

パターン計測論 講義資料 2015. 4. 15

第2章 信号とノイズ ①

篠田 裕之

<http://www.hapis.k.u-tokyo.ac.jp/>
hiroyuki_shinoda@k.u-tokyo.ac.jp

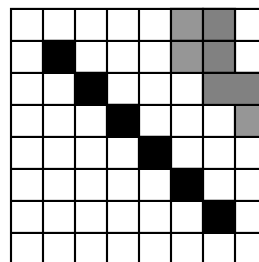
講義の進行

4/8	パターン計測とは？ 何が問題か？
4/15	信号とノイズ ①
4/22	信号とノイズ ②
5/7	アナログパターンの情報量
5/13	計測の直交性
5/20	情報のエントロピー
5/27	予備

パターン計測に共通する問題の整理と思考の道具を提供

「パターン」の種類(再出)

1) 空間的なパターン

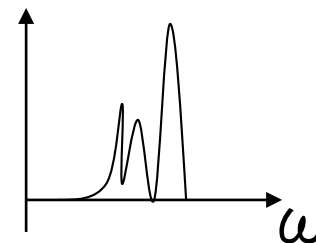
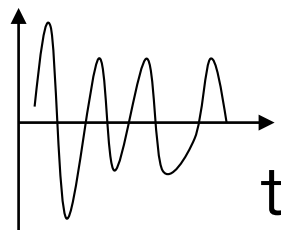


