Ю. А. КОВАЛЬ д-р техн. наук, Е. А. ИВАНОВА, канд. техн. наук, В. Ю. ПРИЙМАК, Б. А. АЛ-ТВЕЖРИ

# КРИТЕРИИ СРАВНЕНИЯ РАДИОТЕХНИЧЕСКИХ МЕТОДОВ И АЛГОРИТМОВ СИНХРОНИЗАЦИИ РАЗНЕСЕННЫХ ЭТАЛОНОВ ВРЕМЕНИ И ЧАСТОТЫ

#### Введение и постановка задачи

Синхронизация (сравнение, сличение) территориально разнесенных стандартов (в частности эталонов) времени и частоты – основа для реализации современных частотновременных методов, позволяющих решать актуальные научно-технические и оборонные задачи координатно-временного обеспечения, метрологии времени и частоты, радиоастрономии, радиолокации, радиопеленгации и др. [1–5].

Важную роль играет синхронизация в современных сетях связи для управления потоками информации с высокой надежностью, устойчивостью и при минимальных затратах [6–8]. Особо жесткие требования предъявляются к синхронизации опорных генераторов первичного уровня и транзитных узлов, верхняя граница относительной нестабильности по частоте которых составляет  $10^{-11}$  [6–9]. В директивных документах отмечается необходимость иметь резервные средства синхронизации, размещенные на защищенных объектах.

Ключевыми понятиями в задаче синхронизации территориально разнесенных стандартов являются, согласно ДСТУ 2870–94 (Вимірювання часу та частоти), шкала времени H(t) – непрерывная последовательность интервалов времени определенной длительности, отсчитываемая от условного начала отсчета, и сдвиг шкал  $\Delta T$  – алгебраическая величина, характеризующая взаимное опережение ( $\Delta T$ >0) или запаздывание ( $\Delta T$ <0) шкал.

В общем случае сдвиг шкал является функцией времени  $\Delta T(t)$ . Анализ функции  $\Delta T(t)$  позволяет оценить отличие стандартов по частоте

$$\Delta f(t) = f_0 \frac{d \left[ \Delta T(t) \right]}{dt},\tag{1}$$

где  $f_0$  – номинальное (опорное) значение частоты стандарта.

Таким образом, согласно выражению (1), сравнение шкал времени позволяет производить и сравнение (или синхронизацию) стандартов частоты.

Высокие темпы совершенствования эталонов (относительная нестабильность эталонов до недавнего времени составляла  $10^{-13}...10^{-14}$ , а в настоящее время<sup>1</sup> –  $10^{-15}...10^{-16}$ ) определяют актуальность повышения точности методов синхронизации<sup>2</sup>(MC).

В настоящее время определился круг высокоточных MC (см. табл. 1), которые можно разделить на три группы:

1) прямой МС, основанный на использовании перевозимых квантовых часов (ПКЧ);

2) радиотехнические MC, использующие различные диапазоны распространения радиоволн (PPB) и технические средства (радиометеорный метод синхронизации – PMC [11]; телекоммуникационные искусственные спутники Земли – ТКИСЗ [12]; спутниковые радионавигационные системы – СРНС [13]); 3) сетевые MC, использующие современные каналы связи и стандартные протоколы (Network Time Protokol – NTP; Precision Time Protocol – PTP [6]).

Тобяти 1

	Таолица					
Методы		Погрешности	Достоинства	Недостатки		
				Общие	Для Украины	
ПКЧ		110 нс	Прямые измерения	Низкая оперативность,	Высокая стои- мость	
Радиотехнические	ТКИСЗ	1100 нс	Глобальная зона действия, оперативность	Излучение в пунктах	Зависимость от зарубежных	
	СРНС	150 нс	Глобальная зона действия	Низкие помехозащищен- ность и оперативность	систем	
	РМС	130 нс	Оперативность, автономность	Излучение в пунктах, ог- раниченная дальность	Высокая стои- мость	
NTI	þ	11000 мкс	Для цифровых	Низкие оперативность		
PTP, IEEE1588		100 нс	сетей связи	и точность	_	

Приведенные в табл.1 характеристики основных MC не позволяют объективно сравнивать данные методы как друг с другом, так и с новыми, разрабатываемыми в ХНУРЭ, методами [14–16].

При реализации МС особую роль играют алгоритмы измерений – порядок обмена сигналами между сравниваемыми стандартами, который, после обработки этих сигналов, а также исключения времени задержки сигналов в канале РРВ и аппаратуре, обеспечивает измерение сдвига шкал.

