doi:10.3969/j.issn.1001-893x.2016.03.009

引用格式:蒋文丰. 相控阵结合伺服辅助的车载动中通天线跟踪方法[J]. 电讯技术,2016,56(3):284-289. [JIANG Wenfeng. An antenna tracking method using phased array and servo for vehicle satellite communication on the move[J]. Telecommunication Engineering, 2016,56(3):284-289.]

相控阵结合伺服辅助的车载动中通天线跟踪方法*

蒋文丰**

(中国西南电子技术研究所,成都 610036)

摘 要:天线跟踪功能是车载动中通系统(SOTM)提供无线通信能力的前提,相控阵天线能提供较好的跟踪性能,但是存在波束扫描范围有限的问题。为实现相控阵天线全方位跟踪能力,提出了一种相控阵+伺服辅助的方法。给出了算法数据处理流程,并完成了原理样机设计。根据原理样机工作原理给出了跟踪角误差计算公式,测试结果与计算结果相符。测试结果表明:在(57.88~115.76)°/s角速度下,通信链路信嗓比损失小于0.5 dB。

关键词:车载动中通;天线跟踪;相控阵天线;伺服系统;跟踪角误差公式 中图分类号:TN927 文献标志码:A 文章编号:1001-893X(2016)03-0284-06

An Antenna Tracking Method Using Phased Array and Servo for Vehicle Satellite Communication on the Move

JIANG Wenfeng

(Southwest China Institute of Electronic Technologu, Chengdu 610036, China)

Abstract: The antenna tracking function is the foundation for the vehicle satellite communication on the move(SOTM) to offer wireless communications, and the phased array antenna can provide better tracking performance, but the beam scanning range is limited. In order to realize the phased array antenna tracking in the entire orientation, a method using phased array antenna and servo is presented. The data processing flow of algorithm is provided, and the prototype has been developed. According to the prototype working principle, the formula to calculate the tracking angle error is given. The test result matches with the calculating result, and the signal-to-noise ratio(SNR) loss is smaller than 0.5 dB at the angle speed between $(57.88 \sim 115.76)^{\circ}/s$.

Key words:vehicle satellite communication on the move(SOTM); antenna tracking; phased array antenna; servo system; tracking angle error formula

1 引 言

车载动中通系统是指基于同步轨道卫星的卫星 移动通信系统,具有通信能力强、机动性能强、隐蔽 性好、使用方便的特点,具有广泛的军用、民用应用 背景^[1],目前主要应用在军事通信、地质勘探、应急 通信、新闻转播等领域^[2]。由于工作条件的特殊 性,需要车辆在交战区、山区、路面颠簸不平等情况 下行使,在这些情况如何保证车载动中通系统收发 天线与卫星天线的实时对准(即天线跟踪)是实现 车载动中通的核心问题。

传统车载动中通系统一般采用窄波束反射面天 线,并把它安装在一个三维机械稳定平台上,靠稳定 平台和伺服系统保证天线波束实时对准卫星。传统 方法由于采用反射面天线,体积大,高度高,车辆往

^{*} 收稿日期;2015-09-01;修回日期;2015-12-24 Received date;2015-09-01;Revised date;2015-12-24

^{**} 通信作者:jiangwenfeng1982@126.com **Corresponding author**:jiangwenfeng1982@126.com

往超高,机动性差,特征明显,在战场环境下容易受 到攻击。传统方法天线跟踪性能主要由稳定平台和 伺服系统决定,由于稳定平台和伺服系统为机械方 式,系统反应速度慢,控制复杂,跟踪效果差^[3]。为 克服传统车载动中通系统天线跟踪方式的缺点,提 高车载动中通系统在车辆姿态剧烈变化情况下的反 应速度和跟踪效果,采用相控阵实现天线跟踪。相 控阵采用电扫描方式实现波束快速变换,反应速度 可达毫秒级。相控阵天线具有小型化、低剖面、可共 性、高性能等特点,是目前动中通天线发展方向之 一,但是相控阵天线波束扫描范围有限,不能实现全 方位的天线跟踪。