例：画像

静止画 -- 2次元

動画 --- 3次元

2) 時間的なパターン



時間軸でのパターン

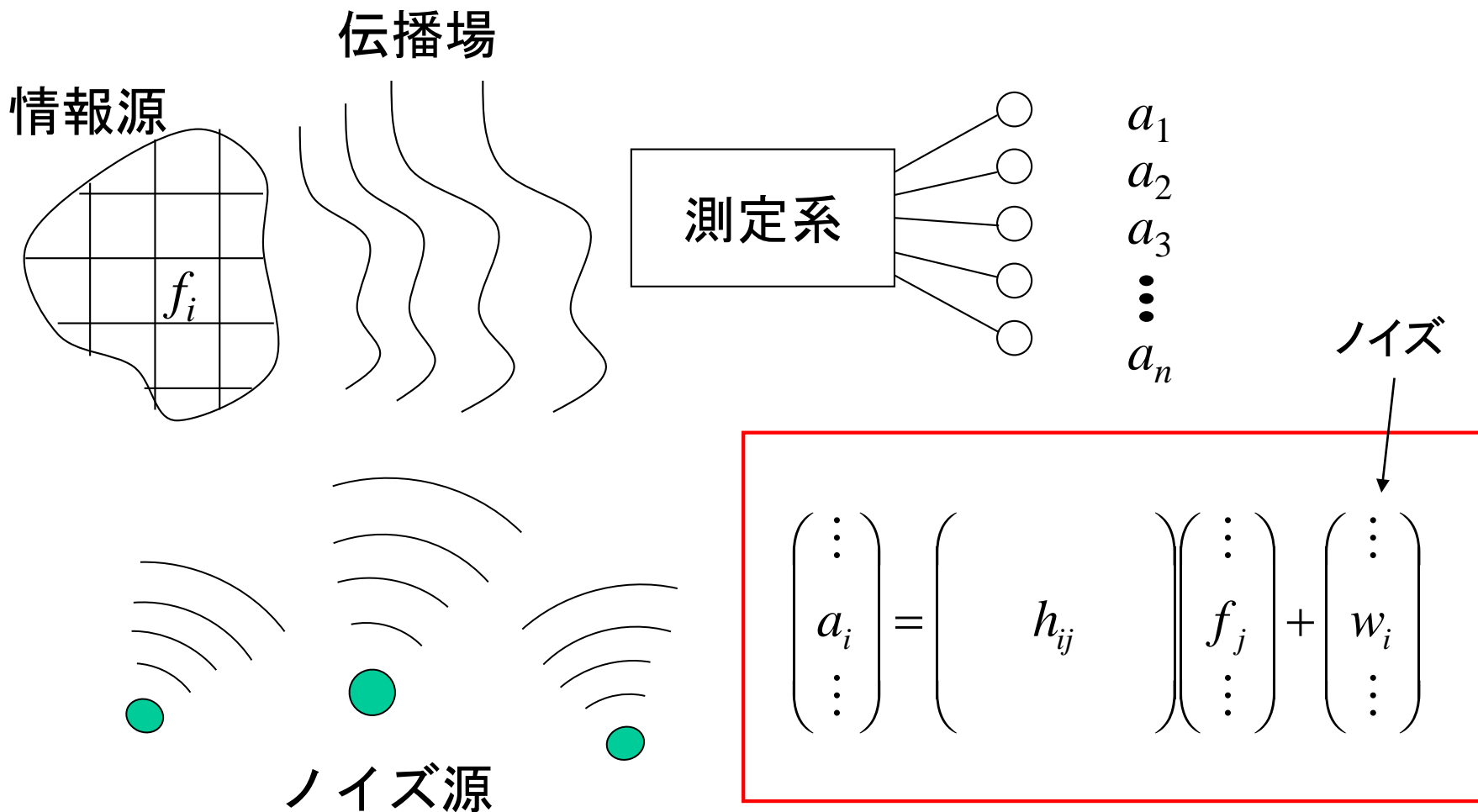
周波数軸でのパターン

3) 物理的パラメータのパターン

光のスペクトル、カベクトル

4) 上記の複合的なパターン

線形系におけるパターン計測



測定値 a から f を求める

パターン計測の例

検出物理量による 分類

温度、熱量
 電磁波、光、電場、磁場
 音場
 力、圧力
 変位、振動
 (固体、液体、気体)
 速度、加速度、角速度
 位置座標
 弾性、粘性
 時間、周波数

利用する現象に よる分類

波動の反射・透過・吸収
 X線の吸収
 共振
 核磁気共鳴
 オームの法則
 光電効果
 干渉
 モアレ
 黒体放射
 熱電効果
 フックの法則
 圧電効果
 トンネル効果

⋮

最終的に知りたい 情報による分類

雲の分布、山林の植生
 星の位置とスペクトル
 物体表面の温度分布
 自動車の走行状態
 生体組織の状態
 思考する脳の状態
 物体の形状
 環境の3次元モデル
 運転者の疲労
 ロボットの位置
 部材・装置の姿勢
 人間の行動

⋮

「計測」と「通信」

[計測] 対象の状態が反映された信号から対象の状態を知る

[通信における受信]

