第42卷第1期

面向自动驾驶的车辆精确实时定位算法

沈连丰*① 张 瑞^① 朱亚萍^① 吴 怡^②
 ^①(东南大学移动通信国家重点实验室 南京 210096)
 ^②(福建师范大学光电与信息工程学院 福州 350007)

摘 要:针对车辆自组织网络(VANETs)中的车辆定位问题,以提高定位精度和实时性为目标,该文提出一种面向自动驾驶的车辆精确实时定位算法,包括基于矩阵束(MP)与非线性拟合(NLF)以及基于视觉感知两种技术。基于MP-NLF的技术通过联合TOA/AOA估计进行车辆单站定位,并引入高分辨率估计以提高估计精度;基于视觉感知的技术通过提取定位范围内视觉感知图像的特征信息来完成定位,并结合惯性信息进行无迹卡尔曼滤波进一步提高精度。仿真结果表明,与传统多径指纹算法相比,所提算法即使在低信噪比情况下也具有较好的定位性能。 关键词:车辆自组织网络;定位;路边单元;高分辨率估计 中图分类号:TN953;TP872 文献标识码:A 文章编号:1009-5896(2020)01-0028-08

DOI: 10.11999/JEIT190610

High-precision and Real-time Localization Algorithm for Automatic Driving Vehicles

SHEN Lianfeng^① ZHANG Rui^① ZHU Yaping^① WU Yi^②

⁽¹⁾(National Mobile Communications Research Laboratory, Southeast University, Nanjing 210096, China) ⁽²⁾(College of Photonic and Electronic Engineering, Fujian Normal University, Fuzhou 350007, China)

Abstract: For the problem of vehicle positioning in Vehicular Ad-hoc NETworks (VANETs), in order to improve the positioning accuracy and real-time performance, a high-precision and real-time localization algorithm for automatic driving vehicles is proposed, including two technologies based on Matrix Pencil (MP) and Non-Linear Fitting (NLF), and visual perception. The MP-NLF technology uses joint TOA/AOA estimation to locate vehicles with a single station, and introduces high resolution estimation technology to improve the estimation accuracy. The visual perception based technology completes the localization by extracting the feature information of visual perceptual images in positioning area, carries on the unscented Kalman filter combined with the inertial sensor information to further improve the positioning accuracy. The visual perceptual multipath fingerprinting algorithm, the proposed algorithm has better performance even in the case of low Signal-to-Noise Ratio (SNR).

Key words: Vehicular Ad-hoc NETworks (VANETs); Positioning; Roadside unit; High-resolution estimation

1 引言

汽车在社会生活中的迅速普及给人们提供了便利,但也导致了城市交通面临巨大压力,带来了交通事故频发、能源消耗加剧、环境污染以及道路堵塞等一系列问题^[1]。近年来,随着信息技术特别是移动通信技术的突飞猛进,以车辆自组织网络 (Vehicular Ad-Hoc NETworks, VANETs)为主要 实现手段的车联网(Internet of Vehicles, IoV)技术 为解决上述问题提供了契机²。对于大多数VANETs 应用来说,发挥其功能的一个重要前提是实现车辆 实时、精确的定位,研究表明,如果车辆能够及时 获取自身和周围车辆的位置信息,并在拥堵或碰撞 之前对驾驶员发出预警,可以减少约40%的交通事 故³。

精确、实时的车辆定位技术是驾驶员辅助系统 中进行安全评估和系统干预的必要手段,亦是实现 车辆自动驾驶、加速自动驾驶时代的到来所必须突 破的关键核心技术^[4,5]。目前汽车自动驾驶的研究 开发主要沿着单车智能(即所谓"胖系统")和智能 网联(即所谓"瘦系统")的技术路线,前者在车辆

收稿日期: 2019-08-12; 改回日期: 2019-11-21; 网络出版: 2019-12-04 *通信作者: 沈连丰 lfshen@seu.edu.cn

基金项目:国家自然科学基金(61601122, 61741102, U180526, 61571128) Foundation Items: The National Natural Science Foundation of China (61601122, 61741102, U180526, 61571128)

