

УДК 629.7.05:621.396.6

В.П. Климчук, канд. техн. наук, доц.,
П.М. Яблонський, канд. техн. наук, доц.**ОЦІНКА КУТОВОЇ ЧУТЛИВОСТІ
РАДІОТЕХНІЧНОЇ ДОПЛЕРІВСЬКОЇ СИСТЕМИ ПОСАДКИ**

Проаналізовано кутову чутливість радіотехнічної доплерівської системи посадки. Проведено порівняння з фазовою системою визначення кутових координат літального апарата. Показано переваги доплерівської системи посадки.

У роботі [1] наведений вираз для визначення доплерівського зсуву частоти, що пропорційний відхиленню літального апарата (ЛА) від рівносигнального напрямку:

$$\Delta\omega = \frac{\omega r \Omega}{c} [\sin\beta \cos\Omega t - \sin\alpha \sin\Omega t],$$

де ω – миттєва частота сигналу, що випромінюється обертовою антеною; r – радіус обертової антени; $\Omega = 2\pi F$ – кутова частота обертання антени; F – частота сканування антени; c – швидкість поширення радіохвиль; α, β – азимутальне кутомісцеве відхилення ЛА від вісі обертання наземного радіомаяка.

Аналогічний вираз для девіації частоти можна одержати, використовуючи співвідношення

$$R \cos(\psi + \varphi) = R \cos\psi \cos\varphi - R \sin\psi \sin\varphi. \quad (1)$$

Позначив $R \cos\varphi = \sin\beta$, $R \sin\varphi = \sin\alpha$, формулу (1) можна записати у вигляді

$$R \cos(\psi + \varphi) = \sin\beta \cos\psi - \sin\alpha \sin\psi.$$

Таким чином, положення вектора R однозначно характеризується довжиною й кутом нахилу φ , що знаходяться з рівнянь:

$$R = \sqrt{\sin^2\alpha + \sin^2\beta}, \quad (2)$$

$$\varphi = \arctg \frac{\sin\alpha}{\sin\beta}. \quad (3)$$

Використовуючи вирази (2), (3), девіацію частоти можна одержати у вигляді

$$\Delta\omega = \frac{\omega r \Omega}{c} \sqrt{\sin^2\alpha + \sin^2\beta} \cos(\Omega t + \varphi). \quad (4)$$

Для визначення кутової чутливості доплерівської системи посадки продиференціюємо вираз (4) за кутами α та β :

$$\frac{\partial \Delta\omega}{\partial \beta} = \frac{\omega r \Omega}{c} \frac{\sin\beta \cos\beta}{\sqrt{\sin^2\alpha + \sin^2\beta}};$$

$$\frac{\partial \Delta\omega}{\partial \alpha} = \frac{\omega r \Omega}{c} \frac{\sin\alpha \cos\alpha}{\sqrt{\sin^2\alpha + \sin^2\beta}}.$$

Мінімально помітний частотний зсув сигналів δf_{\min} , вимірюваний у герцах, що відповідає кутовим відхиленням ЛА від заданої лінії на кути α_{\min} та β_{\min} , визначимо згідно з формулою

$$\partial f_{\min} = \frac{r \Omega}{\lambda} \left[\frac{\sin \beta \cos \beta}{\sqrt{\sin^2 \alpha + \sin^2 \beta}} \alpha_{\min} + \frac{\sin \beta \cos \beta}{\sqrt{\sin^2 \alpha + \sin^2 \beta}} \beta_{\min} \right]. \quad (5)$$

Для аналізу виразу (5) припустимо, що $\alpha = \beta$ і $\alpha_{\min} = \beta_{\min}$.

За прийнятих умов формула (5) прийме вигляд:

$$\partial f_{\min} = \frac{r \Omega}{\lambda} \frac{2 \sin \alpha \cos \alpha}{\sqrt{2} \sin \alpha} \alpha_{\min} = \pm \frac{\sqrt{2} r \Omega}{\lambda} \cos \alpha \cdot \alpha_{\min}. \quad (6)$$

Наведемо числовий приклад. Нехай $\lambda = 3$ см, $r = 100$ см, $F = 30$ Гц. При малому значенні з рівняння (6) одержимо

$$\partial f_{\min} = \pm \frac{\sqrt{2 \cdot 3,14 \cdot 100 \cdot 30}}{3} \alpha_{\min} = 4440,6 \alpha_{\min}.$$

Якщо вимірювач дозволяє визначити девіацію частоти з точністю до 1 Гц, то мінімальне значення кута дорівнює

$$\alpha_{\min} = \pm \frac{1}{\partial f_{\min}} \approx \pm 0,0129^\circ.$$

Таким чином, зсув ЛА в просторі на кут, який дорівнює $0,0129^\circ$ ліворуч або праворуч, а так само вгору або вниз від заданої траєкторії посадки, відповідає збільшенню девіації частоти на 1 Гц. При малих відхиленнях ЛА від траєкторії (при малих значеннях кутів α і β) можна записати

$$\begin{aligned} \alpha_{\min} &= \pm \frac{\lambda}{\sqrt{2r\pi F}} \delta f_{\min}; \\ \beta_{\min} &= \pm \frac{\lambda}{\sqrt{2r\pi F}} \delta f_{\min}. \end{aligned} \quad (7)$$

Порівняємо кутову чутливість при частотному і фазовому методах пеленгації.