情報を発信する装置からの信号を受け取り、送信者が伝えたかった情報を知る

- ・携帯電話
- ・Bluetooth
- ・ITS
- ・テレメトリー
- ・GPS
- ・IDタグ

[境界が曖昧な例] 人工物の計測、センサネットワーク

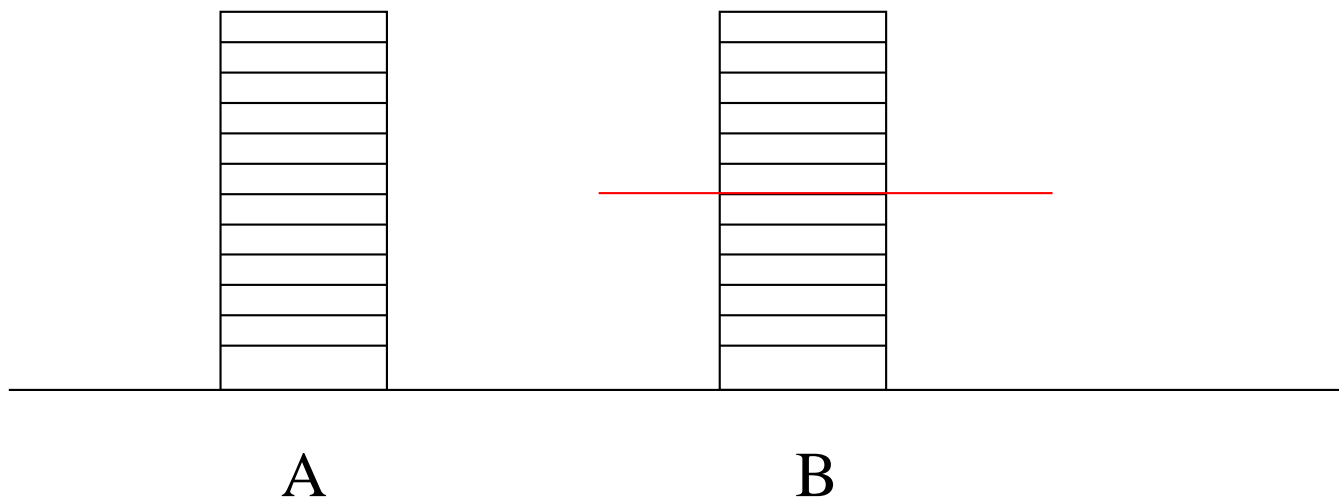
白色雑音の中で 信号の振幅を計測する

<目標>

「ノイズを減らしたければ平均化すればよい」
という“ノウハウ”を

「計測限界を評価する」に進化させる

クイズ

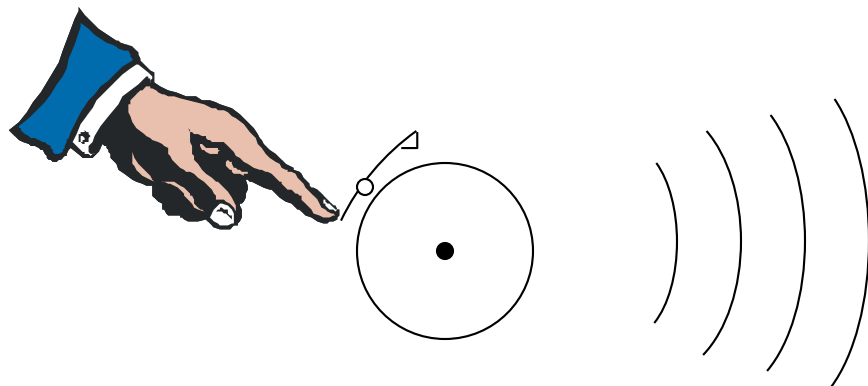


3割が表
7割が裏

半分から上が表、下が裏

コインを見ないでA, B間でコインを入れ替えたりひっくり返したりしてA, Bともに表と裏が半分ずつ入るようにするにはどうすればよいか？

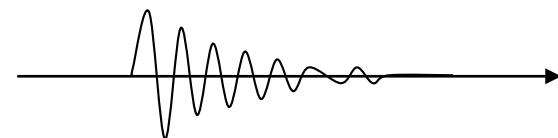
同期加算という古典的テクニック



- $p(t) = s(t) + w(t)$ が観測される
- 信号長は有限であり、信号が発生するタイミングは別の観測量によってわかっている
- 信号波形がいつも同じであることは先験的にわかっている

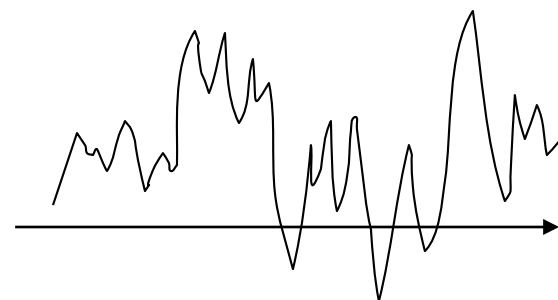
$s(t)$

信号



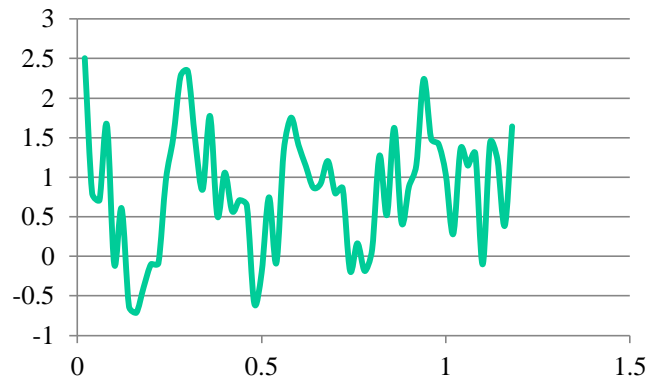
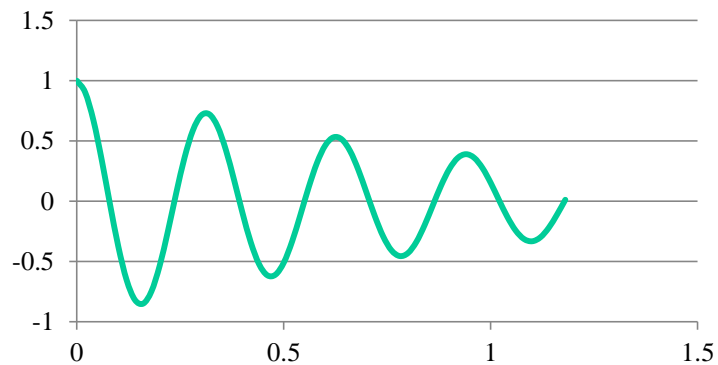
$w(t)$