的环境感知和行驶决策方面主要通过车载传感器和 处理单元来完成,后者则通过专用无线网络或公众 移动通信网络,比如第5代(The 5th Generation, 5G)无线通信系统。无论是胖系统还是瘦系统,精确、 实时的车辆定位都是必不可少的,为此人们已进行 了大量的研究。例如: 文献[6]利用激光雷达和视觉 传感器等,提出了一种自动驾驶场景的感知融合3D 定位方案,从3维点云中高效地生成3维候选框,并 将来自多个视图按区域划分的特征结合起来完成定 位; 文献[7]对多种传感器信息进行分析融合, 并采 用通信网络来辅助自动驾驶的层次决策; 文献[8]中 的BJUT-IV智能车项目采用跟踪算法实现对自动 驾驶横向运动的定位,该算法将预瞄距离设计为车 辆参数和车速的函数,并进一步根据距离确定目标 位置;谷歌、优步、百度等互联网公司也在进行基 于车载传感器的自动驾驶汽车的研究。单车智能方 式在交通设施相对完善的城市场景或行驶条件相对 简单的高速公路场景中可以取得短时间的进展,但 硬件成本太高,并且仅仅依靠单车智能具有较大的 局限性^[9],比如对于设施缺损严重、部署不规范的 道路和交通流量较大的高速公路等复杂场景,或者 是在雨、雪、雾等影响图像传感器和雷达性能的极 端天气下,单车智能都很难完成对道路环境的感知 和实时决策。因此,若要真正进入自动驾驶阶段, 除车辆自身的传感器(包括毫米波雷达、激光雷 达、超声波和摄像头等)之外, VANETs的重要性 就凸显出来。VANETs可以在车辆行驶过程中提供 全天候的连续可靠的附加信息(如测距信息、路况 以及交通信号等),帮助车辆更加精确地确定自身 位置,实现车道级(厘米级)的精度定位。伴随着单 车智能自动驾驶技术的研发,全球导航卫星系统 (Global Navigation Satellite System, GNSS)^[10]应 用于车辆定位的研究也正如火如荼,但当车辆行驶 在高楼密集的城市街道或立交桥、隧道地区时,车 载GNSS的信号很容易被遮挡,从而无法实现精确 可靠的实时定位,这严重制约了IoV在城市交通系 统中的应用[11]。因此,针对复杂的城市环境,在 GNSS及其他系统无法为车辆提供可靠位置服务的 情况下,研究基于VANETs方式的环境适应能力强、

能满足大部分IoV应用需求的高精度车辆实时定位 方法十分迫切。

本文提出了一种基于矩阵束-非线性拟合(Matrix Pencil and Non-Linear Fitting, MP-NLF)技术以 及视觉感知技术的车辆精确、实时定位算法,该算 法将VANETs中的路边单元(RoadSide Unit, RSU) 作为车辆无线定位的参考节点^[12],利用单一RSU有 效地解决车辆的实时、精确定位问题,包括: (1)基于MP-NLF技术,首先采用频域1维MP算法 得到实时到达角(Angle Of Arrival, AOA)估计,然 后利用正交频分复用技术(Orthogonal Frequency Division Multiplexing, OFDM)子载波的频率分集 特性,将到达时间(Time Of Arrival, TOA)高分辨 率估计建模为一个NLF问题求解,并利用相邻子载 波相位差的特性提高估计性能,最终将TOA/AOA 估计值输入一个加权最小二乘(Weighted Least Squares, WLS)估计器来实现高精度的实时定位; (2)基于视觉感知技术,通过在RSU端配置视觉传 感器,提取图像特征信息获取目标车辆轮廓并计算 相应质心坐标,同时采用无迹卡尔曼滤波(Unscented Kalman Filter, UKF)技术将视觉定位结果与采 样率较高的惯性传感器信息相融合,进一步提高实 时性和定位精度。本文研究面向自动驾驶和辅助驾 驶,提出了一种不同于目前主流的基于图像处理和 激光(或毫米波)雷达的单车智能自动驾驶的新方 法、新思路, 仿真结果表明, 与传统多径指纹算法 相比,所提算法即使在低信噪比情况下也具有较好 的定位性能,可以看做是5G技术在自动驾驶方向 的延伸,能够在一定程度上解决IoV应用中的车道 级定位问题,对自动驾驶领域的理论研究也具有重 要的意义。

2 系统模型

本文的VANETs车辆定位场景如图1所示。假 定有一典型VANETs分布于某段道路,道路一侧部 署有位置已知的RSU, RSU可以以固定频率*f*_s向覆 盖范围内的车辆发送包含自身位置信息的信标数据 包(Beacon Packet, BP)。RSU和车辆之间可以通 过IEEE 802.11p协议建立汽车-基础设施(Vehicle



图 1 VANETs车辆定位场景示意图

to Infrastructure, V2I)的通信。假定车辆配备有 *M*根天线阵元的均匀线性阵列(Uniform Linear Array, ULA)接收机(阵列方向正交于车辆的运动方 向)接收RSU发的BP数据,用以估计传输信道的多 径TOA和AOA参数。同时车辆还配备有惯性传感 器件,可以实时获取自身速度信息,包括速度的幅 值和方向。

图2为车辆端ULA接收多径信号示意图。由于 障碍物反射等影响,RSU和目标车辆之间共有*P*条 传输路径,其中一条能量最强的路径为视距(Line Of Sight, LOS)传输传播路径(实线),其余路径为 非视距(Non Line Of Sight, NLOS)传输传播路径 (虚线)。若使用接收BP中OFDM帧的前导来测量 传输信道信息,则第*k*个OFDM子载波和第*m*个 ULA阵元上信道频率响应(Channel Frequency Response, CFR)的最小二乘估计可以表示为^[13]

$$\hat{H}_{m,k} = \sum_{p=1}^{P} \gamma_p e^{-j2\pi f_k(\tau_p + \tau_m(\theta_p))} + w_{m,k} \qquad (1)$$