本文分析了传统车载动中通系统天线跟踪方法 的不足,提出了采用相控阵天线电扫描结合伺服辅 助实现天线全方位跟踪的方法,完成了天线跟踪算 法和原理样机设计和实现,并通过原理样机测试了 相控阵+伺服辅助方式天线跟踪方法的性能。

2 相控阵+伺服辅助方案

车载动中通系统采用的天线跟踪方法有精确指向方式、信标跟踪方式以及混合跟踪方式3种^[4]。 精确指向方式是利用同步轨道卫星相对地球静止的 特点,通过定位和姿态测量设备获取车辆信息,通过 车辆与卫星间的几何关系直接计算伺服系统控制参 数,实现天线跟踪;信标跟踪方式是通过接收信标信 号获得方位、俯仰误差信号,根据误差信号完成伺服 系统控制,实现天线跟踪;混合跟踪方式实际上是精 确指向方法和信标跟踪方法的结合,由精确指向方 式完成初始捕获,初始捕获后由信标跟踪方式完成 天线跟踪。

信标跟踪方式需要使用信标,很容易被侦查、干扰和欺骗,导致天线跟踪功能失效,本文中涉及的天 线跟踪方法使用精确指向方式。目前成熟的商用 GPS+陀螺惯导设备航向测量精度优于0.1°,横滚 角、俯仰角的测量精度达0.01°,可满足使用精度 要求。

由于阵元间的耦合和遮挡,相控阵天线在扫描 角增加到一定范围后等效全向辐射功率(Equivalent Isotropic Radiated Power, EIRP)会显著下降。为保 证相控阵天线 EIRP,相控阵天线扫描角范围一般只 能达到±60°。如图 1 所示,相控阵天线波束只能覆 盖锥形部分,为实现全方位的天线跟踪需要附加伺 服设备辅助,如图 2 所示,通过伺服转动弥补相控 阵天线方位角和俯仰角的覆盖盲区。



图 1 相控阵天线波束覆盖区域示意图 Fig. 1 Coverage region of the phased array antenna beam



图 2 相控阵+伺服辅助结构示意图 Fig. 2 Structure of the phased array antenna and servo

相控阵+伺服辅助方式继承了相控阵天线电扫 描波束变换快速的特点,可保证车辆姿态剧烈变化 情况下的反应速度和跟踪效果,同时通过伺服设备 的辅助,可实现车载动中通系统一定 EIRP 下的全 方位波束覆盖。

3 相控阵+伺服辅助方法设计与实现

相控阵+伺服辅助方式下天线跟踪原理如图 3 所示,通过传统精确指向方法得到当前转台(伺服 机构在原理样机中用转台等效)理论方位和俯仰角 (θ_1 , ϕ_1),该方位和俯仰角可保证相控阵天线法线 对准卫星 S。实际上由于转台机械部件的传动延时 和角速度限制,当车辆存在方位或俯仰上的变化时, 转台不能立刻转动到理论结果得到的方位和俯仰角 位置,转台实际方位和俯仰角为(θ_2 , ϕ_2),该位置相 控阵天线法线没有对准卫星 S。通过理论计算可得 到当前转台位置下相控阵天线原点 O_2 到卫星 S 的 矢量在天线坐标系下的数学公式,根据数学公式计 算相控阵天线的波束指向角。





相控阵+伺服辅助方式下天线跟踪算法通过相 控阵天线的波束指向控制来弥补由转台机械部件的 传动延时和角速度限制带来的天线指向偏差,使相 控阵天线波束指向卫星 S。相控阵天线的波束指向 控制为电扫描控制,响应速度快,实时性强。

相控阵+伺服辅助方式天线跟踪算法由两部分 组成:

(1)通过定位与测姿设备获得车辆的位置和姿态后根据几何关系计算转台理论方位、俯仰角,计算结果用于控制转台;

(2)采集转台当前方位、俯仰角信息,根据几何 关系计算相控阵天线波束指向角,计算结果用于控 制相控阵波束指向。

相控阵+伺服辅助方式天线跟踪算法数据处理 流程如图4所示。



图 4 相控阵+伺服辅助方式天线跟踪算法流程图 Fig. 4 The flow chart of the antenna tracking arithmetic for the phased array antenna and servo

下面介绍算法数据处理流程以及计算过程。

(1)根据 GPS 设备输出的地心大地坐标系下经 度、纬度、高度计算汽车在地心直角坐标系下的坐标。地心大地坐标(λ,φ,h)到地心直角坐标系(x, y,z)的变换公式如下:

$$\begin{cases} x = (N+h)\cos\phi\cos\lambda \\ y = (N+h)\cos\phi\sin\lambda \\ z = [N(1-e^2)+h]\sin\phi \\ e^2 = \frac{a^2 - b^2}{a^2} & \circ \\ N = \frac{a}{\sqrt{1-e^2}\sin^2\phi} \end{cases}$$
(1)

大地纬度 φ 的值在-90°~90°之间,赤道面以 北为正,以南为负;大地经度 λ 的值在-180°~180° 之间,格林尼治子午面以东为正,以西为负。

GPS 坐标和卫星坐标都采用 WGS-84 协议地 心地固直角坐标系来描述, WGS-84 所给出的一些 基本大地参数如下:

$$f = (a-b)/a$$
,
 $e^2 = f(2-f)$,
 $a = 6$ 378 137.0 m

f = 1/298.257223563 °

由以上计算公式可得到 WGS-84 坐标系下汽 车当前位置 P 的地心地固直角坐标(x₀,y₀,z₀)以及 卫星 S 的地心地固直角坐标(x_s,y_s,z_s)。

(2)完成由地心地固直角坐标系到东北天坐标 系(东北天(ENU)坐标系,也可称为地理坐标系)的 转换。如图 5 所示,首先绕地心地固直角坐标系 Z 轴旋转 λ +90°,然后再绕新的 X 轴旋转 90°- ϕ ,地心 地固直角坐标系就与 ENU 坐标系重合,转换矩阵 如下:

$$S_{1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos(90^{\circ}-\phi) & \sin(90^{\circ}-\phi) \\ 0 & -\sin(90^{\circ}-\phi) & \cos(90^{\circ}-\phi) \end{bmatrix} \times \\ \begin{bmatrix} \cos(90^{\circ}+\lambda) & \sin(90^{\circ}+\lambda) & 0 \\ -\sin(90^{\circ}+\lambda) & \cos(90^{\circ}+\lambda) & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} = \\ \begin{bmatrix} -\sin\lambda & \cos\lambda & 0 \\ -\sin\phi\cos\lambda & -\sin\phi\sin\lambda & \cos\phi \\ \cos\phi\cos\lambda & \cos\phi\sin\lambda & \sin\phi \end{bmatrix} \circ$$
(2)

汽车当前位置 P 到卫星 S 的向量在东北天 (ENU)坐标系下坐标为

$$\begin{bmatrix} x_1 \\ y_1 \\ z_1 \end{bmatrix} = \mathbf{S}_1 \times \left(\begin{bmatrix} x_s \\ y_s \\ z_s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} x_0 \\ y_0 \\ z_0 \end{bmatrix} \right)_{\circ}$$
(3)



图 5 地心地固坐标系与水平坐标系 Fig. 5 The earth centered earth fixed coordinates and horizontal coordinates

(3)完成由东北天坐标系到汽车本体坐标系的 转换。东北天坐标系转换为汽车本体坐标系需要使 用与汽车本体姿态相关的信息(偏航角、俯仰角、滚 动角),如图 6 所示。