ノイズ

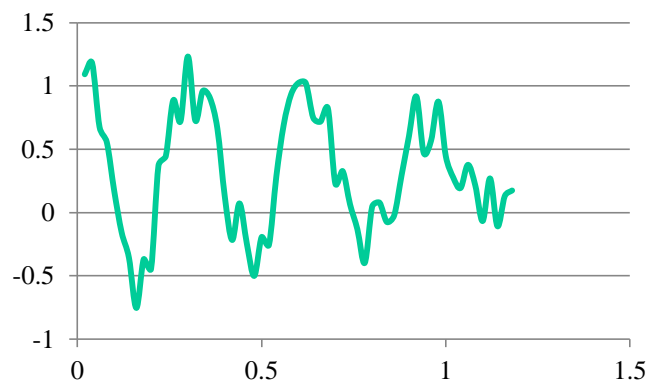


同期加算の例

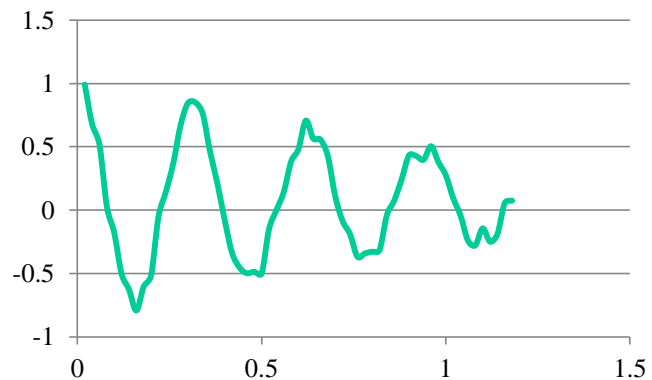
信号



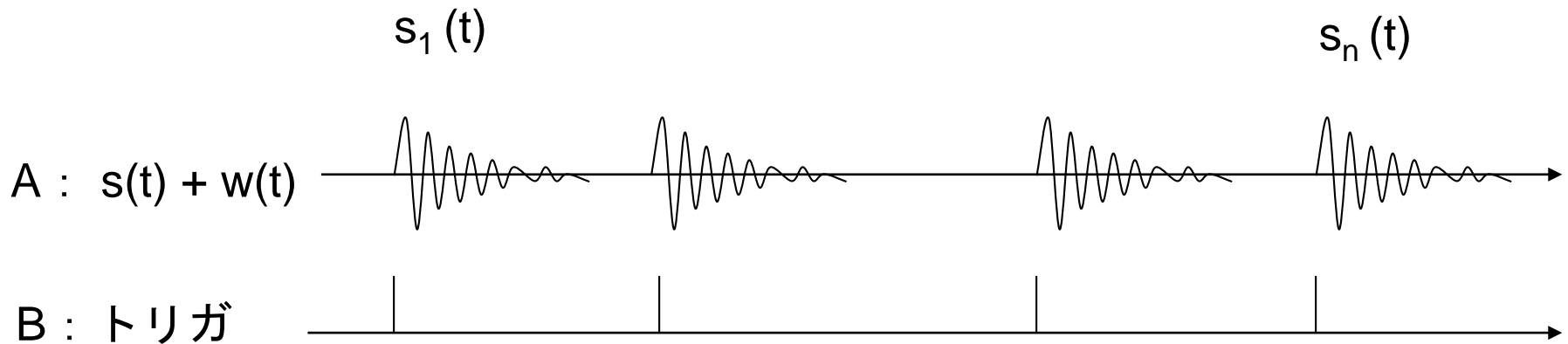
信号+ノイズ
(同期加算なし)



10 回加算



100 回加算



$$\phi(t) = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^N \{s_n(t) + w_n(t)\}$$

は、 $N \rightarrow \infty$ で $s(t)$ に近づく。

同期をとって(タイミングを揃えて)波形を加算することを同期加算とよぶ。

注) $\phi(t)$ = (信号系列 A と B の相関関数) とも見れる

同期加算が行われている例

デジタルオシロスコープ

刺激に対する生体の応答

脳波、心電、筋電、MEG……

超音波による非破壊検査

⋮

画像計測の例

熱雑音の加算された画像



100枚の画像の平均



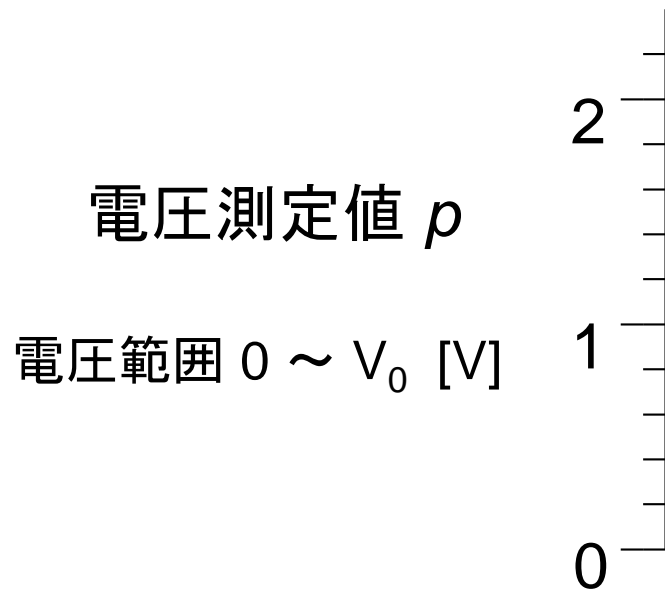
計測のモデル (1)