其中, γ_p , τ_p 和 θ_p 分别表示第p条路径上的传输增益、传 播时延和到达角度, $p=1, 2, \dots, P$; $e^{-j2\pi f_k(\tau_p+\tau_m(\theta_p))}$ 代表第m个天线阵元上的阵列响应, m = 0, 1, ...,M-1; $\tau_m(\theta_p) = m\tau(\theta_p) = md\sin\theta_p/c$ 表示第p条路径 在第m个天线阵元和参考阵元之间的传播时延之 差。参数d为相邻阵元之间的距离,c是电波的传播 速度。f_k表示第k个子载波的载波频率。w_{m,k}表示 均值为零、方差为 $\sigma_w^2 = N_0/2$ 的加性高斯白噪声。 通常,不同路径的%被认为是相互独立的,但当相 邻子载波间的频率间隔大于相干带宽时,子载波间 的衰减也是相互独立的^[14],因此可以用_{7k,p}来代替 γ_p。考虑到在天线设计中, 阵元间隔d通常等于 入射信号的半波长,于是有 $d = c/(2f_c)$,因此 $e^{-j2\pi f_c m \tau(\theta_p)}$ 可以简化为 $e^{-jm\pi \sin \theta_p}$ 。同时,由于天线 阵元间隔远远小于传播路径的长度, 阵元间传播时 延对CFR的影响要远小于路径传播时延的影响,因 此可以将接收端的CFR估计进一步简化为



图 2 车辆端ULA接收多径信号示意图

3 精确实时车辆定位算法

本节给出具体的面向自动驾驶的精确、实时定 位算法,包括基于MP-NLF技术的定位算法以及基 于视觉感知的定位算法。

3.1 基于MP-NLF技术的定位算法

3.1.1 利用MP算法进行AOA估计

为了应用高分辨率估计,首先将接收端测得的 CFR估计矩阵表达式(2)描述为 $X = [x_0, x_1, \cdots, x_{K-1}]$,矩阵的第k列表示为 $x_k = [\hat{H}_{0,k}, \hat{H}_{1,k}, \cdots, \hat{H}_{M-1,k}]^{\mathrm{T}}$,写成向量形式为

$$\boldsymbol{x}_k = \boldsymbol{V}\boldsymbol{a}_k + \boldsymbol{w}_k \tag{3}$$

其 中 , $a_k = [\gamma_{k,1}e^{-j2\pi f_k \tau_1}, \gamma_{k,2}e^{-j2\pi f_k \tau_2}, ..., \gamma_{k,P}e^{-j2\pi f_k \tau_P}]^T$ 和 $w_k = [w_{0,k}, w_{1,k}, ..., w_{M-1,k}]^T$ 分别代表接收信号和噪声矢量, $V = [v(\theta_1), v(\theta_2), ..., v(\theta_P)]$ 为阵列的导向矢量,且有 $v(\theta_P) = [1, e^{-j\pi \sin \theta_P}, ..., e^{-j(M-1)\pi \sin \theta_P}]^T$,向量 $x_k, w_k \in \mathbb{C}^M$, $a_k \in \mathbb{C}^P$, $V \in \mathbb{C}^{M \times P}$ 。与传统高分辨率算法处理时域的多组快拍数据不同,这里只需单个时刻采样即可建立频域的采样协方差矩阵,从而大大降低算法的时间开销^[15]。采样协方差矩阵 \hat{R}_{xx} 表示为

$$\hat{\boldsymbol{R}}_{xx} = \frac{1}{K} \boldsymbol{X} \boldsymbol{X}^* = \frac{1}{K} \sum_{k=0}^{K-1} \boldsymbol{x}_k \boldsymbol{x}_k^* \tag{4}$$

对**Â**_{xx}进行特征值分解,则有

$$\hat{\boldsymbol{R}}_{xx} = \sum_{i=0}^{M-1} \lambda_i \boldsymbol{u}_i \boldsymbol{u}_i^* = \boldsymbol{U}_{\mathrm{s}} \boldsymbol{\Sigma}_{\mathrm{s}} \boldsymbol{U}_{\mathrm{s}}^* + \boldsymbol{U}_{\mathrm{n}} \boldsymbol{\Sigma}_{\mathrm{n}} \boldsymbol{U}_{\mathrm{n}}^* \qquad (5)$$

