

Особенности измерения высоты значительного волнения радиолокатором с ножевой диаграммой направленности антенны

Караев В.Ю., Мешков Е.М.

Институт прикладной физики РАН 603950, Н.Новгород, Ульянова, 46 e-mail: volody@hydro.appl.sci-nnov.ru



Рис. 1. Схема зондирования. Сканирующая антенна.

Построение двумерного изображения поверхности открывает возможности для анализа волновых процессов на поверхности океана, изучения их структуры и временной динамики при повторных наблюдениях.



Рис.2. Пример разбиения полосы обзора на элементарные рассеивающие ячейки (ширина полосы – 350 км при высоте 800 км). В каждой ячейке (14 км х 14 км) определяется дисперсия наклонов, направление распространения крупномасштабного волнения и скорость ветра.

Основной задачей радиоальтиметра является измерение уровня Мирового океана



Рис. 3. Радиоальтиметр Topex/Poseidon и схема работы.



Рис. 4. Принцип работы радиоальтиметра.



Рис. 5. Формирование формы отраженного импульса для плоской поверхности.



Рис. 6. Схема измерений в присутствии волнения.



Рис. 7. Изменение формы отраженного импульса в зависимости от высоты значительного волнения.



Рис. 8. Иллюстрация влияние отклонения оси ДНА от вертикали (ширина ДНА – 1,1° для Ки-диапазона).

Измерение высоты значительного волнения в широкой полосе обзора с требуемым разрешением можно осуществить с помощью радиолокатора с узкой ДНА, работающей в сканирующем режиме. Для каждого излученного импульса и угла падения будет существовать единственная точка отсчета, связанная с касанием переднего фронта импульса морской поверхности.



Рис. 9. Возможная схема реализации радиолокатора, измеряющего высоту значительного волнения в широкой полосе обзора.



Рис. 10. Схема зондирования радиолокатором с ножевой ДНА.

Рассмотрим особенности формирования формы отраженного импульса для радиолокатора с широкой диаграммой направленности антенны.



Приведем математическую формулировку данной проблемы. Учитывая то, что нас интересует только форма отраженного импульса, то формулу для отраженного поля приведем в упрощенном виде

$$E(t) \sim \int_{S} G(\vec{r}) \exp(-2kR_{\rm l}i)d\vec{r} \,, \tag{1}$$

где $G(\vec{r})$ - диаграмма направленности антенны

Как известно, выражение для мощности принимаемого сигнала имеет следующий вид:

$$P(t) \sim \iint \exp\left[-\frac{2}{H_0^2} \left(\frac{x^2}{\sigma_{xx}^2} + \frac{y^2}{\sigma_{yy}^2}\right)\right] \cdot \exp\left[-\frac{2.76}{H_0^2} \left(\frac{x^2}{\delta_x^2} + \frac{y^2}{\delta_y^2}\right)\right] dx dy , \quad (2)$$

В предположении симметричной диаграммы направленности антенны ($\delta_x = \delta_y = \delta$) и изотропного волнения ($\sigma_{xx}^2 = \sigma_{yy}^2 = \sigma_{xy}^2$) можно перейти в полярную систему координат (ρ, ϕ) и интеграл легко берется аналитически.

В этом случае пределы интегрирования по азимутальному углу лежат в интервале от 0 до 2π . Границы интегрирования по радиусу зависят от времени.

Передний фронт отраженного импульса лежит в интервале от t_0 до $t_0 + \tau_u$, где $t_0 = 2H_0/c$ и задается следующей формулой:

$$P(t_0 + \tau) = 1 - \exp\left[-\frac{c\tau(2,76\sigma_{xy}^2 + 2\delta^2)}{H_0\delta^2\sigma_{xy}^2}\right],$$
(3)

После касания электромагнитной волны поверхности в момент t_0 начинается формирование переднего фронта отраженного импульса, которое заканчивается в момент $t_0 + \tau_u$. После этого начинается формирование заднего фронта отраженного импульса и его форма задается следующим выражением:

$$P(t_0 + \tau) = A_0 \exp\left[-\frac{c\,\tau(2,76\sigma_{xy}^2 + 2\delta^2)}{H_0\delta^2\sigma_{xy}^2}\right],\tag{4}$$

где A_0 - коэффициент, введенный для согласования формы импульса в момент $t_0 + \tau_u$:

Эти формулы справедливы для плоской поверхности. При отражении от морской поверхности отражение начнется от гребней волн.



 $\tau_{\mu} = 3$ нс, $\delta = 1^{\circ}$, SWH = 1 м, 2 м, 4 м и 8 м



Рис. 13. Форма отраженного импульса: $H_0 = 800$ км, $\tau_{\mu} = 3$ нс, $\delta = 28^{\circ}$, SWH = 1 м, 2 м, 4 м и 8 м



Рис. 14. Форма отраженного импульса: $H_0 = 10$ км, $\tau_{\mu} = 3 \text{ Hc}, \text{ SWH} = 1 \text{ M}, 2 \text{ M}, 4 \text{ M H} 8 \text{ M}: a - \delta = 1^{\circ},$ $\delta - \delta = 28^{\circ}$



a





a

б

Рис. 16. Форма отраженного импульса: $H_0 = 10$ км, $\tau_{\mu} = 3$ нс, SWH = 2 м, $\sigma_{xx}^2 = 0,008$; 0,016; 0,024: a - $\delta = 1^\circ$, $\delta - \delta = 28^\circ$



Рис. 17. Форма отраженного импульса: $H_0 = 10$ км, $\tau_{\mu} = 3$ нс, $\sigma_{xx}^2 = 0,016$; $\delta = 28^\circ$; SWH = 2 м и 8 м

Недостаток:

один импульс -> одно измерение высоты значительного волнения.