ある端子間の電圧を測定する。

観測される電圧 p は s を真の値、 w をノイズとして

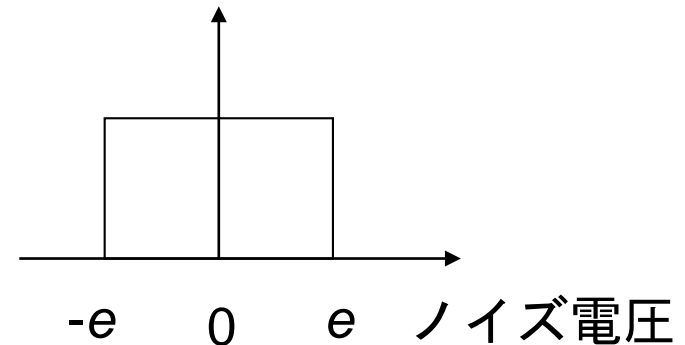
$$p = s + w$$

で与えられる。



ノイズ電圧確率密度の一例

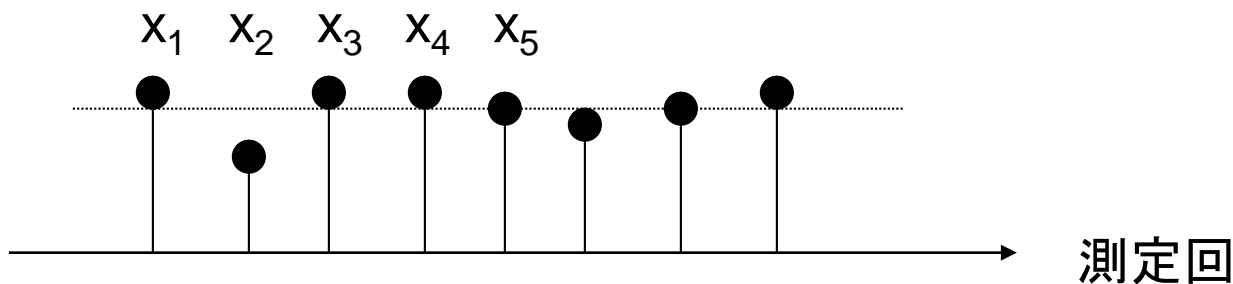
ノイズ電圧の確率密度



中央極限定理を利用する計測技術

w がランダムな値であるならば、多数回繰り返して計測し、平均値をとることで精度は向上する

- 先験情報：電圧値は時間的に一定
- n 回測定を繰り返し、記録する
- 各時刻のノイズはランダム



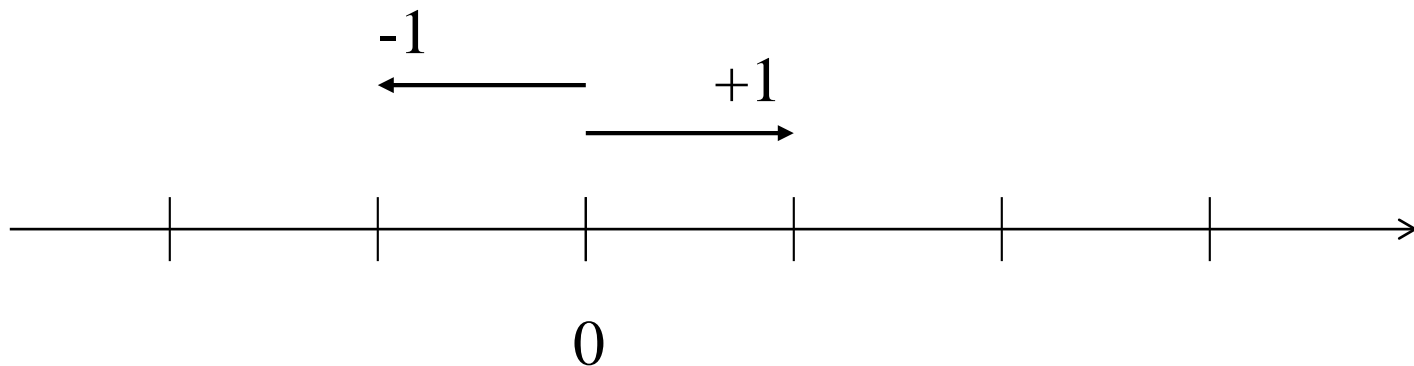
上記の場合の誤差は 1 回測定の場合の $\frac{1}{\sqrt{n}}$ 倍になる

n 回測定の平均値の誤差の分散は 1 回測定の場合の

$$\frac{1}{\sqrt{n}} \text{ 倍になる}$$

直観的な理解

誤差 w が、等確率で $w = +w_0$ または $w = -w_0$ となる場合は「ランダムウォーク」と同じ



n 回試行後の位置 $a_1 + a_2 + a_3 + \cdots + a_n$ の期待値 $E = 0$

$$\text{分散} = \langle a_1^2 \rangle + \langle a_2^2 \rangle + \langle a_3^2 \rangle + \cdots + \langle a_n^2 \rangle - E^2 = n$$

