センサーエ学

2013年12月18日(水), 2014年1月8日(水),1月15日(水) 第11回,12回,13回,14回

知能情報工学科 横田孝義

センサー工学

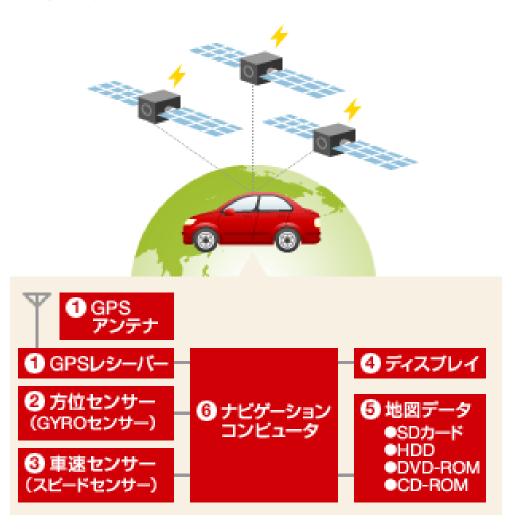
<u> </u>	授業内容	予習•復習内容		備考
1	授業のガイダンス	計測工学で学んだ単位系、誤差、精度など の復習を行う		
2	ジャイロセンサの仕組み	ジャイロセンサの仕組み		
3	最近の動向MEMSセンサII	MEMSセンサシステムの考え方を理解する	レポート#1	MEMSセンサの動向
4	「長さ」のセンシング	リミットスイッチや光電センサなどが身近に 多用されていることを知る変位センサに応 用されている物理学を学ぶ		
5	「振動、加速度」のセンシング I	基本的な力学的センサーの原理を理解する		
6	「振動、加速度」のセンシング II	基本的な力学的センサーの原理、サイズモ の原理を理解する		
7	中間テスト		レポート#2	進捗に合わせて課題を設定
8	「カ・圧力」のセンシング I	カ、圧力の単位を確認し、各種の力・圧力 センサの動作原理を理解する		
9	「力・圧力」のセンシング Ⅱ	カ、圧力の単位を確認し、各種の力・圧力 センサの動作原理を理解する		
10	「力・圧力」のセンシング Ⅱ	カ、圧力の単位を確認し、各種の力・圧力 センサの動作原理を理解する		
11	釣り合いのセンシング	回転体の釣り合いの検出について学ぶ		
12	センサフュージョン	センサーフュージョンとは何かを学ぶ		
13	センサーフュージョンとカルマンフィルタI: 状態方程式について学ぶ	異種センサーの組み合わせ技術を理解す る。		
14	センサーフュージョンとカルマンフィルタ II :観測方程式について学ぶ	異種センサーの組み合わせ技術を理解す る。		
15	センサーフュージョンとカルマンフィルタ III :カルマンゲインについて学ぶ	異種センサーの組み合わせ技術を理解す る。	レポート#3	センサフュージョンについて

Sensor Fusion



異なるセンサ(情報)あるいは複数のセンサ(情報)を 融合して単独のセンサでは得られない情報を引き出したり 精度や品質を高める技術。

例 カーナビゲーションシステム



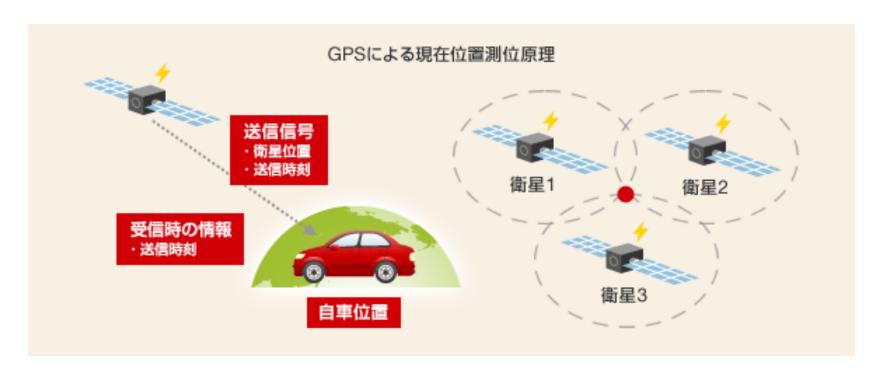
位置を正確に推定するために

- (1)GPS
- (2)Gyroセンサ
- (3)車速センサ
- (4)加速度センサ
- (5)ディジタル道路地図
- (6)路車間通信

を駆使している。

1.GPSアンテナ・GPSレシーバー

GPS(Global Positioning System)とは、アメリカで軍事目的に打ち上げられた衛星を民間用に利用し、位置情報を知る方法です。現在、ナビのほとんどは、GPSの位置情報を基本としています。GPSの位置情報を知るには、少なくとも3個以上の衛星電波を受信しなければなりません。ナビでは、この衛星からの電波を受信する役目をしているのがGPSアンテナとGPSレシーバーになります。

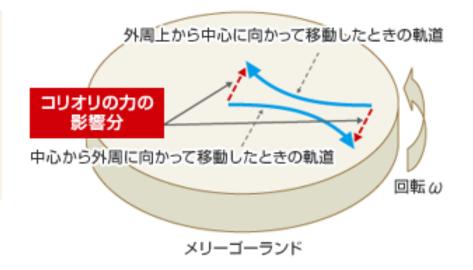


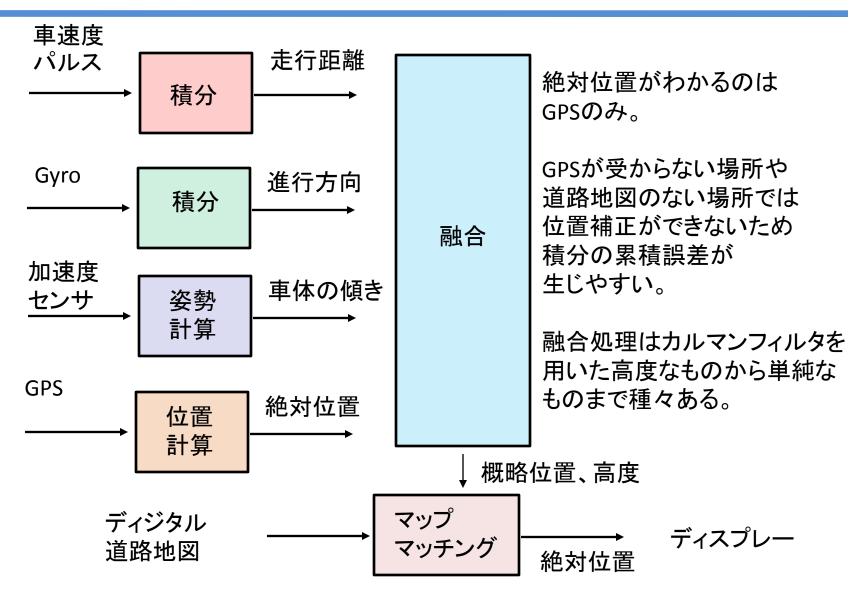
2.方位センサー(GYROセンサー)

GPSアンテナでは、地図上の位置を把握することはできても方向を把握することはできません。ナビは、自動車の向きや回転方向を把握するために方位センサー(ジャイロセンサー)を使用しています。方位センサー(ジャイロセンサー)は、センサー内の振動素子を振動させ、自動車の向きが変化したときの振動の変化(コリオリの力)を検出して自動車の回転方向や向きを計算しています。ナビは、この方位センサー(ジャイロセンサー)の信号をもとに自動車の向きを画面に表示しています。

コリオリの力

たとえば、メリーゴーランドの中心(外周) から外周(中心)に目をつぶってまっすぐ歩 いたときに曲がってしまう分の力をコリオリ の力といいます。





3.車速センサー (スピードセンサー)

GPSで自車位置の確認はできますが、3個以上の衛星信号が受信できる場合に限るため、長いトンネルや高層 ビルの間を走行中は位置の更新ができなくなります。このような場合にも自車位置を更新するための移動距離 を把握するために、車速センサーの信号を使っています。

車輪1回転で

日産は2パルスや8パルス トヨタはほとんど4パルス など

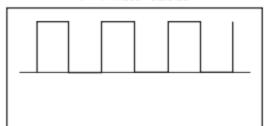
車速パルスについて

バルスを発生する方法として、リードスイッチによるものとホール素子によるものに大別する事ができます。通常リードスイッチ方式は、リードスイッチがメーターの裏にあり、ホール素子方式はミッションに取付けられております。 どちらもエンジンコントロールユニットやATコントロールユニット等の電子制御ユニット用に車速信号バルスとして使用されています。

