# 車載レーダ用目標追尾における半干渉形フィルタの基礎検討

瀬楽 瑞樹 秋田 学 小菅 義夫 稲葉 敬之

電気通信大学大学院情報理工学研究科 〒182-8585 東京都調布市調布ヶ丘 1-5-1

E-mail: mizuki.seraku@inabalab.ee.uec.ac.jp

**あらまし** 衝突被害軽減ブレーキの普及に伴い,ミリ波車載レーダが注目されている.そこで,筆者らは多周波 ステップ CPC 方式を変調方式とする多周波ステップ CPC ミリ波レーダを開発している.さらに,多周波ステップ CPC ミリ波レーダの出力(距離、速度、角度)をもとに追尾フィルタを適用した先行車両追随実験について報告し た.本稿では先行車両を追随する運動モデルに加え,新たに想定する目標車両が横切る場合の運動モデル,目標が 静止している場合の運動モデルに対してシミュレーションを行い,座標系の違いによる追従性能と平滑性能比較, ならびにゲイン等の差異による追従性能と平滑性能比較評価を行う.

キーワード 車載レーダ,多周波ステップ CPC ミリ波レーダ,目標追尾

## Basic Study of Semi-Coupled Filter for Target Tracking in Automotive Radar

Mizuki SERAKU Manabu AKITA Yoshio KOSUGE and Takayuki Inaba

Graduate school of Informatics and Engineering, The University of Electro-Communications

1-5-1 Chofugaoka, Chofu-shi, Tokyo, 182-8585 Japan

## E-mail: mizuki.seraku@inabalab.ee.uec.ac.jp

**Abstract** With the spread of the Collision Mitigation Brake System, millimeter-wave automotive radar has been attracting attention. Therefore, we have developed Millimeter wave radar using stepped multiple frequency CPC(Complimentary Phase code). And conducted a preceding vehicle tracking test with it that assumes the application to automotive radar, we have been the preceding vehicle tracking. In this paper, we simulate for the motion model of assuming the preceding vehicle, crossing vehicle and the stationary target. And we check tracking performance and smooth performance in a cartesian coordinate system and the properties of the target tracking of semi-coupled filter.

Keywords automotive radar, stepped multiple frequency CPC, target tracking

## 1.まえがき

近年, ACC(Adaptive Cruise Control)や衝突被害軽減 ブレーキ等のシステムが普及とともに注目を集めてい る. これらのシステムでは, 高データレートにて逆光・ 夜間,雨天等の悪天候下においても目標の距離・速度・ 角度の計測の可能なセンサが要求される.これら要求 を実現するセンサとしてミリ波車載レーダが有望視さ れている. そこで筆者らは、多目標環境下においても 高い振幅アイソレーションと送信帯域幅に比べ狭受信 機帯域幅で高距離分解能を達成可能な多周波ステップ CPC 方式[1][2]を変調方式とするリアルタイム多周波 ステップ CPC ミリ波レーダを開発している[3]. さら に, 車載レーダへの応用を想定した先行車両追随試験 を実施し、市街地相当の環境において先行車両の追尾 を実験的に検証した[4].本稿では,先行車両を追随す るという運動モデルに加え,新たに目標車両が横切る 場合、目標が静止している場合という三種の運動モデ ルに対して、シミュレーションにより各種比較評価を 行う.シミュレーションでは、まず目標追尾における 座標系の比較検討を目的として直交座標系(干渉形) と極座標系(非干渉形)の予測値算出精度の評価を行 い、続いて目標追尾フィルタのゲインまたは予測式が

異なる目標追尾-A,目標追尾-B,目標追尾-Cに対する 追従性能と平滑性能比較を行う.

2. 多周波ステップ CPC ミリ波レーダ

2.1. レーダパラメータ

多周波ステップ CPC ミリ波レーダのレーダパラメ ータを表1に示す.

