

РОССИЙСКАЯ ФЕДЕРАЦИЯ



ПАТЕНТ

НА ИЗОБРЕТЕНИЕ

№ 2407026

СПОСОБ ПЕЛЕНГАЦИИ УЗКОПОЛОСНЫХ  
РАДИОСИГНАЛОВ КВ ДИАПАЗОНА

Патентообладатель(ли): *Государственное образовательное учреждение высшего профессионального образования Московский авиационный институт (государственный технический университет) (МАИ) (RU), Пономарев Леонид Иванович (RU), Паршиков Вячеслав Вячеславович (RU), Васин Антон Александрович (RU), Терехин Олег Васильевич (RU)*

Автор(ы): см. на обороте

Заявка № 2009124317

Приоритет изобретения 26 июня 2009 г.

Зарегистрировано в Государственном реестре изобретений Российской Федерации 20 декабря 2010 г.

Срок действия патента истекает 26 июня 2029 г.

Руководитель Федеральной службы по интеллектуальной собственности, патентам и товарным знакам



Б.П. Симонов

П  
Автор(ы): **Пономарев Леонид Иванович (RU), Паршиков  
Вячеслав Вячеславович (RU), Васин Антон Александрович  
(RU), Терехин Олег Васильевич (RU)**

ФЕДЕРАЛЬНАЯ СЛУЖБА  
ПО ИНТЕЛЛЕКТУАЛЬНОЙ СОБСТВЕННОСТИ,  
ПАТЕНТАМ И ТОВАРНЫМ ЗНАКАМ

## (12) ФОРМУЛА ИЗОБРЕТЕНИЯ К ПАТЕНТУ РОССИЙСКОЙ ФЕДЕРАЦИИ

(21), (22) Заявка: 2009124317/09, 26.06.2009

(24) Дата начала отсчета срока действия патента:  
26.06.2009

(45) Опубликовано: 20.12.2010 Бюл. № 35

(56) Список документов, цитированных в отчете о поиске: RU 2141675 C1, 20.11.1999. RU 2309422 C2, 27.10.2007. RU 2150122 C1, 27.05.2000. US 4626859 A, 02.12.1986. WO 9708566 A1, 06.03.1997.

Адрес для переписки:  
125993, Москва, ГСП-3, А-80, Волоколамское ш., 4, МАИ, нач. пат. отд. Л.И. Ларину

(72) Автор(ы):

Пономарев Леонид Иванович (RU),  
Паршиков Вячеслав Вячеславович (RU),  
Васин Антон Александрович (RU),  
Терехин Олег Васильевич (RU)

(73) Патентообладатель(и):

Государственное образовательное учреждение высшего профессионального образования Московский авиационный институт (государственный технический университет) (МАИ) (RU),  
Пономарев Леонид Иванович (RU),  
Паршиков Вячеслав Вячеславович (RU),  
Васин Антон Александрович (RU),  
Терехин Олег Васильевич (RU)

## (54) СПОСОБ ПЕЛЕНГАЦИИ УЗКОПОЛОСНЫХ РАДИОСИГНАЛОВ КВ ДИАПАЗОНА

## (57) Формула изобретения

1. Способ пеленгации узкополосных радиосигналов КВ диапазона, заключающийся в том, что узкополосные радиосигналы КВ диапазона, распространяющиеся по многолучевым радиотрассам, каждый из которых лежит в соответствующем k-ом ( $k=1,\dots,K$ ) частотном поддиапазоне заданного интервала K частотных поддиапазонов, принимают каждым излучателем многоэлементной антенны и вычисляют корреляционную матрицу принятых сигналов, отличающейся тем, что в качестве многоэлементной антенны используют линейную antennу решетку, состоящую из  $N_x$  независимых приемных излучателей, осуществляют прием узкополосных радиосигналов, падающих в угломестной плоскости, в течение интервала наблюдения, принятые сигналы разделяют с помощью K узкополосных фильтров, установленных на входе каждого независимого приемного излучателя и перекрывающих заданный интервал K частотных поддиапазонов, корреляционную матрицу  $[R_{c+\pi}^k]$  вычисляют по принятым сигналам в каждом k-ом ( $k=1,\dots,K$ ) частотном поддиапазоне, раскладывают каждую из k-ых корреляционных матриц  $[R_{c+\pi}^k]$  по собственным сигнальным  $q_c^k$  и шумовым  $q_{\pi j}^k$  ( $j=1,\dots,(N_x-1)$ ) векторам, определяют собственные диаграммы направленности антенны  $F q_c^k(\theta)$  и  $F q_{\pi j}^k(\theta)$  в каждом k-ом частотном поддиапазоне как диаграммы направленности в режиме возбуждения независимых приемных излучателей соответствующими комплексно-сопряженными собственными векторами:

R U  
2 4 0 7 0 2 6

C 1

$$FQ_c^k(\theta) = \sum_{n=1}^{N_x} Q_{cn}^{k*} \cdot e^{i\Delta\phi(n-1)} \quad \text{и} \quad FQ_{wj}^k(\theta) = \sum_{n=1}^{N_x} Q_{wjn}^{k*} \cdot e^{i\Delta\phi(n-1)},$$

где  $\Delta\phi = \frac{2\pi}{\lambda_k} d \sin \theta$ ,  $k$  - номер частотного поддиапазона,  $\lambda_k$  - средняя длина

волны сигнала в  $k$ -ом частотном поддиапазоне,  $n$  - номер независимого приемного излучателя,  $d$  - расстояние между независимыми приемными излучателями, а направления прихода  $\theta_m^k$  и комплексные амплитуды  $A_m^k$  принимаемых сигналов в  $k$ -ом частотном поддиапазоне определяют путем решения систем уравнений:

$$\sum_{m=1}^M A_m^k FQ_{wj}^k(\theta_m^k) = 0, \quad j=1, \dots, (N_x-1),$$

$$FQ_c^k(\theta_m^k) = \frac{1}{\sqrt{\sum_{n=1}^{N_x} |u_n^k|^2}} \sum_{n=1}^{N_x} \sum_{l=1}^M A_l^k \cdot e^{i(\Delta\phi_m^k - \Delta\phi_l^k)(n-1)}, \quad m=1, \dots, M, l=1, \dots, M,$$

где  $\Delta\phi_m^k = \frac{2\pi}{\lambda_k} d \sin \theta_m^k$ ,  $\Delta\phi_l^k = \frac{2\pi}{\lambda_k} d \sin \theta_1^k$ .

2. Способ по п.1, отличающийся тем, что из найденных решений систем уравнений выбирают  $p_1$  решений, для которых направления прихода сигналов  $\theta_m^k$  совпадают, где  $k=k_1, k_2, \dots, k_{p_1}$ ;  $l=1, \dots, L$ , с последующим объединением  $p_1$  частотных поддиапазонов в полосу частот одного  $l$ -ого широкополосного сигнала.

3. Способ по п.2, отличающийся тем, что спектр широкополосного сигнала формируют из спектральных составляющих  $A_m^k$ , где  $k=k_1, k_2, \dots, k_{p_1}$ ,  $l=1, \dots, L$ , объединенных частотных поддиапазонов.

4. Способ по п.1, отличающийся тем, что для каждого из найденных направлений прихода  $\theta_m^k$  сигналы от каждого излучателя суммируют с весовыми коэффициентами, пропорциональными комплексно-сопряженному сигнальному собственному вектору  $Q_c^{k*}(\theta_m^k)$  для этого направления, умноженному на обратную корреляционную матрицу помех  $[R_{nn}^k]^{-1}$ .

5. Способ по п.1, отличающийся тем, что дополнительно осуществляют прием узкополосных радиосигналов, падающих с произвольного направления  $\theta_m^k$  в угломестной и  $\varphi_m^k$  азимутальной плоскостях, в течение интервала наблюдения, с помощью дополнительной линейной антенной решетки, состоящей из  $N_y$  независимых приемных излучателей, расположенной перпендикулярно оси основной линейной антенной решетки из  $N_x$  независимых приемных излучателей, определяют обобщенные направления прихода  $u_m^k$  и  $v_m^k$  сигналов из решения системы уравнений:

$$\sum_{m=1}^M A_m^k FQ_{wjx}^k(u_m^k) = 0, \quad j=1, \dots, (N_x-1) \quad \text{и} \quad \sum_{m=1}^M A_m^k FQ_{wjy}^k(v_m^k) = 0, \quad j=1, \dots, (N_y-1),$$

где  $FQ_{wjx}^k(u_m^k)$  и  $FQ_{wjy}^k(v_m^k)$  - собственные шумовые диаграммы направленности для основной и дополнительной линейных антенных решеток соответственно,

после чего восстанавливают истинные направления прихода сигналов  $\theta_m^k$  и  $\varphi_m^k$  по соотношениям:

$$\operatorname{tg}(\varphi_m^k) = \frac{\sin v_m^k}{\sin u_m^k},$$

$$\sin(\theta_m^k) = \sqrt{\sin^2 u_m^k + \sin^2 v_m^k}.$$