其中, $\Sigma_s = \text{diag}(\lambda_0, \lambda_1, \cdots, \lambda_{P-1})为 \hat{R}_{xx} + P 个较$ $大特征值,剩余特征值则由<math>\Sigma_n = \text{diag}(\lambda_P, \lambda_{P+1}, \cdots, \lambda_{M-1})$ 表示。 $U_s = [u_0, u_1, \cdots, u_{P-1}]$ 为由对应于 Σ_s 中P个较大特征值的特征向量组成的矩阵,形成矩 阵 \hat{R}_{xx} 的信号子空间。子空间维度P可由一些基于 信息论准则的估计算法给出^[16]。 $U_n = [u_P, u_{P+1}, \cdots, u_{M-1}]$ 为由对应于其他M-P个特征值的特征向量组 成的矩阵,形成噪声子空间。令 U_1 和 U_2 分别为将 U(n)中的最后一行和第1行元素删除后所得到的矩 阵,因此空间维度上的矩阵束可以表示为 $U_2 - \xi U_1$, 所求多径AOA信息可由矩阵 $\Psi = U_1^+ U_2$ 的广义特征 值分解提取,如式(6)所示

$$(\boldsymbol{U}_1^+ \boldsymbol{U}_2 - \xi_p \boldsymbol{I})\boldsymbol{\varphi}_p = 0 \tag{6}$$

其中, φ_p 代表位于($U_1^+U_2 - \xi_p I$)零空间的特征向量,相应的特征值为 $\xi_p = e^{-j\pi \sin \theta_p}$,从而可以得到多径AOA的估计为

$$\hat{\theta}_p = \arcsin\left(\frac{\arg(\xi_p)}{\pi}\right), \ p = 1, 2, \cdots, P$$
 (7)

其中, arg(·)表示计算相位角的操作。

3.1.2 利用NLF进行TOA估计

在获得AOA估计之后,将CFR矩阵变换为一 个频域的路径信息矩阵 $\Gamma = [a_0, a_1, \cdots, a_{K-1}]$,从 而可以通过频率分集特性和NLF技术来实现低复杂 度的高分辨率TOA估计。在上一小节中已经得到 了多径极点 ξ_p 的估计,忽略噪声项后,CFR的第 k列可以写为

$$\boldsymbol{x}_{k} = \mathbf{B}\boldsymbol{a}_{k} = \begin{bmatrix} \xi_{1} & \xi_{2} & \cdots & \xi_{P} \\ \xi_{1}^{2} & \xi_{2}^{2} & \cdots & \xi_{P}^{2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \xi_{1}^{M} & \xi_{2}^{M} & \cdots & \xi_{P}^{M} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \gamma_{k,1} \mathrm{e}^{-\mathrm{j}2\pi f_{k}\tau_{1}} \\ \gamma_{k,2} \mathrm{e}^{-\mathrm{j}2\pi f_{k}\tau_{2}} \\ \vdots \\ \gamma_{k,P} \mathrm{e}^{-\mathrm{j}2\pi f_{k}\tau_{P}} \end{bmatrix}$$
(8)

式(8)可由式(3)推导得出,在式(8)中,通过复数 最小二乘解得到路径向量 $a_k = [\alpha_{k,1}, \alpha_{k,2}, \cdots, \alpha_{k,P}]^{\mathrm{T}}$ 的估计,其中, $\alpha_{k,p} = \gamma_{k,p} \mathrm{e}^{-\mathrm{j}2\pi f_k \tau_p}$,如式(9)所示

$$\hat{\boldsymbol{a}}_k = (\boldsymbol{B}^* \boldsymbol{B})^{-1} \boldsymbol{B}^* \boldsymbol{x}_k \tag{9}$$

其中, a_k 的每个元素都包含复路径衰落分量 $\gamma_{k,p}$ 和 相位分量 $e^{-j2\pi f_k \tau_p}$ 。为了描述OFDM信号的CFR衰 落特性,将基于Friis公式的路径衰落表达式改写为 $\gamma_{k,p} = \rho_p (4\pi f_k \tau_p)^{-1}$,其中 ρ_p 代表第p条路径的环境 因子。因此, a_k 中对应于第p条路径和第k个子载波 的元素 $\alpha_{k,p}$ 可以表示为

$$\alpha_{k,p} = \rho_p (4\pi f_k \tau_p)^{-1} \mathrm{e}^{-\mathrm{j}2\pi f_k \tau_p} \tag{10}$$

其中, ρ_p 和 τ_p 均为待估计的未知参数。由于不同子载 波的衰落特性不同,假设 $K \ge 2P$,可以发现式(10) 中的参数 ρ_p 和 τ_p 的联合估计问题是超定的,因此可 以利用接收数据的频率分集特性来估计多径 TOA信息。将 $\alpha_{k,p}$ 与式(9)中的估计参数 $\hat{\alpha}_{k,p}$ 按照最 小二乘的方法进行拟合,于是TOA估计可以建模 为一个NLF问题,其目标函数定义为

$$\min_{\boldsymbol{q}} F(\boldsymbol{q}) = \sum_{k=0}^{K-1} \mu_k(\boldsymbol{q})$$
(11)