送信周波数 60.5GHz パルス帯城幅 80MHz	
パルス帯域幅 80MHz	
OUNTIL OUNTIL	
パルス幅 0.2µsec(30m)	
符号長 16	
パルス繰返し間隔 (PRI) 3.5µsec	
パルス数 M 512	
周波数ステップ幅 50MHz	
周波数ステップ数 N 8	
(最大速度視野) (±79.64km/h)	
送信帯域幅 430MHz	
(距離分解能) (0.35m)	
観測時間 28.6msec	
(速度分解能) (0.311km/h)	
A/D サンプリング周波数 160MHz	
測角域 ±12deg 以内	

表1レーダパラメータ

- 53 -

#### 2.2. 観測誤差の標準偏差のモデル

多周波ステップ CPC ミリ波レーダの観測誤差の標準偏差のモデルについて述べる.距離・角度の精度は信号対雑音比 S/N(Signal to Noise Ratio)の関数であるため距離および角度の標準偏差は S/N の関数となる. ここで、レーダ方程式より、S/N は距離の関数であることから、距離・角度の観測誤差の標準偏差式(1)も距離の関数となる[5].本稿では、 $(S/N)_{reg} = 30 \, \text{dB}$  において、 $\sigma_{R,reg} = 0.8 \, \text{m}$ ,  $\sigma_{\theta,reg} = 1.2 \, \text{deg} \, \epsilon$ 採用し、距離の観測誤差の標準偏差の最小値を 10 cm,角度の観測誤差の標準偏差の最小値を 0.3  $\text{deg} \, b$ した.距離と角度の観測誤差の標準偏差を図 1 に示す.一方、速度(ドップラ)の観測誤差の標準偏差 $\sigma_V$ は距離によらず速度分解能の範囲内で一様分布であると考え、 $\sigma_V = 0.09 \, km/h$  (= 25×10<sup>-3</sup> m/s)とした.

$$\sigma_{R} = \sigma_{R,reg} \frac{R^{2}}{R_{reg}^{2}} \qquad \sigma_{\theta} = \sigma_{\theta,reg} \frac{R^{2}}{R_{reg}^{2}}$$
(1)

### 3.運動モデル

シミュレーションを行う運動モデルについて述べ る.目標として先行車両を想定した場合の運動モデル (先行車両モデル),目標が横切る場合の運動モデル (横切り車両モデル),建造物等の目標が静止している 場合の運動モデル(静止目標モデル)の3つの運動モ デルに対しシミュレーションを行う.

#### 3.1. 全運動モデルにおける共通条件

レーダ(レーダ搭載車両)と目標との相対距離,相 対速度,相対角度の航跡(目標真値データ)に対し観 測誤差を与え目標疑似データを作成する.与える観測 誤差は標準偏差が2.2.観測誤差の標準偏差のモデル に示す標準偏差に従うガウス分布とする.なお,レー ダ搭載車両および目標はすべて等速直線運動をしてお り,疑似目標データは検出確率  $P_{D}=1$ ,誤警報確率  $P_{FA}=0$ とした.

#### 3.2. 運動モデルの航跡

表2にレーダ搭載車両と目標の距離および速度を直角 座標系で表した運動モデルの諸元を示す.直角座標系 はレーダ搭載車両の進行方向をy軸正の方向としてい る.また,目標真値データを図2に示す.図2より各 運動モデルの特徴が確認できる.先行車両モデルは, 速度および角度が時間によらず一定値をとるが,横切 り車両モデル,静止目標モデルは,速度および角度に 時間変化がある.近傍における航跡に着目するため, 横切り車両モデルにおいては近距離にて目標真値デー タを作成している.目標真値データの角度範囲はレー ダの測角域と同様である.

