文章编号:0494-0911(2012)04-0041-03

中图分类号: P228.4

文献标识码: B

# 利用改进的相位平滑伪距公式求解网络 RTK 宽巷模糊度方法研究

王伟亮<sup>1</sup> 高成发<sup>1</sup> 潘树国<sup>2</sup>

# (1. 东南大学 交通学院 江苏 南京 210096; 2. 东南大学 仪器科学学院 江苏 南京 210096) Wide-Iane Ambiguity Resolution of Network RTK Based on Improved **Carrier Phase Smoothed Pseudorange**

WANG Weiliang , GAO Chengfa , PAN Shuguo

摘要:针对目前宽巷模糊度求解常用方法中双频 P 码与相位观测值线性组合法受伪距观测值噪声影响较大、宽巷组合定义法无 法削弱双差电离层影响而使基线距离受限的不足 提出一种利用改进的相位平滑伪距公式求解网络 RTK 宽巷模糊度方法。试验 结果表明,该平滑方法可以准确地求解出宽巷模糊度浮点解,尤其适用于电离层差异较大的长基线宽巷模糊度的求解,为基础载 波模糊度的求解奠定了基础。

关键词:相位平滑伪距;网络RTK;宽巷模糊度

为准确地估计空间相关误差 网络 RTK 解算的 前提是参考站间双差模糊度的正确固定,一日正确 确定模糊度 则相当于得到了厘米级甚至毫米级精 度的伪距观测值。目前网络 RTK 模糊度求解常用 "三步法"即先利用宽巷组合的长波特性确定宽巷 模糊度,然后估计对流层延迟干湿分量,利用电离 层无关组合分离出 L1 模糊度并通过卡尔曼滤波进 行参数估计[1-3],而宽巷模糊度的正确求解是整个 算法的前提。

目前宽巷模糊度求解的常用方法有双频 P 码 与相位观测值线性组合法和宽巷组合定义法 但观 测值线性组合法受伪距观测值噪声影响较大,宽巷 组合定义法无法削弱双差电离层影响而使基线距 离受限。本文针对上述不足,提出一种利用改进的 相位平滑伪距公式求解网络 RTK 宽巷模糊度的方 法,首先对相位平滑伪距公式进行改进,加入电离 层的影响 然后将平滑后的伪距代入观测值线性组 合法中求解宽巷模糊度,并利用天津 CORS 数据在 中长基线与长基线上分别进行了试验与分析。

一、宽巷模糊度的求解

宽项模糊度的固定主要有两种方法: 一种是宽 项组合定义求解法,解算结果主要受大气误差(双 差电离层) 的影响; 另一种是双频 P 码和相位观测 值线性组合法,解算结果主要受伪距精度的影响。

由于宽巷波长较长,在宽巷浮点解求得之后直接四 舍五入求宽巷的固定解。

1. 宽项组合定义求解法

根据双频宽巷组合观测值的定义,可以把宽巷 模糊度表示为式(1)<sup>[1]</sup>

$$\begin{split} \Delta \nabla N_w &= \Delta \nabla \varphi_1 - \Delta \nabla \varphi_2 - \frac{1}{\lambda_w} \\ \left( \Delta \nabla \rho - \Delta \nabla O - \Delta \nabla T - \Delta \nabla M - \frac{f_1}{f_2} \Delta \nabla I - \Delta \nabla \varepsilon \right) \end{split}$$
(1)

式中  $\Delta \nabla$  (•)为双差算子;  $N_w$  为宽巷模糊度;  $\varphi_1$ 和  $\varphi_2$  分别为 L1、L2 波段载波相位观测值;  $f_1$ 、 $f_2$  为 L1、L2 波段的频率;  $\lambda_x = c/(f_1 - f_2)$  为宽巷观测值的 :波长; $\rho$ 、O、T、I、M、 $\varepsilon$  分别为卫地距、轨道误差、对流 层延迟、电离层延迟、多路径效应及观测噪声。