其中, $q = (\rho_1, ..., \rho_P, \tau_1, ..., \tau_P) \in \mathbb{R}^{2P}$ 是未知参数的集合, $\mu_k(q)$ 代表每个子载波上独立的拟合误差, 表达式为

$$\mu_{k}(\boldsymbol{q}) = \sum_{p=1}^{P} |\alpha_{k,p} - \hat{\alpha}_{k,p}|^{2}$$
$$= \sum_{p=1}^{P} (\gamma_{k,p}^{2} + |\hat{\alpha}_{k,p}|^{2} - 2a_{k,p}(\operatorname{Re}(\hat{\alpha}_{k,p}) \cos b_{k,p}) - \operatorname{Im}(\hat{\alpha}_{k,p}) \sin b_{k,p}))$$
(12

其中, $b_{k,p} = 2\pi f_k \tau_p$,p = 1, 2, ..., P。对此拟合函数求解即可得到所需的多径TOA估计值 $\hat{\tau}_p$ 。

在式(12)中,由于三角函数的存在,使得目前

的拟合函数不能很好地求得精确解。这是因为在拟 合函数中, $\rho_p \tau_p^{-1}$ 是主导部分,会造成函数的病态 特性,即输入的微小变化会导致解产生较大的变 化。为了解决上述问题,利用相邻子载波路径信息 间的相位差作为拟合函数的输入,以保证 $\alpha_{k,p}$ 的输 入相位与 $\hat{\alpha}_{k,p}$ 的相位保持一致。因此,式(12)可以 修改为

$$\mu_k(\boldsymbol{d}) = \sum_{p=1}^{P} (2\pi (f_{k+1} - f_k)\tau_p - (\arg(\hat{\alpha}_{k+1,p}) - \arg(\hat{\alpha}_{k,p})))^2$$
(13)

其中, $d = (\tau_1, \tau_2, ..., \tau_P) \in \mathbb{R}^P$ 为包含所需TOA参数的未知向量。而拟合问题的目标函数随之改写为 $F(d) = \sum_{k=0}^{K-2} \mu_k(d)$,此时超定条件也变为 $K \ge P+1$,在城市场景中,通常多径数量要小于OFDM子载波 个数,因此这一假设在大多数情况下都是有效的。 新的目标函数去除了原目标函数中的路径衰落和三 角函数部分,从而有更好的拟合性能,同时计算量 也极大降低。此外,新目标函数的Hesse矩阵的条 件数为1,这个值足够小,从而表明目标函数已经 不再病态。最终,NLF的输出 d^* 即为多径TOA信 息的估计,而定位所需的LOS路径的TOA估计 \hat{d} 则 为 d^* 中的最小值。

3.1.3 WLS位置估计

在获得LOS路径的TOA和AOA估计值之后, 令 $p_{\rm R} = [x_{\rm R}, y_{\rm R}]^{\rm T}$ 表示RSU的已知位置向量,如图3 所示。车辆当前位置向量 $p = [x, y]^{\rm T}$ 可表示为

$$\boldsymbol{p} = \boldsymbol{p}_{\mathrm{R}} + \begin{bmatrix} \hat{d}\cos\tilde{\theta} \\ \hat{d}\sin\tilde{\theta} \end{bmatrix}$$
(14)

其中, $\hat{\theta} = (\hat{\theta} + \dot{\theta})^{\infty}(2\pi)$ 表示入射波与*x*轴正向的夹 角, %为求模运算。 $\hat{\theta}$ 和 $\dot{\theta}$ 分别表示AOA的估计值和 车辆运动的航向角。令[v_x , v_y]^T代表车辆的速度矢 量,则航向角可以描述为 $\dot{\theta} = \arctan(v_y/v_x)$ 。由于 式(14)计算的位置信息受信道噪声和估计误差的影 响,其精度通常达不到VANETs安全性应用的需 求。因此,为进一步提高定位性能,考虑融合车辆 的运动模型和速度信息,采用一个WLS估计器对 式(14)得到的位置估计进行处理。令{ $t_k | k = 0, 1, \dots$ }





表示RSU发送的BP到达目标车辆接收端ULA的时间。用 $p(t_0) = [x(t_0), y(t_0)]^T$ 和 $p(t_k) = [x(t_k), y(t_k)]^T$ 分别表示车辆在 t_0 和 t_k 时刻的位置。同时假设目标车辆的速度在每个时间间隔内保持不变,令 $[v_x(t_k), v_y(t_k)]^T$ 表示 $[t_k, t_{k+1})$ 时间段内的车辆速度矢量,则可以得到如式(15)的运动学模型

$$\boldsymbol{p}(t_k) = \begin{bmatrix} x(t_0) + \sum_{j=1}^k v_x(t_{j-1})\Delta t \\ y(t_0) + \sum_{j=1}^k v_y(t_{j-1})\Delta t \end{bmatrix}$$
(15)

其中, Δt代表时间间隔的长度。

计算车辆在任意时刻的位置时,由于速度信息 已知,初始时刻的位置矢量**p**(t₀)是未知的,可以通 过式(16)的估计来解决

$$\hat{\boldsymbol{p}}(t_0) = \operatorname*{arg\,min}_{\boldsymbol{p}(t_0)} \sum_{i=1}^k \hat{N}_i^2 \|\hat{\boldsymbol{p}}_0(t_i) - \boldsymbol{p}(t_i)\|^2 \qquad (16)$$