#### 4. 目標追尾概要

目標追尾の概要を述べる.図3に処理ブロック図を 示す.先行車両追尾[4]と同様の処理ブロックである. サンプリング時刻を $t_k = k \cdot T_c(k = 0,1,2,...)$ (以降,時 刻 $t_k$ と呼ぶ)とし,観測値ベクトル $\mathbf{X}_{ok}$ ,予測値ベク トル $\mathbf{X}_{pk}$ ,平滑値ベクトル $\mathbf{X}_{sk}$ を式(2)に定義する.こ こでR, V,  $\theta$ はそれぞれ距離,速度(レーダに接近す る速度は正),角度を表し,上付き文字<sup>T</sup>はベクトルの



表2運動モデル諸元 初期位置 [m] 速度 [km/h] Y軸方向 <軸方向 Y軸方向 X軸方向 レーダ搭載車両 0 0 30 0 先行車両 100 0 0 20 構切り車両 7.4 35 15 0 静止目標 -5 100 0 0 gE廃臣 [m] 惠承 [km/h]





$$\mathbf{X}_{dk} = \begin{bmatrix} R_{dk} & V_{dk} & \theta_{dk} \end{bmatrix}^{T}$$
$$\mathbf{X}_{ok} = \begin{bmatrix} R_{ok} & V_{ok} & \theta_{ok} \end{bmatrix}^{T}$$
$$\mathbf{X}_{pk} = \begin{bmatrix} R_{pk} & V_{pk} & \theta_{pk} \end{bmatrix}^{T}$$
$$\mathbf{X}_{sk} = \begin{bmatrix} R_{sk} & V_{sk} & \theta_{sk} \end{bmatrix}^{T}$$

4.1.1. フィルタ処理

フィルタの出力する速度を使用する  $\alpha$ -β フィルタの ようなフィルタとレーダにより観測される速度を使用 する  $\alpha$ フィルタが同程度の速度の平滑誤差の分散を得 るために必要なサンプル数 (CPI 数)を比較し,図3の (vi)Update に適用するフィルタを決定する.線形最小 二乗フィルタ[6][7][8]の速度の平滑誤差の分散は,距 離の観測誤差の分散を Bとすると,式(3)より求まる.

$$P_{k} = \frac{B}{T_{c}^{2}} \cdot \frac{12}{k(k+1)(k+2)}$$
(3)

目標が100mにいるとした場合の線形最小二乗フィル



 $\mathbf{X}_{ak}$ 検知データベクトル  $\mathbf{X}_{ak}$ 観測値ベクトル  $\mathbf{X}_{pk}$  予測値ベクトル  $\mathbf{X}_{sk}$  平滑値ベクトル  $\mathbf{X}_{sk}$  平滑値ベクトル  $\mathbf{X}$  3 目標追尾ブロック図



図4線形最小二乗フィルタの速度の平滑誤差の分散

タの速度の平滑誤差の分散を図4に示す.このとき, レーダの速度の観測誤差の分散と線形最小二乗フィル タの速度の平滑誤差の分散が同程度の値になるために 必要とされるサンプル数は,245回(7sec)となる.すな わち両フィルタが同程度の速度の平滑誤差の分散を得 るためには,αフィルタではサンプル数が1必要であ ることに対し,α-βフィルタはサンプル数が245必要 となる.車載レーダ用目標追尾においては,速度の早 期収束が重要である.そのため,α-βフィルタではな く,αフィルタを適用する.

## 5. 直角座標系と極座標系の予測値算出精度の 比較

予測値算出を行う座標系の検討を目的として,図 3 の(ii)predictionにおける直角座標系と極座標系の予測 値の算出精度の比較をシミュレーションにより行う.

#### 5.1. 直角座標系と極座標系の予測式

図 3 の(ii) prediction における直角座標系と極座標系 の予測式を述べる.

#### 5.1.1. 直角座標系における予測式

ー般に航空管制に応用されている目標追尾は,運動の記述が行いやすいため,直角座標系が用いられる[9]. レーダが観測する極座標系の情報を式(4)により直 交座標系へ変換後,式(5)に示す予測処理により予測値 を算出する.ここで*x*,*y*,*vx*,*vy*はそれぞれ直角座標 系における位置,直角座標系における速度を表す.

$$\begin{bmatrix} x_{ok} \\ y_{ok} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{ok} \sin \theta_{ok} \\ R_{ok} \cos \theta_{ok} \end{bmatrix}$$
(4)  
$$\begin{bmatrix} x_{pk+1} \\ y_{pk+1} \\ vx_{pk+1} \\ vy_{pk+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 2 & 0 & -1 \\ \frac{-1}{T_c} & 0 & \frac{1}{T_c} & 0 \\ 0 & \frac{-1}{T_c} & 0 & \frac{1}{T_c} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{ok} \\ y_{ok} \\ x_{ok-1} \\ y_{ok-1} \end{bmatrix}$$
(5)

極座標系との比較を行うため,式(6)により直角座標系 を極座標系へ変換する.式(6)の予測式を直角系と呼ぶ.