在 CORS 系统参考站网络中,卫星轨道误差和 多路径效应影响可忽略不计,卫地距可以精确计算 得到,故在上式中 $\Delta \nabla N_{u}$ 主要受电离层与对流层的 双差残差影响。双差对流层延迟可以通过模型予 以削弱 但双差电离层影响却难以削弱 因此 上述 模型对基线长度有严格的限制,对超过一定长度的 基线不适用。另外,在中长基线中,当基线两端双 差电离层影响较大时,该方法也不适用。

2. 双频 P 码和相位观测值线性组合法

采用双频 P 码和相位观测值的线性组合法求

收稿日期: 2011-06-30; 修回日期: 2011-12-23 作者简介: 王伟亮(1988—) 男 江苏高邮人 硕士 ,主要从事网络 RTK 关键算法及软件研制工作。

解宽巷模糊度

$$\Delta \nabla N_w = \Delta \nabla \varphi_1 - \Delta \nabla \varphi_2 - \frac{1}{\lambda_w} \frac{f_1 \Delta \nabla P_1 + f_2 \Delta \nabla P_2}{(f_1 + f_2)}$$
(2)

式中 *P*<sub>1</sub>、*P*<sub>2</sub> 分别为 L1、L2 波段 P 码伪距值。可以看 出 上式消除了电离层、对流层以及几何卫地距影响, 忽略多路径效应,上式仅受残余双差观测噪声的影 响 因此该法不受基线距离的限制,在长基线上依然 适用。但该法求解中伪距噪声影响很大,因此为准确 求解宽巷模糊度,必须对该法中的伪距观测噪声进行 削弱,而相位平滑伪距方法是较为理想的方法。

二、相位平滑伪距

一般而言,相位的观测精度比较稳定,而伪距 的精度随接收机和观测环境的不同差异很大。相 位平滑伪距即利用高精度的相位观测值来对伪距 观测值的噪声进行削弱,该方法具有原理简单、可 以有效抑制多路径和噪声的影响、易于实现的特 点,应用越来越广泛。

1. 传统的相位平滑伪距公式

传统的相位平滑伪距公式为<sup>[4]</sup>

 $\overline{P}(t_k) = wP(t_k) + (1-w) [\overline{P}(t_{k-1}) + \lambda\varphi(t_k) - \lambda\varphi(t_{k-1})]$ (3)

式中  $\overline{P}(t_k) \ \overline{P}(t_{k-1})$  分别为  $t_k \ t_{k-1}$  时刻的伪距平滑 值; w 为权值;  $\lambda$  为波长;  $\varphi(t_k) \ \varphi(t_{k-1})$  分别为  $t_k$ 、  $t_{k-1}$  时刻的载波观测值。

对于权值的确定,主要有逐步递减法、Hatch 滤 波法<sup>[5]</sup>。上述平滑公式由于忽略了第 k 个历元的电 离层折射误差相对于前 k 个历元平均值的差异,在 电离层变化剧烈时,平滑的效果不佳。笔者利用该 平滑公式求解的宽巷模糊度依然有较大偏差,主要 是该平滑公式中未考虑电离层的影响。因此,为顾 及电离层的影响,笔者对相位平滑伪距公式进行了 重新推导,加入了电离层的影响。

2. 改进的相位平滑伪距公式

GPS 载波相位和伪距观测方程可表示为

$$P = \rho + C \cdot \Delta t + I + T + M_p + \varepsilon_P \tag{4}$$

 $Φ = λφ = ρ + C • Δt - I + T + M_{φ} + ε_{φ} + λN$ 式中 *P* 为伪距观测值; *ρ* 为卫星与接收机天线之间 的几何距离; *C* 为光速; Δt 为钟差; *I* 为电离层延迟; *T* 为对流层延迟; *M<sub>p</sub>* 为伪距多路径效应; *ε<sub>p</sub>* 为伪距 噪声; λ 为载波波长; *φ* 为伪距观测值; *M<sub>φ</sub>* 为载波多 路径效应; *ε<sub>φ</sub>* 为载波噪声; *N* 为整周模糊度。