Для сравнения методов и алгоритмов синхронизации необходимы единые частные и общие критерии сравнения, разработке которых посвящена настоящая статья.

### Алгоритмические погрешности и неопределенности синхронизации

Алгоритмы сличения, с точки зрения излучения сигналов в пунктах размещения эталонов, можно разделить на три вида [11, 17]:

1) полуактивный односторонний алгоритм (OA) – сигналы излучаются только из одного пункта (англ. термин – *one-way*);

2) пассивный алгоритм общего охвата (AOO), основанный на приеме в пунктах сигнала общего источника (англ. термин – «*common-view*»);

3) группа активных алгоритмов, в которых сигналы излучаются в каждом из пунктов (англ. термины – «two-way» или «Two-Way Time Transfer», сокр. TWTT).

Поскольку в высокоточных МС используются, в основном, АОО и активные алгоритмы дальнейший анализ ограничивается только этими алгоритмами.

Алгоритм общего охвата. В АОО используется дополнительный общий источник (ОИ), , сигнал которого  $s_0(t)$  принимается в пунктах *а* и *в*. Структурная схема и временные диаграмм для АОО приведены на рис. 1, а структурная схема системы синхронизации, реализующей АОО, – на рис. 2.

На рис. 1 и 2 введены обозначения:  $t_1^{\hat{a}}$ ,  $t_1^{\hat{a}}$  – временные положения сигналов в пунктах;  $\tau_{\delta}^{\hat{i}\hat{a}}$ ,  $\tau_{\delta}^{\hat{i}\hat{a}}$  – задержка сигнала в канале PPB от общего источника до пунктов *a* и *s* соответственно;  $\Delta T^{\hat{a}\hat{a}} = \Delta T^{\hat{a}\hat{i}} - \Delta T^{\hat{a}\hat{i}}$  – сдвиг шкал пунктов *a* и *s*, выраженный через временные сдвиги между сигналом общего источника и шкалами пунктов;  $\tau_{\hat{i}\delta\hat{a}}^{\hat{i}}$  – задержка сигнала в передатчике OU;  $\tau_{\hat{i}\delta\hat{a}}^{\hat{a}}$ ,  $\tau_{i\,\delta i}^{\hat{a}}$  – задержки сигнала в приемных трактах пунктов;  $\delta_{t1}^{\hat{a}}$ ,  $\delta_{t1}^{\hat{a}}$  – абсолютные значения помеховых погрешностей оценок временного положения (ОВП) сигнала в пунктах;  $\Delta T^{\hat{a}\hat{a}}$ ,  $\Delta T^{\hat{a}\hat{a}}$  – оценки сдвигов шкал пунктов;  $u_{c\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}$ ,  $u_{c\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}$  – суммарные стандартные неопределенности измерений.



Рис. 1. Структурная схема (а) и временная диаграмма (б) АОО



Рис. 2. Структурная схема системы синхронизации, реализующей АОО: 1 – источник общего сигнала; 2, 3 – антенны; 4, 5 – приемные устройства; 6, 7 – устройства оценки временного положения сигналов; 8, 9 – устройства, реализующие алгоритм измерений и методы обработки результатов; 10, 11 – источники помех

Активные алгоритмы. Распространение получили три вида активных алгоритмов: встречный (ВА); ретрансляционный (РА); опорно-ретрансляционный (ОРА) [11].

Структурная схема и временные диаграммы ВА приведены на рис.3. Для исключения обмена результатами измерений между пунктами используются алгоритмы РА и ОРА, временные диаграммы которых приведены соответственно на рис. 4 и 5.



Рис. 3. Структурная схема (а) и временная диаграмма (б) ВА



Рис. 4. Временная диаграмма ретрансляционного алгоритма



Рис. 5. Временные диаграммы ОРА для общего случая (а) и n=1 (б)

Структурная схема систем синхронизации, реализующих активные алгоритмы, приведена на рис. 6.