平均 h , 分散 σ の n 個の独立事象の和

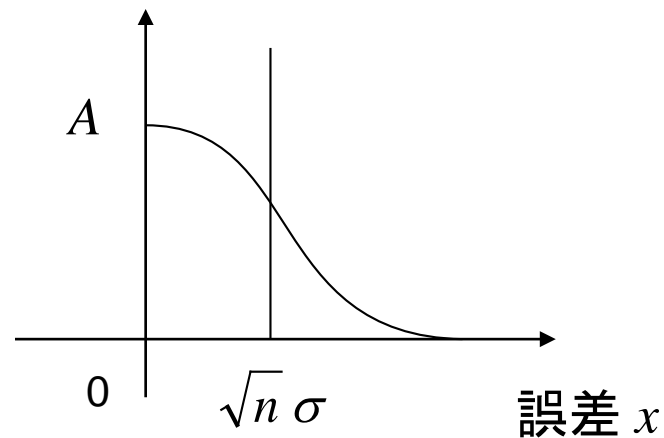
$$\begin{array}{ll} \text{平均} & nh \\ \text{分散} & n\sigma^2 \end{array}$$

(中心極限定理)

分布の形状 $\xrightarrow[n \text{ 大}]{} \text{正規 (ガウス) 分布}$

n 回測定のととの誤差分布

$$A \exp\left\{-\frac{x^2}{2n\sigma^2}\right\}$$



計測のモデル (2)

ある端子間の電圧を測定する。観測値は

$$p(n) = s(n) + w(n)$$

である。

$p(n)$: N 個中 n 番目の観測値

$s(n)$: 真値

$w(n)$: 白色雑音

$s(n)$ と $w(n)$ は独立

信号エネルギー $S \equiv \sum_{n=0}^{N-1} s^2(n)$

ノイズエネルギー $W \equiv \sum_{n=0}^{N-1} w^2(n)$

問題 1

信号が

$$s(n) = A\phi(n)$$

(ただし $\|\phi(n)\| = 1$ であり、 A は定数)

であることがあらかじめ分かっているとき、エネルギー W の白色雑音のもとで検出可能な信号エネルギーの最小値を求めよ。 $s(n)$ と $w(n)$ は独立とする。

答 1

ノイズ $w(n)$ は以下の成分に分解できる。

$$w(n) = a\phi(n) + w'(n)$$

ここで $w'(n)$ は $\phi(n)$ と直交する成分(ベクトル)である。

測定値から A を決定する際、上記 a が不可避の誤差となる。

真値 s と w は無相関であるから a^2 の期待値は

$$\langle a^2 \rangle = \frac{W}{N}$$

で与えられる。

したがって、ノイズの中で信号の存在を確認するためには信号エネルギー S は W/N より大きくなければならない。

(ここまでのポイント)

一つの自由度に分配されるノイズエネルギーの期待値

$$\overline{a^2} = \frac{W}{N}$$

ノイズがランダムで、 N が十分大きい場合

例えば $|a| > 2.58\sqrt{W/N}$ となる確率は 1%

観測値 $p(n)$ を以下のように展開することはつねに可能

$$p(n) = p_0\phi(n) + p_1\varphi_1(n) + p_2\varphi_2(n) + \cdots + p_{N-1}\varphi_{N-1}(n)$$

↑
信号に平行な
単位ベクトル

← ← ←
勝手に作った正規直交ベクトル

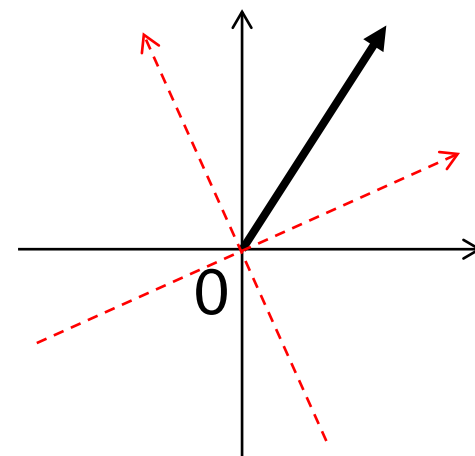
$$f = a_1\psi_1 + a_2\psi_2 + \cdots + a_n\psi_n$$

のエネルギー

$$a_1^2 + a_2^2 + \cdots + a_n^2$$

は直交系 ψ_i のとり方に依存しない

(Parseval's theorem)



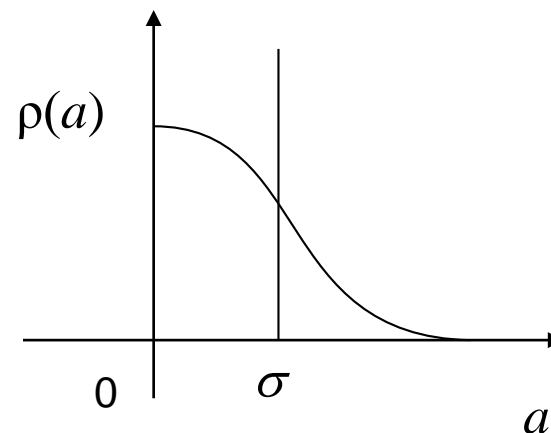
$\rho(a)$: a の確率密度

前スライドのパラメータ a は以下のように与えられる。

$$a = \sum_{n=0}^{N-1} w(n) \phi(n)$$

もし $w(i)$ と $w(j)$ が独立であり、それぞれの分散が σ^2 であるならば、 N が増大するにつれて $\rho(a)$ は分散 σ^2 のガウス分布に収束する。(Central limit theorem)

$$\rho(a) \rightarrow \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} \exp\left\{-\frac{a^2}{2\sigma^2}\right\}$$