表3予測誤差の比較							
距离推			速度誤差		角度誤差		
	バイアス誤差	標準偏差	バイアス誤差	標準偏差	バイアス誤差	標準偏差	
直角系	0	×	0	×	0	×	
RVθ系	0	0	×	0	×	0	

また, 直角系では速度の予測値に距離, 角度の観測値 が干渉しているため, 直角系による目標追尾を干渉形 と呼ぶ.

$$R_{pk+1} = \sqrt{x_{pk+1}^{2} + y_{pk+1}^{2}}$$

$$V_{pk+1} = \frac{1}{R_{pk+1}} \left( vx_{pk+1} \quad vy_{pk+1} \right) \begin{pmatrix} x_{pk+1} \\ y_{pk+1} \end{pmatrix}$$

$$\theta_{pk+1} = \arctan\left(\frac{x_{pk+1}}{y_{pk+1}}\right)$$
(6)

## 5.1.2. 極座標系における予測値

直角座標系に対し、レーダが観測する極座標系のまま目標追尾を行うときの予測式を述べる.多周波ステップ CPC ミリ波レーダの観測時間は 29msec とデータレートが高いため、サンプリング時刻  $t_{k-1}$ から  $t_k$ の間は等速直線運動を行うと仮定すると極座標系における予測式は、式(7)のようになる.式(7)の予測式を  $RV\theta$ 系と呼ぶ.また、 $RV\theta$ 系は距離の予測値に速度の観測値が干渉しているため、 $RV\theta$ 系による目標追尾を半干渉形と呼ぶ.

$$\begin{bmatrix} R_{pk+1} \\ V_{pk+1} \\ \theta_{pk+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} R_{ok} \\ V_{ok} \\ \theta_{ok} \end{bmatrix}$$
(7)

#### 5.2. 予測値算出精度の比較

予測値を直角系, RVH系の予測式により求め,それ らの予測値算出精度を比較する.予測値と目標真値デ ータとの差を予測誤差とし、予測式の予測誤差を比較 する.予測式毎に想定する各運動モデルに対し,50回 シミュレーションを行い求めた予測誤差の平均値・標 準偏差を比較する.図5,図6,図7にそれぞれ先行車 両モデル、横切り車両モデル、静止目標モデルの予測 誤差の平均値・標準偏差を示す.バイアス誤差は図 5, 図7においては確認できなかったが、図6の $RV\theta$ 系の 速度,角度予測誤差において確認された.一方,標準 偏差の広がりの比較結果は図 5, 図 6, 図 7 で共通して いる.比較結果をまとめたものを表3に示す.直角系 の予測式は追従性能が高く, 平滑性能が低いことが確 認できる.一方, RVθ系の予測式は距離の追従性能と 平滑性能, 速度, 角度の平滑性能が高いことが確認で きる. また, 両予測式を比較すると, 速度の平滑性能 おいては特にRV0系の予測式が優れていることが確認 できる.

## 6. 半干渉系フィルタの予測値算出精度の比較

速度の平滑性能の高い半干渉形における目標追尾 の基本特性確認を目的とし、予測値算出精度の比較を シミュレーションにより行う.