Рис. 6. Структурная схема систем синхронизации, реализующих активные алгоритмы: 1, 2 – устройства, реализующие алгоритм измерений и методы обработки результатов; 3, 4 – формирователи сигналов; 5, 6 – передающие устройства; 7, 8 – приемные устройства; 9, 10 – устройства оценки временного положения сигналов; 11, 12 – антенные коммутаторы; 13, 14 – антенны; 15, 16 – источники помех

На рис. 3 – 6 введены обозначения:  $t_2^{a}$ ,  $t_2^{a}$  – измеренное время задержки принимаемых сигналов в пунктах *a* и *s* соответственно в цикле ретрансляции;  $\tau_{\delta 1}^{aa}$ ,  $\tau_{\delta 2}^{aa}$ ,  $\tau_{\delta 2}^{aa}$  – соответствующие задержки в канале РРВ в циклах трансляции (индекс 1) и ретрансляции (индекс 2) сигналов;  $\delta_{t2}^{a}$ ,  $\delta_{t2}^{a}$  – погрешности ОВП сигналов, вызванные внутренними шумами и помехами, для пунктов в цикле ретрансляции;  $\tau_{1\delta a}^{a}$ ,  $\tau_{1\delta a}^{a}$  – задержки сигналов в передающих трактах пунктов; k, n – коэффициенты ретрансляции соответственно для РА и ОРА;  $t_0$  – время задержки опорного импульса для ОРА;  $\tau_{12}$  – временной интервал между циклами трансляции и ретрансляции сигналов.

Решение уравнений, составленных для рассмотренных алгоритмов, позволяют получить выражение для общей погрешности измерения сдвига шкал [11]:

$$\delta_{\Delta\delta}^{\hat{a}\hat{a}}(\Sigma) = \Delta T^{\hat{a}\hat{a}} - \Delta T^{\hat{a}\hat{a}} = \delta_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}} \left( \widehat{\mathbf{DDB}} \right) + \delta_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}} \left( \hat{a}\ddot{i} \right) + \delta_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}} \left( \widetilde{n}'\dot{i} \right), \tag{2}$$

где  $\delta^{\hat{a}\hat{a}}_{\Delta T}$  (**ĐĐB**),  $\delta^{\hat{a}\hat{a}}_{\Delta T}$  ( $\hat{a}$ ),  $\delta^{\hat{a}\hat{a}}_{\Delta T}$  ( $\hat{n}$ / $\hat{i}$ ) – соответственно канальная РРВ, аппаратурная и помеховая погрешности, выражения для которых приведены в табл. 2.

В формулах табл. 2 применены обозначения:  $V_{\tau_{\delta}} = d\tau_p/dt$  – скорость изменения задержки сигналов в канале РРВ (характеризует нестабильность задержки сигналов в канале) и ее оценка;  $\Delta \tau_{\delta \hat{a}_{c}} = \tau_{\delta}^{\hat{a}\hat{a}} - \tau_{\delta}^{\hat{a}\hat{a}}$  – невзаимность задержки сигналов в канале РРВ;  $\hat{V}_{\tau_{\delta}}$ ,  $\hat{\tau}_{12}$ ,  $\Delta \tau_{\delta \hat{a}_{c}}$ ,  $\hat{\tau}_{\hat{a}\hat{a}}^{\hat{a}}$ ,  $\hat{\tau}_{\hat{a}\hat{a}}^{\hat{a}}$ ,  $\hat{\tau}_{\hat{a}\hat{a}}^{\hat{a}}$ ,  $\hat{\tau}_{\hat{a}\hat{a}}^{\hat{a}}$  – оценки соответствующих параметров.

				Таблица 2
Состав (2)	AOO	ВА	PA ( $n \le -1$ ; $t_0 = 0$ ); OPA ( $n > -1$ ; $t_0 \ne 0$ )	Вид неопределенно- сти
$\delta^{\hat{a}\hat{a}}_{\Delta T} \left( E E B \right)$	$\begin{array}{c}(\tau_{\rm D}^{\hat{\imath}\hat{a}}-\tau_{\rm D}^{\hat{\imath}\hat{a}})-\\-(\hat{\tau}_{\delta}^{\hat{\imath}\hat{a}}-\hat{\tau}_{\delta}^{\hat{\imath}\hat{a}})\end{array}$	$0,5(\Delta \tau_{\delta \hat{a}_{\varsigma}} + V_{\tau_{\delta}} \Delta T^{AB})0,5(\Delta \tau_{\delta \hat{a}_{\varsigma}} + V_{\tau_{\delta}} \Delta T^{AB})$	$0,5(\Delta \tau_{\delta \hat{a}\varsigma} + V_{\tau_{\delta}} \tau_{12}/n)0,5(\Delta \tau_{\delta \hat{a}\varsigma} + \hat{V}_{\tau_{\delta}} \hat{\tau}_{12}/n)$	В
$\delta^{\hat{a}\hat{a}}_{_{\Delta T}}\left( \widetilde{n}^{\prime}\widetilde{i} ight)$	$(\delta^{a}_{t1} - \delta^{a}_{t1})$	$0,5(\delta_t^{a}-\delta_t^{a})$	$\frac{\delta_{t2}^{a} - n\delta_{t1}^{a} + (n-1)\delta_{t1}^{a}\delta_{t1}^{a}}{2n};$ 0,5( $\delta_{t2}^{a} - \delta_{t1}^{a}$ ) - äeÿ $n = 1$	A

