

## インタラクティブシステム論 第11回

梶本裕之

Twitter ID kajimoto

ハッシュタグ #ninshiki

# 行列復習

(センシングに現れる行列・逆行列)

### (復習) 行列: データ列を変換するもの

$$\mathbf{y} = \mathbf{Ax} \quad \mathbf{x} = \mathbf{A}^{-1}\mathbf{y}$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

(例1)

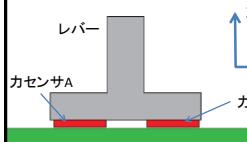
$\mathbf{y}$ : 観測データ,  $\mathbf{A}$ : システムの性質,  $\mathbf{x}$ : 媒介変数

(例2)

$\mathbf{y}$ : フーリエ空間での周波数成分,  $\mathbf{A}$ : フーリエ変換行列,

$\mathbf{x}$ : 実空間でのデータ系列

### (復習) (例) 2軸力センサ



$$F_Z = x_A + x_B$$

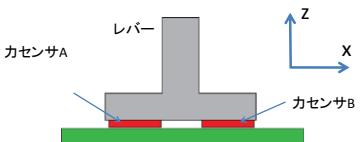
$$F_X = k(x_A - x_B)$$



$$\left[ \begin{array}{c} \text{2x1ベクトル} \\ \begin{bmatrix} F_Z \\ F_X \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ k & -k \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix} \end{array} \right] \text{2x1ベクトル}$$

2x2行列

### (復習) 力センサのキャリブレーション(較正)



$$F_Z = k_1 x_A + k_2 x_B$$

$$F_X = k_3 x_A + k_4 x_B$$

$$\begin{bmatrix} F_Z \\ F_X \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k_1 & k_2 \\ k_3 & k_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix}$$

$k_1 \sim k_4$  のパラメータは元々未知。

これを求めなければ使えない！！

### (復習) 逆行列

$$\begin{bmatrix} F_Z \\ F_X \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k_1 & k_2 \\ k_3 & k_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix}$$

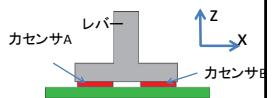
これを  $\mathbf{f} = \mathbf{Ax}$  と書く。

ここで、

「ある力を加えたときの各センサ出力は？」という逆の関係を考える。

$$\mathbf{x} = \mathbf{A}^{-1}\mathbf{f} = \mathbf{G}\mathbf{f}$$

$$\begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} F_Z \\ F_X \end{bmatrix}$$



(復習)逆行列の測定

$$\mathbf{x} = \mathbf{Gf}$$

(1)  $F_z=1, F_x=0$  の力を加え、各センサの出力を記録

$$\begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} F_z \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 \\ g_3 \end{bmatrix}$$

各センサの出力に、逆行列の成分  $g_1, g_3$  が現れる！

(2)  $F_z=0, F_x=1$  の力を加え、各センサの出力を記録

$$\begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_2 \\ g_4 \end{bmatrix}$$

各センサの出力に、逆行列の成分  $g_2, g_4$  が現れる！

(復習)逆行列の測定

$$\mathbf{x} = \mathbf{Gf} = \mathbf{A}^{-1}\mathbf{f}$$

$\mathbf{G} = \mathbf{A}^{-1}$  の成分、 $g_1 \sim g_4$  が得られたので、その逆行列を計算すれば  $\mathbf{A}$  が得られる。

$$\mathbf{f} = \mathbf{Ax}$$

まとめると、

$$\begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 \\ g_3 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} x_A \\ x_B \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_2 \\ g_4 \end{bmatrix}$$

行間に単位行列をかけたことに相当

(復習) 単位力でなくて良い

$$\begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_{z1} \\ f_{x1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} m_1 \\ m_2 \end{bmatrix}$$

1回目の入力 1回目の出力

$$\begin{bmatrix} g_1 & g_2 \\ g_3 & g_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_{z2} \\ f_{x2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} m_1 \\ m_2 \end{bmatrix}$$