图 6 汽车本体坐标系与姿态关系 Fig. 6 The relation between the car body coordinates and attitude

坐标转换过程按航向、俯仰、滚动的过程进行, 转换矩阵如下:

$$S_{2} = \begin{bmatrix} \cos(-\psi) & 0 & -\sin(-\psi) \\ 0 & 1 & 0 \\ \sin(-\psi) & 0 & \cos(-\psi) \end{bmatrix} \times \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos(\omega) & \sin(\omega) \\ 0 & -\sin(\omega) & \cos(\omega) \end{bmatrix} \times \begin{bmatrix} \cos(-\theta) & \sin(-\theta) & 0 \\ -\sin(-\theta) & \cos(-\theta) & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}_{\circ}$$
(4)

式中:θ为偏航角,载体轴线 Y 在水平面的投影与正 北方向的夹角,顺时针为正;ω为俯仰角,载体轴线 Y与其在水平面内的投影之间的夹角,向上为正;ψ 为滚动角,绕载体轴线 Y的转角,逆时针为正。

汽车当前位置 P 到卫星 S 的向量在汽车本体 坐标系下坐标为

$$\begin{bmatrix} x_2 \\ y_2 \\ z_2 \end{bmatrix} = \mathbf{S}_2 \times \begin{bmatrix} x_1 \\ y_1 \\ z_1 \end{bmatrix}_{\circ}$$
(5)

(4)汽车物理尺寸相对到卫星距离可忽略,可 认为汽车当前位置 P 与转台原点 O 重合,原理样机 中转台坐标系与汽车本体坐标系一致,因此转台理 论方位、俯仰角计算公式如下:

$$\phi_{1} = a \sin(z_{2}/\sqrt{x_{2}^{2}+y_{2}^{2}+z_{2}^{2}}) , \qquad (6)$$

$$\phi_{1} = \begin{cases} a \tan(y_{2}/x_{2}), x_{2} > 0, y_{2} \ge 0 \\ a \tan(y_{2}/x_{2}) + 2\pi, x_{2} > 0, y_{2} < 0 \\ a \tan(y_{2}/x_{2}) + \pi, x_{2} < 0, y_{2} < 0 \\ a \tan(y_{2}/x_{2}) + \pi, x_{2} < 0 \\ \vdots \end{cases}$$

$$(7)$$

(5)根据转台实际方位和俯仰角(θ_2 , ϕ_2),得到 汽车当前位置 P 到卫星 S 的向量在天线坐标系下 的坐标(可认为汽车当前位置 P 与天线原点 O_2 重 合),转换矩阵如下:

$$\mathbf{S}_{3} = \begin{bmatrix} \cos(\theta_{2}) & 0 & -\sin(\theta_{2}) \\ 0 & 1 & 0 \\ \sin(\theta_{2}) & 0 & \cos(\theta_{2}) \end{bmatrix} \times \begin{bmatrix} \cos(\phi_{2}) & \sin(\phi_{2}) & 0 \\ -\sin(\phi_{2}) & \cos(\phi_{2}) & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}_{\circ}$$
(8)

汽车当前位置 P 到卫星 S 的向量在天线坐标 系下坐标为

$$\begin{bmatrix} x_a \\ y_a \\ z_a \end{bmatrix} = \mathbf{S}_3 \times \begin{bmatrix} x_1 \\ y_1 \\ z_1 \end{bmatrix} \circ$$
(9)

由向量(x_a,y_a,z_a)通过式(7)的计算方法可得 到相控阵天线波束的方位角和俯仰角。

4 测试与分析

为验证相控阵+伺服辅助方式下天线全方位跟 踪方法的性能,开发了一套能实现前、返向语音和视 频传输的车载动中通原理样机,设备组成如图 7 所 示。图 8 为车载动中通原理样机参加某飞行器着 陆返回搜救任务的情况,图 9 为相控阵天线阵元 模型。