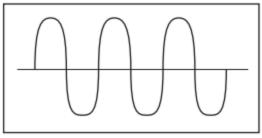
車速バルス信号のタイプとは

車速パルス信号タイプには、次の2タイプがあります。

A: デジタル波形 (矩形波)



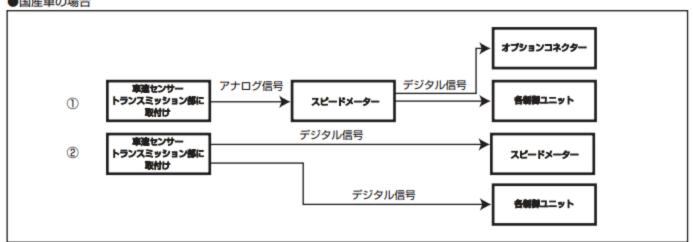
B:アナログ波形(交流波形)



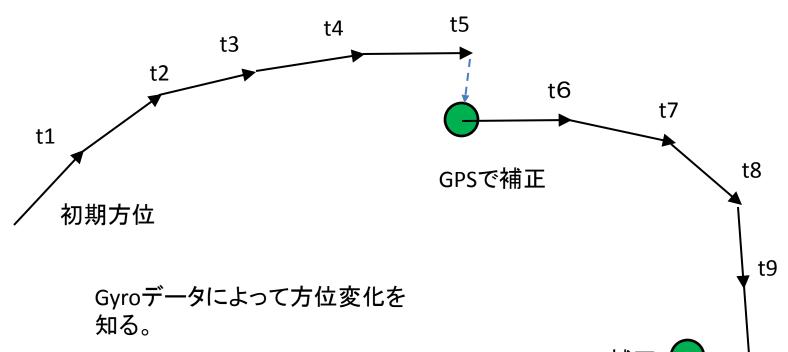
Clarionナビゲーションシステムでは、A:デジタル波形のみ接続可能となります。

車速信号の経路

■国産車の場合



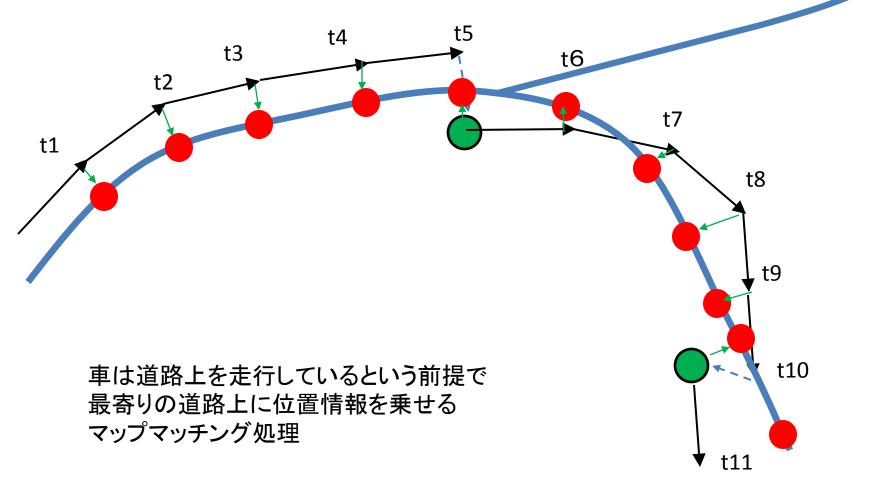
慣性航法(INS, inertial navigation system) + GPS のフュージョン



慣性航法による積分誤差の蓄積を GPSによって定期的に補正する。

(通常は1秒毎)

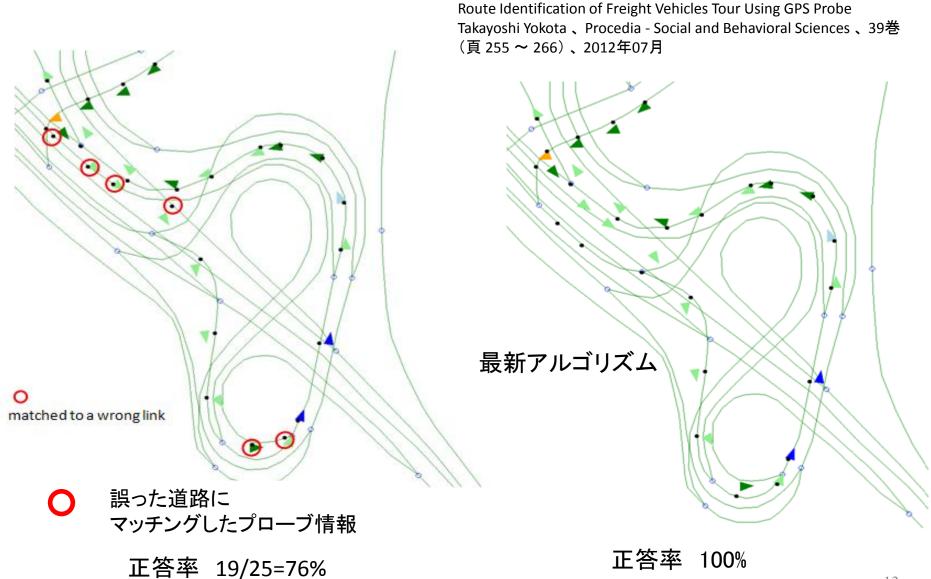
慣性航法(INS, inertial navigation system) + GPS + ディジタル道路地図のフュージョン



京都 大山崎ジャンクション付近



並走道路、立体交差が多く、マップマッチングが難しい場所。



センサーの種類は同一であるが、複数のセンサ情報を融合する場合もセンサーフュージョンと呼んで良いであろう。 ミサイルの追尾レーダーなどが良い例。

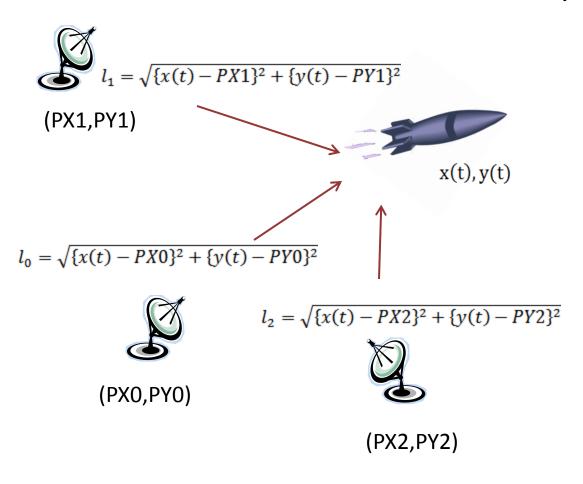






Upgraded Early Warning Radar (UEWR).

ミサイルの追跡(簡単のためにx,yの2次元で扱う)



複数の観測情報を融合

$$l_0 = \sqrt{\{x(t) - PX0\}^2 + \{y(t) - PY0\}^2}$$

$$l_1 = \sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2}$$

$$l_2 = \sqrt{\{x(t) - PX2\}^2 + \{y(t) - PY2\}^2}$$

ミサイルの追跡(簡単のためにx,yの2次元で扱う)



対象の時間変化をモデル化

状態方程式あるいは状態遷移モデルで表現する。 例えば角度45度の等速直線運動としてミサイルの軌跡をモデル化すると

$$\begin{bmatrix} x \\ y \end{bmatrix}_{k+1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ y \end{bmatrix}_k + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} v \Delta t + \begin{bmatrix} n_0 \\ n_1 \end{bmatrix}_{k+1}$$

Δt: サンプリング時間

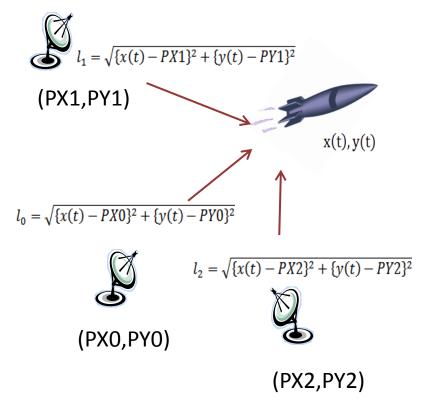
v: 速度



外乱(風の影響など)

ミサイルの追跡(簡単のためにx,yの2次元で扱う)

観測情報と状態変数の関係をモデル化



$$\begin{bmatrix} l_0 \\ l_1 \\ l_2 \end{bmatrix}_k = \begin{bmatrix} \sqrt{\{x(t) - PX0\}^2 + \{y(t) - PY0\}^2} \\ \sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2} \\ \sqrt{\{x(t) - PX2\}^2 + \{y(t) - PY2\}^2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} w_0 \\ w_1 \\ w_2 \end{bmatrix}_k$$

