# 基于多尺度的 EKF 滤波融合定位跟踪算法 \*

田增山、邢培基、周 非 (重庆邮电大学 移动通信技术重点实验室, 重庆 400065)

要:针对无线定位中快速移动目标的定位精度差的问题,提出了一种简单有效的定位跟踪算 法。该算法将信号的多尺度分析方法与基于 TDOA 的蜂窝网定位技术相结合,基于某尺度上获得的 单一的观测量,建立了一个新的多尺度的观测模型。基于新的多尺度观测模型,利用扩展 Kalman 滤 波对目标进行定位跟踪,获得比在原始尺度上直接进行滤波定位跟踪更好的效果。通过仿真验证了 该方法对提高蜂窝网无线定位精度的有效性。

关键词: 多尺度估计;到达时间差;定位跟踪;扩展 Kalman 滤波;观测模型

The algorithm of location tracking by EKF filtering based on multi-scale

TIAN Zeng Shan, XING Pei Ji, ZHOU Fei

(Key Lab of Mobile Communication Technology, Chongqing University Posts and Telecommunication, Chongqing 400065, China)

Abstract: In view of the poor accuracy of cellular wireless location, one kind of simple and effective localization tracking algorithm is proposed. By combining the TDOA-based localization technology with the multi-scale analysis method of signal, a new multi-scale measured model based on a single measurement from a single scale is proposed. Based on the new multi-scale measurement sured model and Expanded Kalman Filtering, the estimate obtained by using the new algorithm is more accurate. A set of simulations is performed, and the results show the efficiency of the improved accuracy of cellular wireless location.

Key words: multi-scale estimation; TDOA; location tracking; expanded Kalman filter; observation model

在自然界和工程实践中,许多现象或过程都具有多 尺度特征或多尺度效应。同时,人们对现象或过程的观 察往往也是在不同尺度(分辨级)上进行的。因此,用多 尺度系统理论来描述、分析这些现象或过程是十分自然 的,它能够很好地表现这些现象或过程的本质特征。多 尺度系统理论研究基于三个基本出发点:所研究的现象 或过程具有多尺度特性或多尺度效应;无论现象或过程 是否具有多尺度特性,通常观测信号是在不同尺度上 (或分辨级)上得到的;无论现象或过程是否具有多尺度 特性,观测信号是否在不同尺度上或分辨级上得到,利 用多尺度算法往往能获得更多信息,从而降低问题的不 确定性及复杂性。

这三个基本出发点为研究传统意义上的信号处理 理论和方法提供了全新的思想。这是因为现代高性能、 多层次、复杂系统往往要求多个传感器在不同尺度上对 研究的现象或过程进行观测。怎样将不同类型、不同尺 度上的传感器获得的信息进行有效的综合是目前普遍 关注的问题。而另一个同样重要又往往被忽视的工作

\*基金项目:教育部科学技术研究重点项目(NO.207097)

是:如何将某一尺度或分辨率上已获取的信号在不同尺 度上进行描述和分析,即将多尺度系统理论的第三个基 本点扩展为:无论现象或过程是否具有多尺度特性,观 测信号是否在不同尺度或分辨级上得到,利用多尺度算 法与具有先验信息的动态系统的估计、辨识理论相结 合,能获取更多的信息,从而降低问题的不确定性[1]。

自美国 E-911 颁布以来,无线定位技术在各国都受 到高度重视和深入研究[2]。在蜂窝移动定位跟踪中,对 于电波的多径效应、NLOS测量误差、噪声等影响,如何 提高定位精度一直都是研究的热点[3]。目前能够很好地 提高定位精度的定位算法大都结构复杂、不容易实现。 本文从多尺度系统理论的第三个基本点上考虑,将多尺 度估计理论运用到无线定位跟踪技术之中,提出了基于 多尺度的 EKF 滤波融合定位跟踪算法,该算法简单有 效, 充分利用各个尺度上量测的特性及信息的互补性, 实现了单一尺度情况下用传统方法无法达到的效果。文 中针对蜂窝网中高速运动的车辆目标进行定位跟踪研 究, 建立了基于 Singer 模型的目标状态模型和基于 TDOA 的观测模型,用小波对单尺度下的观测量进行分