图 7 原理样机设备组成示意图 Fig. 7 The equipment composition of the prototype



图 8 原理样机工作场景 Fig. 8 The prototype working scene



图 9 相控阵天线阵元模型 Fig. 9 The phased array antenna elements model

车载动中通原理样机主要部件技术指标如表1 所示。通过在原理样机伺服设备上安装普通微带天 线的方法测量了方位角变化时,传统车载动中通精 确指向方式与相控阵+伺服辅助方式的性能。

表1 原理样机主要部件技术指标 Tab 1 The specification of major components of the prototype	
原理样机主要部件	技术指标
伺服设备(原理样 机中为车载转台)	最大角速度:方位 60°/s 传动间隙:≤200 ms
相控阵天线	阵面形式:5×5 平面阵,阵元间隔 №2 -3 dB 波束宽度:±12.7° 方位面、俯仰面内扫描范围±60° 波束指向控制时间≤1 ms
微带天线	-3 dB 波束宽度:±19°
测姿设备	测量频率:100 Hz
终端	角跟踪算法计算频率:15 Hz

下面对测试结果进行具体分析。

(1)传统精确指向方式

根据原理样机天线跟踪算法数据处理流程,传 统车载动中通精确指向方式天线跟踪方法跟踪角误 差计算公式如下:

 $\nabla_{\text{angle}} = (t_1 + t_2 + t_3) \times v_{\text{car-angle-v}} \circ$ (10)

式中: t_1 为测姿设备延时(1/100 s); t_2 为跟踪算法 计算延时(1/15 s); t_3 为机械伺服控制设备传动间 隙时延($\leq 200 \text{ ms}$); $v_{\text{car-angle-v}}$ 表示车辆角速度。

根据式(10),原理样机在车辆角速度为 57.88°/s、69.46°/s时,跟踪角误差分别为16.03°和 19.24°。根据微带天线方向图特性,在其法线方向 接收或发射的信号能量最强,当目标偏离法线时,接 收机接收的信号能量会降低,由于噪声能量不变,体 现在接收机上的信噪比会降低,因此可以根据信噪 比的变化判断目标偏离法线的范围。根据微带天线 指标(如表1所示),其-3 dB 波束宽度为±19°,即 当目标在±19°天线波束内时,无线链路信噪比损失 小于3 dB。由于系统余量只有3 dB,在57.88°/s 角 速度下,跟踪角误差在-3 dB 波束内,通信链路信噪 比损失小于3 dB.因此可维持通信链路,但是在 69.46°/s角速度时跟踪角误差在-3 dB 波束外,通 信链路信噪比损失大于3 dB,此种状态下接收机已 无法完成信号解调。当车辆角速度继续增加时,跟 踪角误差会继续变大,通信链路信噪比损失更大,接 收机无法完成信号解调,与实际测试结果相符。

(2)相控阵+伺服辅助方式

根据原理样机天线跟踪算法数据处理流程,相 控阵+伺服辅助方式天线跟踪方法跟踪角误差计算 公式如下:

 $\begin{aligned} \nabla_{\text{angle}} = t_1 \times v_{\text{car-angle-v}} + (t_2 + t_3) \times v_{\text{servo-angle-v}} \quad (11) \\ \text{式中}_{:t_1 \setminus t_2 \setminus v_{\text{car-angle-v}}} 同式(10)_{:t_3} 为相控阵波束指向 \\ 控制时延(\leq 1 \text{ ms})_{:v_{\text{servo-angle-v}}} 表示伺服系统角速度_{\circ} \end{aligned}$