観測誤差

観測情報(I₀,I₁,I₂)と状態x_k,y_kは非線形な関係



これを線形近似する。

いわゆるJacob行列 すなわち 変数変換を行う行列

$$\begin{bmatrix} \frac{\partial l_0}{\partial x_k} & \frac{\partial l_0}{\partial y_k} \\ \frac{\partial l_1}{\partial x_k} & \frac{\partial l_1}{\partial y_k} \\ \frac{\partial l_2}{\partial x_k} & \frac{\partial l_2}{\partial y_k} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{x(t) - PX0}{\sqrt{\{x(t) - PX0\}^2 + \{y(t) - PY0\}^2}} & \frac{y(t) - PY0}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2}} \\ \frac{x(t) - PX1}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2}} & \frac{y(t) - PY1}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2}} \\ \frac{x(t) - PX2}{\sqrt{\{x(t) - PX2\}^2 + \{y(t) - PY2\}^2}} & \frac{y(t) - PY2}{\sqrt{\{x(t) - PX2\}^2 + \{y(t) - PY2\}^2}} \end{bmatrix}$$

観測方程式の線形化

$$\begin{bmatrix} l_0 \\ l_1 \\ l_2 \end{bmatrix}_k = \begin{bmatrix} \sqrt{\{x(t) - PX0\}^2 + \{y(t) - PY0\}^2} \\ \sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2} \\ \sqrt{\{x(t) - PX2\}^2 + \{y(t) - PY2\}^2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} w_0 \\ w_1 \\ w_2 \end{bmatrix}_k$$

かなり線形性は高いが、下記の近似式(Taylor展開)を用いて線形化する。

$$f(\mathbf{x}) \cong f(\mathbf{x}_k) + \frac{\partial f(\zeta)}{\partial \xi}|_{\xi = \mathbf{x}_k} (\mathbf{x} - \mathbf{x}_k)$$

観測方程式の線形化

事前推定值

観測値の推定

$$\begin{bmatrix} \hat{l}_0 \\ \hat{l}_1 \\ \hat{l}_2 \end{bmatrix}_k = \begin{bmatrix} h_{00} & h_{01} \\ h_{10} & h_{11} \\ h_{11} & h_{21} \end{bmatrix}_k \begin{bmatrix} \hat{x}^- \\ \hat{y}^- \end{bmatrix}_k = H_k \begin{bmatrix} \hat{x}^- \\ \hat{y}^- \end{bmatrix}_k$$
線形近似で得た観測行列

$$\boldsymbol{H}_{k} = \begin{bmatrix} \frac{\partial l_{0}}{\partial x} & \frac{\partial l_{0}}{\partial y} \\ \frac{\partial l_{1}}{\partial x} & \frac{\partial l_{1}}{\partial y} \\ \frac{\partial l_{2}}{\partial x} & \frac{\partial l_{2}}{\partial y} \end{bmatrix}_{|\mathbf{x} = \hat{\mathbf{x}}_{k}^{-}, \mathbf{y} = \hat{\mathbf{y}}_{k}^{-}} = \begin{bmatrix} \frac{x(t) - PX0}{\sqrt{\{x(t) - PX0\}^{2} + \{y(t) - PY0\}^{2}}} & \frac{y(t) - PY0}{\sqrt{\{x(t) - PX0\}^{2} + \{y(t) - PY0\}^{2}}} \\ \frac{x(t) - PX1}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^{2} + \{y(t) - PY1\}^{2}}} & \frac{y(t) - PY1}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^{2} + \{y(t) - PY1\}^{2}}} \\ \frac{x(t) - PX2}{\sqrt{\{x(t) - PX2\}^{2} + \{y(t) - PY2\}^{2}}} & \frac{y(t) - PY2}{\sqrt{\{x(t) - PX2\}^{2} + \{y(t) - PY2\}^{2}}} \end{bmatrix}_{|\mathbf{x} = \hat{\mathbf{x}}_{k}^{-}, \mathbf{y} = \hat{\mathbf{y}}_{k}^{-}}$$

観測方程式の線形化

$$\begin{bmatrix} l_0 \\ l_1 \\ l_2 \end{bmatrix}_k = \begin{bmatrix} \sqrt{\{x(t) - PX0\}^2 + \{y(t) - PY0\}^2} \\ \sqrt{\{x(t) - PX1\}^2 + \{y(t) - PY1\}^2} \\ \sqrt{\{x(t) - PX2\}^2 + \{y(t) - PY2\}^2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} w_0 \\ w_1 \\ w_2 \end{bmatrix}_k$$

かなり線形性は高いが、下記の近似式(Taylor展開)を用いて線形化する。

$$f(\boldsymbol{x}) \cong f(\boldsymbol{x}_k) + \frac{\partial f(\boldsymbol{\zeta})}{\partial \boldsymbol{\xi}}|_{\boldsymbol{\xi} = \boldsymbol{x}_k} (\boldsymbol{x} - \boldsymbol{x}_k)$$

観測方程式の線形化

事前推定值

観測値の推定

$$\begin{bmatrix} \hat{l}_0 \\ \hat{l}_1 \\ \hat{l}_2 \end{bmatrix}_k = \begin{bmatrix} h_{00} & h_{01} \\ h_{10} & h_{11} \\ h_{11} & h_{21} \end{bmatrix}_k \begin{bmatrix} \hat{x}^- \\ \hat{y}^- \end{bmatrix}_k = H_k \begin{bmatrix} \hat{x}^- \\ \hat{y}^- \end{bmatrix}_k$$
線形近似で得た観測行列

$$\boldsymbol{H}_{k} = \begin{bmatrix} \frac{\partial l_{0}}{\partial x} & \frac{\partial l_{0}}{\partial y} \\ \frac{\partial l_{1}}{\partial x} & \frac{\partial l_{1}}{\partial y} \\ \frac{\partial l_{2}}{\partial x} & \frac{\partial l_{2}}{\partial y} \end{bmatrix}_{|x = \hat{x}_{k}^{-}, y = \hat{y}_{k}^{-}} = \begin{bmatrix} \frac{x(t) - PX0}{\sqrt{\{x(t) - PX0\}^{2} + \{y(t) - PY0\}^{2}}} & \frac{y(t) - PY0}{\sqrt{\{x(t) - PX0\}^{2} + \{y(t) - PY0\}^{2}}} \\ \frac{x(t) - PX1}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^{2} + \{y(t) - PY1\}^{2}}} & \frac{y(t) - PY1}{\sqrt{\{x(t) - PX1\}^{2} + \{y(t) - PY1\}^{2}}} \\ \frac{x(t) - PX2}{\sqrt{\{x(t) - PX2\}^{2} + \{y(t) - PY2\}^{2}}} & \frac{y(t) - PY2}{\sqrt{\{x(t) - PX2\}^{2} + \{y(t) - PY2\}^{2}}} \end{bmatrix}_{|x = \hat{x}_{k}^{-}, y = \hat{y}_{k}^{-}}$$

観測値と観測値の推定値との誤差err

$$\begin{bmatrix} \operatorname{err}_{0} \\ \operatorname{err}_{1} \\ \operatorname{err}_{2} \end{bmatrix}_{k} = \begin{bmatrix} l_{0} \\ l_{1} \\ l_{2} \end{bmatrix}_{k} - \begin{bmatrix} \hat{l}_{0} \\ \hat{l}_{1} \\ \hat{l}_{2} \end{bmatrix}_{k} = \begin{bmatrix} l_{0} \\ l_{1} \\ l_{2} \end{bmatrix}_{k} - H_{k} \begin{bmatrix} \widehat{X}^{-} \\ \widehat{y}^{-} \end{bmatrix}_{k}$$

errが減るように状態の事前推定値をフィードバック修正し、事後推定値とする。

$$\begin{bmatrix} \hat{x}^- \\ \hat{y}^- \end{bmatrix}_k = \begin{bmatrix} \hat{x}^- \\ \hat{y}^- \end{bmatrix}_k + \begin{bmatrix} k_{00} & k_{01} & k_{02} \\ k_{10} & k_{11} & k_{12} \end{bmatrix}_k \begin{bmatrix} err_0 \\ err_1 \\ err_2 \end{bmatrix}_k$$
 誤差をfeedback して事前推定値を修正

事後推定値 事前推定値

カルマンゲイン

観測値と 観測値の推定値との誤差

$$\textit{\textbf{K}}_k = \begin{bmatrix} k_{00} & k_{01} & k_{02} \\ k_{10} & k_{11} & k_{12} \end{bmatrix}_k$$

カルマンゲインすなわちフィードバックの程度はどのように求めるか?