《电子技术应用》2008年第10期

解重构,得到多组观测量(相当于有不同的多个传感器 同时对目标进行跟踪),利用多尺度融合算法将多个观测 量进行融合、最后用扩展 Kalman 对目标位置进行基于 全局的最优估计。

# 1 基于 TDOA 的定位跟踪模型

## 1.1 车辆目标运动的状态方程

本文采用在垂直 $\gamma$ 方向使用 Singer 模型而在水平x方向上使用匀速运动模型,在两个方向运动独立的情况 下,对于离散化的状态向量为:

$$X(k) = [x(k), \dot{x}(k), \dot{y}(k), \dot{y}(k), \ddot{y}(k)]^{\mathrm{T}}$$
(1)

 $x(k), \dot{x}(k)$  分别表示 k 时刻目标 x 方向的位置坐标、 速度。 $y(k),\dot{y}(k),\ddot{y}(k)$ 分别表示 k 时刻目标 y 方向的位置 坐标、速度和加速度。则目标状态方程为:

$$X(k) = A(k, k-1)X(k-1) + W(k-1)$$
 (2)

状态转移矩阵为:

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 1 & T & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & T & (\alpha T - 1 + e^{-\alpha T})/\alpha^2 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & (1 - e^{-\alpha T})/\alpha \\ 0 & 0 & 0 & 0 & e^{-\alpha T} \end{bmatrix}$$
(3)

### 状态噪声协方差矩阵为:

## $Q(k) = E[W(k)W^{T}(k)]$

$$=2\alpha\sigma_{m}^{2}\begin{bmatrix} T^{3}/3 & T^{2}/2 & 0 & 0 & 0\\ T^{2}/2 & T & 0 & 0 & 0\\ 0 & 0 & q_{11} & q_{12} & q_{13}\\ 0 & 0 & q_{21} & q_{22} & q_{23}\\ 0 & 0 & q_{31} & q_{32} & q_{33} \end{bmatrix}$$
(4)

$$q_{11} = \frac{1}{2\alpha^5} \left( 1 - e^{-2\alpha T} + 2\alpha T + \frac{2\alpha^3 T^3}{3} - 2\alpha^2 T^2 - 4\alpha T e^{-\alpha T} \right)$$

$$q_{12} = q_{21} = \frac{1}{2\alpha^4} \left( e^{-2\alpha T} + 1 - 2e^{-\alpha T} + 2\alpha T e^{-\alpha T} - 2\alpha T + \alpha^2 T^2 \right)$$

$$q_{13} = q_{31} = \frac{1}{2\alpha^3} (1 - e^{-2\alpha T} - 2\alpha T e^{-\alpha T})$$

$$q_{22} = \frac{1}{2\alpha^3} (4e^{-\alpha T} - 3 - e^{-2\alpha T} + 2\alpha T)$$

$$q_{23} = q_{32} = \frac{1}{2\alpha^2} (e^{-2\alpha T} + 1 - 2e^{-\alpha T})$$

$$q_{33} = \frac{1}{2\alpha} (1 - e^{-2\alpha T})$$

 $\alpha$  是机动时间常数的倒数,即机动频率,它的取值要 通过实时测量才能确定 $^{[4]}$ 。 $^{T}$  为采样间隔。 $\sigma_{m}^{^{2}}$ 是目标的 加速度方差。

