DOI: 10. 11908/j. issn. 0253-374x. 23291

# 顾及频间钟偏差改正的精密单点定位模糊度固定

张兵良<sup>1,2</sup>,方 卓<sup>2</sup>,王立诗云<sup>3</sup>

(1. 南京农业大学公共管理学院,江苏南京210095;2. 南京数维测绘有限公司,江苏南京211808;3. 中铁四院集团南宁勘察设计院有限公司,广西南宁430007)

摘要:针对频间钟偏差(IFCB)影响三频非差非组合精密单 点定位模糊度固定(PPP-AR)性能的问题,提出了一种历元 差分(ED)的方法估计全球定位系统(GPS)、伽利略卫星导航 系统(Galileo)和北斗卫星导航系统(BDS)的IFCB;分析了 GPS、Galileo和BDS卫星面向相位的(PIFCB)时变特性,评 估了IFCB改正对GPS Block IIF卫星超宽巷(EWL)未校准 相位延迟(UPD)和GPS三频非差非组合PPP-AR性能的 影响。结果表明:GPS、Galileo和BDS卫星的PIFCB时变序 列峰值分别约为10 cm、3cm和5 cm。IFCB改正可以显著提 高GPS Block IIF卫星超宽巷UPD的稳定性和三频非差非组 合PPP-AR性能。

关键词:频间钟偏差;未校准相位延迟;精密单点定位;模糊 度固定

**中图分类号:** P228.4 文献标志码: A

# Precise Point Positioning Ambiguity Resolution with Inter-Frequency Clock Bias Correction

#### ZHANG Bingliang<sup>1,2</sup>, FANG Zhuo<sup>2</sup>, WANG Lishiyun<sup>3</sup>

(1. College of Public Administration, Nanjing Agricultural University, Nanjing 210095, China; 2. Nanjing Shuwei Surveying and Mapping Co., Ltd., Nanjing 211808, China; 3. Nanning Survey and Design Institute Co., Ltd., of China Railway Siyuan Group, Nanning 430007, China)

**Abstract**: This paper addresses the issue that inter-frequency clock bias (IFCB) affects the performance of triple-frequency undifferenced and uncombined precise point positioning ambiguity resolution (PPP-AR). It proposes an epoch-differenced (ED) method to estimate IFCB for Global Positioning System (GPS), Galileo Navigation Satellite System (Galileo), and BeiDou Navigation Satellite System (BDS) satellites. It analyzes the time-varying characteristics of phase-specific IFCB (PIFCB) for these three satellite systems and

evaluated the impacts of IFCB correction on extra-wide lane (EWL) uncalibrated phase delay (UPD) estimation for GPS Block IIF satellites and the performance of triple-frequency undifferenced and uncombined PPP-AR. The results demonstrate that the peak values of time-varying PIFCB series for GPS, Galileo, and BDS satellites are approximately 10 cm, 3 cm, and 5 cm, respectively. IFCB correction significantly improves the stability of EWL UPD estimation for GPS Block IIF satellites and enhances the performance of triple-frequency undifferenced and uncombined PPP-AR.

**Keywords**: inter-frequency clock bias (IFCB); uncalibrated phase delay (UPD); precise point positioning; ambiguity resolution

随着多模多频全球卫星导航系统 (global navigation satellite system, GNSS)观测的迅速发展, 精密单点定位(precise point positioning, PPP)技术在 周跳检测、高阶电离层延迟校正、加速 PPP 收敛以及 提高模糊度固定(ambiguity resolution, AR)效率和可 靠性等方面具有显著的优势<sup>[1-3]</sup>。然而,国际GNSS服 务(international GNSS service, IGS)分析中心通常使 用2个特定频率形成的无电离层(ionosphere-free,IF) 组合模型生成精密卫星钟差产品,不再适用于多频 PPP处理<sup>[4]</sup>。这可归因于载波相位观测中的特定频率 的时变偏差。Montenbruck 等<sup>[5]</sup>首次基于无几何和无 电离层(geometry-free and ionospheric-free,GFIF)组 合识别出GPS载波相位观测中的时变偏差,这些偏 差被定义为频间钟偏差(inter-frequency clock bias, IFCB)。因此, IFCB的准确建模和估计对于提高 GNSS定位和导航的精度具有重要意义。Li等<sup>[6]</sup>首先 提出了全球定位系统(global positioning system,