2回目の入力 2回目の出力

$$\mathbf{GF} = \mathbf{M}$$

$$\mathbf{G} = \mathbf{MF}^{-1}$$

1. 2回既知のカベクトルを加えて、各センサの出力を得る  
2. カベクトルを並べたものを力行列  $\mathbf{F}$ 、  
センサ出力を並べたものを行列  $\mathbf{M}$  とする  
3. 力行列の逆行列  $\mathbf{F}^{-1}$  を  $\mathbf{M}$  にかけば、行列  $\mathbf{G}$  が得られる。  
4.  $\mathbf{G}$  の逆行列が望んだ較正行列  $\mathbf{A}$

(復習) 逆行列が使えない場合

$$F_z = k_1(x_A + x_B + x_C + x_D)$$

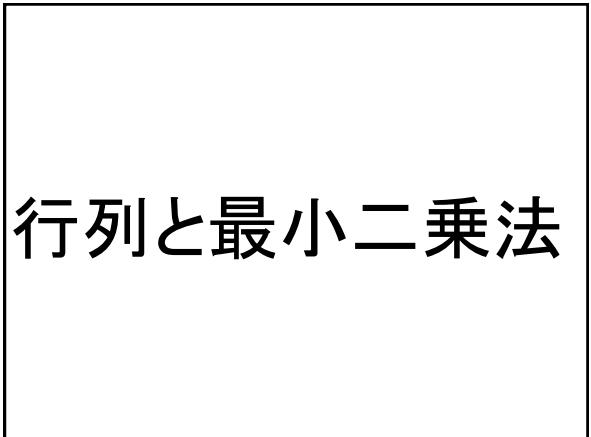
$$F_x = k_2((x_A + x_B) - (x_C + x_D))$$

$$F_y = k_3((x_A + x_C) - (x_B + x_D))$$

$$\begin{bmatrix} F_z \\ F_x \\ F_y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k_1 & k_1 & k_1 & k_1 \\ k_2 & k_2 & -k_2 & -k_2 \\ k_3 & -k_3 & k_3 & -k_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_A \\ x_B \\ x_C \\ x_D \end{bmatrix}$$

3x4行列 4

一般には正方形行列ではない！！  
(例)6軸力センサには8つ以上のセンサエレメント内蔵



## 本日の疑問

$$\begin{bmatrix} F_z \\ F_x \\ F_y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k_1 & k_1 & k_1 & k_1 \\ k_2 & k_2 & -k_2 & -k_2 \\ k_3 & -k_3 & k_3 & -k_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_A \\ x_B \\ x_C \\ x_D \end{bmatrix}$$

3x4行列

- 一般には正方行列ではない
- 「逆行列」は定義できず、キャリブレーションもできないのでは

## 本日の解答

$$3 \left\{ \begin{bmatrix} F_z \\ F_x \\ F_y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k_1 & k_1 & k_1 & k_1 \\ k_2 & k_2 & -k_2 & -k_2 \\ k_3 & -k_3 & k_3 & -k_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_A \\ x_B \\ x_C \\ x_D \end{bmatrix} \right\} 4$$

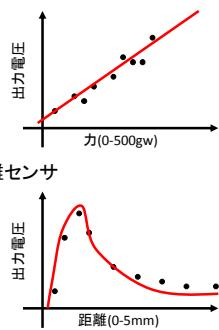
3x4行列

•逆行列は定義できなくても  
擬似逆行列(Pseudo Inverse Matrix)は定義できる。

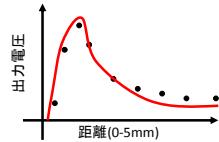
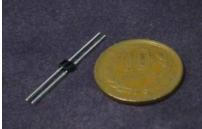
•またこれは最小二乗法という、工学全体を支える基礎的な考え方である。

## 色々なセンサ

フィルム状力センサ



フォトリフレクタを用いた近接距離センサ

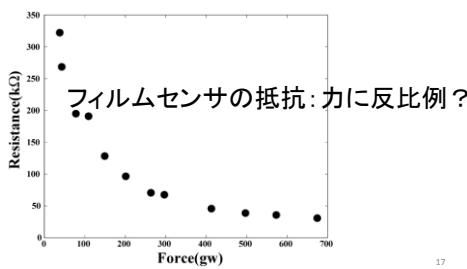
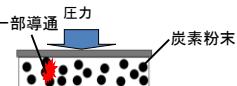