### 1.2 基于 TDOA 的定位观测模型

基于 TDOA 定位算法[3],相应的离散化观测方程表 示如下:

$$Y(k) = h(X(k)) + V(k) \tag{5}$$

 $Y(k) = [R_{2,1}(k) \ R_{3,1}(k) \ \cdots \ R_{n,1}(k)]^{T}$ 表示各 TDOA 距离测量 值;  $V(k) = [V_{2,1}(k) \ V_{3,1}(k) \ \cdots \ V_{n,1}(k)]^T$ 表示各TDOA 距离 《电子技术应用》2008年第10期

测量值的测量噪声。

h(X(k))=

$$\begin{bmatrix} \sqrt{(x(k)-x_2)^2+(y(k)-y_2)^2} - \sqrt{(x(k)-x_1)^2+(y(k)-y_1)^2} \\ \sqrt{(x(k)-x_3)^2+(y(k)-y_3)^2} - \sqrt{(x(k)-x_1)^2+(y(k)-y_1)^2} \\ & \cdots \\ \sqrt{(x(k)-x_n)^2+(y(k)-y_n)^2} - \sqrt{(x(k)-x_1)^2+(y(k)-y_1)^2} \end{bmatrix}$$
(6)

h(X(k))表示 n 个基站的 TDOA 观测矩阵,以编号 1 的基 站为参考基站。 $(x_i, y_i), i=1,2,\cdots,n$  是参与定位的 n 个基 站的坐标。

将观测方程 Y(k)=h(X(k))+V(k) 围绕滤波估计值进 行 Taylor 展开并略去二次以上项:

$$Y(k) \approx h(\hat{X}(k)) + \frac{\partial h}{\partial X} |_{X(k) = \hat{X}(k)} \cdot [X(k) - \hat{X}(k)] + V(k)$$

$$= CX(k) + V(k)$$
(7)

测量噪声主要受 NLOS、多径传播和几何精度因子 等因素影响[5],本文主要考虑两种测量噪声:TDOA测量 误差和 NLOS 误差。TDOA 测量噪声误差服从 $(0,\sigma_T^2)$ 的高 斯分布、而对于 NLOS 误差可以近似认为服从具有正均 值和较大方差的高斯分布 $^{[6]}$ ,假设 NLOS 误差均值为  $\mu_N$ , 方差为  $\sigma_{\lambda}^{2}$  此时总的观测误差分布服从均值为  $\mu=\mu_{N}$  ,方 差  $\sigma^2 = \sigma_T^2 + \sigma_N^2$  的高斯分布。观测误差协方差矩阵为:

$$\mathbf{R}(k) = \operatorname{diag}\left\{\underbrace{\sigma_{2}, \sigma_{2}, \cdots, \sigma_{2}}_{n-1}\right\}$$
(8)

# 多尺度 EKF 滤波融合定位跟踪算法

小波变换将信号分解为低频分量的近似信号和高 频分量的细节信号。服从高斯分布的白噪声,在经过小 波变换后其能量主要集中于幅值较低的高频分量四。对 这些高频分量进行处理可以达到削弱噪声的作用。另外 根据多尺度系统理论,利用小波变换将信号分解到不同 尺度上,可以得到更多信息。将不同尺度上的估计进行 数据融合[8],可以得到更好的效果。

本文利用 Haar 小波对观测量进行分解,假设观测量 原始尺度为M,则对观测量进行M-1次分解,然后对分 解得到的各级细节信号进行处理后结合近似信号进行 各级重构,重构后的观测量加上原始尺度的观测量则共 可以得到 M 组观测量,比原来增加了 M-1 组观测量,相 当于有 M 个虚拟传感器同时对目标进行测量、增加了 目标的信息量。此时利用多尺度 EKF 滤波融合估计算法 对目标进行跟踪可以得到更好的定位效果。