E-mail:honeycuteboy@outlook.com



收稿日期: 2023-08-23

基金项目:国家自然科学基金面上项目(42271106)

第一作者:张兵良,高级工程师,工学硕士,主要研究方向为大地测量学。E-mail:zbl@njau.edu.cn

通信作者:方 卓,助理研究员,硕士生,主要研究方向为卫星导航定位与技术。

1

GPS) 伪随机噪声(pseudo random noise, PRN) PRN 25和PRN 01卫星IFCB的估计方法。随后,Li等<sup>[7]</sup>针 对GPS Block IIF 卫星提出了快速估计和分析 IFCB 的方法。近年来,针对实时PPP中GPS卫星的IFCB 问题,提出了多种建模和预测方法。例如,Pan等<sup>[8]</sup>的 研究改进了三频GPS卫星的IFCB估计方法,显著提 高了定位精度。针对三频 PPP 中 GPS 卫星的 IFCB 问题,提出了新的解决思路,研究了GPS Block IIF卫 星的IFCB特性及其对定位精度的影响,为误差来源 的识别提供了依据<sup>[9]</sup>。此外,利用三频原始观测数据 估计GPS卫星的IFCB,为GNSS钟差模型的改进提 供了实验基础<sup>[10-12]</sup>。针对北斗卫星导航系统(BeiDou navigation satellite system, BDS)地球静止轨道卫星 的IFCB建模和评估以及BDS与GPS精密定位中的 IFCB问题,相关研究丰富了IFCB领域的内容,并为 BDS应用提供了技术支持。一些研究还提出了GPS Block IIF 和BDS 卫星 IFCB 的经验修正模型,并利用 长期三频观测数据进行分析,为多模多频IFCB改正 提供了重要参考<sup>[13-16]</sup>。针对GPS三频非差非组合数 据的应用策略、格洛纳斯卫星导航系统 (global navigation satellite system, GLONASS)卫星的IFCB 特征的系统性探究、多模多频IFCB与原始观测值信 号偏差(observable-specific signal bias, OSB)的联合 解算以及GLONASSL3信号相位中心偏移的差异性 分析不仅为提升多模GNSS定位精度提供了理论支 撑,同时亦拓展了GLONASS钟差研究体系的技术 路径<sup>[17-20]</sup>。此外,部分学者基于IGS钟差产品提出的 卫星IFCB估计与补偿方法,通过引入BDS多频观测 数据的验证,有效优化了GNSS钟差建模精度。研究 进一步系统评估了 IFCB 随机建模策略对多频 PPP 的影响效应,为多频GNSS技术的应用推广奠定了方 法论基础<sup>[21-23]</sup>。

随着多模多频 GNSS 观测技术的快速发展,探 讨多模多频 IFCB估计方法显得愈发重要。基于此, 本文提出了一种历元差分(epoch difference,ED)的 方法估计 GPS、Galileo和 BDS 卫星的 IFCB,使用了 全球 100 个多模 GNSS 实验跟踪网(multi-GNSS experiment, MGEX)测站观测数据估计了 GPS、 Galileo和 BDS 卫星的 IFCB,分析了 GPS、Galileo和 BDS 卫星面向相位的(phase IFCB,PIFCB)时变特 性,评估了 IFCB改正对 GPS Block IIF 卫星的超宽 巷(extra-wide-lane, EWL)未校准相位延迟 (uncalibrated phase delay, UPD)和非差非组合三频 PPP-AR性能的影响。