$$\mathbf{K}_{k} = \begin{bmatrix} k_{00} & k_{01} & k_{02} \\ k_{10} & k_{11} & k_{12} \end{bmatrix}_{k}$$

$$K_{k} = P_{k}^{-}H_{k}^{t}\left(H_{k}P_{k}^{-}H_{k}^{t} + R_{k}\right)^{-1}$$

簡単のために、この例では、

$$m{P}_{m{k}}^-$$
:事前推定値の推定誤差の共分散行列

$$\mathbf{R}_k = \begin{bmatrix} 1.0 & 0 & 0 \\ 0 & 1.0 & 0 \\ 0 & 0 & 1.0 \end{bmatrix} \quad (\text{m}^2)$$

$$R_k$$
:観測誤差の共分散行列

$$\boldsymbol{Q}_{k}^{-} = \begin{bmatrix} 1.0 & 0 \\ 0 & 1.0 \end{bmatrix} \quad (m^{2})$$

$$P_k^+ = (I - K_k H_k) P_k^-$$

とする。

:事後推定値の推定誤差の共分散行列

カルマンゲイン

$$K_{k} = P_{k}^{-}H_{k}^{t}\left(H_{k}P_{k}^{-}H_{k}^{t} + R_{k}\right)^{-1}$$

この導出は省略

P⋅ : 事前推定値の推定誤差の共分散行列

 R_k :観測誤差の共分散行列

$$P_k^+ = (I - K_k H_k) P_k^-$$

:事後推定値の推定誤差の共分散行列

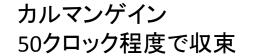
簡単のために、この例では、

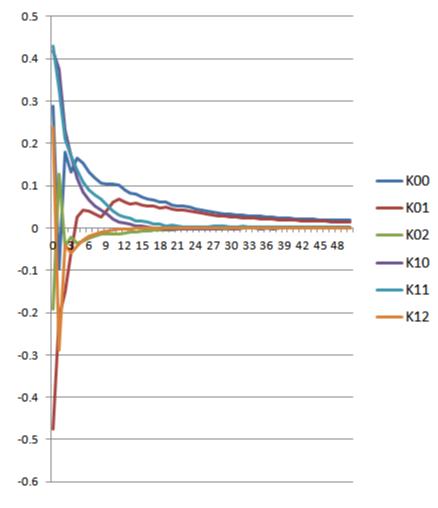
$$\boldsymbol{Q}_{\boldsymbol{k}}^{-} = \sigma_{\boldsymbol{Q}}^{2} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (\mathbf{m}^{2})$$

$$\mathbf{R}_k = \sigma_R^2 \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (\mathbf{m}^2)$$

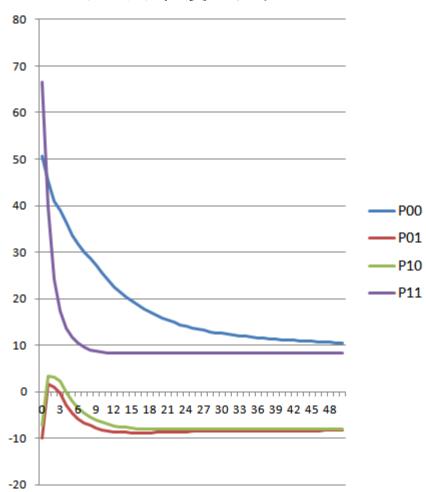
とする。

実行結果

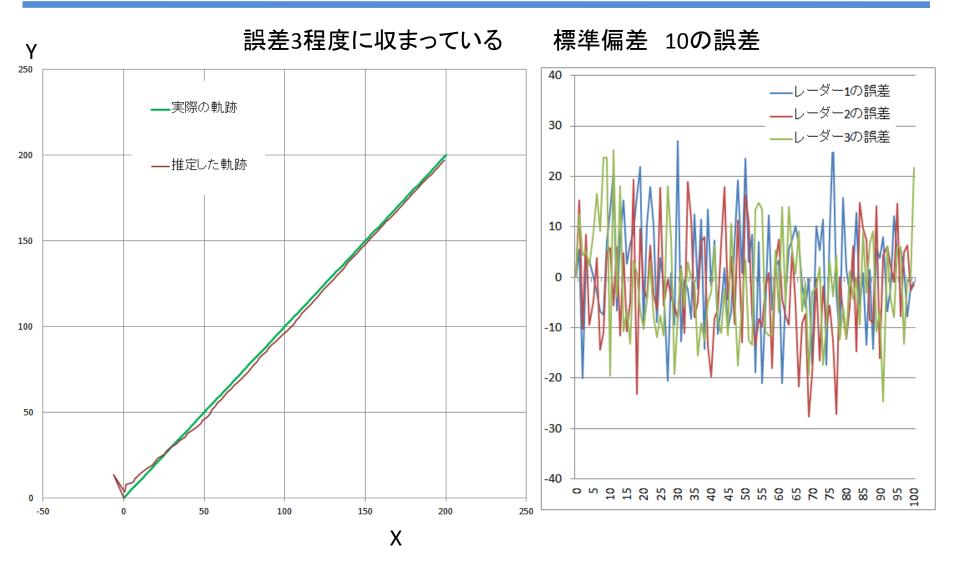




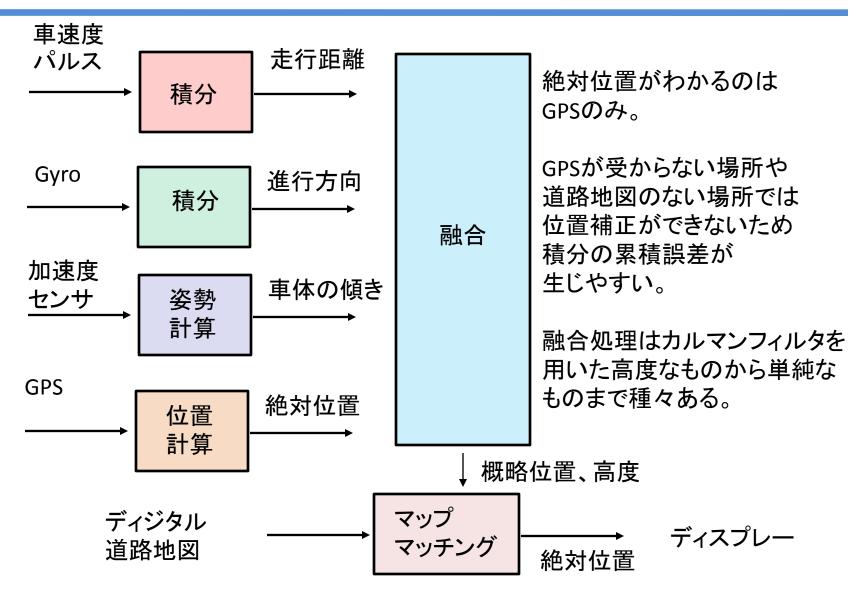
推定誤差の共分散行列 50クロック程度で収束



実行結果

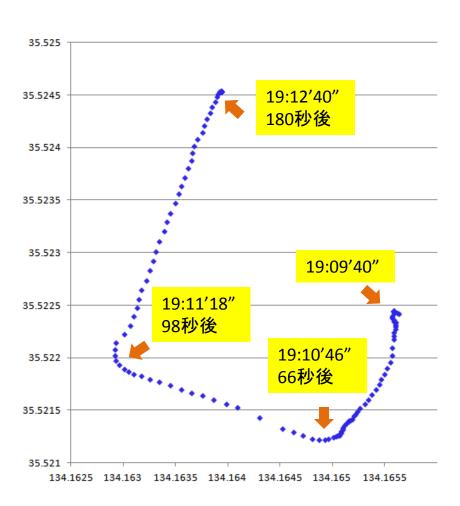


先週に引き続きセンサーフュージョンの実例を 紹介する。

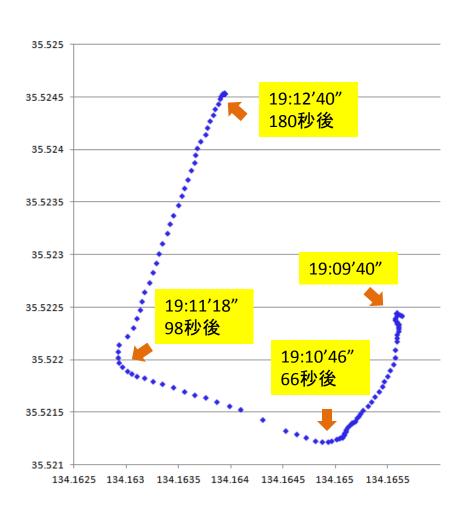


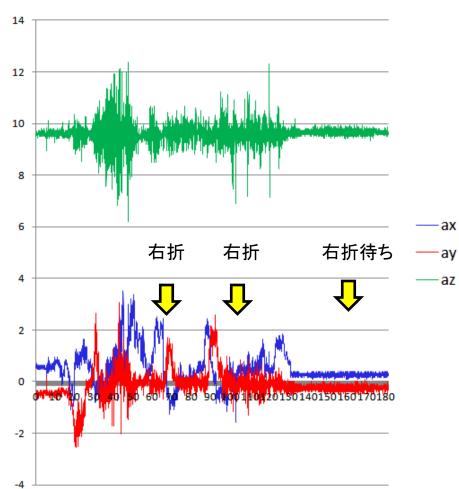
実験データ

白浜宿舎駐車場から出発して3分後に停止するまでの軌跡 2012.7.26 19:09'40"~19:12':40"