いかにして較正曲線を求め、センサとして使えるようにするか？

## フィルム状力センサ

<https://www.youtube.com/watch?v=YI2b7UQMsho>

## フィルムセンサの定式化(1)

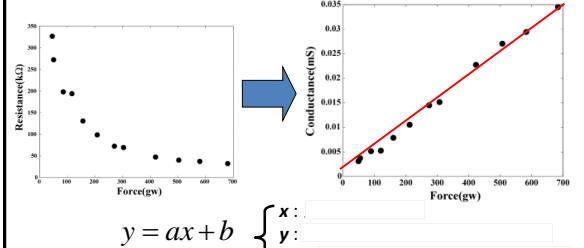


17

## フィルムセンサの定式化(2)



抵抗ではなくコンダクタンス(抵抗の逆数)を見る



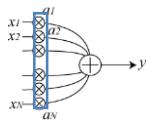
実験でなじみ深い「直線フィッティング」

18

## 一般化

$y = a_1x + a_2$  から一般化

$$y = a_1x_1 + a_2x_2 + \cdots + a_Nx_N$$



N個の既知入力  $[x_1, x_2, \dots, x_N]$  と

N個の未知パラメータ  $[a_1, a_2, \dots, a_N]$  の

積和によって1個の出力  $y$  が決定されるシステム。

目的: N個の未知パラメータ  $[a_1, a_2, \dots, a_N]$  の同定 (identification)

取れる手段: 入力の操作と出力の計測

フィルムセンサの場合:  $y = a_1x_1 + a_2x_2$  where  $x_2 = 1$

## 行列の形にする

$$y = a_1x_1 + a_2x_2 + \cdots + a_Nx_N$$

入力を変化させ、M回の出力を得る

$$y_1 = a_1x_{11} + a_2x_{12} + \cdots + a_Nx_{1N}$$

$$y_2 = a_1x_{21} + a_2x_{22} + \cdots + a_Nx_{2N}$$

⋮

$$y_M = a_1x_{M1} + a_2x_{M2} + \cdots + a_Nx_{MN}$$

結局

$$\mathbf{y} = \mathbf{X}\mathbf{a} \quad \begin{cases} \mathbf{X}: M \times N \text{ 行列. 入力. 既知} \\ \mathbf{y}: M \times 1 \text{ ベクトル. 出力. 観測可能} \\ \mathbf{a}: N \times 1 \text{ ベクトル. 未知.} \end{cases}$$

もし  $M=N$  なら  $\mathbf{a} = \mathbf{X}^{-1}\mathbf{y}$

実際には  $M \neq N$  で  $\mathbf{X}^{-1}$  は存在しないことがほとんど

20

## 二乗誤差を最小化する(最小二乗法)

いかにして  
 $\mathbf{y} = \mathbf{X}\mathbf{a}$   $\begin{cases} \mathbf{X}: M \times N \text{ 行列. 入力. 既知} \\ \mathbf{y}: M \times 1 \text{ ベクトル. 出力. 観測可能} \\ \mathbf{a}: N \times 1 \text{ ベクトル. 未知.} \end{cases}$

解けない(未知数より方程式の数が多い)

つまり、式を完全に満たすベクトル  $\mathbf{a}$  は、無い

(1) 測定された出力ベクトル  $\mathbf{y}$  が誤差を含んでいると仮定  
 $\mathbf{y} = \mathbf{X}\mathbf{a} + \mathbf{e}$  where  $\mathbf{e} = [e_1, e_2, \dots, e_M]^T$

(2) 誤差の大きさが最小となるような  $\mathbf{a}$  をもつともらしい  $\mathbf{a}$  として受け入れよう。

(3) 大きさとして二乗和(二乗ノルム)を採用.

$$\sum_{i=1}^M e_i^2 = [e_1, e_2, \dots, e_M] [e_1, e_2, \dots, e_M]^T = \mathbf{e}^* \mathbf{e}$$

21

## 誤差の「大きさ」

$$\mathbf{y} = \mathbf{X}\mathbf{a} + \mathbf{e}$$

$$\mathbf{e} =$$

$$\|\mathbf{e}\|^2 = \mathbf{e}^T \mathbf{e} \quad T \text{ は転置.}$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$\mathbf{e} = \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ \vdots \\ e_M \end{bmatrix}$$

$$\|\mathbf{e}\|^2 = \sum_{i=1}^M e_i^2 = [e_1, e_2, \dots, e_M] \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ \vdots \\ e_M \end{bmatrix} = \mathbf{e}^T \mathbf{e}$$