## 数学模型

#### 1.1 精密单点定位数学模型

原始伪距和载波相位PPP观测方程可以表示为

$$\begin{cases} P_{s,r} = \rho_{s,r} + c\Delta t_r - c\Delta t_s + \gamma_i I_{s,r} + T_{s,r} + \\ d_{r,i} + d_{rv,i} - (d_{sc,i} + d_{sv,i}) + \varepsilon_{s,r} \\ L_{s,r} = \rho_{s,r} + c\Delta t_r - c\Delta t_s - \gamma_i I_{s,r} + T_{s,r} + \\ N_{sr,i} + b_{r,i} + b_{rv,i} - (b_{sc,i} + b_{sv,i}) + \xi_{s,r} \end{cases}$$
(1)

式中: $P_{s,r}$ 为伪距观测值; $\rho_{s,r}$ 为卫星s到接收机r的之间的几何距离;c为真空中的光速; $\Delta t_r$ 和 $\Delta t_s$ 分别为接收机和卫星钟差; $\gamma_i = f_1^2/f_i^2, f_i$ 为信号频率,i为第i信号频率; $I_{s,r}$ 为第1信号频率上的一阶倾斜电离层延迟; $T_{r,s}$ 为倾斜对流层延迟; $d_{r,i}$ 和 $d_{ro,i}$ 分别为接收机端伪距硬件延迟的时不变部分和时变部分; $d_{s,c}$ 和 $d_{so,i}$ 分别为卫星端伪距硬件延迟的时不变部分和时变部分; $d_{s,c}$ 和时变部分;i信号频段整周模糊度; $b_{r,i}$ 和 $b_{ro,i}$ 分别为接收机端相位硬件延迟的时不变部分和时变部分,由于接收机端相位延迟时变部分影响很小,通常被忽略<sup>[11]</sup>; $b_{s,c}$ 和 $b_{so,i}$ 分别为卫星端相位硬件延迟的时不变部分和时变部分; $\epsilon_{s,r}$ 为载波相位观测值;

伪距和载波相位观测中的硬件延迟是不同的。 通常假设在伪距和载波相位观测方程中使用相同的 卫星钟差。精密钟差估计(precise clock estimation, PCE)过程中,卫星端伪距和相位硬件延迟的时变部 分将被卫星钟差参数吸收。因此,基于第1、2频率和 第1、3频率IF组合生成的精密卫星钟差可以表示为

$$\begin{cases} c \Delta t_{s, \text{IF}12} = c \Delta t_s - (\alpha_{\text{IF}12} d_{sv,1} + \beta_{\text{IF}12} d_{rv,2}) - \\ (\alpha_{\text{IF}12} b_{sv,1} + \beta_{\text{IF}12} b_{sv,2}) \\ c \Delta t_{s, \text{IF}13} = c \Delta t_s - (\alpha_{\text{IF}13} d_{rv,1} + \beta_{\text{IF}13} d_{rv,3}) - \\ (\alpha_{\text{IF}13} b_{sv,1} + \beta_{\text{IF}13} b_{sv,3}) \end{cases}$$
(2)

其中

$$\alpha_{\rm IF12} = \frac{f_1^2}{f_1^2 - f_2^2}$$

$$\beta_{\rm IF12} = -\frac{f_2^2}{f_1^2 - f_2^2}$$
(3)

#### 1.2 非组合三频 IFCB 估计

基于第1、2和第1、3频率IF组合生成的卫星钟 差之间的差值可以表示为

$$\begin{aligned}
\vartheta_{s,IF} &= c \Delta t_{s,IF13} - c \Delta t_{s,IF12} = \eta_{s,IF} + \delta_{s,IF} & (4) \\
\eta_{s,IF} &= \left( \alpha_{IF12} d_{rc,1} + \beta_{IF12} d_{rc,2} \right) - \left( \alpha_{IF13} d_{rc,1} + \beta_{IF13} d_{rc,3} \right) = -\beta_{IF12} \left( d_{rc,1} - d_{rc,2} \right) + \\
\beta_{IF13} \left( d_{rc,2} - d_{rc,3} \right) &= -\beta_{IF12} \mu_{12} + \beta_{IF13} \mu_{13} & (5)
\end{aligned}$$

$$\delta_{s, \text{IF}} = (\alpha_{\text{IF}12}b_{sv, 1} + \beta_{\text{IF}12}b_{sv, 2}) - (\alpha_{\text{IF}13}b_{sv, 1} + \beta_{\text{IF}13}b_{sv, 3})$$
(6)