#### 6.1. 半干渉系フィルタの予測値算出

目標追尾-A,目標追尾-B,目標追尾-C について述べる. それぞれの目標追尾は全て図3のブロック図に従うが,(ii)predictionにおける予測式,(vi)Updateにお

けるゲインは異なる. それぞれは,式(8)または式(9) により予測値を算出し,式(10)により平滑値を算出す る.式(8)は半干渉形の *RV* の系による予測式であり,式 (9)は,速度,角度が等加速度,等角速度で変化するこ とを想定し,式(8)の速度,角度の予測式に外挿を加え た予測式である.式(9)の予測式を*RV* の系-速度・角度 外挿と呼ぶ.表4に3種の目標追尾の予測式とゲイン を示す.それぞれの目標追尾は以下の特性となること が想定される.目標追尾-Aは、距離の追従性能が高い 目標追尾であると想定される.それに対し,目標追尾 -Bは目標追尾-Aに比べ平滑性能は高いが追従性能は 低い目標追尾であり,目標追尾-Cは目標追尾-Aに比 べ速度,角度の追従性能は高く平滑性能は低い目標追 尾であることが想定される.

$$\begin{bmatrix} R_{pk+1} \\ V_{pk+1} \\ \theta_{pk+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} R_{sk} \\ V_{sk} \\ \theta_{sk} \end{bmatrix}$$
(8)

$$\begin{bmatrix} R_{pk+1} \\ V_{pk+1} \\ \theta_{pk+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 2 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 2 & 0 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{sk} \\ \theta_{sk} \\ V_{sk-1} \\ \theta_{sk-1} \end{bmatrix}$$
(9)

$$\begin{bmatrix} R_{sk} \\ V_{sk} \\ \theta_{sk} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{pk} + \alpha_R (R_{ok} - R_{pk}) \\ V_{pk} + \alpha_V (V_{ok} - V_{pk}) \\ \theta_{pk} + \alpha_\theta (\theta_{ok} - \theta_{pk}) \end{bmatrix}$$
(10)

## 6.2. 干渉系フィルタの予測誤差の比較

図2の処理ブロック全体を通す半干渉形フィルタの 目標追尾シミュレーションを行う. なお,図3の (iii)Gating におけるゲート幅を十分に広げ,必ず目標 がゲート内に収まる状況下でシミュレーションを行う. 目標追尾-A,目標追尾-B,目標追尾-Cの目標追尾の予 測出力誤差を比較する.目標追尾毎に想定する各運動 モデルに対し、50回シミュレーションを行い求めた予 測誤差の平均値・標準偏差を比較する.図8,図9,図 10 にそれぞれ先行車両,横切り車両,静止目標の予測 誤差を示す.バイアス誤差は図8,図10においては, 距離、速度、角度ともに確認できなかったが、図9に おける目標追尾-A,目標追尾-Bの速度予測誤差,角度 予測誤差においては確認された.なお,目標追尾-Aの バイアス誤差に比べ目標追尾-Bのバイアス誤差の方 が大きな値をとっている.一方,標準偏差の広がりの 比較結果は図8,図9,図10で共通している.比較結 果をまとめたものを表5に示す.目標追尾-Aは距離の 追従性能が高く、速度、角度の追尾性能、平滑性能は 他の目標追尾と比較すると平均的な目標追尾であり, 目標追尾-Bは最も追従性能は低いが平滑性能は高い という特性を持つ目標追尾,目標追尾-Cは最も追従性 能が高いが最も平滑性能が低いという特性を持つ目標 追尾であることを確認した. すなわち, 角度および速 度の時間変化のない先行車両の追尾には、目標追尾-B が適しているが、角度および速度の時間変化が大きい 横切り車両追尾には目標追尾-C,横切り車両に比べ角 度および速度の時間変化の小さい静止目標追尾には目 標追尾-Aが適していることを確認した.