22

## 誤差の「大きさ」を最小化する

$$\|\mathbf{e}\|^2 = \mathbf{y}^T \mathbf{y} - 2\mathbf{y}^T \mathbf{X}\mathbf{a} + \mathbf{a}^T \mathbf{X}^T \mathbf{X}\mathbf{a}$$

$$\|\mathbf{e}\|^2 = a^2 x^2 - 2ayx + y^2$$

誤差の大きさが最小となる  $\mathbf{a}$  を見つける

$$\frac{\partial}{\partial \mathbf{a}} \|\mathbf{e}\|^2 = \left[ \frac{\partial}{\partial a_1} \|\mathbf{e}\|^2 \quad \frac{\partial}{\partial a_2} \|\mathbf{e}\|^2 \quad \cdots \quad \frac{\partial}{\partial a_N} \|\mathbf{e}\|^2 \right]$$

$$\frac{\partial}{\partial \mathbf{a}} \|\mathbf{e}\|^2 =$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$\mathbf{a}^T \mathbf{X}^T \mathbf{X} =$$

$$\mathbf{a}^T =$$

$$\mathbf{a} =$$

$$\therefore (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1}$$

23

## 擬似逆行列

結論: 未知パラメータのベクトル  $\mathbf{a}$  は次の式で求められる。

$$\mathbf{a} = \mathbf{X}^\# \mathbf{y}$$

ただし

$$\mathbf{X}^\# = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T$$

$\mathbf{X}^\#$ : 擬似逆行列 (Pseudo Inverse)

24

## 擬似逆行列は逆行列の拡張である

行列Xが正則な場合

$$\mathbf{X}^{\#} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T$$

$$\begin{aligned} &= \\ &= \end{aligned}$$

25

## (再考) フィルムセンサの場合

$$y = a_1 x + a_2 \quad \begin{cases} x: \text{力: 既知入力} \\ y: \text{コンダクタンス: 測定結果} \\ a_1, a_2: \text{未知パラメータ} \end{cases}$$

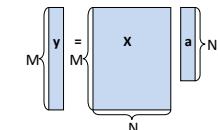
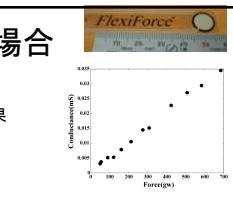
これは

$$y = a_1 x_1 + a_2 x_2 \quad \text{where } x_2 = 1$$

とみなせる。

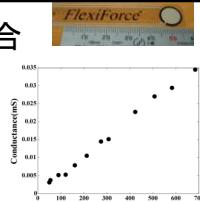
加える力を変え、M回測定する(2回以上)

$$\begin{aligned} y_1 &= a_1 x_{11} + a_2 1 \\ y_2 &= a_1 x_{21} + a_2 1 \\ &\vdots \\ y_M &= a_1 x_{M1} + a_2 1 \end{aligned} \quad \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_M \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_{11} & 1 \\ x_{21} & 1 \\ \vdots & \vdots \\ x_{M1} & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_1 \\ a_2 \end{bmatrix}$$



## (再考) フィルムセンサの場合

$$M \begin{bmatrix} y \\ M \end{bmatrix} = M \begin{bmatrix} x \\ a \end{bmatrix} \quad N$$



よって、

$$\mathbf{a} = \mathbf{X}^{\#} \mathbf{y} \quad \text{where } \mathbf{X}^{\#} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T$$

により二つの未知パラメータを求めることが出来る。

27

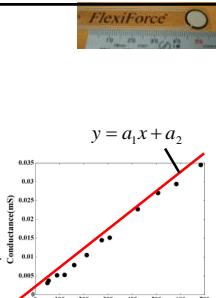
## 手作業で求めてみる

$$\begin{aligned} \mathbf{a} &= \mathbf{X}^{\#} \mathbf{y} \\ &= (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{y} \\ &= \left( \begin{bmatrix} x_1 & x_2 & \cdots & x_M \\ 1 & 1 & \cdots & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 & 1 \\ x_2 & 1 \\ \vdots & \vdots \\ x_M & 1 \end{bmatrix} \right)^{-1} \begin{bmatrix} x_1 & x_2 & \cdots & x_M \\ 1 & 1 & \cdots & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_M \end{bmatrix} \\ &= \quad \quad \quad \\ &= \quad \quad \quad \\ &= \quad \quad \quad \end{aligned}$$