式中: $\partial_{s,F}$ 、 $\eta_{s,F}$ 和 $\delta_{s,F}$ 分别为总的IFCB、面向伪距的 IFCB(code IFCB,CIFCB)和PIFCB; $\mu_{12}$ 和 $\mu_{13}$ 分别 为第1、2和第1、3频率差分码偏差(differential code bias,DCB)。由式(6)可知,CIFCB可以直接通过 DCB线性变换获得,PIFCB则需要进一步研究。

GFIF 组合通常定义为2组不同频率IF 组合载 波相位观测之间的差值。GFIF 组合可以表示为

$$\zeta_{sr,123} = L_{sr,\text{IF}12} - L_{sr,\text{IF}13} = N_{sr,\text{GFIF}} + b_{rc,\text{GFIF}} + b_{rc,\text{GFIF}} + b_{sr,\text{GFIF}} + b_{sr,\text{GFIF}} + \xi_{sr,\text{GFIF}} + \xi_{sr,\text{GFIF}}$$
(7)

其中

$$\begin{cases} N_{sr, GFIF} = N_{sr, IF12} - N_{sr, IF13} \\ b_{rc, GFIF} = b_{rc, IF12} - b_{rc, IF13} \\ b_{rv, GFIF} = b_{rv, IF12} - b_{rv, IF13} \\ b_{sc, GFIF} = b_{sc, IF12} - b_{sc, IF13} \\ b_{sv, GFIF} = b_{sv, IF12} - b_{sv, IF13} \\ \xi_{sr, GFIF} = \xi_{sr, IF12} - \xi_{sr, IF13} \end{cases}$$
(8)

由式(7)—(9)可知,PIFCB可以重新表示为

$$\delta_{\text{IF, 13}} = \zeta_{sr, 123} - (N_{sr, \text{GFIF}} + b_{rc, \text{GFIF}} + b_{rv, \text{GFIF}} + b_{sr, \text{GFIF}})$$
(9)

如果历元间不存在周跳,由于接收机端相位硬件 延迟的时变部分足够小,GFIF组合和PIFCB之间的 差值可以认为是时不变<sup>[4,6]</sup>。ED PIFCB可以表示为

 $\Delta \delta_{\rm IF, 13}(t, t+1) = \delta_{\rm IF, 13}(t+1) - \delta_{\rm IF, 13}(t) \quad (10)$ 

式中: $\Delta \delta_{\text{F,13}}(t,t+1)$ 为历元t到历元t+1时刻的 ED PIFCB变化量。假设存在n个测站,卫星s在历 元t和t+1时刻的ED PIFCB平均值可以表示为

$$\delta_{\rm IF, 13mean}(t, t+1) = \sum_{i=1}^{n} \Delta \delta_{\rm IF, 13}(t, t+1)/n \quad (11)$$

任意历元的ED PIFCB 通过累积法可以表示为

$$\delta_{\rm IF,13}(t) = \delta_{\rm IF,13}(t_0) + \sum_{j=0}^{t-1} \Delta \delta_{\rm IF,13}(j,j+1) \quad (12)$$

式中: $\delta_{\text{F,13}}(t)$ 和 $\delta_{\text{F,13}}(t_0)$ 分别为历元t和 $t_0$ 的非差 PIFCB; $t_0$ 为参考历元,通常设为某一天的初始历 元。通过非零均值正态分布约束确定一天的  $\delta_{\text{F,13}}(t_0)$ 。假设存在k个历元, $\delta_{\text{F,13}}(t_0)$ 可以表示为

$$\sum_{j=0}^{k-1} \Delta \delta_{\text{IF},13}(j) = 0$$

$$\delta_{\text{IF},13}(t_0) = \left[ -\sum_{j=1}^{k-1} (k-j) \Delta \delta_{\text{IF},13}(j-1,j) \right] / k$$
(13)