在保持对 GPS 卫星连续跟踪且没有周跳发生

的情况下 在相邻两个历元 t<sub>k-1</sub>、t<sub>k</sub> 之间对相位观测 值求差,可以消除整周模糊度的影响

$$\Delta \Phi(t_k | t_{k-1}) = \Delta \rho(t_k | t_{k-1}) - \Delta I(t_k | t_{k-1}) + \Delta \varepsilon_{\alpha}(t_k | t_{k-1})$$
(5)

在相邻两个历元 t<sub>k-1</sub>、t<sub>k</sub> 之间对伪距观测值求差,可 得到

$$\Delta P(t_k \ t_{k-1}) = \Delta \rho(t_k \ t_{k-1}) + \Delta I(t_k \ t_{k-1}) + \Delta \mathcal{E}_P(t_k \ t_{k-1})$$
(6)

将式(4)代入式(5)可得相位平滑伪距的公 式为

 $\overline{P}(t_k) = P(t_{k-1}) + \Delta \Phi(t_k | t_{k-1}) + 2\Delta I(t_k | t_{k-1})$ (7)  $\Delta I(t_k | t_{k-1})$  o 以利用双频相位观测值计算  $\textbf{H} \mathbf{x}^{[6-7]}$ 

$$\Delta I(t_k \ t_{k-1}) = -\frac{\Phi_2(k) - \Phi_1(k) - [\Phi_2(k-1) - \Phi_1(k-1)]}{\frac{f_1^2}{f_2^2} - 1}$$
(8)

### 因此 改进后的相位平滑伪距公式为

$$\overline{P}(t_k) = wP(t_k) + (1-w) [\overline{P}(t_{k-1}) + \lambda\varphi(t_k) - \lambda\varphi(t_{k-1}) - 2 \cdot \frac{\Phi_2(k) - \Phi_1(k) - [\Phi_2(k-1) - \Phi_1(k-1)]}{\frac{f_1^2}{f_2^2} - 1}$$
(9)

# 三、改进的相位平滑伪距求解宽巷模 期度

宽项组合定义求解法求得的宽巷模糊度 Δ∇N<sub>w</sub> 主要受双差电离层的影响,因此,当基线两端双差 电离层影响较大时,该方法不适用。

采用双频 P 码和相位观测值的线性组合法求 解宽巷模糊度,消除了电离层、对流层以及几何卫 地距影响,忽略了多路径效应,上式仅受残余双差 观测噪声的影响(主要是伪距噪声比载波相位影 响)。因此,可以利用改进的相位平滑伪距公式求 出的伪距代入观测值线性组合法中求解宽巷模糊 度,这样求解出的宽巷模糊度考虑了电离层的影 响,且直接单历元即可求出宽巷模糊度。

四、试验与分析

为了验证本文提出的利用改进的相位平滑伪 距公式求解网络 RTK 宽巷模糊度方法的效果,笔者 进行了如下试验。

#### 1. w 权值的选取

如前所述,对于权值的确定,主要有逐步递减法、Hatch 滤波法,为了确定合理的权值,本文对这

两种权值的效果进行了比较,比较结果如图1所示。 笔者选取了天津 CORS 中 TJJX、TJSZ 两个站1h 数 据,基线距离45 km,采样率1s。

从图 1 可以看出,利用逐次递减定权法平滑伪 距求宽巷模糊度,其结果相对于未平滑的结果有一 些改善,但是宽巷模糊度波动较大;而 Hatch 滤波定 权法平滑伪距求宽巷模糊度,其结果相对未平滑有 很大的改善,宽巷模糊度也较为平滑,因此可以认 为 Hatch 滤波定权法是较优的定权方法。