假设观测信息原始尺度为M,连续跟踪目标N(N= $2^{M-1}$ )个时间点,将尺度 M 上 N 个时间点的测量值 Y(M)利用 Haar 小波进行多尺度分解, 各尺度上的近似信号 和细节信号分别为:

$$\mathbf{Y}_{D,i} = \begin{bmatrix} Y_{D,M}(1) & Y_{D,M}(k) & \cdots & Y_{D,M}(N) \\ Y_{D,i}(1) & Y_{D,i}(k) & \cdots & Y_{D,i}(N) \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ Y_{D,1}(1) & Y_{D,1}(k) & \cdots & Y_{D,1}(N) \end{bmatrix}$$
(9)

$$\mathbf{Y}_{V,i} = \begin{bmatrix} Y_{V,M}(1) & Y_{V,M}(k) & \cdots & Y_{V,M}(N) \\ Y_{V,i}(1) & Y_{V,i}(k) & \cdots & Y_{V,i}(N) \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ Y_{V,1}(1) & Y_{V,1}(k) & \cdots & Y_{V,1}(N) \end{bmatrix}$$
(10)

其中, $i=1,2,\cdots M$  表示尺度。对于服从高斯分布的白噪声 来说,在经过小波变换后其能量主要集中干幅值较低的 高频分量[7](即细节信号)。因此将各级细节信号略去, 即令各级细节信号为零,然后把各级近似信号分别重构 回尺度M,这样可以达到去除噪声的作用,得到新的测 量值:

$$\mathbf{Y}_{i} = \begin{bmatrix} Y_{M}(1) & Y_{M}(k) & \cdots & Y_{M}(N) \\ Y_{i}(1) & Y_{i}(k) & \cdots & Y_{i}(N) \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ Y_{1}(1) & Y_{1}(k) & \cdots & Y_{1}(N) \end{bmatrix}$$
(11)

此时虽然各级分解信号已经重构回尺度M,但由于 各级细节信号全部略去,因此式(12)矩阵的行向量,仍然 代表各级近似信号的信息。此时可以等效地将每一个列 向量看作某时刻 M 个传感器对同一目标状态的测量 值,构建状态方程和观测方程:

$$X(k+1)=A(k)X(k)+W(k)$$
(12)

$$Y_{M}(k) = C_{M}(k)X(k) + V_{M}(k)$$

$$(13)$$

其中:  $Y_M(k) = [Y_1(k), Y_2(k), \dots, Y_M(k)]^T, C_M(k) = [C_1(k), C_2(k)]$  $\cdots, C_M(k)]^T, V_M(k) = [V_1(k), V_2(k), \cdots, V_M(k)]^T,$ 

$$R_{M}(k) = diag\{\underbrace{R(k), R(k), \cdots, R(k)}_{M}\}$$

利用新建的状态方程和观测方程,用扩展Kalman 滤 波进行滤波估计。假设已得到k时刻状态X(k)基于全局 的融合估计值 $\hat{X}(k|k)$ 及估计误差协方阵P(k|k); 当得到 k+1 时刻各个尺度上的观测值时,利用扩展 Kalman 滤波 器将得到状态 X(k+1) 基于全局信息的最优融合估计值  $\hat{X}(k+1|k+1)$ 及估计误差协方差阵  $P(k+1|k+1)^{[1]}$ ,即:

$$\hat{\boldsymbol{X}}(k+1|k+1) = \hat{\boldsymbol{X}}(k+1|k) + \boldsymbol{P}(k+1|k+1) \sum_{i=1}^{M} \{\boldsymbol{P}_{i}^{-1}(k+1|k+1)\}$$

$$[\hat{X}_{i}(k+1|k+1) - \hat{X}(k+1|k)] - P_{i}^{-1}(k+1|k)[\hat{X}_{i}(k+1|k) - \hat{X}(k+1|k)]$$
(14)

$$P^{-1}(k+1|k+1) = P^{-1}(k+1|k) + \sum_{i=1}^{M} [P_i^{-1}(k+1|k+1) - P_i^{-1}]$$

$$(k+1|k)] (15)$$

其中:

$$\hat{X}(k+1|k) = A(k)\hat{X}(k|k) \tag{16}$$

$$\mathbf{P}(k+1|k) = \mathbf{A}(k)\mathbf{P}(k|k)\mathbf{A}^{\mathrm{T}}(k) + \mathbf{Q}(k)$$
(17)

