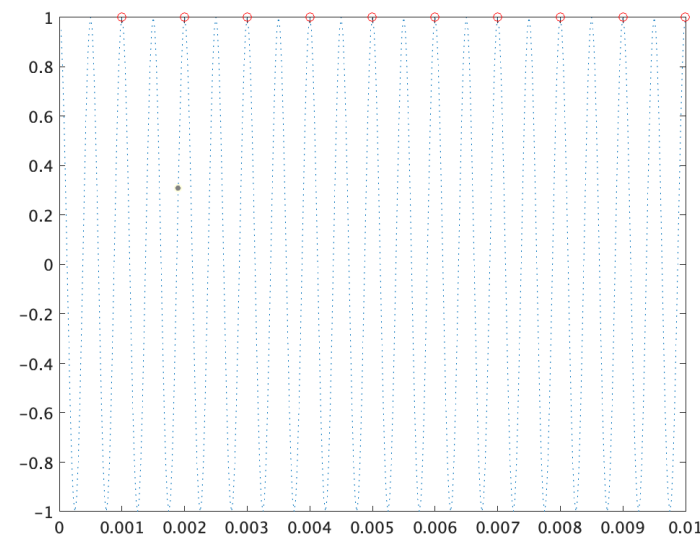
$$\omega = 0.0\pi$$

$$f = 0$$



$$\omega = 2.0\pi$$

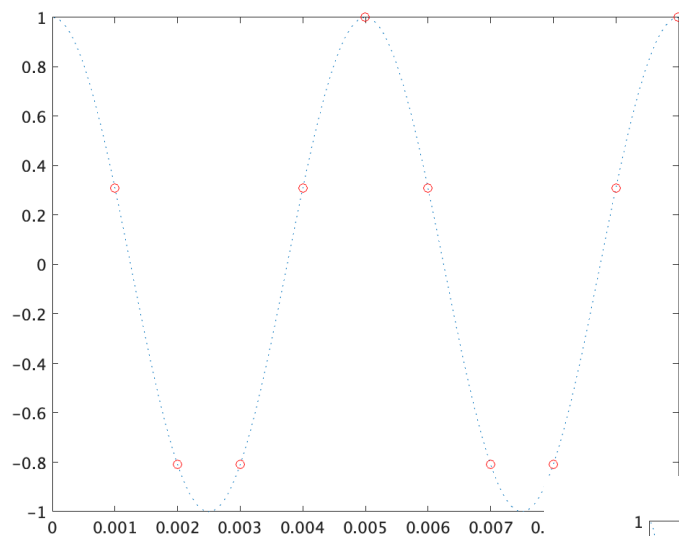
$$f = 1$$



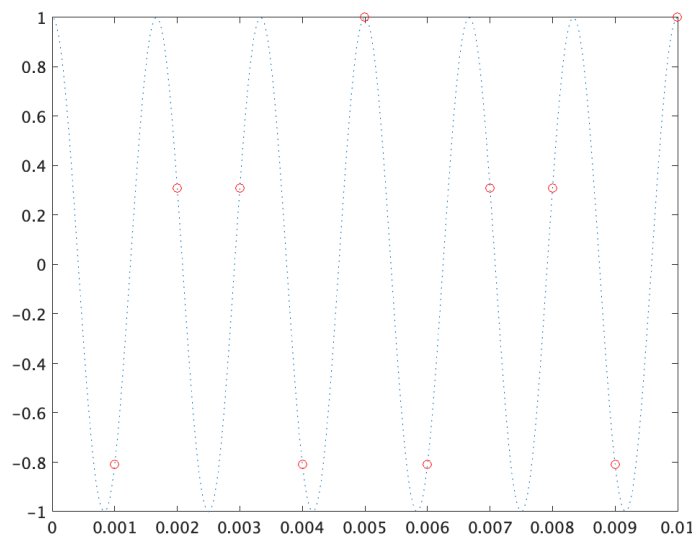
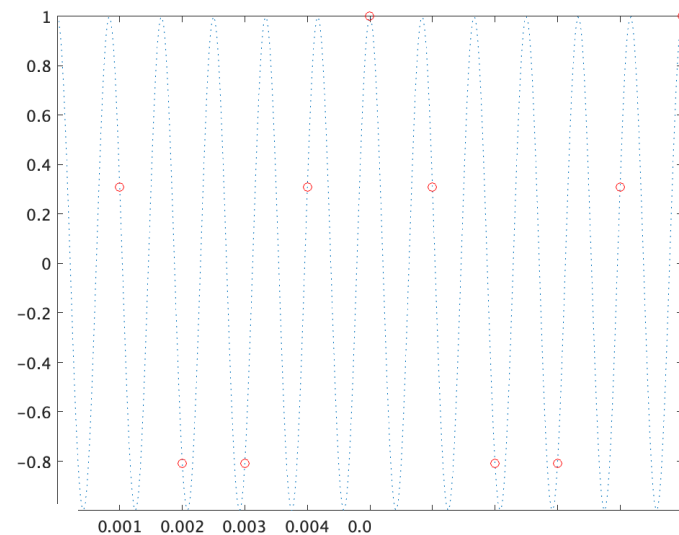
$$\omega = 4.0\pi$$