## 2. 中长基线试验

笔者选取了天津 CORS 中 TJJX、TJSZ 两个站 1 h数据 基线距离 45 km ,采样率 1 s ,利用 Hatch 滤 波定权法平滑伪距求宽巷模糊度 ,试验结果如图 2 所示。

从图 2 可以看出 在中长基线上 组合定义法求 解的宽巷模糊度较为平滑,宽巷模糊度浮点解精度 较高; 双频 P 码和相位观测值的线性组合法求解的 宽巷模糊度偏差很大,很多历元四舍五入求得的宽 巷模糊度出现错误; 而利用本文提出的平滑方法求 得的宽巷模糊度在后面的历元上非常平滑,几乎为 一条直线,这样求得的宽巷模糊度是非常准确的。



试验结果表明,在中长基线上,双频 P 码和相 位观测值的线性组合法伪距噪声很大,不能用于求 解宽巷模糊度;而由于两个基站双差模糊度相差不 大,所以组合定义法与改进的相位平滑伪距法都可 以用来求解宽巷模糊度。

3. 长基线试验

笔者选取了天津 CORS 中 TJBD、TJDG 两个站 1 h数据 基线距离 100 km,采样率1 s 利用 Hatch 滤 波定权法平滑伪距求宽巷模糊度,试验结果如图 3 所示。

从图 3 可以看出 在长基线上,组合定义法求解 的宽巷模糊度在后面的历元上出现了明显的下滑, 在后面几个历元上四舍五入后出现了错误的宽巷 模糊度固定解;双频 P 码和相位观测值的线性组合 法求解的宽巷模糊度偏差很大,最大偏差为 2 周;而 利用本文提出的平滑方法求得的宽巷模糊度非常 平滑,这样求得的宽巷模糊度是非常准确的。





试验结果表明,在长基线上,双频 P 码和相位 观测值的线性组合法伪距噪声很大,不能用于求解 宽巷模糊度;由于基线两端双差模糊度相差较大, 组合定义法由于未考虑双差电离层的影响,已经不 适用于宽巷模糊度的求解;而改进的相位平滑伪距 法可以用来求解宽巷模糊度,且浮点解精度较高。

# 五、结束语

宽巷模糊度的正确求解是网络 RTK 的模糊度 求解的前提,目前宽巷模糊度求解常用方法中双频 P码与相位观测值线性组合法受伪距观测值噪声影 响较大,宽巷组合定义法未考虑双差电离层影响、 基线距离受限。针对上述不足,本文提出了一种利 用改进的相位平滑伪距公式求解网络 RTK 宽巷模 糊度的方法,该方法首先对相位平滑伪距公式进行 (下转第46页)