其中, $\hat{p}_0(t_i) = [x_0(t_i), y_0(t_i)]^T \pounds t_i$ 时刻由第1步WLS 估计得到的粗位置估计, $p(t_i)$ 是由式(15)计算得出 的位置向量。 \hat{N}_i 代表在 t_i 时刻由接收信号测量得到 的SNR。最后,未知矢量 $\hat{p}(t_0)$ 可由最小二乘法求解 得出,有

$$\hat{x}(t_0) = \frac{\sum_{i=1}^k \hat{N}_i^2 \left(x_0(t_i) - \sum_{j=1}^i v_x(t_{j-1}) \Delta t \right)}{\sum_{i=1}^k \hat{N}_i^2} \quad (17)$$

i=1

$$\hat{y}(t_0) = \frac{\sum_{i=1}^k \hat{N}_i^2 \left(y_0(t_i) - \sum_{j=1}^i v_y(t_{j-1}) \Delta t \right)}{\sum_{i=1}^k \hat{N}_i^2}$$
(18)

3.2 基于视觉感知的定位算法

视觉感知定位是利用图像处理和相应先验知识 来计算车辆在环境中位置的方法。如图4所示,定 位过程将视觉传感器布置于RSU的上部,传感器的 视觉感知范围可以覆盖车辆运行的道路。基于MP-NLF 的定位算法是采用无线定位方式通过测距参数估计 来实现对车辆的单站精确定位,而基于视觉感知的 定位算法是对上述算法的补充,目的是实现在道路 障碍物较多或存在非机动车辆(或行人)等场景时的 有效定位。具体步骤描述如下:

步骤 1 通过布置于RSU上部的视觉传感器实时获取车辆运行的图像;



步骤 2 针对视觉传感器获取到的感知范围内 的当前帧图像,首先依次对该帧图像数据进行灰度 化和二值化处理,然后从处理后的图像数据中提取 出各物体轮廓,并且过滤所有轮廓得到目标车辆的 相应轮廓,最后根据该帧图像构建出的感知范围内 的2维地图信息获取车辆的质心坐标。由于此时所 获得的质心坐标为像素坐标,需进行坐标转换操作 将像素坐标系中的目标车辆坐标信息转换至运动坐 标系。坐标转换首先针对当前帧图像信息,根据该 帧图像构建图像像素坐标(u, v),然后将图像坐标 转换成实际运动坐标(x, y),坐标转换的关系式可以 表示为x = au和y = bu,其中, $a = \Delta x/W$, $b = \Delta y/H$, W为感知范围内当前帧的图像宽度,H为感知范围 内当前帧的图像长度, Δx 为感知范围的地面实际 宽度, Δy 为感知范围的地面实际长度;

步骤 3 根据当前帧图像数据以及由上一帧图 像数据中提取出的各物体质心坐标,对各移动物体 轮廓进行跟踪,目的是防止其他运行物体对目标车 辆的干扰。跟踪过程首先预设两帧图像之间各移动 物体行驶过的距离为一参考值D。每当传感器获取 到感知范围内的当前图像时,对于当前帧图像中的 每一物体轮廓,将上一帧图像中与该物体轮廓之间 的距离小于D的轮廓认为是该移动物体的轮廓;若 上一帧图像中没有与该移动物体轮廓之间的距离小 于D的物体轮廓,则将该物体轮廓作为感知范围内 出现的新移动物体;

步骤 4 判断视觉传感器获取到的感知范围的 当前帧图像是否为最后一帧,若是,则定位操作结 束;若不是,则在传感器获取到感知范围内的下一 帧图像时,返回步骤2继续进行操作。最后,RSU 在每一帧图像处理完成后实时地将车辆运动坐标经 由V2I通信发送至车辆端。

视觉感知定位依据每一采样时刻对图像进行处 理来定位车辆的位置,这容易受到噪声及环境因素 (如雨雾、光照等)的影响,并且由于视觉传感器的 扫描速率较低,导致视觉定位的实时性较差。因此,引入UKF技术将视觉定位和车辆自身惯性传感器信息相结合,这在一定程度上解决了视觉定位 实时性不高的问题,提高了定位精度。UKF是一 种利用σ点逼近非线性分布,基于无迹变换从测量 值中重构参数系统状态向量的滤波技术^[17]。根据视 觉定位系统的输入数据,UKF可以有效融合惯性 信息滤除噪声干扰,同时惯性系统较高的采样速率 也可以弥补视觉定位实时性较差的问题。