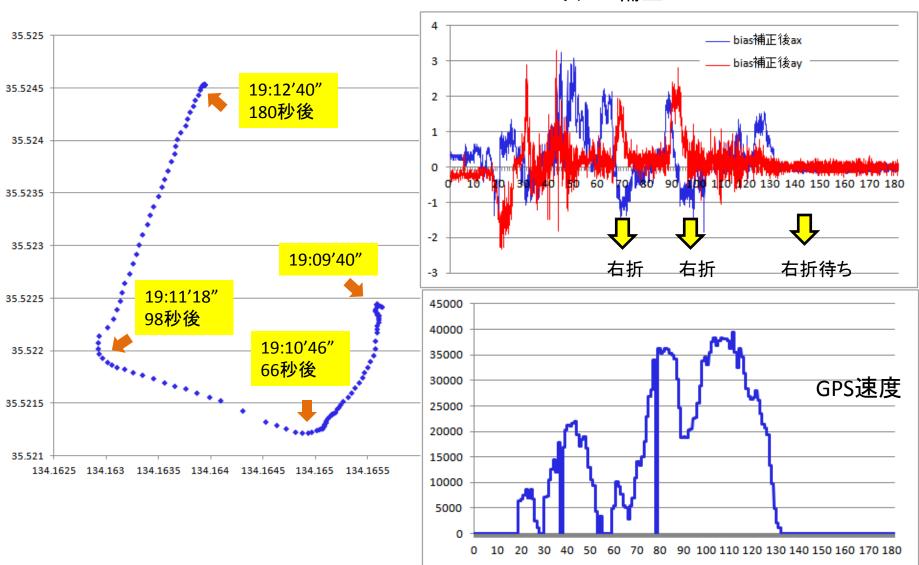






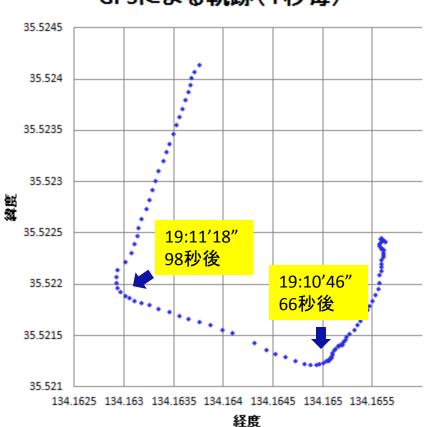


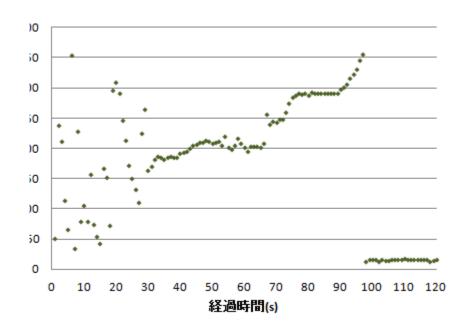


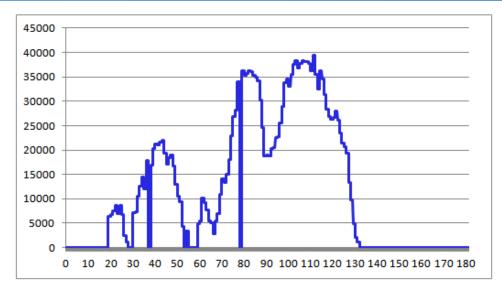


方位変化 (GPS)

GPSによる軌跡(1秒毎)

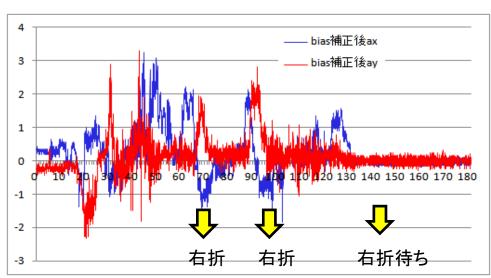






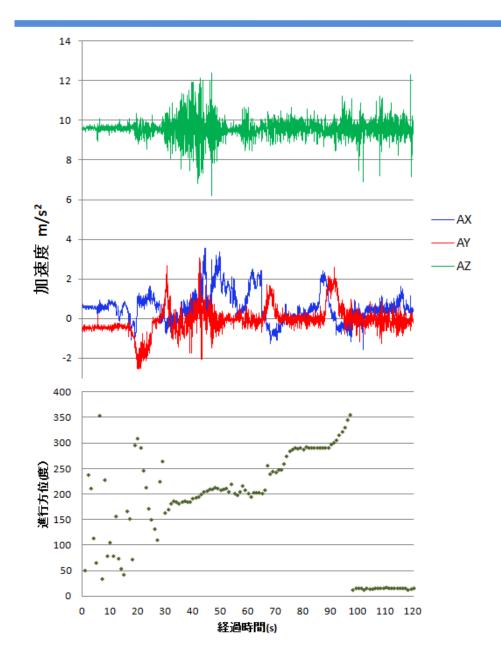
GPSの停止判定毎に 静的なバイアス(傾き) 補正での限界

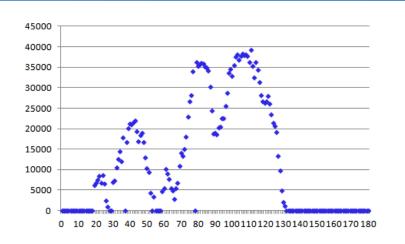
進行方向





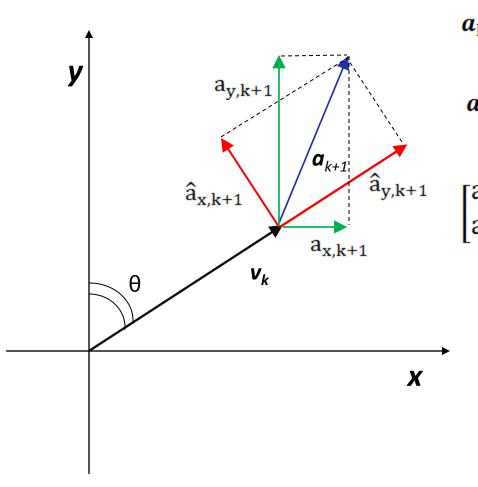
車速パルスのないスマートフォンでINSを行う。 観測データ





GPS速度

スマートフォン座標系から地球座標系への変換



$$\boldsymbol{a}_{k} = \hat{\mathbf{a}}_{x}\boldsymbol{i}_{s} + \hat{\mathbf{a}}_{y}\boldsymbol{j}_{s} + (\hat{\mathbf{a}}_{z} - \mathbf{G})\boldsymbol{k}_{s} \cong \hat{\mathbf{a}}_{x}\boldsymbol{i}_{s} + \hat{\mathbf{a}}_{y}\boldsymbol{j}_{s}$$

$$\boldsymbol{a}_{k} = a_{x}\boldsymbol{i} + a_{y}\boldsymbol{j} + (a_{z} - G)\boldsymbol{k} \cong a_{x}\boldsymbol{i} + a_{y}\boldsymbol{j}$$

$$\begin{bmatrix} a_{x,k+1} \\ a_{y,k+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos\theta & -\sin\theta \\ \sin\theta & \cos\theta \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{a}_{x,k+1} \\ \hat{a}_{y,k+1} \end{bmatrix}$$

$$\Theta=0 \stackrel{\overset{\cdot}{\text{-}}}{\overset{\cdot}{\text{-}}} \stackrel{=}{\overset{=}{\text{-}}} \begin{bmatrix} a_{x,k+1} \\ a_{y,k+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{a}_{x,k+1} \\ \hat{a}_{y,k+1} \end{bmatrix}$$