续表	1
-75-10	-

点号	距离 /km	大地 高差 /m	高程 异常差 /m	正常 高差 /m	正常高差 的平差值	已知 高差 /m	高差 较差[1] /m	高差 较差[2] /m	正常高 平差值	已知 高程 /m	高程 较差 /m	平差值 中误差
		7 111	/ 111	/ 111	7 111	7 111	7 111	7 111	7 111	/ 111	7 111	7 111
GS28	2.1	- 33. 492	0.056	- 33. 548	-33.550	-33.562	0.014	0.012	546.283	546.298	-0.015	$\pm 0.031$
GS29	1.9	- 53. 506	0.055	- 53. 561	- 53. 563	-53.578	0.017	0.015	492.720	492.720	0	$\pm 0.031$
GS30	1.6	-22.453	0.044	- 22. 497	-22.498	-22.518	0.021	0.020	470.222	470.202	0.020	$\pm 0.030$
GS31	2.4	-3.218	0.080	- 3.298	-3.300	-3.303	0.005	0.003	466.922	466.899	0.023	$\pm 0.029$
GS32	2.1	-1.300	0.070	-1.370	-1.372	-1.347	-0.023	-0.025	465.551	465.552	-0.002	$\pm 0.028$
GS33	2.6	- 15.926	0.072	- 15. 998	- 16.000	- 15.989	-0.009	-0.011	449.551	449.563	-0.012	$\pm 0.027$
GS34	1.5	-1.822	0.059	-1.881	-1.882	-1.893	0.012	0.011	447.668	447.670	-0.002	$\pm 0.026$
GS35	2.4	-0.784	0.088	-0.872	-0.874	-0.872	0	-0.002	446.794	446.798	-0.004	$\pm 0.025$
GS36	2.3	-2.464	0.097	-2.561	-2.563	-2.579	0.018	0.016	444.232	444.219	0.013	$\pm 0.023$
GS37	1.8	24.253	0.076	24.177	24.176	24.177	0	-0.001	468.407	468.396	0.011	$\pm 0.022$
GS38	2.1	37.166	0.068	37.098	37.096	37.091	0.007	0.005	505.504	505.487	0.017	$\pm 0.020$
GS39	2.2	29.407	0.087	29.320	29.318	29.312	0.008	0.006	534.822	534.799	0.023	±0.017
GS40	2.0	-2.353	0.084	-2.437	-2.439	-2.448	0.011	0.009	532.383	532.351	0.032	±0.014
GS41	1.8	- 16. 308	0.075	- 16. 383	- 16. 384	- 16. 375	-0.008	-0.009	515.999	515.976	0.023	$\pm 0.011$
GS42	2.4	-4.978	0.093	- 5.071	-5.073	-5.050	-0.021	-0.023		510.926		

## 参考文献:

- [1] 章传银,郭春喜,陈俊勇,等. EGM2008 地球重力场模型在中国大陆适用性分析[J].测绘学报,2009, 38(4):283-289.
- [2] 张兴福,刘成,刘红新.利用 GPS/水准数据检核 EGM2008 重力场模型的精度[J].测绘通报 2009(2): 7-9.

[3] 冯林刚, 张锁祥, 蒙奎文. 基于 EGM2008 模型的重力 观测点 GPS 高程转换[J]. 物探与化探, 2010, 34(4): 549-552.

- [4] 冯林刚 杨润甫,李胜.基于 EGM96 的 GPS 高程转换 方法[J].测绘通报 2006(3):22-23.
- [5] 冯林刚,赵军,赵锁志. EGM2008 模型在 GPS 高程转换 中的应用研究 [J]. 测绘信息与工程,2009,34(5): 6-8.

(上接第43页)

改进 加入了电离层的影响,然后将平滑后的伪距 代入观测值线性组合法中求解宽巷模糊度。试验 结果表明,本文提出的方法可以准确地求解出宽巷 模糊度解,尤其适用于电离层差异较大的长基线宽 巷模糊度的求解,为基础载波模糊度的求解奠定了 基础。

# 参考文献:

- [1] 周乐韬. 连续运行参考站网络实时动态定位理论、算法和系统实现[D]. 成都: 西南交通大学 2007.
- [2] 柯福阳,王庆 潘树国,等. GNSS 网络 RTK 算法模型及 测试分析 [J].东南大学学报:自然科学版,2009, 39(4):763-768.
- [3] 黄丁发,周乐韬,刘经南,等. 基于 Internet 的 VRS/

RTK 定位算法模型及实验研究 [J]. 武汉大学学报: 信息科学版,2007,32(3):220-224.

- [4] 黄丁发,熊永良,袁林果.全球定位系统(GPS) 理论与实践[M].成都:西南交通大学出版社 2006.
- [5] Hatch R R. The Synergism of GPS Code and Carrier Measurements [C] // Proceedings of the Third International Geodetic Symposium on Satellite Doppler Positioning. New Mexico [s. n. ], 1982: 1213–1232.
- [6] 郭建锋,欧吉坤,袁运斌,等.双频GPS数据的最优相 位平滑伪距算法研究[J].自然科学进展,2008(2): 221-224.
- [7] 范士杰,孔祥元.基于 Hatch 滤波的 GPS 伪距相位平 滑及其在单点定位中的应用 [J].勘察科学技术, 2007(4):40-42.