而对于 $\hat{X}_i(k+1|k)$ ,  $P_i(k+1|k)$ ,  $\hat{X}_i(k+1|k+1)$ ,  $P_i(k+1|k+1)$ 有:

$$\hat{\boldsymbol{X}}_{i}(k+1|k) = \boldsymbol{A}(k)\hat{\boldsymbol{X}}_{i}(k|k)$$
(18)

$$\hat{X}_{i}(k+1|k+1) = \hat{X}_{i}(k+1|k) + K_{i}(k+1)[Y_{i}(k+1) - h[\hat{X}_{i}(k+1|k), k+1)]$$
(19)

$$K_{i}(k+1) = P_{i}(k+1|k)C_{i}^{T}(k+1)[C_{i}(k+1)P_{i}(k+1|k)C_{i}^{T}(k+1)+R(k+1)]^{-1}$$
(20)

$$\mathbf{P}_{i}(k+1|k) = \mathbf{A}(k)\mathbf{P}_{i}(k|k)\mathbf{A}^{\mathrm{T}}(k) + \mathbf{Q}(k)$$
(21)

$$P_{i}(k+1|k+1) = [I - K_{i}(k+1)C_{i}(k+1)] \cdot P_{i}(k+1|k)$$
 (22)

## 3 算法仿直与分析

本文采用三基站布局进行 TDOA 定位跟踪仿真,覆 盖 半 径 为 5km。 三 基 站 位 置 坐 标 分 别 为 (0,0)m,(5000  $\sqrt{3}$ ,5000)m,(5000 $\sqrt{3}$ ,-5000)m。 跟踪目标为高速移 动的汽车,初始位置为(3000,0)m,水平x方向的初始速 度为 13.89 m/s (约 50 km/h); 垂直  $\gamma$  方向的初始速度为 10m/s(36km/h),  $\gamma$  方向初始加速度为 0,运动过程中加 速度方差为 3.866 7, 机动频率为 0.1:观测误差和 NLOS 误差分别服从 $(0.45^2)$ m、 $(650.200^2)$ m 高斯分布。观测间隔为 1s,由于目标的高速运动性,考虑到基站的覆盖范围对定位 的影响,对目标跟踪 80s。初始状态向量 X(0)=[4000,13.89,0,10,01,则根据上面的算法进行仿真。