# 2 数据处理

#### 2.1 数据来源

选取 2023 年年积日(day of year, DOY)130— 136连续7d全球均匀分布的100个MGEX测站观测 数据估计GPS、Galileo和BDS卫星的IFCB;进一步 选取了全球均匀分布的14个MGEX测站观测数据 进行GPS三频非差非组合PPP-AR性能评估,测站 分布如图1所示。



图 1 MGEX 测站分布 Fig. 1 Distribution of MGEX station

#### 2.2 GPS、Galileo和BDS卫星的IFCB估计

根据GPS、Galileo和BDS卫星的IFCB估计原 理,使用了大地测量和地球物理研究所(Institute of Geodesy And Geophysics, IGG)的DCB产品,GPS、 Galileo和BDS信号频段如表1所示。图2显示了 GPS Block IIF和Block III卫星(G04、G11、G14、 G18、G23和G28)的PIFCB时变序列。分析图2可 知,GPS Block IIF卫星的PIFCB时变序列峰值约为 10 cm,GPS Block III卫星的PIFCB时变序列峰值 小于4 cm,这表明PIFCB误差对GPS Block III卫星 L5载波相位观测影响很小。图3显示了Galileo卫 星 PIFCB 时变序列,分析图3可知,Galileo 卫星的 PIFCB 时变序列均呈现出小于3 cm 的变化幅度。

#### 表 1 GPS、Galileo 和 BDS 卫星的 IFCB 估计使用的信号 频段

Tab. 1Singal frequency bands used for IFCB estimation of GPS, Galileo, and BDS Satellites

系统	信号频段
GPS	L1,L2,L5
Galileo	E1、E5a、E5b
BDS-2	B1I,B2I,B3I
BDS-3	B1C、B2a、B3I



Fig. 2 PIFCB time-varying series for GPS Satellites

GPS和Galileo卫星的IFCB均方根(root mean square, RMS)值统计结果分别如图4和图5所示。

分析图4和图5可知,GPS Block III和Galileo卫星的频间钟偏差RMS值均小于1.5 cm,这表明PIFCB



图 3 Galileo 卫星的 PIFCB 时变序列 Fig. 3 PIFCB time-varying series for Galileo Satellites

误差对 GPS Block III 和 Galileo 卫星的影响均可以 忽略不计。





Fig. 4 IFCBs RMS statistics results for GPS Satellites



图 5 Galileo 卫星的频间钟偏差 RMS 统计结果 Fig. 5 IFCBs RMS statistics results for Galileo Satellites

图 6 和图 7 分别显示了 2023 年 DOY 130— DOY 136 BDS-2 和 BDS-3 卫星的 PIFCB 时变序列, 图8和图9分别显示了BDS-2和BDS-3卫星的频间 钟偏差RMS值统计结果。分析图6—8可知,BDS 卫星的PIFCB时变序列变化幅度约为3~5 cm,频 间钟偏差RMS值不超过3 cm。BDS-3的PRN C34 和PRN C40卫星相比其他BDS卫星的频间钟偏差 RMS值较大,这可归因于追踪BDS-3PRN C34 和 PRN C40卫星的MGEX测站较少有关。由于观测 数据较少,估计的PIFCB产生较大的未建模残差噪 声。随着新的BDS-3卫星观测数量的增加,PRN C34 和 PRN C40卫星的IFCB估计结果将与其他 BDS-3卫星相当。

为了进一步验证 IFCB 对三频 PPP-AR 数据处 理的影响。鉴于2.2节的 GPS、Galileo 和 BDS 卫星 的 PIFCB 时变特性验证了 IFCB 对 GPS Block III、 Galileo 和 BDS 卫星的影响相对较小,因此,后续实 验主要研究 IFCB 对 GPS Block IIF 卫星的超宽巷 UPD 估计结果和非差非组合三频 PPP-AR 性能的 影响。