問題 1-a 信号強度推定、AM計測

エネルギー W の白色雑音のもとで信号の実効値を計測する。このときの計測誤差を求めよ。

ただし「信号波形が $s(n) = A\phi(n)$ であり A が未知」であることが前提。

* 注意！

この講義は「数学」ではない。

これらの数学と実世界との対応を知ることが重要

答 1-a

問題中の表記における A の最良推定値は

$$\bar{A} = \sum_{n=0}^{N-1} p(n) \phi(n)$$

であり、不可避の誤差は答1で示されているように

$$\sqrt{\langle a^2 \rangle} = \sqrt{\frac{W}{N}}$$

である。したがって推定される実効値 (= root mean square value, RMS) の誤差 (の標準偏差) は

$$\sigma = \frac{\sqrt{W}}{N}$$

である。なお、信号の実効値は $\frac{A}{\sqrt{N}} = \sqrt{\frac{S}{N}}$ である。

演習問題

信号波形 $f(n)$ の「平均をとる」とは、
基底成分

$$\phi(n) = C$$

に平行な成分を求めることと等価
であることを示せ。

演習問題

観測データ $p(n)$ から信号振幅を推定する。
誤差エネルギー

$$E = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \{p(n) - A\phi(n)\}^2$$

を最小化するように振幅を推定することと、 $p(n)$ の
 $\phi(n)$ への射影を求めることは等価であることを示せ。

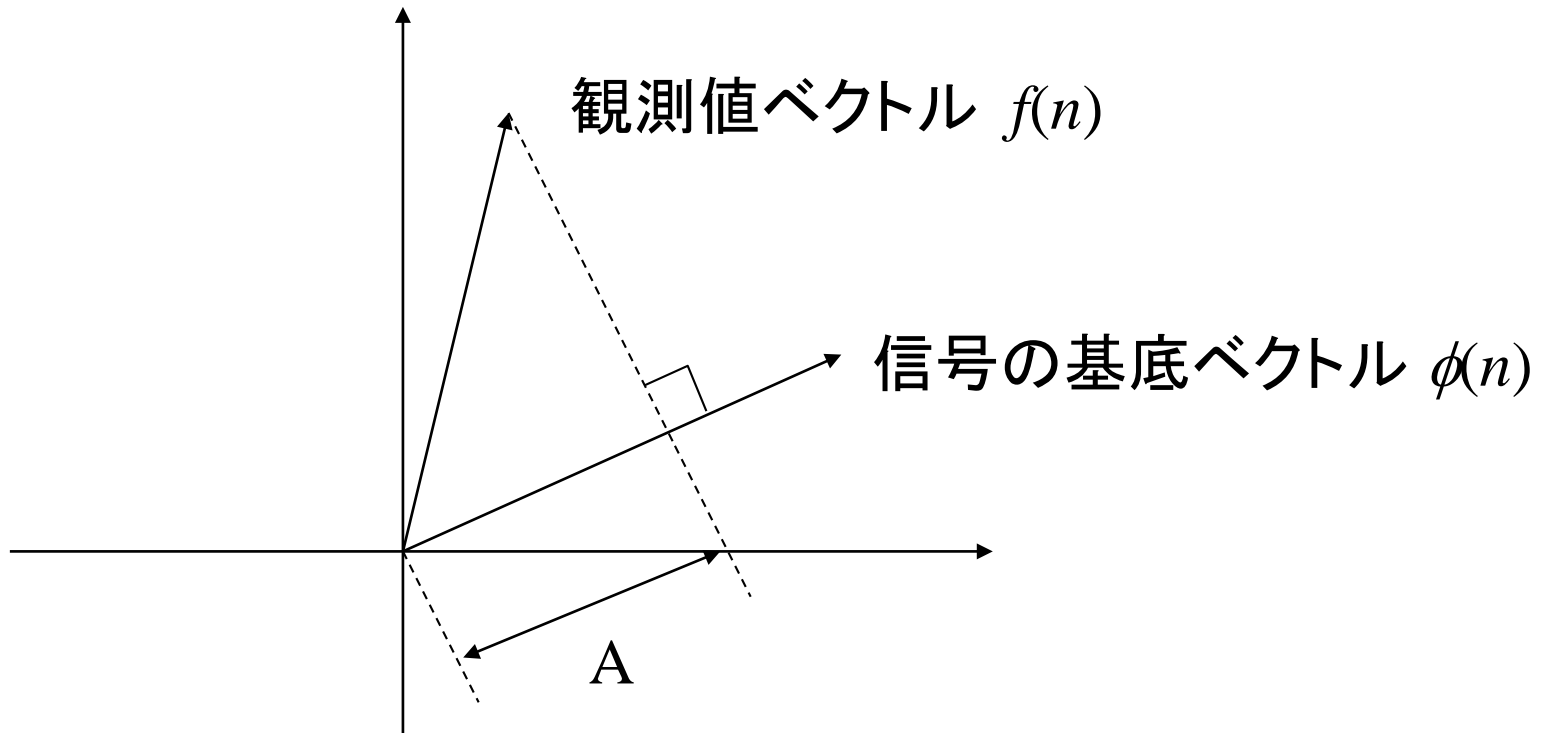
幾何学的に理解する (射影)