$$f = 2$$

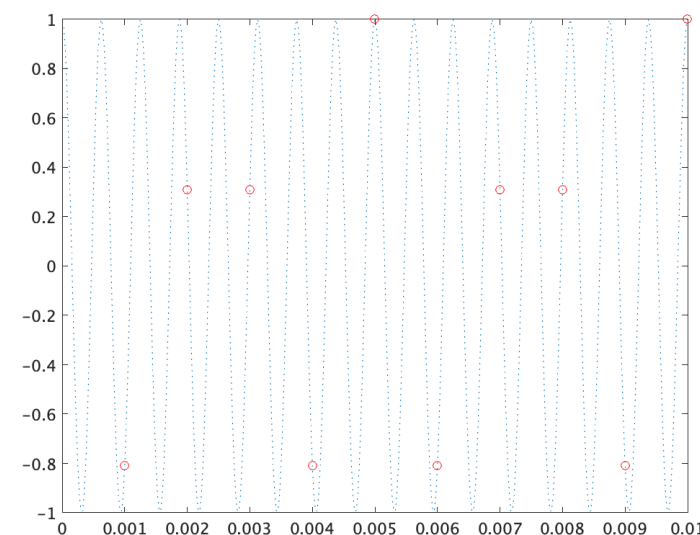
同じ例 2 (2π で同じ 赤い点だけではどちらかわからない) $\omega = 2\pi f$



$$\omega = 0.4\pi$$
$$f = 0.2$$



$$\omega = 1.2\pi \quad f = 0.6$$



$$\omega = 3.2\pi \quad f = 1.6$$

まとめ

- デルタ関数のフーリエ変換
 - デルタ関数
 - フーリエ変換
 - フーリエ逆変換
 - コサインのフーリエ変換
- 離散時間フーリエ変換
 - 離散時間フーリエ変換
 - 離散時間の特性

演習・宿題

- 離散信号の周期性をMatlabを用いて確認しなさい
 - 「角周波数を 2π ふやすと元の関数にもどる」ことを確認
 - この資料のグラフでは、サンプリング周波数1000Hzで0Hzから2000Hzまで200Hzおきの図を掲載している
 - 破線のグラフは連続関数のように見えるが、サンプリング周波数20000Hzの値である（仮想的に連続という図）
 - 軸の範囲はxlim(最小値,最大値)やylim(最小値,最大値)で設定ができる
 - 音を再生すると、音の高さが戻ることや、オリジナルの高さとの違いを確認できる
- 【おまけ】 授業で紹介した周期関数と自分で設定した周期関数の1周期の関数をフーリエ変換しなさい（手計算）
 - 余裕があれば逆変換で戻ることを確認してみよう
 - 積分計算がしきれないものもありますのでうまく設定しましょう

宿題の提出

- 提出物
 - レポート形式 + mファイル
- 提出方法と締切
 - LETUS
 - 11/6 23:59