4 系统仿真及其讨论

本节对所提的算法通过仿真进行性能分析。 VANETs车辆定位的仿真区域为具有典型多径环境 的双车道直线道路的一段,区域的大小为500 m× 10 m。测距所用的RSU部署于坐标(250,15)处,可 以覆盖整个定位区域。假设目标车辆在第2车道的 中线沿x轴的正向行驶,由(0,2.5)处行驶至(500, 2.5)处,并通过ULA接收RSU所发送的BP。仿真 场景如图5所示, $p(t_k)$ 为车辆在 t_k 时刻的位置,为 了反映车速的动态变化,将车辆的行驶路线等分为 两条路径,分别标记为L₁和L₂。对L₁段,车辆从 0 km/h到50 km/h以恒定的加速度均匀加速,车速 到达50 km/h后在L₂段均匀减速,直到速度达到 0 km/h。通过蒙特卡洛仿真记录车辆在1000次行 驶轨迹中的定位结果。具体的仿真参数设置如表1 所示。



图 5 VANETs车辆定位仿真场景图

通过表1的仿真参数设置构建了一个典型的城市VANETs定位环境,本节中以所提的基于MP-NLF 技术的定位算法为例,对其定位性能进行分析。为 了评估所提算法,将该算法与文献[18]中所描述的 经典多径指纹定位方法(SP算法)进行比较。在SP 算法中,指纹数据库通过对定位区域划分矩形网格 的方式建立,网格边长分别设置为int = 2 m和1 m。 定位性能由定位误差的均方根误差(Root-Mean Square Error, RMSE)和累积分布函数(Cumulative Distribution Function, CDF)进行评价。

图6给出了在车辆的整个行驶过程中两种算法 位置估计的RMSE的变化情况。可以看到,当车辆 距RSU较远时,由于路径损耗和多径衰落等因素造

灭伏伏吉会粉沉黑

衣 I 示坑 // 具参数 反直	
仿真参数	参数值
OFDM子载波数目	K = 16
ULA阵元数目 M	4/6/8/10/12
信号带宽 $B_{ m w}$ (MHz)	5/10/20
SP算法中每次快拍的采样数	$N_{\rm s}=8$
SP算法中数据点的快拍数	$L_{\rm d} = 50$
SP算法中测试点的快拍数	$L_{\rm t}=20$

成的信噪比降低,两种算法的定位性能较差。需要 注意的是,SP算法中数据库的指纹数据点密度对 定位性能有较大影响,当数据点增多时,SP算法 的定位误差明显降低。但考虑到指纹数据库中1 m 的网格边长已较为密集,虽然密度更大的网格可能 会带来更高的精度,但是也会导致计算复杂度的指 数增长。从图中可见,使用WLS估计器,所提算 法在低信噪比环境下定位误差显著降低,具有较好 的稳定性,且在绝大部分情况下都要优于SP算法。 图7和8分别展示了ULA阵元数目和信号带宽这两种 因素对定位误差CDF分布的影响。可以看到,随



图 6 车辆行驶过程中所提算法与SP算法的均方根误差比较



着天线阵元和带宽的增加,信号的空间维度和分辨 率都有所上升,使得两种算法的定位性能均有所提 高。特别地,从图8中可以看出,当接收ULA阵元 数目为8,信号带宽为20 MHz时,所提算法有大约 98%的车辆位置估计误差小于2 m;而在网格边长 为1 m的SP算法中,则只有83.5%的位置估计误差 小于2 m。由图中结果可见,在不同带宽和天线阵 元的情况下,所提定位算法的性能都要优于多径指 纹定位方法。

5 结束语

本文针对VANETs中的车辆实时精确定位问题,分别提出了基于MP-NLF技术和基于视觉感知 技术的车辆单站定位算法。基于MP-NLF技术的定 位算法在车辆端采用了ULA阵列天线,通过联合 TOA/AOA估计进行定位。此外,引入高分辨率估 计技术,采用频域MP算法直接对接收CFR矩阵进 行处理,从而得到实时AOA估计,降低时间开销。 然后进一步利用了OFDM子载波的频率分集特性, 将TOA高分辨率估计建模为一个NLF问题求解, 采用相邻子载波相位差的特性对拟合函数的病态状 况进行修正,提高了结果的可靠性。最终通过WLS 估计器计算车辆位置,以实现高精度的实时定位。 基于视觉感知的定位算法在RSU端配置视觉传感 器,通过提取传感器感知范围内的图像特征信息, 获取目标车辆轮廓并计算相应质心坐标完成定位, 同时,将视觉定位结果与采样率较高的惯性传感器 信息通过UKF滤波器进行组合定位,进一步提高 了定位精度和算法实时性。仿真结果表明,与传统 多径指纹算法相比,所提算法即使在低信噪比情况 下也具有较好的定位性能。