图 4 分别为同一个运动轨迹在不同融合程度

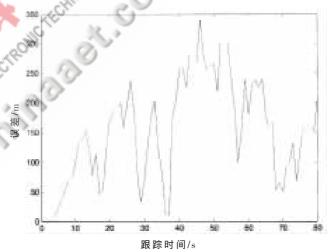


图 1 原始尺度上直接 EKF 的误差曲线

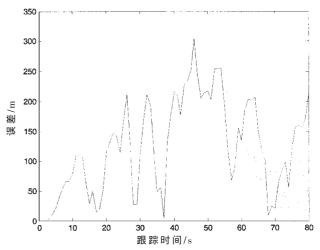


图 2 尺度 2 上融合尺度 2、1 的误差曲线

《电子技术应用》2008年第10期

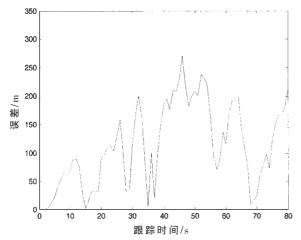


图 3 尺度 3 上融合尺度 3、2、1 的误差曲线

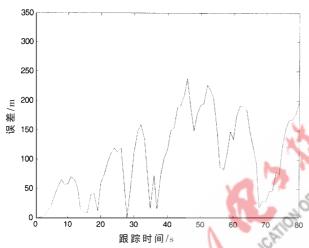


图 4 尺度 4 上融合尺度 4、3、2、1 的误差曲约

下的定位估计误差变化曲线。图 1 为没有进行小波分解的原始尺度上的观测量直接进行扩展 Kalman 滤波的误差曲线;图 2 为原始尺度 2 上融合尺度 2、1 上的观测量进行扩展 Kalman 滤波的误差曲线;图 3 为原始尺度为 3 时融合尺度 3、2、1 的观测量进行扩展 Kalman 滤波后得到的误差曲线;图 4 为原始尺度为 4 时融合尺度 4、3、2、1 的观测量进行扩展 Kalman 滤波后的误差曲线。表 1 为图 1~图 4 中不同融合程度的误差均值和标准差的比较。表 2 为相同仿真条件下进行 100 次仿真,每次仿真均采用仿真模型随机生成运动轨迹的定位误差统计结果。

通过对图 1~图 4 的比较和表 1、表 2 中各尺度融合的对比可以得出:经过多尺度融合后的定位精度要明显

表 1 图 1~图 4 误差统计

	均值/m	标准差/m
原始尺度上直接滤波跟踪	151.48	87.81
尺度 2 上融合尺度 2、1 滤波跟踪	124.22	79.16
尺度 3 上融合尺度 3、2、1 滤波跟踪	112.25	73.43
尺度4上融合尺度4、3、2、1滤波跟踪	101.89	67.72

表 2 100 次仿真误差统计

	均值/m	标准差/m
原始尺度上直接滤波跟踪	127.09	93.82
尺度 2 上融合尺度 2、1 滤波跟踪	112.86	84.86
尺度3上融合尺度3、2、1滤波跟踪	101.28	79.52
尺度 4 上融合尺度 4、3、2、1 滤波跟踪	97.43	74.74

好于未经过分解直接用原始尺度上的观测量进行跟踪的精度,且分解级数越多精度越高,误差具有更小的标准差。同时,从表 2 中还可以看出,随着分解级数的增加定位精度比上一级提高的幅度在减小,分别为:15m、11m、4m。所以分解级数的增加对于提高定位精度是有限的,一般分解 3~4 级就可以达到很好的效果。分解级数过高不但对于提高定位精度没有很好的帮助,反而还会影响跟踪的实时性。在实际跟踪过程中可以根据不同的环境选择合适的分解级数,以达到最优效果。

本文将信号的多尺度分析方法与基于 TDOA 的定位技术相结合,基于某一尺度上获得的单一的观测量,建立了一个新的多尺度的观测模型。利用扩展 Kalman 滤波对高速运动目标进行基于全局的最优的定位跟踪,获得了比在原始尺度上直接进行滤波定位跟踪更好的效果,并利用计算机仿真进行了验证。

#### 参考文献

- [1] 文成林,周东华.多尺度估计理论及其应用[M].北京: 清华大学出版社,2002:115-171.
- [2] 谢显中.基于 TDD 的第四代移动通信技术[M]. 北京: 电子工业出版社,2005:357-359.
- [3] 范平志,邓平,刘林.蜂窝网无线定位[M]. 北京:电子工业出版社,2003:52-100.
- [4] 何友,修建娟,张晶炜,关欣等.雷达数据处理及应用[M]. 北京:电子工业出版社,2006:139-146.
- [5] IEEE 802.16e-2005, IEEE Standards for Local and Metropolitan Area Networks Part 16: Air Interface for Fixed and Mobile Broadband Wireless Access Systems[J]. February 2006.
- [6] WYLIE M P, HOLTZMAN J. The non-line-of-sight problems in mobile location estimation[J], WINLAB TR-121, June 1996.
- [7] 王欣,王德隽. 离散信号的滤波[M].北京: 电子工业出版社, 2002:65-116.
- [8] BEICHL I, SULLIVAN F. The importance of importance sampling. Computing in Science & Engineering[see also IEEE Computational Science and Engineering][J]. Volume 1, Issue 2. March-April 1999:71-73.

(收稿日期:2008-03-29)