ISSN 0485-8972 Радиотехника. 2012. Вып. 169

Sàâ (>::)	$(\tau^{\hat{a}}_{\hat{\imath}\hat{\eth}\hat{\imath}} - \tau^{\hat{a}}_{\hat{\imath}\hat{\eth}\hat{\imath}}) -$	$[(\tau^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{i}} - \tau^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{a}}) - (\tau^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{a}} - \tau^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{a}})] + [(\widehat{\tau}^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{i}} - \widehat{\tau}^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{a}}) - (\widehat{\tau}^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{a}} - \widehat{\tau}^{\hat{a}}_{\hat{i}\delta\hat{a}})]$	-
$O_{\Delta T}^{*}$ (a1)	$-(\hat{\tau}^{\hat{a}}_{\vec{i}\hat{\partial}\hat{i}}-\hat{\tau}^{\hat{a}}_{\vec{i}\hat{\partial}\hat{i}})$	2	В

Наряду с погрешностями, в настоящее время для оценки точности измерений в метрологии все более широкое применение находит понятие неопределенности измерений [18–21]. Поскольку параметры помеховых погрешностей определяются при статистической обработке результатов измерений сдвига шкал, эта оценка погрешности соответствует стандартной неопределенности типа A [18, 19].

Канальную и аппаратурную погрешности нельзя определить путем статистической обработки результатов измерений. Поэтому, согласно [18, 19], эти погрешности формируют неопределенность типа **B**. Эти соответствия составляющих общей погрешности (2) и видов неопределенностей отражены в табл. 2.

Соотношения для расчета среднеквадратических отклонений (СКО) случайных помеховых погрешностей измерения сдвига шкал и коэффициентов корреляции этих погрешностей R(n) в пунктах приведены в табл. 3, где приняты обозначения:  $\sigma_{\Delta T}^{a\hat{a}} = u_{A\Delta T}^{a\hat{a}} - CKO$  случайных помеховых погрешностей и равные им стандартные неопределенности измерения сдвига шкал пунктов;  $\sigma_t^a$ ,  $\sigma_t^{\hat{a}}$  – CKO оценок временного положения сигналов в пунктах соответственно;  $m_a = (\sigma_t^{\hat{a}} / \sigma_t^a)^2$  – коэффициент, учитывающий различие погрешностей ОВП сигналов в пунктах.

Формулы для СКО случайных погрешностей в пункте **в** ( $\sigma_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}} = u_{A/\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}$ ) отличаются от приведенных в табл. 3 индексами (вместо  $m_a \to m_{\hat{a}} = 1/m_a = (\sigma_t^a/\sigma_t^{\hat{a}})^2$ ). В формуле для R(n) в качестве параметра *m* могут быть использованы как  $m_a$ , так и  $m_{\hat{a}}$ .

		Таблица З
Алгоритмы	$\sigma^{_{\hat{a}\hat{a}}}_{_{\Delta T}} = \!\! u^{_{\hat{a}\hat{a}}}_{_{\mathrm{A}\!/\!\Delta T}}$	R(n)
AOO	$\sigma_t^a \sqrt{1+m_a}$	-1
BA	$0,5\sigma_t^a\sqrt{1+m_a}$	-1
$\mathbf{PA}(n < -1)$	$\frac{\sigma_t^{a}\sqrt{n^2(1+m_{a})-2n+2}}{2 n };$	$R(n,m) = -\frac{n(n-1)}{\left(2 - n - 1\right)\left(2 - n - 1\right)}; R(1,m) = 0$
<b>OPA</b> $(n > -1)$	$0,5\sigma_t^{\rm a}\sqrt{1+m_{\rm a}}$ – для $n=1$	$\sqrt{\binom{n^2-2\frac{m-1}{m+1}}{n^2-2m\frac{m-1}{m+1}}}$

СКО случайных погрешностей для РА и ОРА зависят от коэффициентов ретрансляции (*k*=-*n* – для РА, *n* – для ОРА). На рис. 7, *a* приведены графики для нормированных случайных погрешностей ( $\sigma_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}$ )' =  $\sigma_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}/\sigma_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}(\hat{A}\hat{A})$  ( $\sigma_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}}(\hat{A}\hat{A})$  – СКО для ВА).