参考文献

- KOOPMAN P and WAGNER M. Autonomous vehicle safety: An interdisciplinary challenge[J]. *IEEE Intelligent Transportation Systems Magazine*, 2017, 9(1): 90–96. doi: 10.1109/MITS.2016.2583491.
- [2] MOLINA-MASEGOSA R and GOZALVEZ J. LTE-V for sidelink 5G V2X vehicular communications: A new 5G technology for short-range vehicle-to-everything communications[J]. *IEEE Vehicular Technology Magazine*, 2017, 12(4): 30-39. doi: 10.1109/MVT.2017.2752798.
- [3] LI Linjing, LI Xin, CHENG Changjian, et al. Research collaboration and ITS topic evolution: 10 years at T-ITS[J]. *IEEE Transactions on Intelligent Transportation Systems*, 2010, 11(3): 517-523. doi: 10.1109/TITS.2010.2059070.
- [4] SHI Yanjun, PAN Yaohui, ZHANG Zihui, et al. A 5G-V2X based collaborative motion planning for autonomous industrial vehicles at road intersections[C]. 2018 IEEE International Conference on Systems, Man, and Cybernetics, Miyazaki, Japan, 2018: 3744–3748.
- [5] LUO Guiyang, YUAN Quan, ZHOU Haibo, et al. Cooperative vehicular content distribution in edge computing assisted 5G-VANET[J]. China Communications, 2018, 15(7): 1–17. doi: 10.1109/CC.2018.8424578.
- [6] CHEN Xiaozhi, MA Huimin, WAN Ji, et al. Multi-view 3D object detection network for autonomous driving[C]. 2017 IEEE Conference on Computer Vision and Pattern Recognition, Honolulu, USA, 2017: 6526–6534.
- XIAO Yunqiu and REN Dakai. A hierarchical decision architecture for network-assisted automatic driving[C]. 2018 IEEE International Conference on Energy Internet, Beijing, China 2018: 35–37.
- [8] 段建民,杨晨,石慧.基于Pure Pursuit算法的智能车路径跟踪
 [J].北京工业大学学报, 2016, 42(9): 1301–1306.
 DUAN Jianmin, YANG Chen, and SHI Hui. Path tracking based on pure pursuit algorithm for intelligent vehicles[J]. Journal of Beijing University of Technology, 2016, 42(9): 1301–1306.
- [9] 李俨,曹一卿,陈书平,等.5G与车联网——基于移动通信的 车联网技术与智能网联汽车[M].北京:电子工业出版社,2019.
- [10] 王庆,张小国. 车辆组合定位与导航系统——理论、方法及应 用[M]. 北京: 科学出版社, 2016.

- [11] ZHANG Rui, XIA Weiwei, YAN Feng, et al. A single-site positioning method based on TOA and DOA estimation using virtual stations in NLOS environment[J]. China Communications, 2019, 16(2): 146-159.
- [12] WANG Zhenyu, ZHENG Jun, WU Yuying, et al. A centrality-based RSU deployment approach for vehicular ad hoc networks[C]. 2017 IEEE International Conference on Communications, Paris, France, 2017: 1–5.
- [13] GABER A and OMAR A. A study of wireless indoor positioning based on joint TDOA and DOA estimation using 2-D matrix pencil algorithms and IEEE 802.11ac[J]. *IEEE Transactions on Wireless Communications*, 2015, 14(5): 2440–2454. doi: 10.1109/TWC.2014.23868669.
- [14] AKAIKE H. A new look at the statistical model identification[J]. *IEEE Transactions on Automatic Control*, 1974, 19(6): 716-723. doi: 10.1109/TAC.1974.1100705.
- [15] FASCISTA A, CICCARESE G, COLUCCIA A, et al. A localization algorithm based on V2I communications and AOA estimation[J]. *IEEE Signal Processing Letters*, 2017, 24(1): 126–130. doi: 10.1109/LSP.2016.2639098.
- [16] ZHANG Dian, LIU Yunhuai, GUO Xiaonan, et al. On distinguishing the multiple radio paths in RSS-based

ranging[C]. 2012 Proceedings IEEE INFOCOM. Orlando, USA, 2012: 2201–2209.

 [17] 黄铫,张天骐,高清山,等. 一种提高无迹卡尔曼滤波精确度的 方法[J]. 计算机仿真, 2010, 27(3): 348-352. doi: 10.3969/ j.issn.1006-9348.2010.03.085.
 HUANG Yao, ZHANG Tianqi, GAO Qingshan, et al. A method improving the accuracy of UKF[J]. Computer

Simulation, 2010, 27(3): 348–352. doi: 10.3969/j.issn.1006-9348.2010.03.085.
[18] KUPERSHTEIN E, WAX M, and COHEN I. Single-site

- [16] KOPERSHTERVE, WAX M, and COHEN I. Single-site emitter localization via multipath fingerprinting[J]. IEEE Transactions on Signal Processing, 2013, 61(1): 10–21. doi: 10.1109/TSP.2012.2222395.
- 沈连丰:男,1952年生,教授,主要研究方向为宽带移动通信、泛 在网络和车辆自组织网络等.
- 张 瑞: 男,1986年生,博士生,研究方向为短距无线通信、车辆 自组织网络.
- 朱亚萍: 女,1990年生,博士生,研究方向为短距无线通信、软件 定义传感器网络.
- 吴 怡:女,1970年生,教授,主要研究方向为通信与信息系统, 车辆自组织网络等.