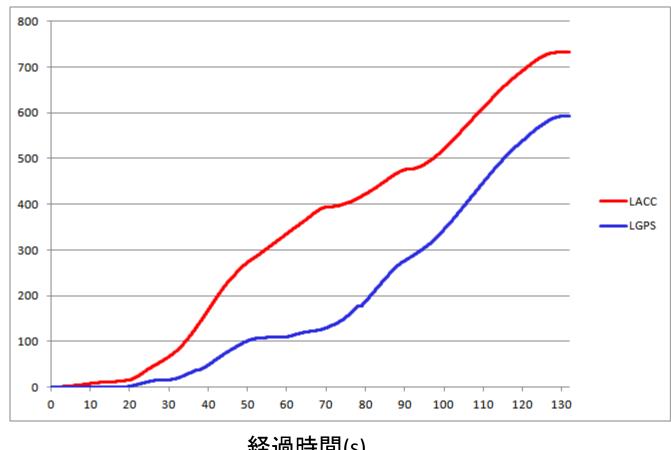
$$\Theta = \pi/27 \stackrel{\stackrel{?}{\sim}}{\sim} \begin{bmatrix} a_{x,k+1} \\ a_{y,k+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{a}_{x,k+1} \\ \hat{a}_{y,k+1} \end{bmatrix}$$

車速パルスのないスマートフォンでINSを行う。

積算距離

(m)

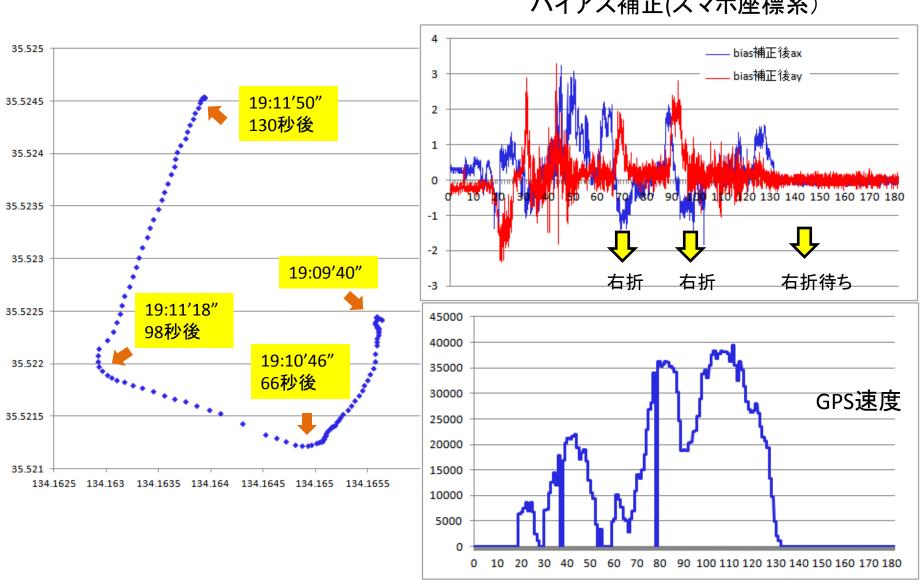
GPSによる積算距離と加速度センサーによる積算距離では このような誤差が発生する。



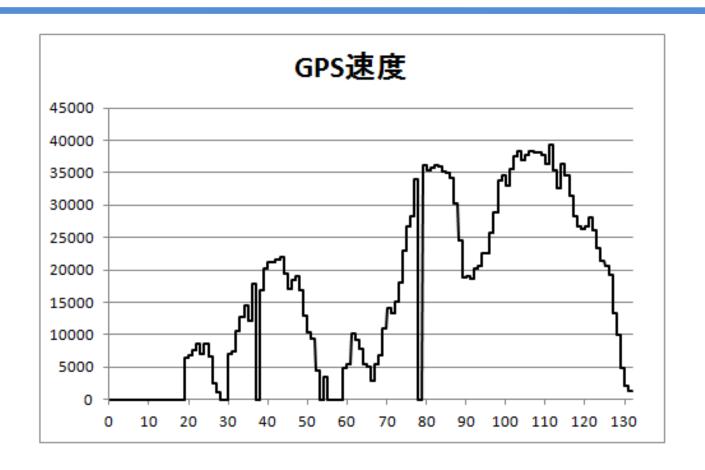
経過時間(s)

車速パルスのないスマートフォンでINSを行う。

バイアス補正(スマホ座標系)



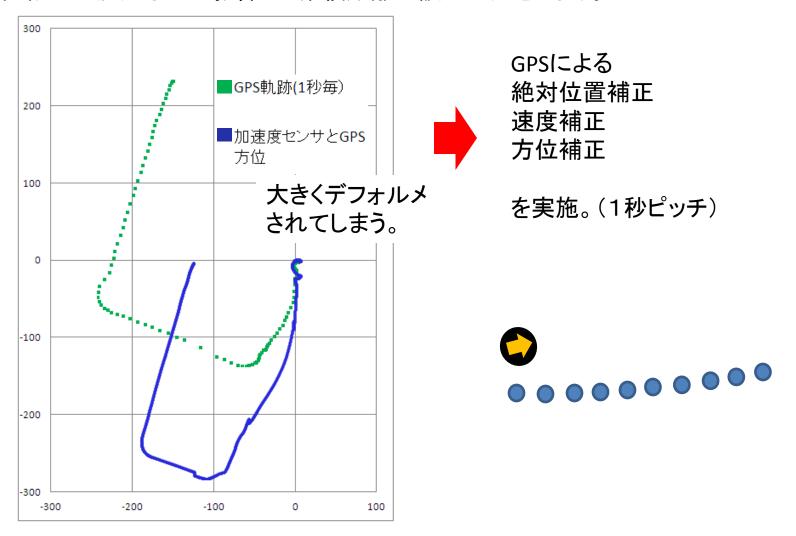
車速パルスのないスマートフォンでINSを行う。



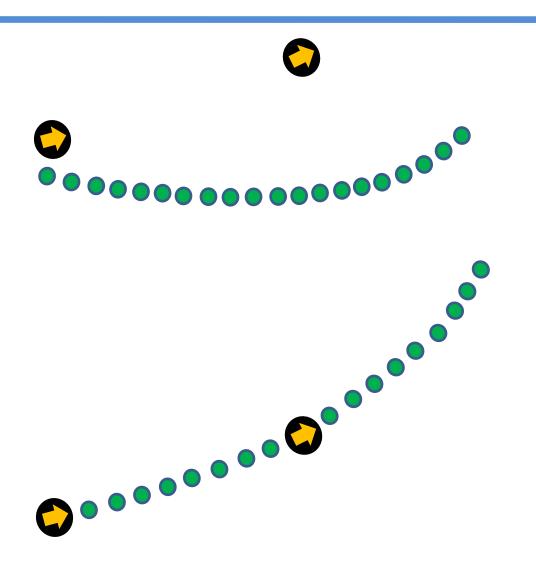
GPSで得られる速度は測位に失敗すると算出できないような瞬断が 生じる場合がある。

車速パルスの取得できないスマートフォンでINSを行う。

加速度センサの傾きによって重力加速度の他軸への混入などが影響して累積距離の誤差が大きくなる。



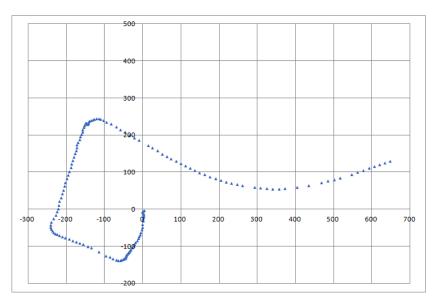
車速パルスの取得できないスマートフォンでINSを行う。



GPSによる 絶対位置補正 速度補正 方位補正

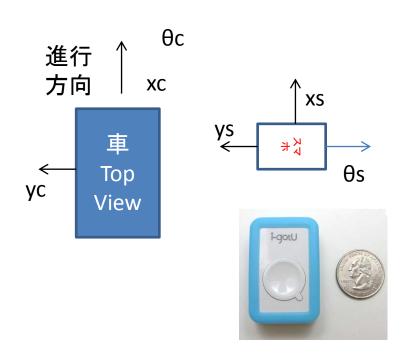
を実施。(1秒ピッチ)