28

## 手作業で求めてみる

$$\begin{aligned} a_1 &= \frac{M \sum x_i y_i - \sum x_i \sum y_j}{M \sum x_i^2 - (\sum x_i)^2} \\ a_2 &= \frac{-\sum x_i \sum x_j y_j + \sum x_i^2 \sum y_j}{M \sum x_i^2 - (\sum x_i)^2} \end{aligned}$$



これは、直線によるフィッティングの公式に他ならない

29

## 何を最小化したか

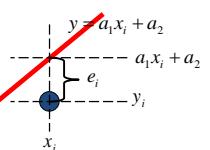
$$\mathbf{y} = \mathbf{X}\mathbf{a} + \mathbf{e}$$

$$\mathbf{e} = \mathbf{y} - \mathbf{X}\mathbf{a}$$

$$\|\mathbf{e}\|^2 = \mathbf{e}^* \mathbf{e} = \sum_{i=1}^M e_i^2$$

$$y_i = a_1 x_i + a_2 + e_i$$

$$e_i = y_i - a_1 x_i - a_2$$



データと直線の、「y軸に沿った距離」の二乗の和を最小化した。

30

### (参考) 実際の測定回路

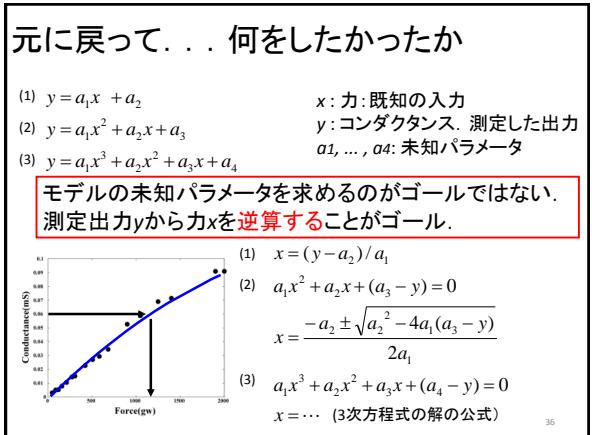
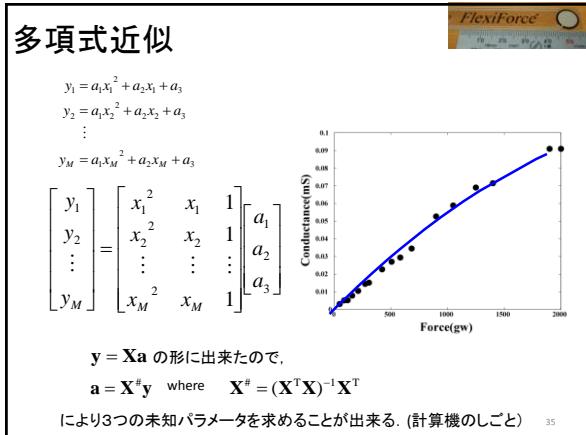
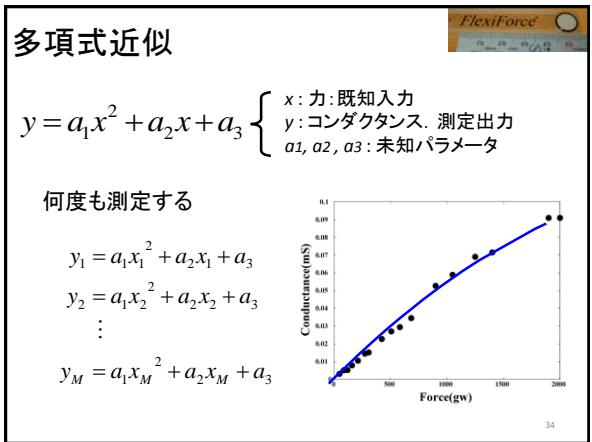
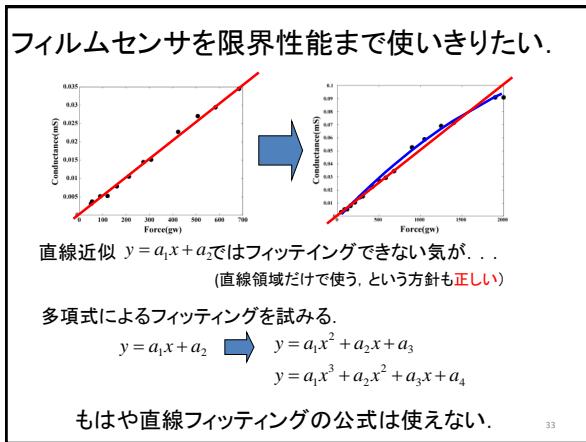
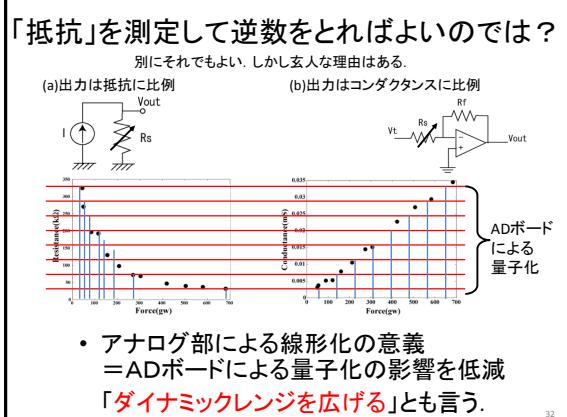
- 「抵抗」を測定するなら
 