Нехай габарити антенної системи при частотному і фазовому методах пеленгації будуть однаковими. З огляду на те, що оптимальне рознесення фазових центрів антен $r_{\text{opt}} = 0,5 r_{\text{max}}$, і приймаючи мінімальний кут дозволу визначеним шириною діаграми спрямованості антени за половинною потужністю:

$$\Theta_{0,5} = \frac{\lambda}{r_{\phi}},$$

де $r_{\phi} = r_{\text{opt}}$ – розкрив антени, одержимо при фазовому методі пеленгації

$$\alpha \frac{\phi}{\min} = \frac{2\lambda}{r_{\text{max}}}. \quad (8)$$

Порівнюючи формули (7) і (8), можна зробити висновок, що мінімальний кут розділової здатності при частотній пеленгації менший, а кутова чутливість вища у порівнянні з фазовою:

$$\lambda = \frac{2\sqrt{2}\pi F}{\delta f_{\min}}.$$

Мінімально помітний частотний зсув сигналів залежить, з одного боку, від точності вимірювання доплерівського зсуву частоти і, з іншого боку, від реалізованої мінімальної смуги пропускання вузькосмугового фільтра частотного аналізатора.

Дійсно, якщо вважати, що мінімально помітний частотний зсув сигналів перевершує у визначену кількість разів середньоквадратичний розкид його оцінки

$$\Delta\omega_{\min} = \xi\sigma_{\Delta\omega}, \quad (9)$$

то на підставі виразів (6) і (9) одержимо

$$\delta f_{\min} \frac{\sqrt{6\xi}}{\pi q T} \approx \frac{0,8\xi}{q T}. \quad (10)$$

Необхідна смуга пропускання вузькосмугового доплерівського фільтра в частотному аналізаторі повинна вибиратися відповідно до виразу (10), із якого видно, що мінімально помітний частотний зсув сигналів цілком визначається енергетичним співвідношенням сигнал/шум, часом вимірювання і розділовою здатністю. Остання дорівнює 0,997 при $\xi=6$, тому що при цьому передбачається, що максимальний розкид похибки вимірювання частотного зсуву з урахуванням нормального закону її розподілу дорівнює $\pm 3\sigma_{\Delta\omega}$.

Проте, смуга пропускання вузькосмугового доплерівського фільтра повинна бути технічно реалізованою. При певному її розмірі із виразу (9) можна знайти для фіксованої розділової здатності, обумовленою обраним значенням $\xi>1$, необхідний час вимірювання T та відношення сигнал/шум q з огляду на те, що повинна дотримуватися умова $q>2,5\dots 3$. При цьому закон розподілу похибки вимірювання частотного зсуву практично можна вважати гауссівським.

Порівняння кутової чутливості фазових і амплітудних систем пеленгації, обумовлених електричними розмірами антенних систем $\frac{r}{\lambda}$, із частотною показує, що при частотній пеленгації вона, крім того, залежить від частоти сканування антени F . Таким чином, при частотній пеленгації за рахунок швидкого сканування антени може бути забезпечене істотне поліпшення кутової чутливості в порівнянні з фазовою та амплітудною пеленгацією.

Одержані результати щодо потенційної точності і кутової чутливості при частотній пеленгації не суперечать загальновідомим. Так, при фазовій і амплітудній пеленгації зазначені параметри, крім енергетичного співвідношення сигнал/шум, цілком визначаються електричними розмірами антенних систем $\frac{r}{\lambda}$. При частотній пеленгації вони таким же чином залежать ще від частоти сканування антени. Аналіз описаного частотного методу вимірювання дальності показує, що точність і розділова здатність по дальності визначаються ефективною шириною спектра сигналу. Остання, у свою чергу, при частотному методі прямо пропорційна девіації частоти сигналу і частоті модуляції. Аналогічно, точність і кутова чутливість за кутовими координатами визначаються ефективною шириною спектру, що при частотному методі пеленгації прямо пропорційна «девіації просторових частот» $\frac{r}{\lambda}$ і частоті сканування F .

Список літератури

1. Яблонский П.М., Климчук В.П.. Об одном способе определения угловых координат ЛА с помощью доплеровской радиотехнической системы посадки //Изв. вузов. Радиоэлектроника. – 1994. – 3. – С. 23–31.

Стаття надійшла до редакції 09.11.01.