#### 2.3 GPS Block IIF 卫星的超宽巷 UPD 估计结果

选择 G01 作为参考卫星,图 10 显示了 2023 年 DOY 130—DOY 136经 IFCB改正前后按照逐历元 估计 GPS Block IIF 卫星的超宽巷 UPD 估计结果。 分析图 10可知,未经 IFCB改正估计的超宽巷 UPD 时间序列的峰间振幅约为0.2~0.4周,具有长期波 动的特性。经 IFCB改正后估计的超宽巷 UPD 时间 序列具有全天保持稳定的特性。图 11 显示了经



图 6 BDS-2 卫星的 PIFCB 时变序列 Fig. 6 IFCB estimation for BDS-2 Satellites



图 7 BDS-3 卫星的 PIFCB 时变序列 Fig. 7 IFCB estimation for BDS-3 Satellites



图8 BDS-2卫星的频间钟偏差 RMS 统计结果

Fig. 8 IFCBs RMS statistics results for BDS-2 Satellites





IFCB改正前后按照逐天估计超宽巷 UPDs 的标准 差(standard deviation, STD)统计结果。经 IFCB 改

正估计的超宽巷未校准相位延迟STD明显小于未经IFCB改正估计的超宽巷未校准相位延迟UPDs。 平均超宽巷未校准相位延迟STD从0.06周提高到 0.02周,提高了66.7%。这表明,IFCB改正可以显 著提高GPS Block IIF 卫星的超宽巷UPD稳定性。

# 2.4 GPS 三频非差非组合 PPP-AR 性能评估

为了进一步验证 IFCB 对 GPS 三频非差非组 合 PPP-AR 性能的影响。非差非组合 PPP-AR 处 理策略具体如表2所示。使用扩展卡尔曼滤波对 状态量进行估计,接收机坐标视作白噪声估计;相 位缠绕使用经验模型改正;卫星端和接收机端的相 位中心偏差(phase center offset, PCO)和相位中心 变化(phase center variation, PCV)使用 IGS 提供的 igs20. atx 文件进行改正;部分模糊度固定使用数据 驱动高度角优先固定方法,将模糊度子集按照卫星 高度角排序,循环剔除高度角最小卫星直至固定, Ratio 检验和最小二乘模糊度降相关平差(least ambiguity decorrelation adjustment, square LAMBDA)成功率作为判断模糊度固定是否成功 的标准。14个 MGEX 测站的平均收敛时间和定位 误差RMS统计结果分别如表3和图12所示。收敛 时间定义为连续10个历元均小于5 cm 的水平定位 误差所需的时间。分析表2可知,经IFCB改正的



图 10 GPS Block IIF 卫星经 IFCB 改正前后 EWL UPD 估计结果 Fig. 10 Estimation of EWL UPDs before and after IFCB correction for GPS Block IIF Satellites



## 图 11 GPS Block IIF 卫星经 IFCB 改正前后 EWL UPDs STD 统计结果



三频非差非组合 PPP-AR 解方案相比未经 IFCB 改 正在东(east,E)、北(north,N)和天(up,U)三方向 平均定位误差 RMS 分别从2.64 cm减少到1.82 cm, 平均定位精度提高了 31.1%;从2.25 cm减少到 1.51 cm,平均定位精度提高了 32.9%;从3.02 cm 减少到2.06 cm,平均定位精度提高了 31.8%。收 敛时间小于 20min 比例从 68.6% 提升到 71.3%,提 高了 2.7%。平均收敛时间从 22.1 min 减少到 18.1 min,减少了 18.1%,略优于非差非组合双频 PPP-AR 解方案(18.4min)。

### 表2 非差非组合PPP-AR处理策略



cessing strategy		
项目	策略	
信号频段	L1,L2,L5	
采样间隔	30 s	
卫星端和接收机端PCO和PCV	igs20. atx	
电离层延迟	随机游走	
接收机钟差	白噪声估计	
相位模糊度	常数估计	
截止高度角	$7^{\circ}$	
定权方式	高度角定权	
相位缠绕	经验模型改正	
模糊度固定算法	LAMBDA算法	
模糊度固定检核	LAMBDA成功率超过95%, 比率检验值大于3.0	