原理样机在车辆角速度为 57.88°/s、69.46°/s、 96.47°/s、115.76°/s 时,跟踪角误差分别为 4.64°、 4.75°、5.02°、5.22°。根据相控阵天线方向图,其 -0.5 dB波束宽度为 ± 6°,当跟踪角误差落在 -0.5 dB波束内时,通信链路信噪比损失小于 0.5 dB。根据式(11)计算结果,试验所采用的车辆 角速度条件下,跟踪角误差都小于 6°,落在相控阵 天线-0.5 dB波束内。测试结果表明,在试验所采 用的车辆角速度条件下无线链路信噪比损失小于 0.5 dB,与理论分析相符。 根据相控阵+伺服辅助方式天线跟踪方法设计 原理,相控阵+伺服辅助方式天线跟踪方法依靠相 控阵天线的电扫描功能校正当前伺服系统方位、俯 仰角与理论方位、俯仰角之间的差值,具有反应速度 快、对伺服系统传动间隙不敏感的特点。根据测试 数据和分析,相控阵+伺服辅助方式相比传统精确 指向方式能适应更大的角速度,而且在不同的角速 度条件下,通信链路信噪比变化较小。根据跟踪角 误差计算公式,排除测姿设备延时带来的影响,相控 阵+伺服辅助方式的跟踪角误差主要与跟踪算法计 算延时和伺服系统角速度相关(相控阵波束指向控 制时延很短,其带来的影响可忽略)。

5 结束语

本文分析了传统车载动中通系统天线跟踪方法 的缺点,提出了采用相控阵+伺服辅助的天线跟踪 方法以实现全方位跟,完成了相应跟踪算法设计,并 通过原理样机测试了相控阵+伺服辅助方式的天线 跟踪方法性能。理论分析和测试数据表明:相比传 统精确指向方式车载动中通系统天线跟踪方式,相 控阵+伺服辅助方式的天线跟踪方法对角速度变化 不敏感,原理样机系统在(57.88~115.76)°/s角速 度下,无线链路信噪比损失均小于0.5 dB。

根据相控阵+伺服辅助方式天线跟踪方法跟踪 角误差计算公式,可通过减少测姿设备延时和跟踪 算法计算延时进一步减少跟踪角误差,跟踪角误差 的减少可支持系统使用定向性更高的天线,可提高 天线 EIRP 和无线链路数据传输容量。

参考文献:

- [1] 余伟平,张鹏,伍宗伟,等. 车载动中通伺服系统研究 设计[J]. 武汉理工大学学报,2009,31(5):98-101.
 YU Weiping, ZHANG Peng, WU Zongwei, et al. Research and design on servo system of SOTM[J]. Journal of Wuhan University of Technology,2009,31(5):98-101. (in Chinese)
- [2] 武伟良,刘晓丽,任娟,等. 车载动中通伺服系统关键技术的研究[J].河北省科学院学报,2010,27(1):31-34.
 WU Weiliang,LIU Xiaoli,REN Juan, et al. The studies on critical technologies of servo system of vehicle satellite communication in motion[J]. Journal of the Hebei Academy of Sciences,2010,27(1):31-34. (in Chinese)
- [3] 舒林净. 基于平板天线的动中通研究[D]. 合肥:合肥 工业大学,2006.
 SHU Linjing. The study on satellite communication in motion basing on panel antenna[D]. Hefei:Hefei University of Technology,2006. (in Chinese)
- [4] 郭嘉俭. 动中通卫星通信系统若干技术问题探讨[J]. 卫星与网络,2007(7):38-49.
 GUO Jiajian. Discussion on some technical problems about the satellite communication system on the move[J]. Satellite & Network,2007(7):38-49. (in Chinese)

作者简介:



蒋文丰(1982—),男,湖北天门人,2008 年于中国科学院计算所获硕士学位,现为工 程师,主要从事航天测控方面的研究工作。

JIANG Wenfeng was born in Tianmen, Hubei Province, in 1982. He received the M. S. degree from Institute of Computing Technology, Chinese Academy of Sciences in 2008. He is now

an engineer. His research concerns spacecraft TT&C.

Email: jiangwenfeng1982@126. com