(a)

I: 定電流源  
Vout: 出力  
 $Vout = I \times Rs$   
出力電圧は抵抗に比例
- 「コンダクタンス(抵抗の逆数)」を測定するなら
 

(b)

Vt: 定電圧源  
Rs: フィルムセンサの抵抗  
Rf: 調整用固定抵抗  
これは「反転増幅回路」  
 $Vout = Rf / Rs \times Vt$   
Vtが一定なら出力電圧は抵抗に反比例



## デモ: Excelでのフィッティング

X軸は等間隔でなくて良い  
X軸は単調増加でなくて良い

N次多項式だと完璧なフィッティングができるてしまうのはなぜか?  
(行列の形はどうなるか?)

## 整数次数の多項式でなくて良い

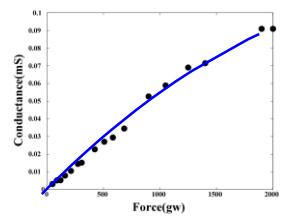
$$y_1 = a_1 x_1^{1/2} + a_2$$

$$y_2 = a_1 x_2^{1/2} + a_2$$

⋮

$$y_M = a_1 x_M^{1/2} + a_M$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_M \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1^{1/2} & 1 \\ x_2^{1/2} & 1 \\ \vdots & \vdots \\ x_M^{1/2} & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_1 \\ a_2 \\ \vdots \\ a_M \end{bmatrix}$$