実験データはAndroidのスマートフォンで収集,GPSは別途





2012年 19:10-19:14

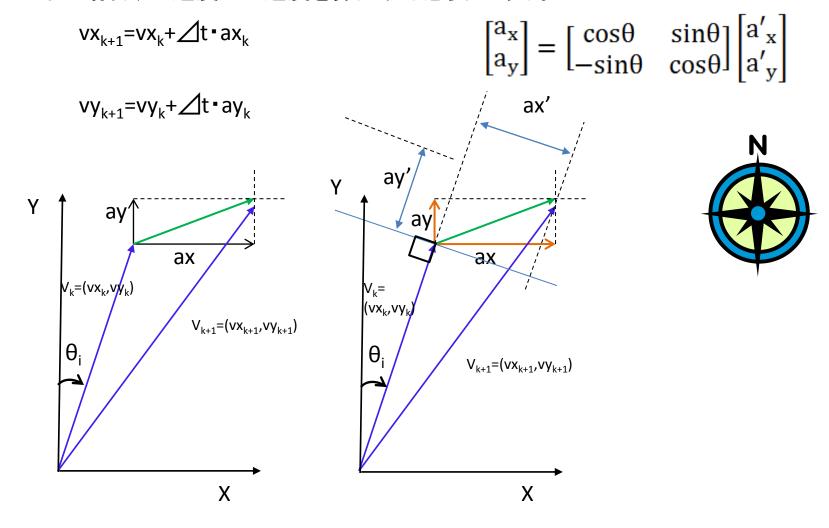


座標軸の対応付けが混乱しやすいので 要注意。

加速度からの速度ベクトルの算出

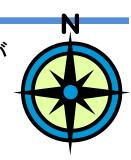
慣習的に進行方向がx軸。

車速パルス(Wheel Tick)のように、移動距離に比例した出力を得るセンサがない場合、加速度から速度を算出する必要がある。



加速度からの速度ベクトルの算出

車速パルス(Wheel Tick)のように、移動距離に比例した出力を得るセンサがない場合、加速度から速度を算出する必要がある。



$$vx_{k+1} = vx_k + \Delta t \cdot ax_k$$

$$vy_{k+1} = vy_k + \Delta t \cdot ay_k$$

$$\Theta_i = 90 \text{ deg}$$

$$v_{k+1} = (vx_{k+1}, vy_{k+1})$$

$$V_{k+1} = (vx_{k+1}, vy_{k+1})$$

$$\begin{bmatrix} a_{x} \\ a_{y} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos\theta & \sin\theta \\ -\sin\theta & \cos\theta \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a'_{x} \\ a'_{y} \end{bmatrix}$$

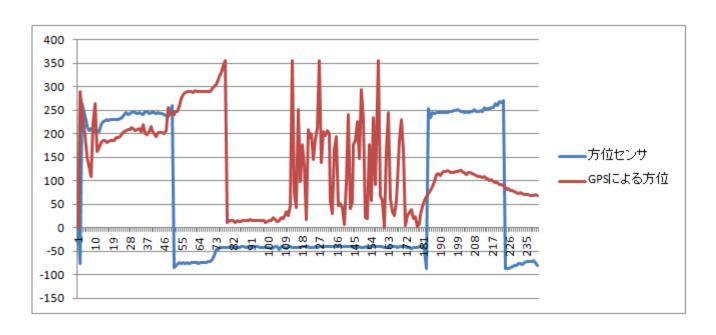
$$\begin{split} \begin{bmatrix} v_{x} \\ v_{y} \end{bmatrix}_{k+1} &= \begin{bmatrix} v_{x} \\ v_{y} \end{bmatrix}_{k} + \Delta t \begin{bmatrix} a_{x} \\ a_{y} \end{bmatrix}_{k} \\ &= \begin{bmatrix} v_{x} \\ v_{y} \end{bmatrix}_{k} + \Delta t \begin{bmatrix} \cos \theta & \sin \theta \\ -\sin \theta & \cos \theta \end{bmatrix}_{k} \begin{bmatrix} a'_{x} \\ a'_{y} \end{bmatrix}_{k} \end{split}$$

方位のリファレンスデータ

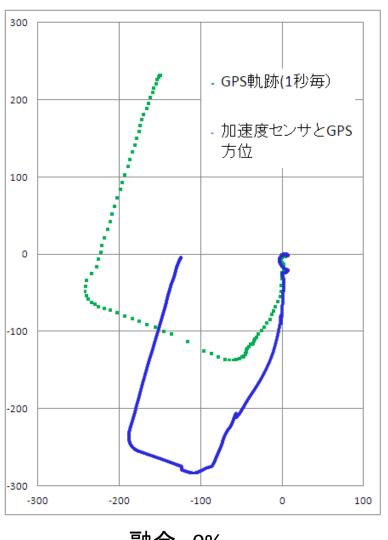
地磁気を用いた方位センサのとGPSの出力する方位を 比較した。走行中であればGPSは位置の差分から 良好な絶対方位を算出できる。

一方、地磁気センサ出力は一見安定であるが、 車内では金属の影響で大きな誤差が生じてしまい 利用不可であった。

従って、ジャイロとGPSの組み合わせが好ましい。



加速度センサとGPSの融合

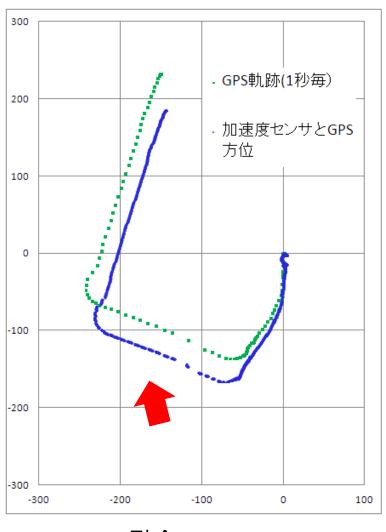


300 · GPS軌跡(1秒毎) 200 ・加速度センサとGPS 方位 100 0 -100 -200 -300 -300 -200 -100 0 100

融合 0%

融合 50%

加速度センサとGPSの融合

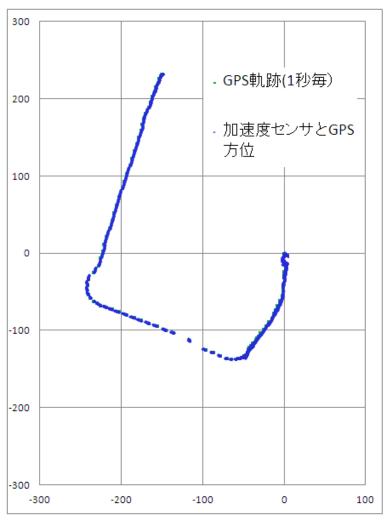


300 · GPS軌跡(1秒毎) 200 ・加速度センサとGPS 方位 100 0 -100 -200 -300 -300 -200 -100 0 100

融合 80

融合 95%

加速度センサとGPSの融合



融合 100%

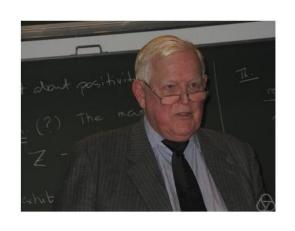
絶対位置に関しては加速度 センサより計算した値よりも GPSの方が信頼できる。

従って、100% 絶対位置は GPSによるものを採用する。

ただし、1秒毎にしか得られない。

残りの980msecは加速度センサの値から積分した走行 距離を採用する。

カルマンフィルタ



ルドルフ・カルマン(Rudolf Emil Kalman、1930年5月16日 -)
ハンガリー系アメリカ人
米国国家科学賞(2008年)

カルマンフィルタについて分かりやすく説明された文献は非常に少ない。 考え方:

複数の情報源からの情報をブレンドして最終的な情報を求める。 信頼性の高い情報源の情報ほど高い重みでブレンドする。 それによって信頼性の高い情報を得ることができる。

カルマンフィルターの特性は扱うデータに依存して決定されるために、 説明が難しいのも原因。

カルマンフィルタは一群の方程式

二乗誤差を最小にするようにプロセスの状態を逐次推定する。

ᆚ	台上	+	4口	+
仏		方	作主	工

$$x_k = Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1}$$

$$x \in R^n$$

\boldsymbol{A}

$$u \in R^l$$

В

 w_k

$$z_k = Hx_k + v_k$$

$$z \in \mathbb{R}^m$$

 v_k

H

プロセス雑音 w_k と観測雑音 v_k は独立



分布は N(0, **Q**)



Q

共分散行列

共分散行列

事前推定値 $\hat{x}_k^- \in R^n$

事後推定値 $\widehat{x}_k \in R^n$ 観測値 Z_k を反映して補正

事前推定値の誤差 $e_k^- = x_k - \widehat{x}_k^-$

事後推定値の誤差 $e_k = x_k - \hat{x}_k$

事前推定値の誤差の共分散行列 $P_k^- = E\left[e_k^- e_k^{-T}\right]$

事後推定値の誤差の共分散行列

観測による事前推定値の修正処理

 $\boldsymbol{P}_k = E\left[\boldsymbol{e}_k \; \boldsymbol{e}_k^T\right] \quad \longleftarrow$

$$\widehat{\mathbf{x}}_k = \widehat{\mathbf{x}}_k^- + K_k(\mathbf{z}_k - H\widehat{\mathbf{x}}_k^-)$$
 最小化す 逐次決党 カルマン 観測イノベーション ゲイン