Решение

использовать частотные фильтры для измерения формы отраженного импульса в заданных рассеивающих ячейках

Диаграмма направленности антенны ориентирована вдоль направления движения и доплеровский сдвиг зависит от угла падения:

$f = 2V sin\theta / \lambda$

Задавая полосу пропускания частотного фильтра – определяем элементарную рассеивающую ячейку, для которой будем измерять высоту значительного волнения



Рис. 18. Схема наблюдения в заданном частотном фильтре

На рисунке R₁ и R₂ показывают начало и конец элементарной рассеивающей ячейки на морской поверхности для одного из частотных фильтров. Ориентация антенны может быть под углом к траектории движения.

Пределы интегрирования по азимутальному углу равны ±1°. Передний фронт отраженного импульса лежит в интервале от t_0 до $t_0 + \tau_u$, где $t_0 = 2H_0 \cdot tg \theta_1 / c$ и задается следующей формулой:

$$P(t_0+\tau) = 1 - \exp\left[-\frac{c\tau(2,76\sigma_{yy}^2+2\delta^2)}{H_0\cos\theta_1\cdot\delta^2\sigma_{yy}^2}\right],$$
(5)

где угол θ_1 зависит от нижней частоты полосы пропускания частотного фильтра: $\theta_1 = \arcsin(f_{\mathcal{A}} \cdot \lambda/(2V))$, (6)

Для участка времени $t_0 + \tau_u$ до $t_0 + t_{\mathcal{J}}$ форма отраженного также совпадает с ранее полученным выражением:

$$P(t_0+\tau) = A_{12} \exp\left[-\frac{c \tau (2,76\sigma_{yy}^2+2\delta^2)}{H_0 \cos\theta_1 \cdot \delta^2 \sigma_{yy}^2}\right],$$
(7)

где $t_{\mathcal{A}} = \frac{2H_0}{c} \cdot \left(\frac{\cos\theta_1 - \cos\theta_2}{\cos\theta_1 \cos\theta_2} \right).$

Задний фронт импульса формируется в интервал времени от $t_0 + t_{\mathcal{A}}$ до $t_0 + t_{\mathcal{A}} + \tau_u$ и изменяется по следующему закону:

$$P(t_{0}+\tau) = A_{23} \left(\exp \left[-\frac{c \tau (2,76\sigma_{yy}^{2}+2\delta^{2})}{H_{0}\cos\theta_{1}\cdot\delta^{2}\sigma_{yy}^{2}} \right] - 1 \right),$$
(8)

Коэффициенты A_{12} и A_{23} определяются из условия совпадения амплитуды сигнала на границе интервалов.



Рис. 19. Форма импульса в заданном частотном фильтре для плоской поверхности

Как и в рассмотренном случае надирного зондирования высота волнения окажет существенное влияние на форму отраженного импульса и необходимо вычислять средний импульс ($\delta_x = 28^\circ$ и $\delta_y = 1^\circ$).



Рис. 20. Форма отраженного импульса в заданном частотном фильтре: $H_0 = 800$ км, $\tau_{\mu} = 3$ нс, $\sigma_{xx}^2 = 0,008$, $\delta = 28^\circ$, SWH = 1 м, 2 м, 4 м и 8 м



Рис. 21. Форма отраженного импульса в заданном частотном фильтре: $H_0 = 10$ км, $\tau_{\mu} = 3$ нс, $\sigma_{xx}^2 = 0,008$, $\delta = 28^\circ$, SWH = 1 м, 2 м, 4 м и 8 м



Рис. 22. Форма отраженного импульса в заданном частотном фильтре: $H_0 = 800$ км, $\tau_{\mu} = 3$ нс, SWH = 2 м, $\delta = 28^{\circ}$



Рис. 23. Примеры зависимости мощности отраженного сигнала от времени прихода в частотных фильтрах: 1 – полоса пропускания 6,667 кГц – 10 кГц, 2 – 10 кГц – 13,333 кГц. Скорость ветра 10 м/с.

4. Заключение

Для радиолокатора с ножевой ДНА построена модель для формы отраженного импульса в заданной элементарной ячейке при работе в панорамном режиме обзора.

Показано, что

 при использовании в приемном тракте частотных фильтров, настроенных на заданные элементарные рассеивающие ячейки, существует возможность измерять высоту значительного волнения в каждой ячейке со спутника радиолокатором с ножевой ДНА. Алгоритмы восстановления будут аналогичны тем, что применяются для обработки данных существующих радиоальтиметров;

 при измерении с самолета существует возможность по форме отраженного импульса измерять не только высоту значительного волнения, но и дисперсию наклонов и, соответственно, оценивать среднюю длину волны

$$L = \sqrt{\frac{\sigma_h^2}{\sigma_{xx}^2}}$$

СПАСИБО!