関数であっても良い。たとえば  $\log(x)$  など。

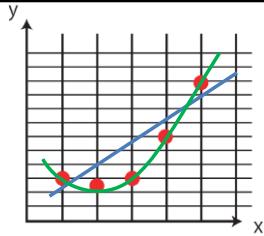
38

## レポート課題(1)

次のデータ系列に対して、Scilabを用いて、

- (1) 直線による近似、
- (2) 2次曲線による近似を適用、パラメータを求め、

曲線とデータをグラフに描け



x	1.0	2.0	3.0	4.0	5.0
y	3.0	2.5	3.0	6.0	10.0

なおScilabでは行列Aの擬似逆行列はpinv(A)で直接求めることができる。  
当然自分でinv(A'\*A)\*A'をやっても同じ。

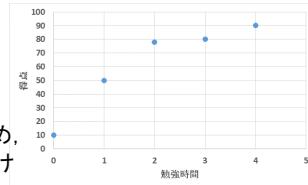
39

## レポート課題(2)(余裕のある人)

次のデータ系列に対して、

$$y = a_1 * \log(x+1) + a_2$$

を仮定してパラメータを求め、曲線とデータをグラフに描け



	Aさん	Bさん	Cさん	Dさん	Eさん
X(勉強時間)	3	4	2	0	1
Y(試験の点)	80	90	78	10	45

## 最小二乗法 事例紹介

## 最小二乗法事例紹介 (時間の許す限り)

- ・直交(同期)検波の最小二乗法による理解
- ・X線CTの画像再構成
- ・フォトリフレクタのキャリブレーション

## 最小二乗法事例(1): 直交(同期)検波



問題を定式化

信号  $f(t)$  が、  

$$f(t) = A \sin(\omega t + \phi) + \text{noise}(t)$$

と仮定できるとする。周波数  $\omega$  はわかっている。

計測データから、振幅  $A$  と、位相  $\phi$  を求めるには？

## 直交(同期)検波: 数式(復習)

信号に  $\sin(\omega t)$  をかけ、積分する(=内積をとる)  
 積分時間  $T$  は充分長い。

$$\begin{aligned} S &= \frac{1}{T} \int_0^T (A \sin(\omega t + \phi) + \text{noise}(t)) \sin(\omega t) dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T A \sin(\omega t + \phi) \sin(\omega t) dt + \frac{1}{T} \int_0^T \text{noise}(t) \sin(\omega t) dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T A (\sin(\omega t) \cos(\phi) + \cos(\omega t) \sin(\phi)) \sin(\omega t) dt \\ &= A \cos(\phi) \frac{1}{T} \int_0^T \sin^2(\omega t) dt + A \sin(\phi) \frac{1}{T} \int_0^T \sin(\omega t) \cos(\omega t) dt \\ &= A \cos(\phi) \frac{1}{T} \int_0^T \frac{1 - \cos(2\omega t)}{2} dt \\ &= \frac{A}{2} \cos(\phi) \end{aligned}$$

## 直交(同期)検波: 数式(復習)

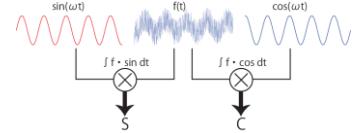
信号に  $\cos(\omega t)$  をかけ、積分する(=内積をとる)  
 積分時間  $T$  は充分長い。

$$\begin{aligned} C &= \frac{1}{T} \int_0^T (A \sin(\omega t + \phi) + \text{noise}(t)) \cos(\omega t) dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T A \sin(\omega t + \phi) \cos(\omega t) dt + \int_0^T \text{noise}(t) \cos(\omega t) dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T A (\sin(\omega t) \cos(\phi) + \cos(\omega t) \sin(\phi)) \cos(\omega t) dt \\ &= A \cos(\phi) \frac{1}{T} \int_0^T \sin(\omega t) \cos(\omega t) dt + A \sin(\phi) \frac{1}{T} \int_0^T \cos^2(\omega t) dt \\ &= A \sin(\phi) \frac{1}{T} \int_0^T \frac{1 + \cos(2\omega t)}{2} dt \\ &= \frac{A}{2} \sin(\phi) \end{aligned}$$

## 直交(同期)検波: 数式(復習)

$$S = \frac{A}{2} \cos(\phi)$$

$$C = \frac{A}{2} \sin(\phi)$$



位相差

$$\frac{C}{S} = \tan(\phi)$$

$$\phi = \arctan\left(\frac{C}{S}\right)$$

振幅

$$S^2 + C^2 = \frac{A^2}{4} (\cos^2(\phi) + \sin^2(\phi))$$

$$= \frac{A^2}{4}$$



ノイズに埋もれた信号から位相差と振幅が求まった

## 最小二乗法で理解する



離散的に取り込まれるデータは次の形をしていると仮定

$y_1$
$y_2$
$\vdots$
$y_N$

ただし周波数  $\omega$  は既知。

得られたデータ  $[y_1, y_2, \dots, y_N]$  から、振幅  $A$  と位相  $\phi$  を求める。

## 最小二乗法で理解する

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \text{(matrix)} \\ \text{(matrix)} \\ \vdots \\ \text{(matrix)} \end{bmatrix}$$

これにより、行列の形、 $y = Xa$  に変形することが出来た。

## 最小二乗法で理解する

$$\begin{bmatrix} A \cos(\phi) \\ A \sin(\phi) \end{bmatrix} = \mathbf{a} = \mathbf{X}^* \mathbf{y} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{y}$$