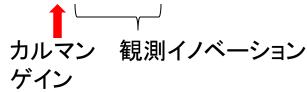
カルマンゲインK は P_k のエネルギー (主対角要素の和)を 最小化するように 逐次決定する。

事後推定値の誤差の共分散行列 $P_k = E[e_k e_k^T]$

$$P_k = E[e_k e_k^T]$$

カルマンゲインKは P_kのエネルギー (主対角要素の和)を 最小化するように 逐次決定する。

観測による事前推定値の修正処理 $\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k(z_k - H\hat{x}_k^-)$

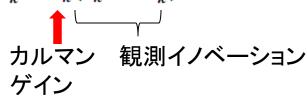




最適なカルマンゲインは次の式で与えられる。

$$K_k = P_k^- H^T (H P_k^- H^T + R)^{-1}$$

観測による事前推定値の修正処理 $\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k(z_k - H\hat{x}_k^-)$



最適なカルマンゲイン

$$K_k = P_k^- H^T (H P_k^- H^T + R)^{-1}$$

 $R \to 0$ すなわち、もし、観測雑音が0になると、

 $K_k = P_k^- H^T (H P_k^- H^T)^{-1} = P_k^- H^T (P_k^- H^T)^{-1} H^{-1} = H^{-1}$ となり、観測値を最大限信頼し、事前推定値を軽視する。

 $P_k^- \rightarrow 0$ すなわち、もし、事前推定値の誤差が0になると、

$$K_k = P_k^- H^T (H P_k^- H^T + R)^{-1} = 0$$

となり、観測イノベーションに影響されなくなる。

離散的カルマンフィルタのアルゴリズム

カルマンフィルタはフィードバック制御系の一種。

初期值 \hat{x}_0, P_0



 $\widehat{x}_{k}^{-} = A\widehat{x}_{k-1} + Bu_{k-1}$

 $P_k^- = AP_{k-1}A^T + Q$ **二** この導出は次ページ

時間更新



観測更新

状態を進める

事後推定誤差の 共分散行列の算出

カルマンゲインの算出

観測により事後推定

事後推定誤差の 共分散行列の算出 $K_k = P_k^- H^T (H P_k^- H^T + R)^{-1}$

 $\widehat{\mathbf{x}}_{k} = \widehat{\mathbf{x}}_{k}^{-} + K_{k}(\mathbf{z}_{k} - H\widehat{\mathbf{x}}_{k}^{-})$

 $P_k = (I - K_k H) P_k^-$ この導出は煩雑

$$P_k^- = AP_{k-1}A^T + Q$$
 の導出

$$\begin{split} P_k^- &= E\{(\widehat{x}_k^- - x_k)(\widehat{x}_k^- - x_k)^T\} \\ &= E\{(A\widehat{x}_{k-1} - Ax_{k-1} - w_{k-1})(A\widehat{x}_{k-1} - Ax_{k-1} - w_{k-1})^T\} \\ &= E\left\{\{A(\widehat{x}_{k-1} - x_{k-1}) - w_{k-1}\}\{A(\widehat{x}_{k-1} - x_{k-1}) - w_{k-1}\}^T\right\} \\ &= AE\{(\widehat{x}_{k-1} - x_{k-1})(\widehat{x}_{k-1} - x_{k-1})^T\}A^T + E(w_{k-1}w_{k-1}^T) \\ &= AP_{k-1}A^T + Q \end{split}$$

$$P_k = (I - K_k H) P_k^-$$
 の導出は省略

簡単な例(スカラー) 雑音に埋もれた一定電圧を計測する例。

状態方程式

$$x_k = Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1}$$
 $A = 1, B = 0$
= $x_{k-1} + w_{k-1}$

観測方程式

$$z_k = Hx_k + v_k \qquad H = 1$$
$$= x_k + v_k$$

簡単な例(スカラーの例)

初期值 $x_0 = 0, P_0 = 0$



時間更新



観測更新

状態を進める

事後推定誤差の 共分散行列(分散)の算出

$$\hat{x}_k^- = \hat{x}_{k-1}$$

$$P_k^- = P_{k-1} + Q$$

カルマンゲインの算出

観測により事後推定

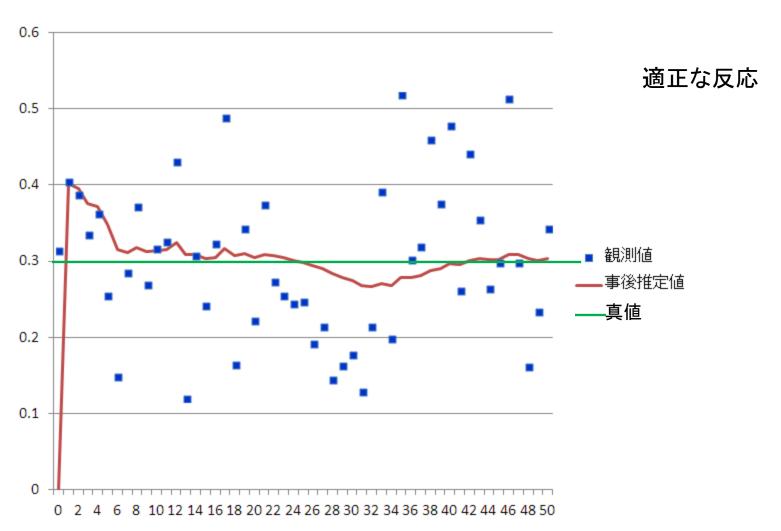
事後推定誤差の 共分散行列(分散)の算出

$$K_k = P_k^-(P_k^- + R)^{-1} = \frac{P_k^-}{P_k^- + R}$$

$$\hat{\chi}_k = \hat{\chi}_k^- + K_k(z_k - \hat{\chi}_k^-)$$

$$P_k = (1 - K_k)P_k^-$$

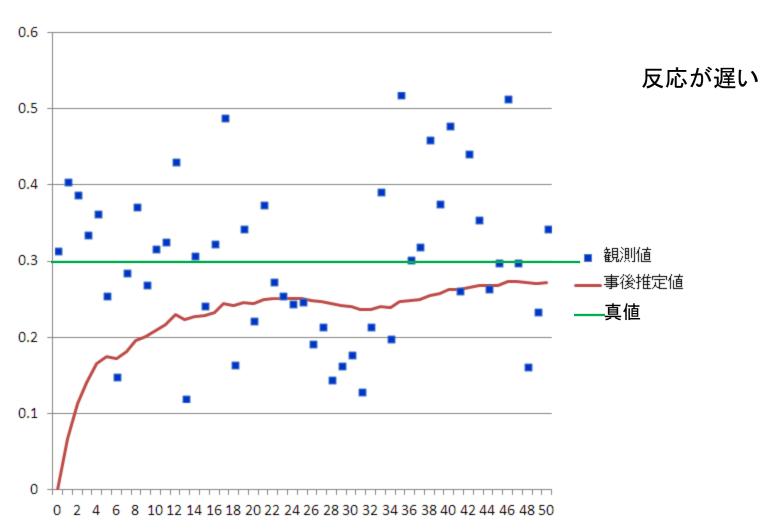
R:観測雑音の分散 0.01とした場合 実際も0.01



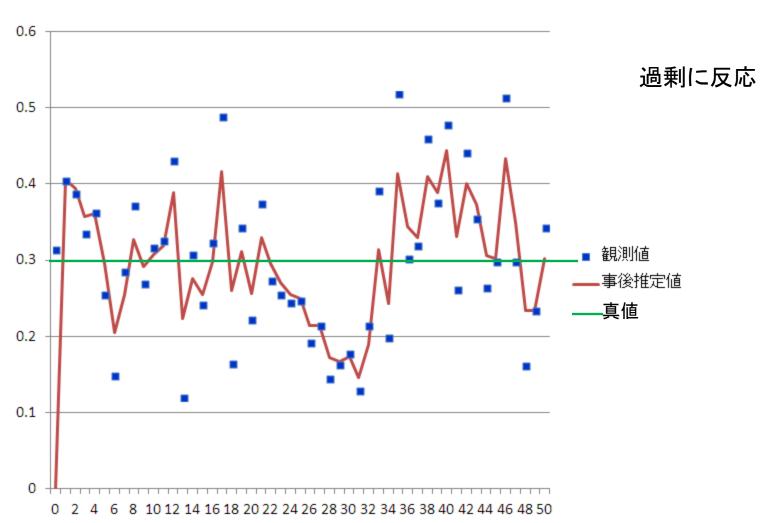
R:観測雑音の分散 1とした場合 実際は0.01



R:観測雑音の分散 5とした場合 実際は0.01



R:観測雑音の分散 0.00001とした場合 実際は0.01



事後推定値の誤差の分散 P_k の推移の例 R:観測雑音の分散 0.01とした場合 実際も0.01