Анализ графиков  $(\sigma_{\Delta T}^{\hat{a}\hat{a}})'$  показывает, что помеховые погрешности минимальны для ОРА (n=2) [11]. Коэффициент корреляции помеховых погрешностей в пунктах также зависит от величин *n* и  $\kappa$  (см. рис. 7,  $\delta$ ).



Рис. 7. Зависимости СКО относительной помеховой погрешности (*a*) и коэффициента корреляции помеховых погрешностей в пунктах (б) от коэффициента ретрансляции для РА и ОРА

## Критерии сравнения алгоритмов и методов синхронизации

Помимо рассмотренных выше показателей точности измерений (оценки погрешностей и неопределенностей измерений) и корреляционных связей результатов измерений в пунктах, для сравнения алгоритмов и методов синхронизации предлагается использовать критерии:

3) энергетические показатели;

2) необходимость обмена результатами измерений;

3) требования к параметрам канала РРВ;

4) возможности модификации и синтеза комбинированных алгоритмов;

5) требования к параметрам сигналов и способам их обработки;

6) методы обработки результатов измерений.

Данные критерии применимы также к методам и системам синхронизации, для которых целесообразно ввести обобщенный показатель качества и дополнительные частные критерии сравнения:

1) оперативность, производительность – время единичного измерения и период между единичными измерениями;

2) возможности измерения или компенсации аппаратурных задержек;

3) экспериментальные и модельные методы оценки параметров канала РРВ;

4) особенности технической реализации (параметры радиоканала, сигналов и способов их обработки; способы измерения или компенсации аппаратурных задержек; каналы обмена результатами измерений и др.);

5) экономические показатели.

Современные требования к экологии и электромагнитной совместимости радиотехнических систем привели к тому, что существенно возросла роль энергетических показателей и к системам синхронизации.

Активные алгоритмы (ВА, РА, ОРА) и АОО несопоставимы по энергетическим показателям, поскольку последний не требует излучения сигналов синхронизируемыми пунктами. Отсутствие собственных излучений является серьезным преимуществом АОО.

Что касается учета энергетики принимаемых сигналов, то приведенные в табл. 3 соотношения для помеховых погрешностей не могут быть использованы для объективного сравнения алгоритмов, поскольку в этих соотношениях отсутствует информация о затраченной на каждое единичное измерение энергии. Поэтому для сравнения алгоритмов вводят эквивалентную энергетическую (ЭЭП) погрешность ОВП сигналов [11], СКО которой определяется эффективной шириной спектра сигнала ( $\Delta \omega_{эф}$ ), спектральной плотностью шума в пунктах ( $N_0$ ) и суммарной энергией принимаемых сигналов  $\Im_{\Sigma}=\Im_a+\Im_6$ , соответствующих единичному измерению):

$$\sigma_{t(\hat{Y}\Sigma)} = \frac{1}{\sqrt{\frac{2\hat{Y}_{\Sigma}}{N_0}} \cdot \Delta\omega_{\hat{y}\hat{0}}}}.$$
(3)

На основе ЭЭП (3) для сравнения алгоритмов вводится коэффициент использования энергии при измерении сдвига шкал

$$\eta_{\dot{Y}\Sigma} = \sigma_{t(\dot{Y}\Sigma)} / \sigma_{\Delta T} . \tag{4}$$

Анализ  $\eta_{Y\Sigma}$  для алгоритмов упрощается, если положить одинаковыми для пунктов как спектральные плотности шума, так и эффективную ширину спектра сигналов:

$$N_0^{a} = N_0^{\hat{a}} = N_0; \quad \Delta \omega_{\hat{y}\hat{o}}^{\hat{a}} = \Delta \omega_{\hat{y}\hat{o}}^{\hat{a}} = \Delta \omega_{\hat{y}\hat{o}}.$$
 (5)

С учетом соотношений (3) – (5), коэффициенты ЭЭП составят:

для AOO  $\eta_{Y\Sigma} = \sqrt{\dot{Y}_{\dot{a}}\dot{Y}_{\dot{a}}} / \dot{Y}_{\Sigma} = \sqrt{x} / (1+x);$ 

для ВА и ОРА (*n*=1, измерение в одном из пунктов)  $\eta_{Y\Sigma} = 2\sqrt{\hat{Y}_{a}\hat{Y}_{a}} / \hat{Y}_{\Sigma} = 2\sqrt{x} / (1+x)$ , где  $x = \hat{Y}_{a} / \hat{Y}_{a}$ .