## 表4目標追尾予測式とゲイン

	予測値算出式	距離ゲインα <sub>R</sub>	速度ゲイン $\alpha_{\nu}$	角度ゲイン $\alpha_{\theta}$
目標追尾-A	RVθ系	1	1	1
目標追尾-B	RV0系	0.5	0.5	0.5
目標追尾-C	<i>RV0</i> 系 -速度・角度外插	1	1	1

表5各目標追尾における予測誤差の比較

<b>双节日前沿起礼记的了,</b> 例似在"2744						
	距離誤差		速度誤差		角度誤差	
	バイアス誤差	標準偏差	バイアス誤差	標準偏差	バイアス誤差	標準偏差
目標追尾-A	0	×	Δ	Δ	Δ	Δ
目標追尾-B	0	0	×	0	×	0
目標追尾-C	0	×	0	×	0	×

#### 7.むすび

本稿では、多周波ステップ CPC ミリ波レーダを車載 レーダとして運用する際の目標追尾の基礎検討として, 先行車両モデル、横切り車両モデル、静止目標モデル に対するシミュレーションを行った.予測誤差比較に より、半干渉形の RVH 系の予測式は速度の平滑性能に 優れることを確認した.また,干渉系フィルタの予測 誤差の比較より、目標追尾-Aは距離の追従性能が高い 目標追尾であり,目標追尾-Bは最も追従性能は低いが 平滑性能は高い目標追尾,目標追尾-Cは最も追従性能 が高いが最も平滑性能が低い目標追尾であることを確 認した. すなわち先行車両の目標追尾には, 目標追尾 -B が適しているが、横切り車両追尾には目標追尾-C, 静止目標追尾には目標追尾-A が適していることを確 認した. 複数目標追尾をする場合, 他の目標との干渉 を避けるため、ゲート処理が重要となる. このゲート 中心は予測値、ゲートの広がりは予測のランダム誤差 の大きさにより算出するのが一般的である.ところで, ゲートは狭い方が他の目標との干渉が避けられる.し かし, 追尾にバイアス誤差がある場合, ゲートが狭い と,追尾の維持が困難となる.ところで、本発表でも 示したように,バイアス誤差を小さくする追尾法は, ランダム誤差を大きくする.このため、本発表の基礎 検討に基づき、狭い範囲に多数の目標が存在する車載 レーダにおけるゲート処理の確立が今後の重要課題で ある.

#### 謝辞

本稿に示す研究内容は,総務省の委託研究「電波資 源拡大のための研究開発(狭帯域・遠近両用高分解能 小型レーダー技術の研究開発)」により実施されたもの である.

## 文 献

- 木島壮氏, 稲葉敬之, "ミリ波車載レーダへの適用した Hybrid-CFS", 信学総大, B-2-21, 2009-03
- [2] 坪田光, 稲葉敬之, "多周波ステップ CPC レーダ方式 の実験的検証", 信学総大, B-2-36, 2010-03
- [3] Masato Watanabe, Takayuki Inaba, Hikaru Tsubota, Takahiro Yano,"Development of Millimeter wave Radar using Stepped Multiple Frequency Complementary Phase Code modulation", ICSANE2011-81, Oct.2011.
- [4] 深町弘毅,渡辺優人,稲葉敬之,小菅義夫, "車載レ ーダにおける NN アソシエーションを適用した先行車 両追尾,"電子情報通信学会,信学技報,vol.112, No.391, pp.37-42, Jan, 2012
- [5] 松崎貴史,系正義,小菅義夫, "PDA 追尾における目 標 消滅判定法",電子情報通信学会論文誌(B), vol.J86-B No.3,pp.536-551, Mar. 2003
- [6] 小菅義夫, "レーダによる単一目標追尾法の現状と将

来", 電子情報通信学会論文誌(B), vol.J93-B No.11,pp.1504-1511, Nov. 2010.

- [7] A.M.Navarro, "General properties of alpha beta, and alpha beta gamma tracking filters," PHL19977-02, Jan.1977.
- [8] 小菅義夫, 亀田洋志 "α-βフィルタを使用したレーダ

追尾における最適ゲイン", 電子情報通信学会論文誌 (A), vol.J82-A No.3,pp.351-364, Mar. 1999.

[9] 緒方雅俊,小菅義夫,松波勲,"位置及び速度観測値 を 使用した航空機追尾過渡応答用カルマンフィルタ", 信学技報, vol.111, No.407, pp.37-42, Jan, 2011



図5先行車両に対する予測誤差比較















図9横切り車両に対する目標追尾出力誤差



図 10 静止目標に対する目標追尾出力誤差