#### 表 3 GPS 双频 PPP-AR 和经 IFCB 改正前后 GPS 三频 PPP-AR 平均定位误差 RMS 值

Tab. 3 Average positioning error RMS of GPS UC dual-frequency PPP-AR and UC triple-frequency PPP-AR solutions before and after IFCB correction

位置	双频 PPP- AR	未经IFCB改正的IF 三频PPP-AR	经IFCB改正的 三频PPP—AR
Е	1.85	2.64	1.82
Ν	1.52	2.25	1.51
U	2.08	3.02	2.06



图 12 GPS 双频 PPP-AR 和经 IFCB 改正前后 GPS 三频 PPP-AR 收敛时间分布 Fig. 12 Distribution of convergence time of GPS UC dual-frequency PPP-AR and UC triple-frequency PPP-AR solutions before and after IFCB correction

## 3 结语

提出了一种 ED 的方法估计 GPS、Galileo 和 BDS 卫星的 IFCB, 使用了 2023 年 DOY 130-DOY 136全球均匀分布的100个MGEX测站观测数 据估计了GPS、Galileo和BDS卫星的IFCB,分析了 GPS、Galileo和BDS卫星的PIFCB时变特性,评估 了 IFCB 改正对 GPS Block IIF 卫星的超宽巷 UPD 和 GPS 三频非差非组合 PPP-AR 性能的影响。 GPS、Galileo和BDS卫星的IFCB时变序列特性表 明:基于GPS Block IIF 卫星估计的 PIFCB 时变序列 峰值约为10 cm;基于GPS Block III 和 Galileo 卫星 估计的 PIFCB 时变序列均呈现出小于4 cm 峰间振 幅变化。BDS 卫星的PIFCB时变序列幅度约为3~ 5 cm,频间钟偏差 RMS 值不超过 3 cm。GPS Block IIF 卫星的超宽巷 UPD 和三频非差非组合 PPP-AR 性能评估结果表明:经IFCB改正的GPS Block IIF 卫星的超宽巷未校准相位延迟UPDs从0.06周提高 到0.04周,提高了66.7%,这表明,IFCB改正可以 显著提高GPS Block IIF 卫星的超宽巷 UPD 稳定 性。经IFCB改正的三频非差非组合 PPP-AR 解方 案相比未经IFCB改正PPP-AR解方案在E、N和U 三方向平均定位精度分别提高了31.1%、32.9%、 31.8%;收敛时间小于20min比例提高了2.7%;平 均收敛时间减少了18.1%,略优于非差非组合双频 PPP-AR解方案。GPS 三频非差非组合 PPP-AR 的 性能评估的实验验证了 IFCB 的改正效果,对卫星钟 差估计与精密定位均具有一定的参考意义。

## 作者贡献声明:

张兵良:提出研究思路,指导研究方案,设计论文框架,

审阅论文并提出修改意见。

方 卓:整理文献,参与研究工作,完成程序编写,撰写 论文。

王立诗云:整理文献,参与研究工作。

#### 参考文献:

- [1] ZHOU H, WANG L, FU W, et al. Real-time GNSS triplefrequency cycle slip detection using three optimal linear combinations[J]. GPS Solutions, 2023, 27(3): 142.
- [2] 张兵良,方卓,王立诗云,等.高阶电离层延迟对PPP-AR对流 层参数估计的影响[J].测绘科学,2024,49(4):57.
  ZHANG Bingliang, FANG Zhuo, WANG Lishiyun, *et al.* The effects of higher-order ionospheric delay on precise point positioning ambiguity resolution tropospheric parameters estimation [J]. Science of Surveying and Mapping, 2024, 49(4):57.
- [3] YANG Y, ZHOU F, SONG S. Improving precise point positioning (PPP) performance with best integer equivariant (BIE) estimator[J]. GPS Solutions, 2024, 28(1): 50.
- [4] MONTENBRUCK O, HAUSCHILD A, STEIGENBERGER P, et al. Three's the challenge: a close look at GPS SVN62 triple-frequency signal combinations finds carrier-phase variations on the new L5[J]. GPS World, 2010, 21(8); 8.
- [5] MONTENBRUCK O, HUGENTOBLER U, DACH R, et al. Apparent clock variations of the Block IIF-1 (SVN62) GPS satellite[J]. GPS solutions, 2012, 16: 303.
- [6] LI H J, ZHOU X H, WU B, et al. Estimation of the interfrequency clock bias for the satellites of PRN25 and PRN01[J]. Science China Physics, Mechanics and Astronomy, 2012, 55: 2186.
- [7] LI H, ZHOU X, WU B. Fast estimation and analysis of the inter-frequency clock bias for Block IIF satellites [J]. GPS solutions, 2013, 17: 347.
- [8] PAN L, ZHANG X, LI X, et al. GPS inter-frequency clock