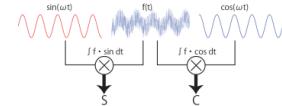
$$= \begin{bmatrix} \sin(\omega t_1) & \dots & \sin(\omega t_N) \\ \cos(\omega t_1) & \dots & \cos(\omega t_N) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \sin(\omega t_1) & \cos(\omega t_1) \\ \vdots & \vdots \\ \sin(\omega t_N) & \cos(\omega t_N) \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} \sin(\omega t_1) & \dots & \sin(\omega t_N) \\ \cos(\omega t_1) & \dots & \cos(\omega t_N) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y_1 \\ \vdots \\ y_N \end{bmatrix}$$

## 最小二乗法で理解する

$$\begin{bmatrix} A \cos(\phi) \\ A \sin(\phi) \end{bmatrix} \propto \begin{bmatrix} \sum_{i=1}^N \sin(\omega t_i) y_i \\ \sum_{i=1}^N \cos(\omega t_i) y_i \end{bmatrix}$$

つまり、元信号  $y(t)$  に  
 •  $\cos(\omega t)$  をかけて積分したものと,  
 •  $\sin(\omega t)$  をかけて積分したもの  
 によって、振幅と位相を求めることができる。

これはこれまでの数式的理解と全く同一。



## 最小二乗法事例(2) : CT

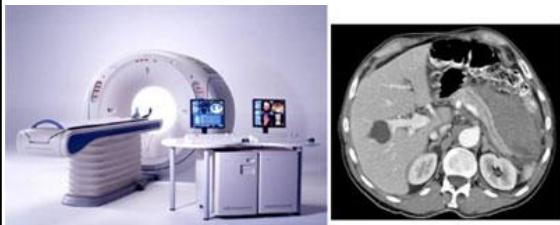
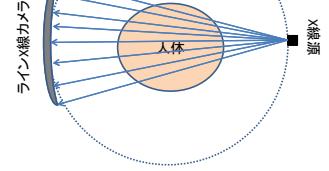


図1. X線CTと画像例

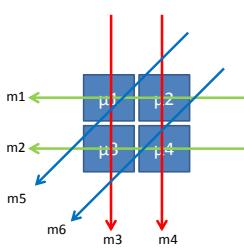
CT:Computational Tomography: 計算による断層撮影  
 周囲からの計測により、断面／3D形状を再構成

## X線CT



- 体内を貫通したX線をライン状カメラで検出 = 射影
- 装置自体を回転することで、射影データを一周分取得

## (参考)X線CT

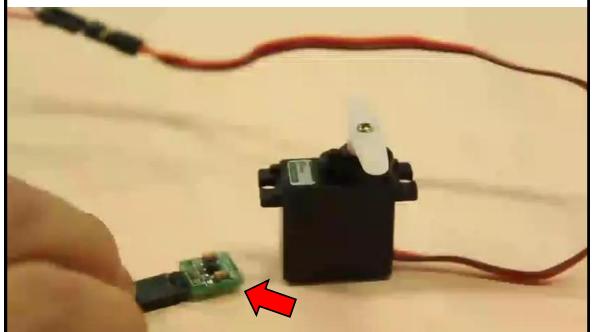


- $m_1 = \mu_1 + \mu_2$
- $m_2 = \mu_3 + \mu_4$
- $m_3 = \mu_1 + \mu_3$
- $m_4 = \mu_2 + \mu_4$
- $m_5 = \mu_1 + (\mu_2 + \mu_3)/2$
- $m_6 = \mu_4 + (\mu_2 + \mu_3)/2$

$$\begin{bmatrix} m_1 \\ m_2 \\ m_3 \\ m_4 \\ m_5 \\ m_6 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 1 \\ 1 & 1/2 & 1/2 & 0 \\ 0 & 1/2 & 1/2 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mu_1 \\ \mu_2 \\ \mu_3 \\ \mu_4 \end{bmatrix}$$

- 人体が4ブロックに分かれていたとする。
- それぞれX線を吸収する能力（線減衰係数）が異なる。
- $\mu_1 \sim \mu_4$  とする（未知数）
- 多方向から観測、連立方程式  $\Rightarrow$  行列  $\Rightarrow$  擬似逆行列  $\Rightarrow \mu_1 \sim 4$  を取得

## 最小二乗法事例(3) フォトリフレクタを用いた近接距離計の較正



<https://www.youtube.com/watch?v=hpYOIEcqnH4>

### フォトリフレクタを用いた近接距離計の較正

出力電圧は反射光量に比例。  
出力電圧から反射板との距離を得たい。

55