Коэффициенты ЭПП для этих случаев принимают максимальные значения  $\eta_{Y\Sigma} = 1$  для ВА и ОРА (*n*=1) и  $\eta_{Y\Sigma} = 0,5$  для АОО для x=1, то есть  $Y_{a} = Y_{a}$  (см. рис. 8, *a*).



Рис. 8. Зависимости  $\eta_{Y\Sigma}(x)$  для АОО, ВА, ОРА (*n*=1) – *a* и  $\eta_{Y\Sigma}(x, n)$  для РА и ОРА –  $\delta$ 

Для получения единичного измерения (наблюдения) в одном из пунктов в случае РА и OPA (для  $n \neq 1$ ) необходимо излучить и, соответственно, принять три сигнала. При этом суммарная энергия принимаемых сигналов в выражении (3) составит:  $\Im_{\Sigma} = 2\Im_{a} + \Im_{B} - для$  единичного измерения в пункте a;  $\Im_{\Sigma} = 2\Im_{B} + \Im_{a} - для$  единичного измерения в пункте s. Исходя из этого, коэффициент ЭПП для РА и OPA ( $n \neq 1$ ) составляет

$$\eta_{Y\Sigma}(x,n) = \frac{2|n|}{\sqrt{\left(n^2 - 2n + 2\right) \cdot \left(2 + x^{-1}\right) + n^2 \left(1 + 2x\right)}}.$$
(6)

Построенное согласно (6) аксонометрическое представление  $\eta_{Y\Sigma}(x,n)$  приведено на рис.8, б.

Таким образом, коэффициент ЭПП позволяет сопоставлять затраченную на единичное измерение суммарную энергию принимаемых сигналов с достигнутым значением СКО помеховой погрешности и является своеобразным КПД алгоритма измерений.

Для реализации AOO и BA необходим обмен информацией о результатах измерений между пунктами. Это является недостатком этих алгоритмов.

Преимуществом активных алгоритмов является то, что для них не требуется оценка задержек сигналов в канале PPB, а необходимы только высокие стабильность и обратимость этой задержки. При этом наименьшие канальные погрешности обеспечивает ВА (см. табл. 2).

На базе активных алгоритмов, путем вариации коэффициентов ретрансляции и обмена результатами измерений между пунктами, приходят к синтезу ряда комбинированных алгоритмов, имеющих меньшие помеховые и канальные погрешности [11].

Перспективной комбинацией является сочетание АОО, как основного алгоритма, с одним из активных алгоритмов как средством калибровки.

Что касается аппаратурных погрешностей, то все активные алгоритмы равноценны и уступают АОО, у которого задержки в трактах общего источника исключаются (см. табл. 2).

Помимо применения традиционной согласованной фильтрации (СФ) или корреляционной обработки сигналов, в случае ОРА (n=1) и АОО возможно применять специфические методы обработки. К таким методам относится, так называемая, зеркальная ретрансляция сигналов (ЗРС) для ОРА (n=1) и взаимокорреляционная обработка (ВКО) сигналов общего источника, принимаемого в пунктах.

Преимущество ЗРС (см. рис. 9) состоит в том, что отпадает необходимость в измерении времени задержки принятого сигнала  $s_1^{\hat{a}}(t)$  и высокоточном формировании ретранслированного сигнала  $s_1^{\hat{a}}(2t_0-t)$ . Принципиальная симметрия сигнала при фазовых измерениях, а также простота цифровой реализации ЗРС позволили запатентовать способ и устройство для измерения полной аппаратурной систематической погрешности [22].



Рис. 9. Временная диаграмма зеркальной ретрансляции сигналов

ВКО сигналов в случае АОО позволяет использовать общие сигналы с неполностью известными параметрами, включая шумоподобные. К недостаткам ВКО следует отнести сравнительно большие объемы передаваемой между пунктами информации и меньшие значения пороговых отношений сигнал/помеха при ВКО по сравнению с СФ ( $q_{i\hat{1}\hat{0}.\hat{A}\hat{E}\hat{1}} < q_{i\hat{1}\hat{0}.\hat{N}\hat{0}}$ ). Это подтверждают как теоретический анализ, так и моделирование (рис. 10) [23].