bias modeling and prediction for real-time precise point positioning[J]. GPS Solutions, 2018, 22: 1.

- [9] LI H, LI B, XIAO G, et al. Improved method for estimating the inter-frequency satellite clock bias of triple-frequency GPS [J]. GPS Solutions, 2016, 20: 751.
- [10] GUO J, GENG J. GPS satellite clock determination in case of inter-frequency clock biases for triple-frequency precise point positioning[J]. Journal of Geodesy, 2018, 92(10): 1133.
- [11] PAN L, ZHANG X, LI X, et al. Characteristics of interfrequency clock bias for Block IIF satellites and its effect on triple-frequency GPS precise point positioning [J]. GPS solutions, 2017, 21: 811.
- [12] FAN L, SHI C, LI M, et al. GPS satellite inter-frequency clock bias estimation using triple-frequency raw observations [J]. Journal of Geodesy, 2019, 93: 2465.
- [13] LI H, CHEN Y, WU B, et al. Modeling and initial assessment of the inter-frequency clock bias for COMPASS GEO satellites [J]. Advances in Space Research, 2013, 51 (12): 2277.
- PAN L, LI X, ZHANG X, *et al.* Considering inter-frequency clock bias for BDS triple-frequency precise point positioning[J]. Remote Sensing, 2017, 9(7): 734.
- [15] GONG X, GU S, LOU Y, et al. Research on empirical correction models of GPS Block IIF and BDS satellite interfrequency clock bias[J]. Journal of Geodesy, 2020, 94: 1.
- [16] ZHANG F, CHAI H, Li L, *et al.* Estimation and analysis of GPS inter-frequency clock biases from long-term triplefrequency observations[J]. GPS Solutions, 2021, 25: 1.
- [17] AI Q, LIUT, ZHANG B, et al. Simultaneous estimation of

inter-frequency clock biases and clock offsets with triplefrequency GPS data: undifferenced and uncombined methodology and impact analysis[J]. GPS Solutions, 2023, 27 (3): 145.

- [18] ZHANG F, CHAI H, LI L, et al. Understanding the characteristic of GLONASS inter-frequency clock bias using both FDMA and CDMA signals[J]. GPS Solutions, 2022, 26 (2): 63.
- [19] LI L, YANG Z, JIA Z, *et al.* Parallel computation of Multi-GNSS and multi-frequency inter-frequency clock biases and observable-specific biases [J]. Remote Sensing, 2023, 15(7): 1953.
- [20] WU J, LI X, YUAN Y, et al. Estimation of GLONASS interfrequency clock bias considering the phase center offset differences on the L3 signal [J]. GPS Solutions, 2023, 27 (3): 130.
- [21] ZHANG F, CHAI H, WANG M, et al. Considering interfrequency clock bias for GLONASS FDMA+ CDMA precise point positioning[J]. GPS Solutions, 2023, 27(1): 10.
- [22] FAN L, WANG C, GUO S, et al. GNSS satellite interfrequency clock bias estimation and correction based on IGS clock datum: A unified model and result validation using BDS-2 and BDS-3 multi-frequency data [J]. Journal of Geodesy, 2021, 95: 1.
- [23] LU Y, ZHU H, TANG L, et al. Influence of stochastic modeling for inter-frequency clock biases on multi-frequency precise point positioning [J]. Remote Sensing, 2023, 15(18): 4507.