$$\sum_{n=0}^{N-1} \{f(n) - A\phi(n)\}^2$$

を最小化する A

=

$f(n)$ に含まれる $\phi(n)$ に平行な成分



赤外線計測での応用例

環境光による計測誤差の影響を抑制する方法を提案し、そのときの計測誤差の理論値を示せ。



問題2

信号エネルギー S の正弦波信号の位相を計測する。信号にはエネルギー W の白色雑音を加算されているとすると、信号位相の推定値の誤差はどのように与えられるか。
ただし信号の周波数は f とする。

答 2 信号(真値)を

$$s(n) = A \cos(Bn + \phi), \quad \longleftarrow \quad B = 2\pi f / F_s$$

とする。位相を $\Delta\phi$ シフトしたときの $s(n)$ の変化は

$$\begin{aligned} \Delta s(n) &= A \cos\{Bn + \phi + \Delta\phi\} - A \cos(Bn + \phi) \\ &\approx -A\Delta\phi \sin(Bn + \phi) \end{aligned}$$

で与えられ、そのエネルギーは

$$E(\Delta\phi) = \sum_{n=1}^N \Delta s^2(n) \approx \frac{A^2 N}{2} \Delta\phi^2 = S \Delta\phi^2$$

である。上記 $\Delta s(n)$ が、ノイズに含まれる $\sin(Bn + \phi)$ に平行な成分と等しいとすると、そのエネルギーの期待値は

$$\langle E \rangle \approx S \langle \Delta\phi^2 \rangle = \frac{W}{N}$$

であるから

$$\langle \Delta\phi^2 \rangle = \frac{W}{SN} \quad (\text{Cramer-Rao bound})$$

すなわち ϕ の推定において上記の誤差は不可避である。

信号 $s_\beta(n)$ の測定値からパラメータ β を推定する計測システムにおいて、エネルギー W のランダムなノイズを仮定すると

$$E(\Delta\beta) = \sum_{n=1}^N \left\{ s_{\beta+\Delta\beta}(n) - s_\beta(n) \right\}^2$$

が W/N より小さくなるような誤差 $\Delta\beta$ でパラメータ β を決定することはできない。

ノイズ密度

問い： 以下の表記は何を意味するか？

$$2.0 \frac{\text{V}}{\sqrt{\text{Hz}}}$$

例: 帯域を 100 Hz とすると、ノイズの実効値は

$$2.0 \times \sqrt{100} = 20 \text{ [V]}$$

演習問題

ノイズ密度 d [$\text{V}/\sqrt{\text{Hz}}$] の白色雑音のもとで正弦波の信号を T [sec] 観測した。

信号実効値の計測誤差を求めよ。

答

ナイキスト周波数 B [Hz] をカットオフ周波数とするローパスフィルタを施してサンプリングし、 N 点のデータを得たとする。このときノイズのエネルギーは

$$W = d^2 BN$$

で与えられる。

したがって、信号の位相が既知の場合には、信号実効値の推定誤差(の標準偏差)は以下のように与えられる。

$$\begin{aligned} \sigma &= \frac{\sqrt{W}}{N} && \text{(問題 1-a)} \\ &= d \sqrt{\frac{B}{N}} = d \sqrt{\frac{B}{2BT}} = \frac{d}{\sqrt{2T}} \quad [\text{V}] \end{aligned}$$

信号の位相が未知の場合、上記の結果はどのような変更を受けるか？

例題

十分遠方にある音源からの音響信号から音源の方角を推定する。

2次元問題とし、音源は十分遠方にあるものとする。

音源が存在しないときに観測されるノイズの2乗平均を w^2 とし、観測波形を $f(i)$ ($i = 1, 2, \dots, n$) とすると音源方角推定精度の理論限界はどのように与えられるか？

例えば

観測信号 500 Hz 正弦波の波束

観測時間 0.1 sec

信号振幅 1 V

ノイズ $0.01 \text{ V} / \sqrt{\text{Hz}}$

のときどうか？