Рис. 10. Пороговые эффекты при СФ и ВКО сигналов в АОО

Основные результаты проведенного сравнения алгоритмов приведены в табл. 4.

Для учета степени реализации информационно-энергетического потенциала системы синхронизации применим обобщенный показатель качества [2]

$$\beta = \sigma_{\Delta \dot{O}} \sqrt{P \Delta f_{i} B N k} , \qquad (7)$$

где P – излучаемая импульсная мощность;  $\Delta f_{i}$  – ширина спектра сигнала; B – база сигнала; N – число импульсов в коде; k – число периодов, соответствующих единичному измерению с СКО  $\sigma_{\Delta O}$ .

Обобщенный показатель качества (7) можно дополнить такими существенными показателями, как оперативность измерений *с* – среднее число измерений в единицу времени и стоимость *s*. Это приводит к модифицированному обобщенному показателю качества

$$\beta_i = \beta s/c$$

Для определенных классов систем с помощью показателей качества β и β<sub>i</sub> можно рассчитать диаграммы обмена энергии и (или) полосы частот на погрешность синхронизации.

			Таблица 4	
I/	Алгоритмы			
критерии	100	Активные		
сравнения	AOO	BA	PA, OPA	
Требования к каналу РРВ	Должна оцениваться разность задержка в должна быть канале PPB обрат		кка в канале РРВ быть стабильной и обратимой	
Достоинства	Отсутствие излучения в пунктах. Возможность применять ВКО сигналов. Задержка в кана Исключаются задержки в трактах практически искл общего источника		кка в канале РРВ ески исключается	
	Необходимость оценки задержек в канале	Излучение в пунктах		
Недостатки	Необходимость обмена измерительной информацией	_		
Реализации	СРНС (GPS, ГЛОНАСС); РСДБ; ТВ [15]; ГС ИСЗ [14, 16]	РМС; Т лазерн опт	КИСЗ; кабельные, ње и волоконно- ические линии	

Обозначения в табл. 4: РСДБ – радиоинтерферометры со сверхдлинными базами; ГС ИСЗ – геостационарный искусственный спутник Земли.

#### Выводы

1. Предложенные критерии сравнения алгоритмов, методов и систем синхронизации позволят сделать более объективными их сравнение и оценку основных технических решений.

2. Анализ показал, что предпочтительного во всех отношениях алгоритма не существует – каждый из алгоритмов имеет как преимущества, так и недостатки.

3. Теоретический и практический интерес представляют проводимые на кафедре основ радиотехники ХНУРЭ работы по совершенствованию АОО и применению в качестве общих источников сигналы ТВ и ГС ИСЗ [14–16, 23].

Список литературы: 1. Финкельштейн, А. М. Фундаментальное координатно-временное обеспечение // Вестник Российской Академии наук. – 2007. – Т. 77, М 7. – С. 608–617. 2. Соловьев, Ю.А. Системы спутниковой навигации. – М. : Эко-Тендз, 2001. – 270 с. З. Клейман, О. С. Державний первинний еталон одиниць часу і частоти / О. С. Клейман., В. П. Оголюк, Г. С. Сидоренко, В. С. Соловьев // Український метрологічний журнал. – 1997. – Вып. 3. – С. 18–23. 4. Величко, О. М. Державна програма створення та розвитку Державної служби єдиного часу і еталонних частот / О. М Величко., М.Т. Миронов, Г.С. Сидоренко Я.С. Клейман, В. С. Соловьев // Український метрологічний журнал. –1996. – Вып. 4. – С. 13-16. 5. Величко, О. М., Державна служба єдиного часу і еталонних частот – необхідний елемент розвитку наземної космічної інфраструктури України / Б. І. Макаренко, В. Ю. Камінський, Б. Л. Кащеев, Я.С. Клейман, В. С. Соловьев, Я. С. Яцкив // Космічна наука і технологія. – 1997. – Т. 3, № 1/2. – С. 7–15. 6. Миллс Дэвид Л. Сличение времени в компьютерных сетях: Протокол сетевого времени на Земле и в космосе пер. с англ. под ред. А.В. Савчука. - К. : WIRCOM, 2011. - 464 с. 7. Борщ, В.І. Сигналізація й синхронізація в телекомунікаційних системах / В.І. Борш, Є.І. Коршун, Ю.Г. Туманов, М.О. Чумак. – К. : Наук. Думка, 2004. – 128 с. 8. ITU-T G.8261/Y.1361 Timing and synchronization aspects in packet networks. - ITU\_T, April 2008. 9. IEEE Std. 1588-2008 IEEE Standard for a Precision Clock Synchronization Protocol for Networked Measurement and Control Systems. - IEEE, July 2008. 10. Domnin, Yu. S. Use of cold cesium atoms in quantum frequency standards / Yu. S. Domnin, G. A. Elkin, A. V. Novoselov, V. N. Baryshev, L. N. Kopylov, Yu. M. Malyshev, V. G. Pal'chikov // Quantum electron -2004. - Vol. 34, No. 12. - Р. 1084-1095. 11 Антипов, И. Е. Развитие теории и совершенствование радиометеорных систем связи и синхронизации» / И.Е. Антипов, Ю.А. Коваль, В.В. Обельченко. - Харьков : Коллегиум, 2006. – 416 с. 12. Recomendation ITU-R TF.1153-3, «The operational use of two-way satellite time and frequency transfer employing PN time codes». ITU, Radiocommunication Study Group, Geneva, Last update 2005. 13. Zhang, V. S., Parker, T. E., Weiss, M. A., Vannicola, F. M. Multi-Channel GPS/GLONASS Common-View between NIST and USNO // EEE International Frequency Control Symposium, pp. 598-606, June 2000. 14. Пат. 38167 Україна, МПК51 (2006), G04G 7/00. Спосіб частотно-часової синхронізації просторово рознесених еталонів та стандартів часу і частоти / Нестеренко Г.В., Коваль Ю.О., Іванова О.О. Опубл. 25.12.2008, Бюл. № 24. 15. Коваль, Ю. А. Анализ возможностей метода общего охвата для высокоточной синхронизации стандартов времени и частоты в пределах прямой видимость / Ю. А. Коваль, А. А. Костыря, В. В. Обельченко, Е. Ю Бондарь, Е. А. Иванова, Е. П. Ермолаев, М. В. Милях // Радиоэлектроника. Информатика. Управление. - 2009. - Вып. 1(20). - С.21-30. 16. Коваль, Ю.А. Экспериментальные исследования возможностей частотно-временной синхронизации при использовании сигналов геостационарных ИСЗ системы SBAS / Коваль Ю.А., Иванова Е.А., Костыря А.А., Иванова Е.А., Ал – Твежри Б.А., Хусейн А. Ф., Асаад Х. Х // Радиотехника : Всеукр. межвед. научн. -техн. сб. – 2011. – №. 165. – С. 46-55. 17. Petley, B.W. Time and frequency in fundamental metrology / B.W. Petley // PIEEE. - 1991. - Vol. 79, No. 1. - P. 1070-1076. 18. Guide to the Expression of Uncertainty in Measurement: First edition. - ISO, Switzerland, 1993. 19. РМГ 91-2009. ГСИ. Совместное использование понятий "погрешность измерения" и "неопределенность измерения". Общие принципы. 20. Lewandowski, W., Matsakis, D., Panfilo, G., Tavella, P. The evaluation of uncertainties in [UTC -UTC(k)], Metrologia 43 (2006). pp 278-286. 21. Коваль, Ю.А. Оценивание неопределенности измерений при сличениях эталонов времени и частоты радиотехническими методами / Коваль Ю.А., Костыря А.А., Приймак В.Ю. // Системи обробки інформації. – Харків : ХУПС, 2012. – Вип. 21 (99). С. 30– 33. 22. Пат. 54198 Україна, А, 7 G04 G 7/02. Спосіб звірення просторо-рознесених еталонів часу і частоти / Коваль, Ю. О., Бавикіна, В. В., Антіпов, І. Є., Нестеренко, Г.В. Опубл. 17.02.2003. Бюл. № 2. 23. Иванова, Е.А. Моделирование систем частотно-временной синхронизации, использующих сигналы общих источников / Коваль Ю.А, Иванова Е.А., Костыря А.А., Ал – Твержи Б.А. // Известия вузов. Радиоелектроника. – 2011. – № 2. С. 12-21.

Харьковский национальный университет радиоэлектроники

Поступила в редколлегию 25.04.2012